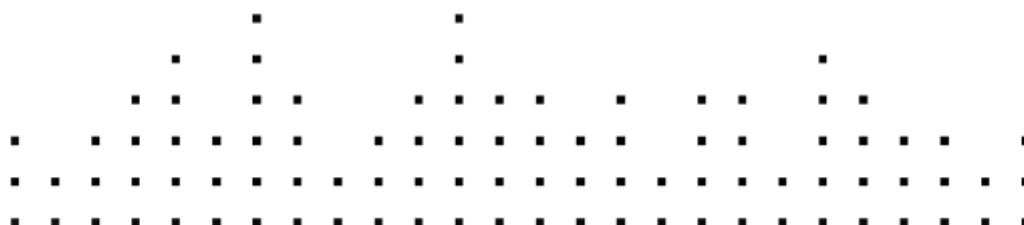




# РЕАКТОР 5

Примеры, описания, схемы.



РЕАКТОР – это отдельная программа, и виртуальный инструмент, работающий по протоколу VSTi. Это даже не программа, а среда для программиста (сразу отметим, что среда визуальная, а значит, знания языков программирования не требует) для создания новых звуков, синтезаторов, сэмплеров и т.п. Благодаря модульной структуре, РЕАКТОР позволяет строить практически любое цифровое устройство, которое только можно вообразить: от простого аналогового синтезатора до сложных систем, использующих несколько видов синтеза и различных обработок.

И самое главное – изучение этой программы позволит вам понять основные принципы создания электронных музыкальных звуков, принципы и логику работы синтезаторов, изучить структуры, формирующие и модифицирующие звуковую информацию. В случае если возможности, заложенные в стандартную библиотеку, вас не устраивают – модульная структура и любые элементы управления доступны для модификации.

# REAKTOR 5

Stephan Schmitt, Vadim Zavalishin, James Walker-Hall, Marin Vrbica, Norbert Nemecek, Georg Haupt, Tom Buettner, Maximilian Zagler, Kurt Korthals, Gwydion ap Dafydd, Matthew Jackson, Dietrich Pank, Manuel Drews, Stefan Wastl, Michael Lindquist, Frank Ellendt, Scott Pearsall, Achim Siebert, Gösta Wellmer, Kenneth Jensen, Martin Bartsch, Precious, Nestor Pridun, David Schara, Mike Daliot, Robert Linke, Adam Hanley, Aleksander Rebane, Cornelius Lejeune, André Estermann, Patrick Arp, Alexander Stamm, Daniel Hauer, Volker Hinz, Michael Kurz, Lorenz Heine, Egbert Jürgens, Mate Galic, Florian Schneidmadel, Florian Schirmer, Rembert Gantke, Markus Krieg, Tobias Menguser, Tobias Thon, Pablo La Rosa, Christoph Laue, Sascha Kubiak, Nils Olejniczak, Marius Wilhelmi, Andreas Gloggenzießer

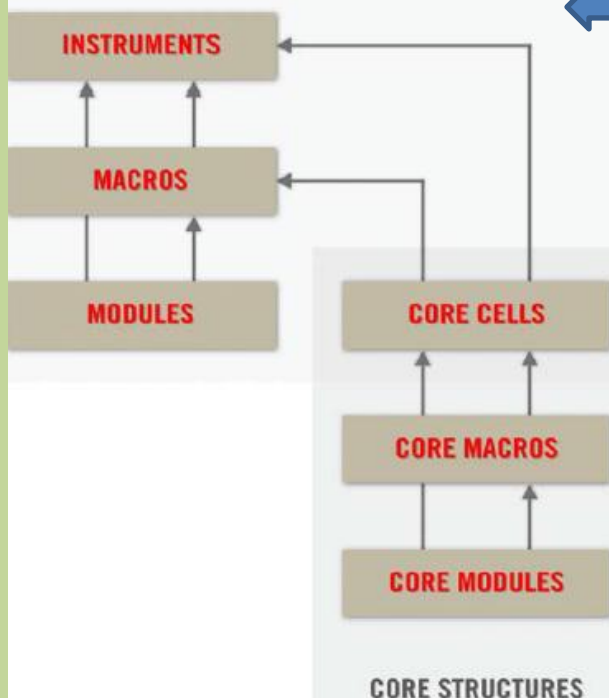
© 2014 NATIVE INSTRUMENTS GmbH  
All rights reserved. Made in Germany.



## Небольшой обзор по модулям Reaktor

### PRIMARY STRUCTURES

Ensemble(.ens) состоит из:



Иерархия:

**Instruments(.ism)** состоят из macros(.mdl), modules, core cells(.rcc)

**Macros(.mdl)** состоят из modules, core cells(.rcc)

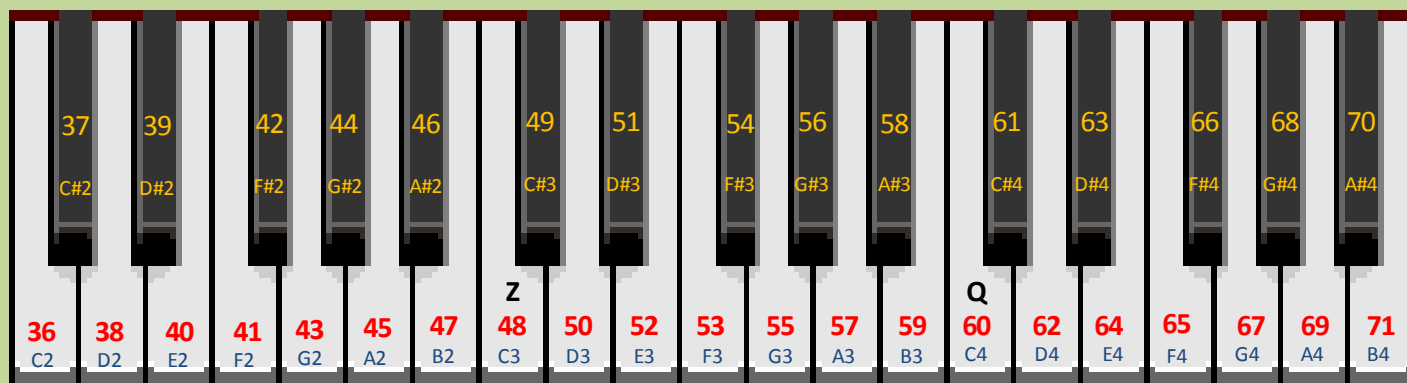
**Core cells(.rcc)** состоят из core macros(.rcm), core modules

**Core macros(.rcm)** состоят из core modules

Modules и core modules это встроенные первичные модули.

Built-In Module	Panel
	MIDI In
	MIDI Out
	Math
	Signal Path
	Oscillator
	Sampler
	Sequencer
	LFO, Envelope
	Filter
	Delay
	Audio Modifier
	Event Processing
	Auxiliary
	Terminal

Первичные модули



Находим частоту по ноте :  $F = 2^{(p/12 + 3.031)}$  или  $F = (2^{((p-69)/12)}) * 440$  или  $F = (1.05946^p) * 8,17742$

Значения трёх формул для ноты До первой октавы(C4) : 261.560, 261.625, 261.631

На компьютерной клавиатуре : Z – малая октава, Q – первая октава, I – вторая октава.

Panel ▶	MIDI In ▶	MIDI Out ▶	Math ▶
Fader	Note Pitch	Note Pitch/Gate	Constant
Knob	Pitchbend	Pitchbend	Add
Button	Gate	Controller	Subtract
List	Single Trig. Gate	Ch. Aftertouch	Invert, -x
Switch	Sel. Note Gate	Poly Aftertouch	Multiply
Receive	On Velocity	Sel. Poly AT	Mult/Add, a*b+c
Lamp	Off Velocity	Program Change	Reciprocal, 1/x
Level Lamp	Controller	Start/Stop	Divide, x/y
RGB Lamp	Ch. Aftertouch	1/96 Clock	Modulo, x%y
Meter	Poly Aftertouch	Song Position	Rectify,  x
Level Meter	Sel. Poly AT	Channel Message	Rectify/Sign
Numeric Readout	Program Change	Sampler ▶	Compare
Picture	Start/Stop	Sampler	Compare/Equal
Multi Picture	1/96 Clock	Sampler FM	Quantize
Text	Sync Clock	Sampler Loop	Expon. (A)
Multi Text	Song Position	Grain Resynth	Expon. (F)
XY	Channel Message	Grain Pitchformer	Log. (A)
Scope	Signal Path ▶	Grain Cloud	Log. (F)
Multi Display	Selector/Scanner	Beat Loop	Power, x^y
Poly Display	Relay 1, 2	Sample Lookup	Square Root
Mouse Area	Crossfade	Sequencer ▶	1 / Square Root
Stacked Macro	Distributor/Panner	6-Step	Sine
Panel Index	Stereo Pan	8-Step	Sine/Cosine
LFO, Envelope ▶	Amp/Mixer	12-Step	ArcSin
LFO	Stereo Amp/Mixer	16-Step	ArcCos
Slow Random	Filter ▶	Multiplex 16	ArcTan
H	HP/LP 1-Pole	Delay ▶	Saturator
HR	HP/LP 1-Pole FM	Single Delay	Saturator 2
D	Allpass 1-Pole	Multi-Tap Delay	Clipper
DR	Multi 2-Pole	Diffuser Delay	Mod. Clipper
DSR	Multi 2-Pole FM	Grain Delay	Mirror 1 Level
DBDR	Multi/Notch 2-Pole	Grain Cloud Delay	Mirror 2 Levels
DBDSR	Multi/Notch 2-Pole FM	Unit Delay	Chopper
AD	Multi/LP 4-Pole	Terminal ▶	Shaper 1 BP
AR	Multi/LP 4-Pole FM	In Port	Shaper 2 BP
ADR	Multi/HP 4-Pole	Out Port	Shaper 3 BP
ADSR	Multi/HP 4-Pole FM	Send	Shaper Parabolic
ADBDR	Pro-52	Receive	Shaper Cubic
ADBDSR	Ladder	IC Send	Slew Limiter
AHDSR	Ladder FM	IC Receive	Peak Detector
AHDBDR	Modal Bank	OSC Send	Sample + Hold
4-Ramp	Peak EQ	OSC Receive	Frequency Divider
5-Ramp	Peak EQ FM	OSC Send Array	Audio Table
6-Ramp	High Shelf EQ	OSC Receive Array	
	High Shelf EQ FM		
	Low Shelf EQ		
	Low Shelf EQ FM		
	Differentiator		
	Integrator		

## Oscillator

Sawtooth  
Saw FM  
Saw Sync  
Saw Pulse  
Bi-Saw  
  
Triangle  
Tri FM  
Tri Sync  
  
Tri/Par Symm  
  
Parabol  
Par FM  
Par Sync  
Par PWM  
  
Sine  
Sine FM  
Sine Sync  
Sine x4  
Sine Bank  
  
Pulse  
Pulse FM  
Pulse Sync  
Pulse 1-ramp  
Pulse 2-ramp  
Bi-Pulse  
  
Impulse  
Impulse FM  
Impulse Sync  
  
Multistep  
  
Ramp  
Clock Oscillator  
  
Noise  
Random  
Geiger

## Event Processing

Accumulator  
Counter  
Randomizer  
Frequency Divider  
  
Ctrl. Shaper 1 BP  
Ctrl. Shaper 2 BP  
Ctrl. Shaper 3 BP  
  
Logic AND  
Logic OR  
Logic EXOR  
Logic NOT  
  
Order  
Iteration  
Separator  
Value  
Merge  
Step Filter  
  
Router M->1  
Router 1, 2  
Router 1->M  
  
Timer  
Hold  
  
Event Table

## Auxiliary

Tapedeck 1-Ch  
Tapedeck 2-Ch  
  
Audio Voice Combiner  
Event V.C. All  
Event V.C. Max  
Event V.C. Min  
  
A to E  
A to E (Trig)  
A to E (Perm)  
A to Gate  
  
To Voice  
From Voice  
Voice Shift  
  
Audio Smoother  
Event Smoother  
  
Master Tune/Level  
Tempo Info  
Voice Info  
Tuning  
System Info  
Note Range  
Midi Channel  
Snapshot  
  
Set Random  
Unison Spread  
  
Snap Value  
Snap Value Array

## Core модули



### Math

+  
-  
\*  
/  
|x|  
-x  
DN Cancel  
~log(x)  
~exp(x)

### Bit

Bit AND  
Bit OR  
Bit XOR  
Bit NOT  
Bit <<  
Bit >>

### Flow

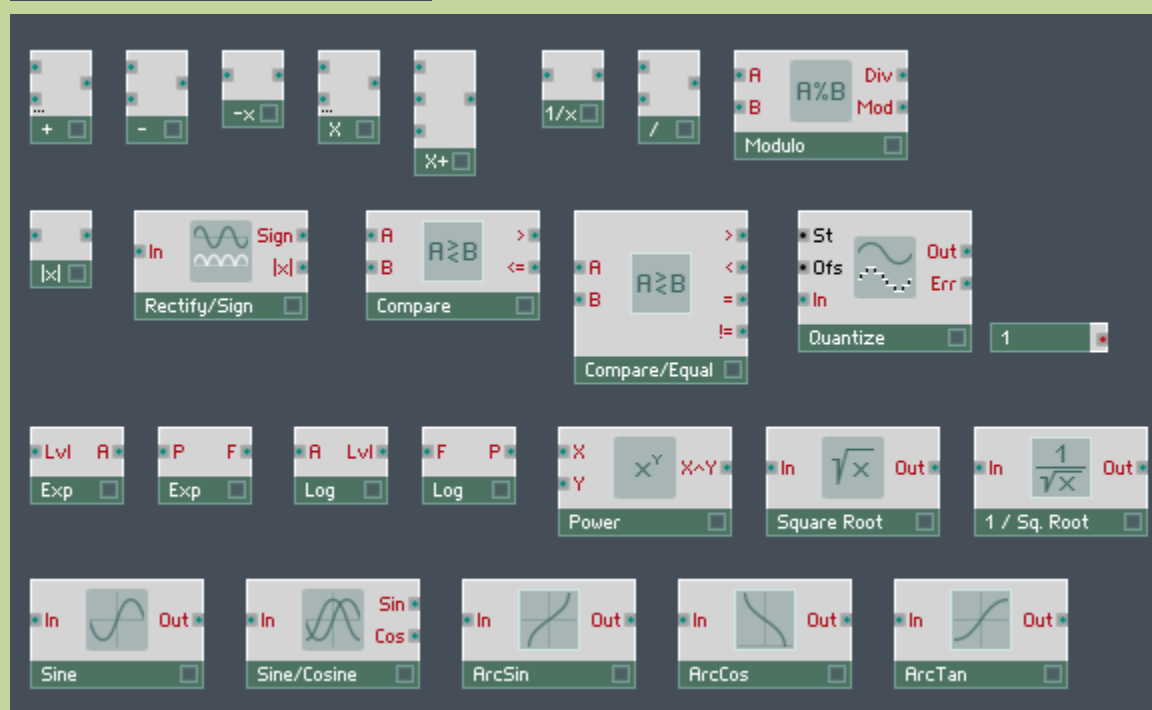
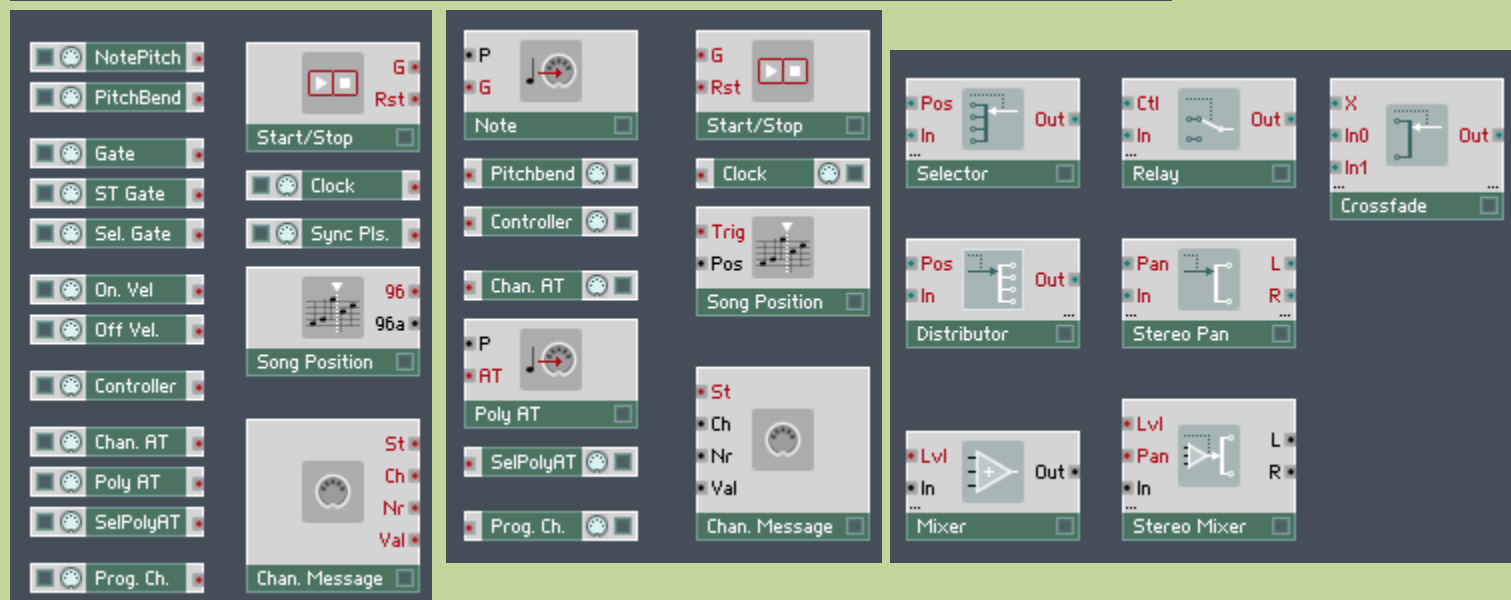
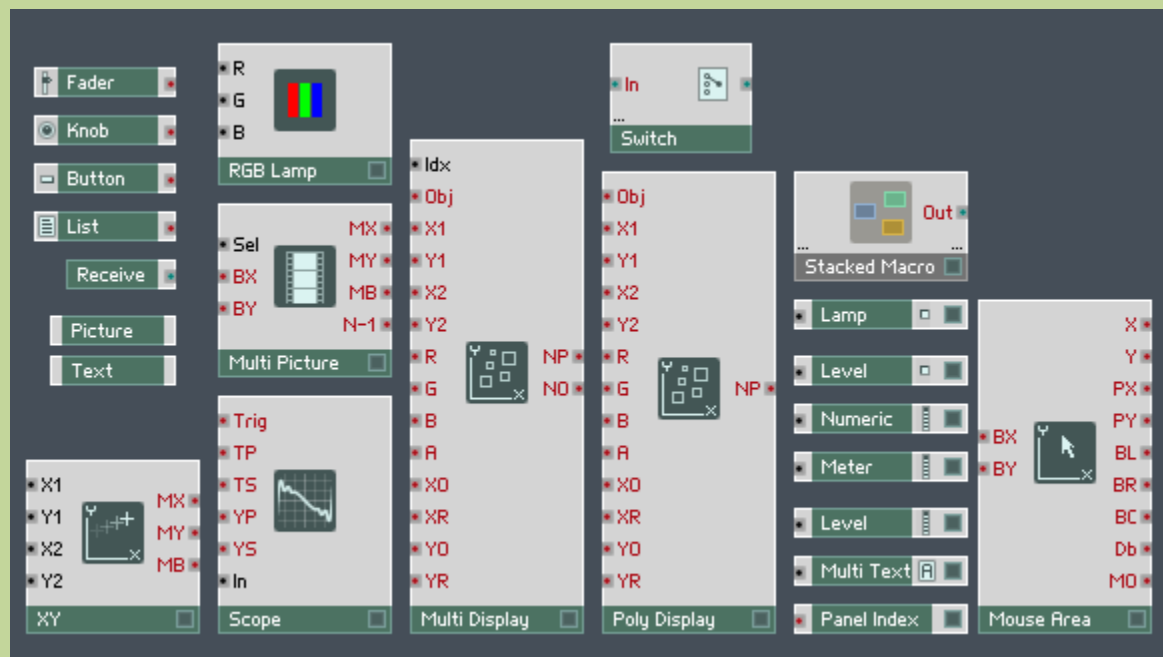
Router  
Compare  
Compare Sign  
ES Ctl  
~BoolCtl  
Merge  
EvtMerge

### Memory

Read  
Write  
R/W Order  
Array  
Size []  
Index  
Table



## Первичные модули





- \* F
- \* A
- \* W
- \* Snc
- \* Ph

- \* Sin
- \* Tri
- \* Pls

LF0

- \* Trig
- \* A
- \* H

H - Env

- \* G
- \* D1
- \* B
- \* D2
- \* R

DBDR - Env

- \* Trig
- \* A
- \* D

D - Env

- \* G
- \* A
- \* D
- \* S
- \* R

ADSR - Env

- \* G
- \* A
- \* D
- \* S
- \* R

AD - Env

- \* Trig
- \* A
- \* R
- \* D

DR - Env

- \* G
- \* A
- \* R
- \* D
- \* S
- \* R

DBDSR - Env

- \* F
- \* A

Slow Random

- \* G
- \* A
- \* H
- \* D
- \* S
- \* R

AHDSR - Env

- \* G
- \* A
- \* H
- \* D1
- \* B
- \* D2
- \* R

AHBDR - Env

- \* G
- \* T1
- \* L1
- \* T2
- \* L2
- \* T3
- \* L3
- \* LS
- \* TR

4-Ramp - Env

- \* G
- \* T1
- \* L1
- \* T2
- \* L2
- \* T3
- \* L3
- \* LS
- \* TR

5-Ramp - Env

- \* Trig
- \* A
- \* D

HR - Env

- \* G
- \* A
- \* D1
- \* B
- \* D2
- \* R

ADBDR - Env

- \* G
- \* T1
- \* L1
- \* T2
- \* L2
- \* T3
- \* L3
- \* T4
- \* L4
- \* T5
- \* L5
- \* TR

6-Ramp - Env

- \* G
- \* A
- \* D1
- \* B
- \* D2
- \* S
- \* R

ADBDSR - Env

1 In

Out 1

Receive

Send

Out

OSC Receive

OSC Send

IC Receive

IC Send

- \* In
- \* Dly1
- \* Dly2
- \* Dly3
- \* Dly4
- \* Dly5
- \* Dly6
- \* Dly7
- \* Dly8

Multi-Tap Delay

- \* P
- \* Dly
- \* Gr
- \* Sm
- \* Pan
- \* A
- \* In

Grain Delay

- \* G
- \* Frz
- \* P
- \* D/F
- \* PJ
- \* PS
- \* Dly
- \* DIJ
- \* Len
- \* LnJ
- \* Att
- \* Dec
- \* Dist
- \* DisJ
- \* Pan
- \* PnJ
- \* A
- \* In

Cloud Delay

- \* Dly
- \* Dffs

Diffuser Delay

- \* Dly
- \* In

Single Delay

T

- \* In

Saturator

- \* LA
- \* KH
- \* KHA
- \* Offs
- \* In

Saturator 2

- \* Max
- \* Min
- \* In

Clipper

- \* M
- \* In

Mod. Clipper

- \* Max
- \* In

Mirror 1

- \* Max
- \* Min
- \* In

Mirror 2

- \* M
- \* X
- \* In

Chopper

- \* Bp
- \* SI
- \* In

Shaper 1 BP

- \* Bp1
- \* SI1
- \* Bp2
- \* SI2
- \* In

Shaper 2 BP

- \* Bp1
- \* SI1
- \* Bp2
- \* SI2
- \* SI+
- \* SI-
- \* In

Shaper 3 BP

- \* Lin
- \* Par
- \* In

Parabol Shp

- \* Lin
- \* Par
- \* Cub
- \* In

Cubic Shp

- \* C+
- \* C-
- \* A
- \* In

Freq. Divider

- \* Up
- \* Dn
- \* In

Slew Limiter

- \* Rel
- \* In

Peak Detect.

- \* Trig
- \* In

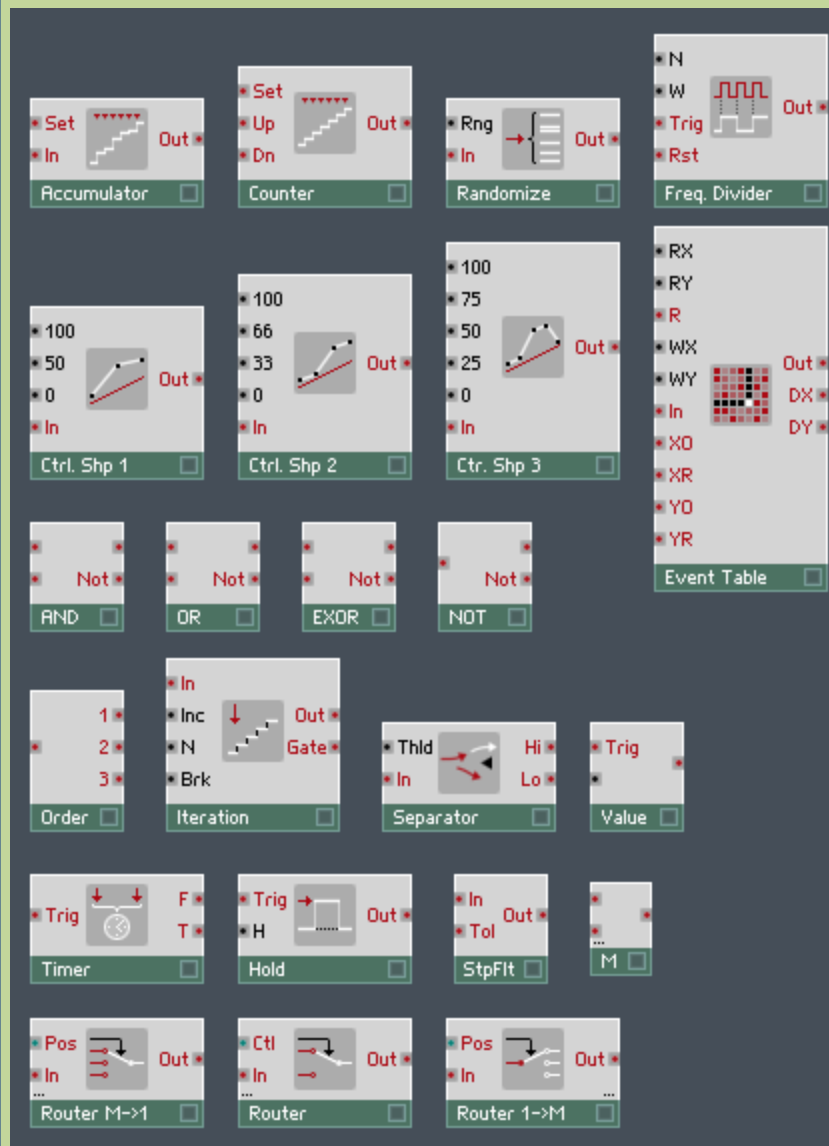
Sample & H.

- \* RX
- \* RY
- \* WX
- \* WY
- \* In
- \* W
- \* XD
- \* XR
- \* YD
- \* YR

Audio Table







Как видно по модулям порты имеют три вида :



**Аудио порт – чёрная точка**

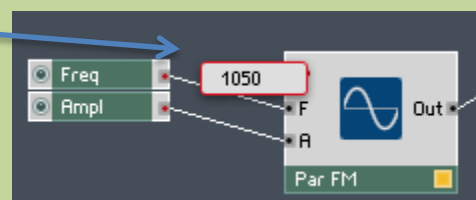


**Евент порт – красная точка**



**Гибридный порт – зелёная точка** (можно комбинировать аудио и евент сигналы, умножать и т.д)

Обычно аудио порты для управления (F,A) имеют типно, на них в некоторых случаях можно подавать непосредственно сам аудио-сигнал



-0.0881511 ... 0.0699122

Данные : **Аудио,**

**Евент,**

**Миди**

-0.0881511 ... 0.0699122

10

001: Note: Off, 67  
002: Note: Off, 64  
003: Note: Off, 48

Wire Debugging (Ctrl+B)

Можно увидеть если нажать и навести на провода в схеме

Sample Rate

SR

Host/System (44100 Hz)

Частота сэмплирования - количество сэмплов в секунду при записи звука, чем выше, тем точнее звук. 44100 сэмплов в секунду - стандартное значение. Длительность : 10 сэмплов, 10/44100=0.0002секунд=0.2миллисекунд. Примерный размер файла при записи (частота 44100 Hz) : Сек \* 172 в килобайтах (Сек-длительность записи). 1024Kb=1Mb, если ответ свыше тысячи то разделите на 1024 и получите ответ в мегабайтах.

Подробнее :  
Since for internal processing the audio information contained in the sample files is converted to 32-bit, each sample uses up 4 bytes of RAM. Hence, the amount of RAM that a one second long sample file uses up at a sampling rate of 44'100 Hertz is 44'100 \* 4 = 176'400 bytes, which is a little bit more than 172 Kb (a kilobyte has 1024 bytes). It follows, that for a rough estimate of the total RAM usage of your sample at 44'100 Hertz Sample Rate, you should multiply the length of your sample in seconds by 172 Kb / sec.

Control Rate

CR

25 Hz

50 Hz

100 Hz

200 Hz

400 Hz

800 Hz

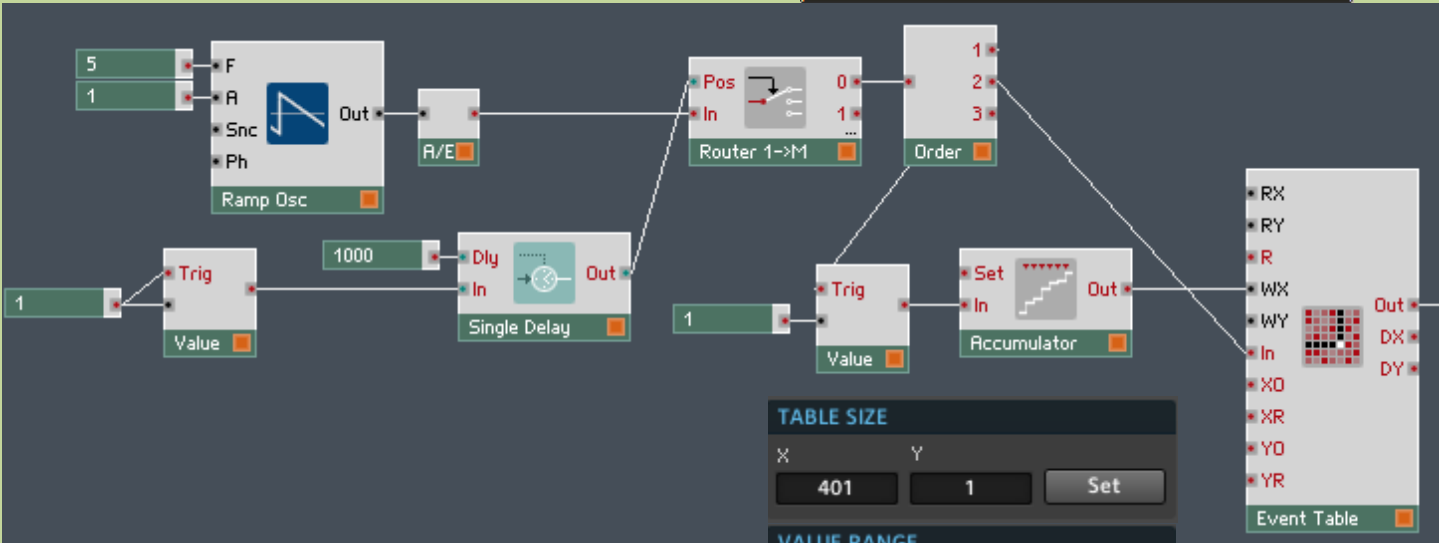
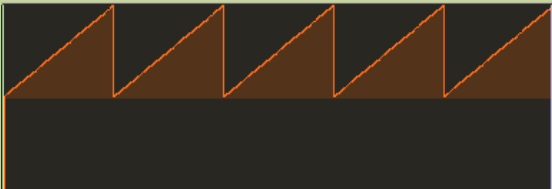
1600 Hz

2400 Hz

3200 Hz

Частота евент процесса в секунду

Пример : Нажмём 2 раза  и получим на Event Table 



Разделим Control Rate на F(Ramp Osc)  
CR/F=400/5=80 – пять периодов по 80 event значений  
Начало любого периода n\*80+1  
3\*80+1=241 – начало третьего периода

TABLE SIZE

X

Y

401

1

Set

VALUE RANGE

Max

Stepsize

1

0

Min

Num Step

-1

0

Default

Display

0

Numeric

MODE

Interpolation

Clip / Wrap XY

None

Clip

Event #	Value
234	0.9147
235	0.9271
236	0.9396
237	0.9521
238	0.9647
239	0.9771
240	0.9896
241	0.0021
242	0.0147
243	0.0271
244	0.0396
245	0.0521
246	0.0647
247	0.0771
248	0.0896
249	0.1021

Если сменить Control Rate то значения и расчёты будут другими так как частоту сменили.

### Конвертация и нахождение некоторых значений :

**ms→Samples** (SR\*T)

Пример : сколько нужно сэмплов чтобы записать 20 секундный фрагмент (частота по умолчанию=44100Гц)  
 $44100*20=882000$

**bmp→dur** (beat\*60/bmp)

beat →

Label	Value
1	4
1 t	3
2	2
2 t	1.5
4	1
4 t	0.75
8	0.5
8 t	0.375
16	0.25
16 t	0.1875
32	0.125
32 t	0.09375
64	0.0625
64t	0.046875
128	0.03125

Пример : какова будет длительность четвертных нот в миллисекундах при bmp=87  
 $1*60/87=0.689$  секунд =689 миллисекунд

**Bmp→bps** (bmp/60)

Пример : сколько ударов в секунду будет при bmp=120  
 $120/60=2$  удара в секунду

**Frequency** :  $F=2^{(p/12+3.031)}$  или  $F=(2^{((p-69)/12)})*440$  или  $F=(1,05946^p)*8,17742$

**Pitch** :  $69+12*((\log(f/440))/\log 2)$

Числа имеют запись : 0,1,10,100,1000,10000,100000,**1E+006,1E+007**. Также и для отрицательных.

Единственный минус Реактора это то, что с выходом новой версии некоторые старые модули могут неправильно работать, но это бывает редко. Нет также десятичного и натурального логарифмом и логарифмов с базой среди первичных модулей, но их можно создать самому (хотя в core-cell есть логарифм, но у него нельзя менять базу в реалтайме).

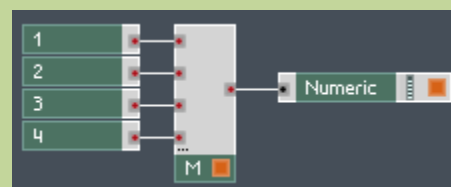
## Merge, Value, Order, Iteration, Idx.

### Merge



Назначение Merge – транспортировать на выход Event события в порядке их поступления на вход. Входов может быть несколько, а выход один. Допустим, что на первый вход пришло значение 32 от 1 источника, через 1 секунду на 3-ий вход пришло значение 64 от второго источника, а через 10 миллисекунд после второго значения на вход 2 пришло значение 128 от третьего источника, тогда выход будет : 32, 64 через 1 секунду, 128 через 10 миллисекунд после значения 64.

Merge имеет одну важную особенность – если создать такую схему, сохранить, выйти из программы, и снова открыть, то можно заметить, что при открытии файла Merge всегда посылает значение с нижнего входа. Когда вы откроете файл, то на выходе будет только значение 4.

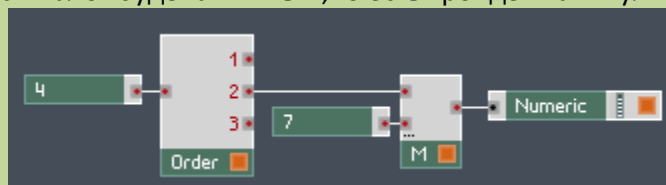


Но это происходит только тогда, когда источник Event

значений не является активным ( в данном случае это константы), активным в том смысле, что не произошло никаких Event манипуляций или вы ничего не нажали. Здесь важно знать такую таблицу :

Modules that always send events in response to a global reset.	Modules that may send an event during a global reset if they are wired to receive an event. Check with EventWatcher if needed!		Modules that never send events in response to a global reset
Buttons Channel Aftertouch Channel Message Constant Controller Event Smoother Faders Gate Knobs Lists MIDI Channel Modal Bank Multi Display Note Pitch Note Range Off Velocity On Velocity Pitchbend Poly Aftertouch Poly Display Sample Lookup (if a sample is loaded) Sampler FM (if a sample is loaded) Sampler Loop (if a sample is loaded) Sel. Note Gate Sel. Poly Aftertouch Sine Bank Single Trigger Gate Snap Value Snap Value Array (reads out the whole array) Snapshot (Snp, Bnk, and Amt outputs only) Start/Stop (G output only) System Info Tapedeck 1+2 Channels (Len output only) Tempo Info Tuning Voice Info XY module (X and Y outputs only)	1/Square Root Accumulator Add ArcCos ArcSin ArcTan Compare Compare/Equal Control Shaper 1 BP Control Shaper 2 BP Control Shaper 3 BP Counter Crossfade Distributor/Panner Divide Event Voice Combiner Expon (A) Expon (F) Frequency Divider From Voice Invert Iteration Log (A) Log (F) Logic AND Logic EXOR Logic NOT Logic OR Master Tune/Level Merge Modulo Multiplex 16 Multiply Mult/Add Order Power $x^y$ Quantize	Randomize Reciprocal Rectify Rectify/Sign Relay 1,2 Routers Select Max Select Min Selector/Scanner Separator Sine Sine/Cosine Single Delay Square Root Step Filter Stereo Pan Subtract To Voice Timer Value	1/96 Clock 4 Ramp Envelope 5 Ramp Envelope 6 Ramp Envelope 6 Step Sequencer 8 Step Sequencer 12 Step Sequencer 16 Step Sequencer A to E Perm A to E Trig Audio Table Beat Loop Clock Oscillator Event Table Geiger Grain Cloud Grain Cloud Delay Grain Delay Grain Pitchformer Grain Resynth Hold Envelope LFO Mouse Area Program Change Slow Random Song Position Sync Clock

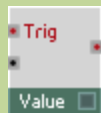
Если один из сигналов будет активным, то есть пройдёт манипуляцию, то при открытии файла выход с Merge будет другим



Выход: 4,7



## Value



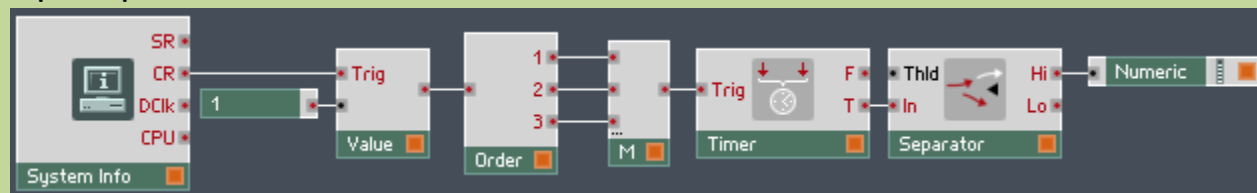
Value работает как револьвер – нижний вход как барабан, куда вставляется патрон, а верхний вход как спусковой крючок. Пока мы не нажмём Trig, значение с нижнего входа не выйдет через выход. Если на нижнем входе ничего не подключено, то нажимая Trig выход будет = 0

## Order

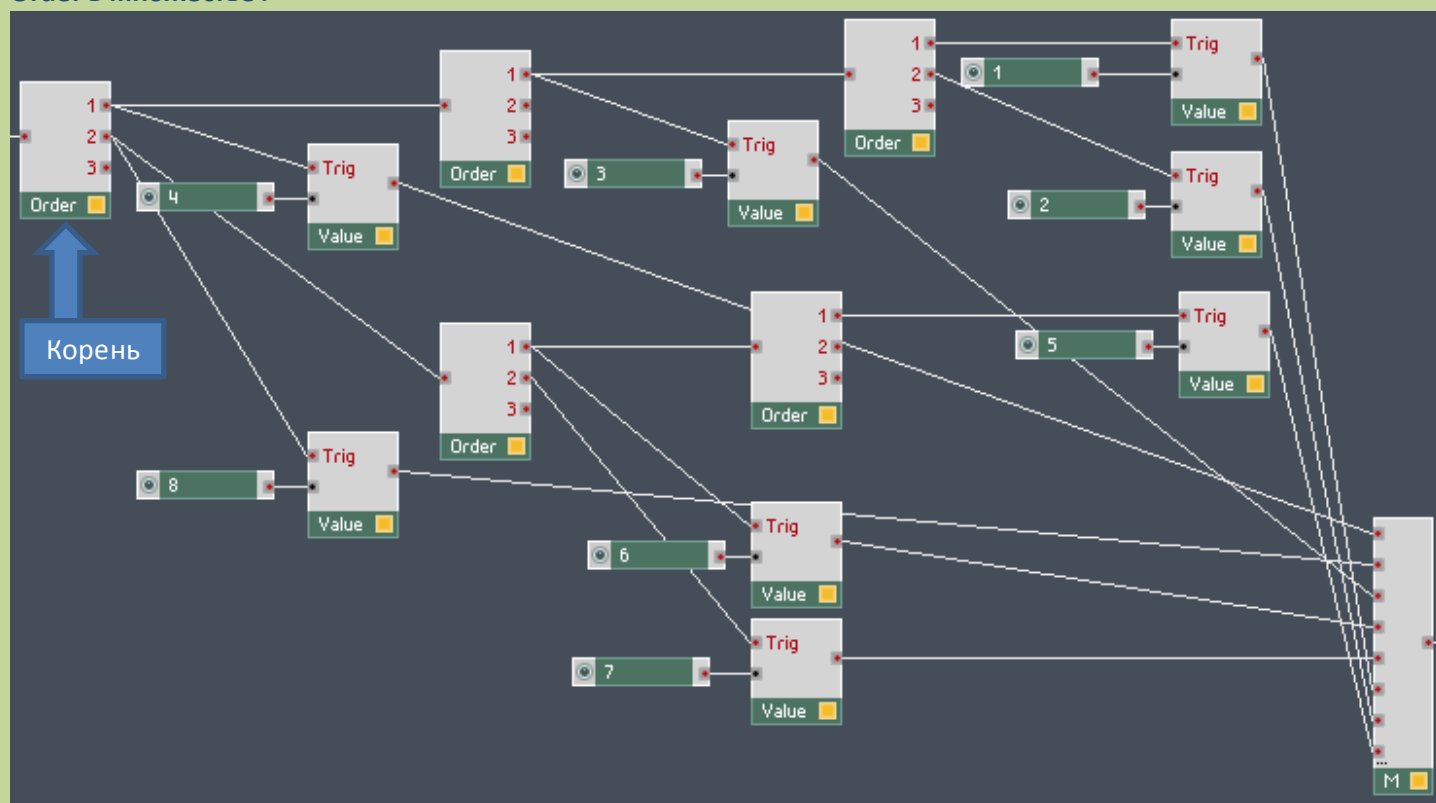


Назначение Order – распределять сигнал в нужном порядке. Если сигнал придёт на вход, то выход будет такой : сначала он выйдет с выхода 1, потом с 2, потом с 3. Время между выходами будет = 2.5 миллисекундам, при Current Rate=400 Hz

## Проверка :



## Order в множестве :



Если мы посмотрим на эту схему, то возникнет вопрос, что будет на выходе Merge первым, вторым и т.д ? Здесь такое правило : сначала находится корневой Order ( на него ничего не приходит с других Order, но он сам посылает сигнал на другие Order). Далее смотрится куда он посылает с 1 выхода, если на другой Order , то смотрится куда уже второй Order посылает с выхода 1, пока не дойдём до последнего. Этот последний и будет самым первым выходом.

Тогда согласно схеме получим :

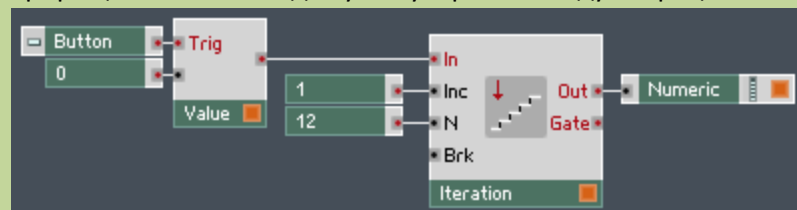
1. 1.1.1
2. 1.1.2
3. 1.1
4. 1
5. 2.1.1
6. 2.1
7. 2.2
8. 2

Синим выделен корневой Order

## Iteration



Iteration является повторителем, входящий сигнал повторяется некоторое количество раз согласно входу N и приращению Inc к каждому шагу. Время между итерациями = 2.5 миллисекундам при Current Rate=400 Hz.



Создайте Button и в опциях выберите режим Trigger. Когда мы нажмём на Button то выход с Out модуля Iteration будет :

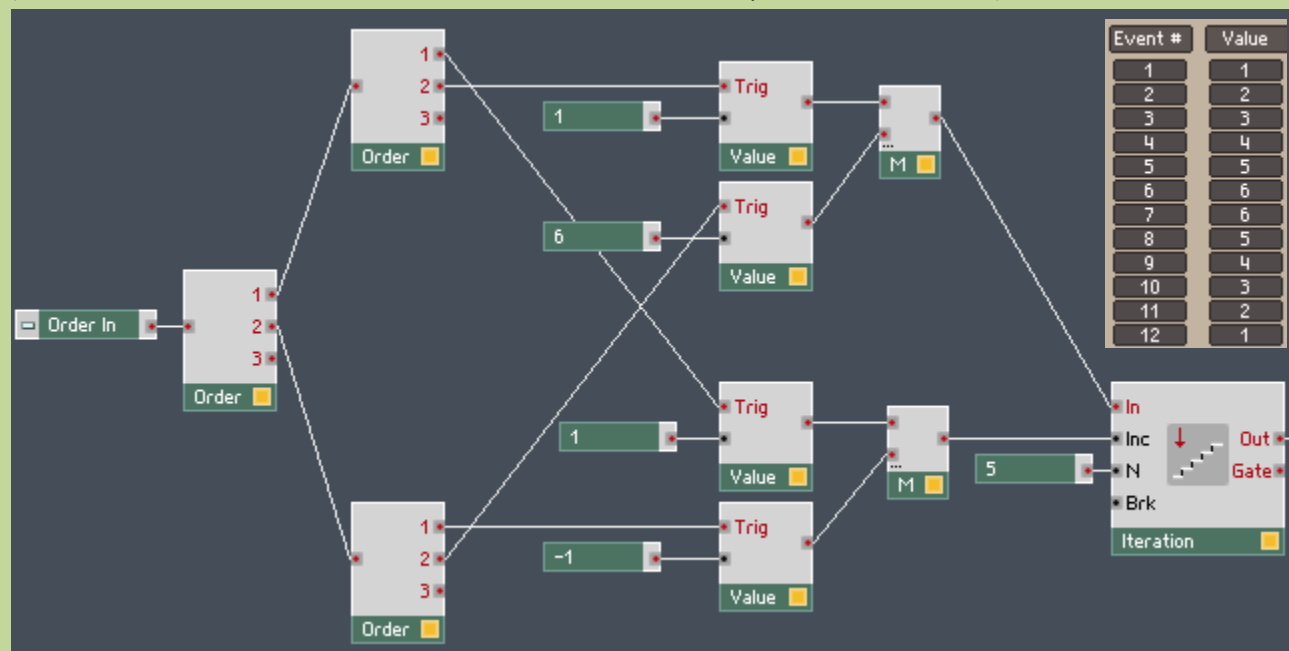
Event #	Value
1	0
2	1
3	2
4	3
5	4
6	5
7	6
8	7
9	8
10	9
11	10
12	11
13	12

Как видно первым идёт 0, который мы послали нажатием Button через Value, дальше уже идёт итерация. К 0 прибавляется 1, так как у Inc=1. Итого 12 шагов с приращением 1. Итого 13 событий.

Если выбрать Inc=2 то будет :

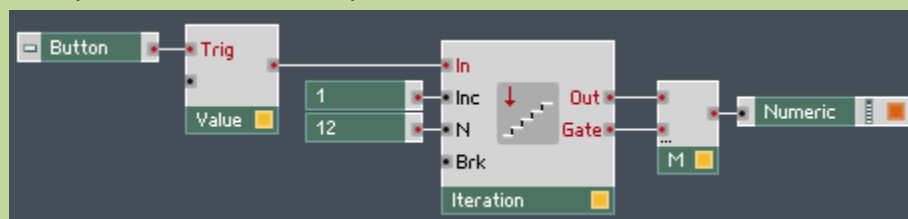
Event #	Value
1	0
2	2
3	4
4	6
5	8
6	10
7	12
8	14
9	16
10	18
11	20
12	22
13	24

**Создание пирамидальной итерации.** Как видно вход Inc должен измениться первым, а затем вход In. (Если входы Inc, N изменяются, то они должны измениться раньше чем вход In)



Event #	Value
1	1
2	2
3	3
4	4
5	5
6	6
7	6
8	5
9	4
10	3
11	2
12	1

Gate у Iteration посылает 1 раньше чем начнётся выход с Out, когда выход с Out закончится то Gate пошлёт 0.



Event #	Value
1	1
2	0
3	1
4	2
5	3
6	4
7	5
8	6
9	7
10	8
11	9
12	10
13	11
14	12
15	0

Event #	Value
1	1
2	1
3	2
4	3
5	4
6	5
7	6
8	0
9	1
10	6
11	5
12	4
13	3
14	2
15	1
16	0

**Итерация проходит через итерацию** – рекурсия. (рекурсия-процесс повторения чего либо)

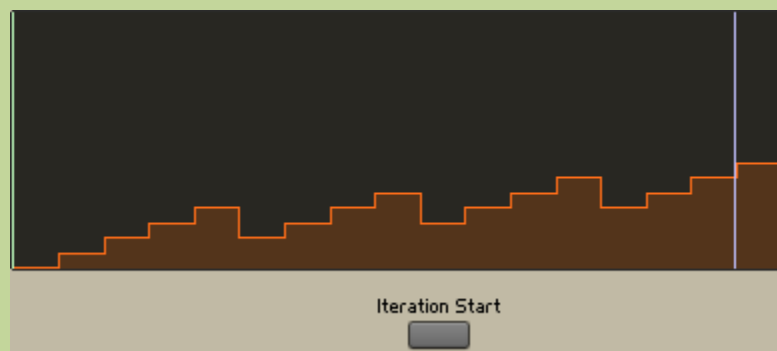
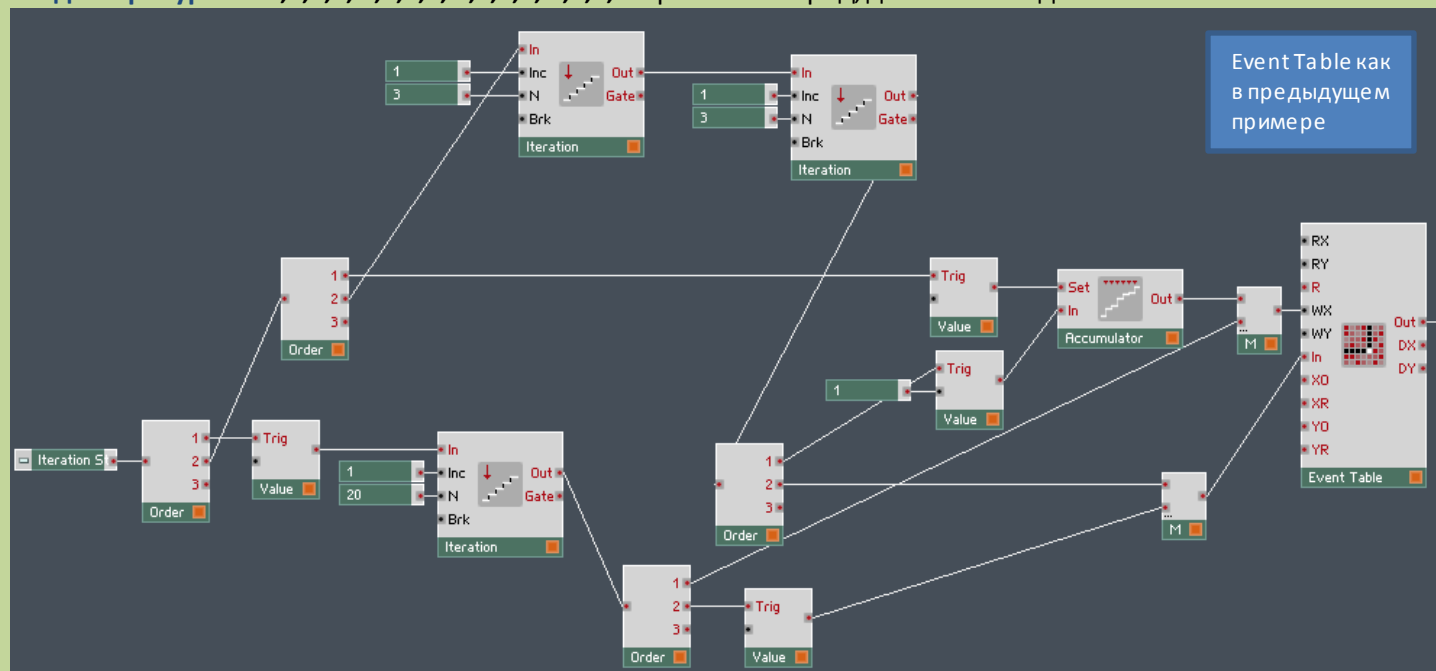
The screenshot displays the LabVIEW front panel and block diagram for a 2D array iteration. The front panel includes a 'VALUE RANGE' section with Max (17), Min (0), and Default (0) settings, and a 'TABLE SIZE' section with X (17) and Y (1) settings. A blue callout box labeled 'Event Table' points to the Y input of the 'TABLE SIZE' section. The block diagram shows a complex flow involving multiple iteration loops, triggers, and data storage, culminating in an 'Event Table' output.

1,2,3,4,3,4,5,6,5,6,7,8,7,8,9,10

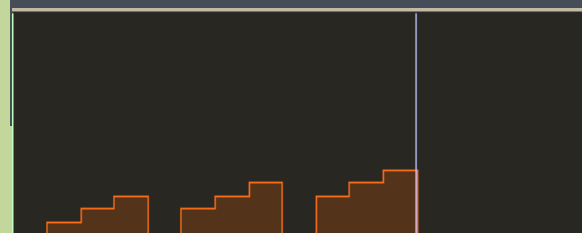
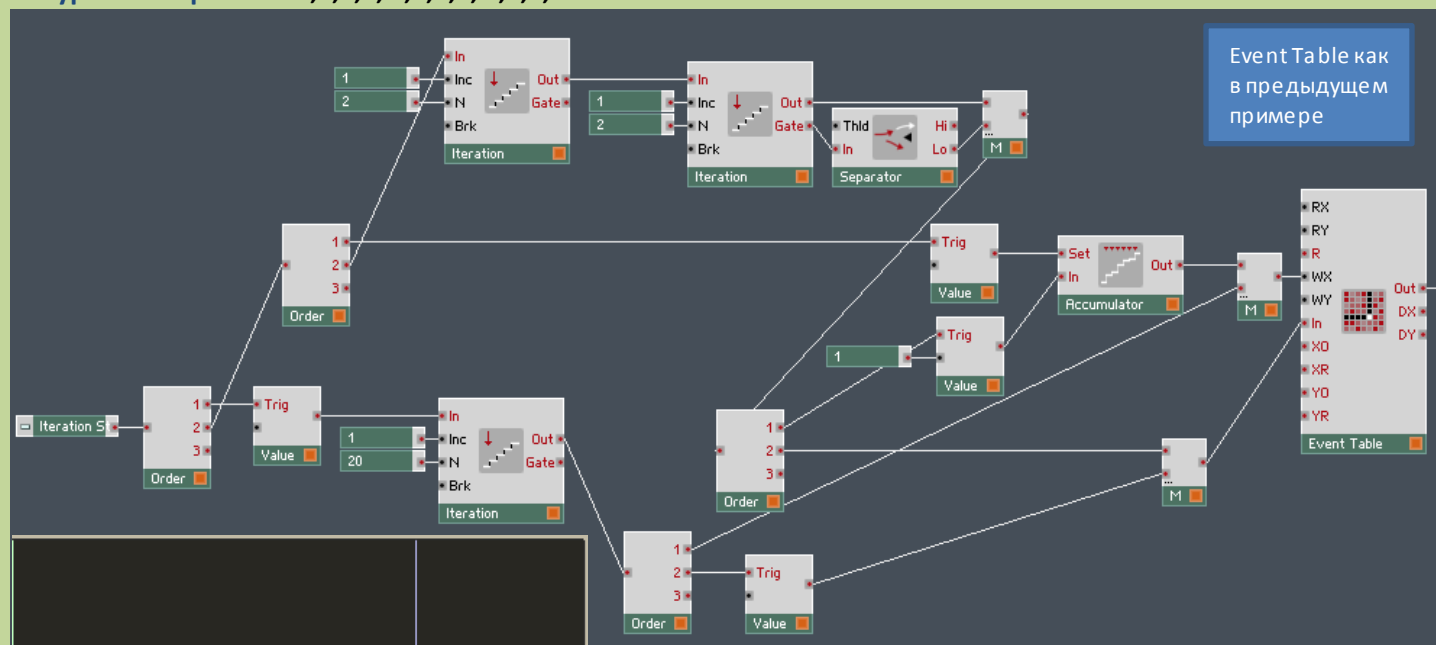
Чёрным выделено значения первого модуля итерации. Если мы пустим Counter-счётчик от 1 до 16 по RX,R модуля Event Table, то будем иметь на выходе эти значения рекурсии.

Эту схему можно выразить словами : три шага вперёд, один шаг назад, 1-стартовая точка.

Создаём рекурсию **1,2,3,4,2,3,4,5,3,4,5,6,4,5,6,7**. Три шага вперёд, два шага назад. Схема с очисткой.



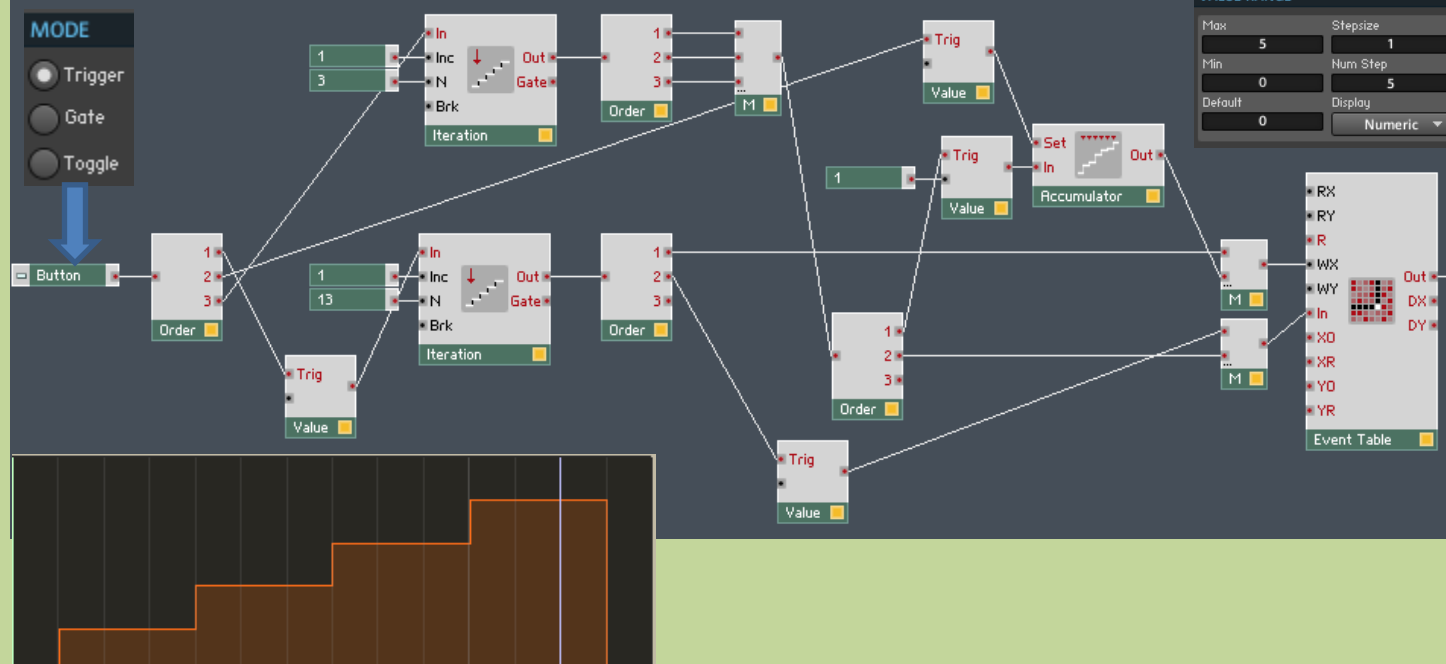
Рекурсия с вырезами **1,2,3,0,2,3,4,0,3,4,5,0**. Схема с очисткой



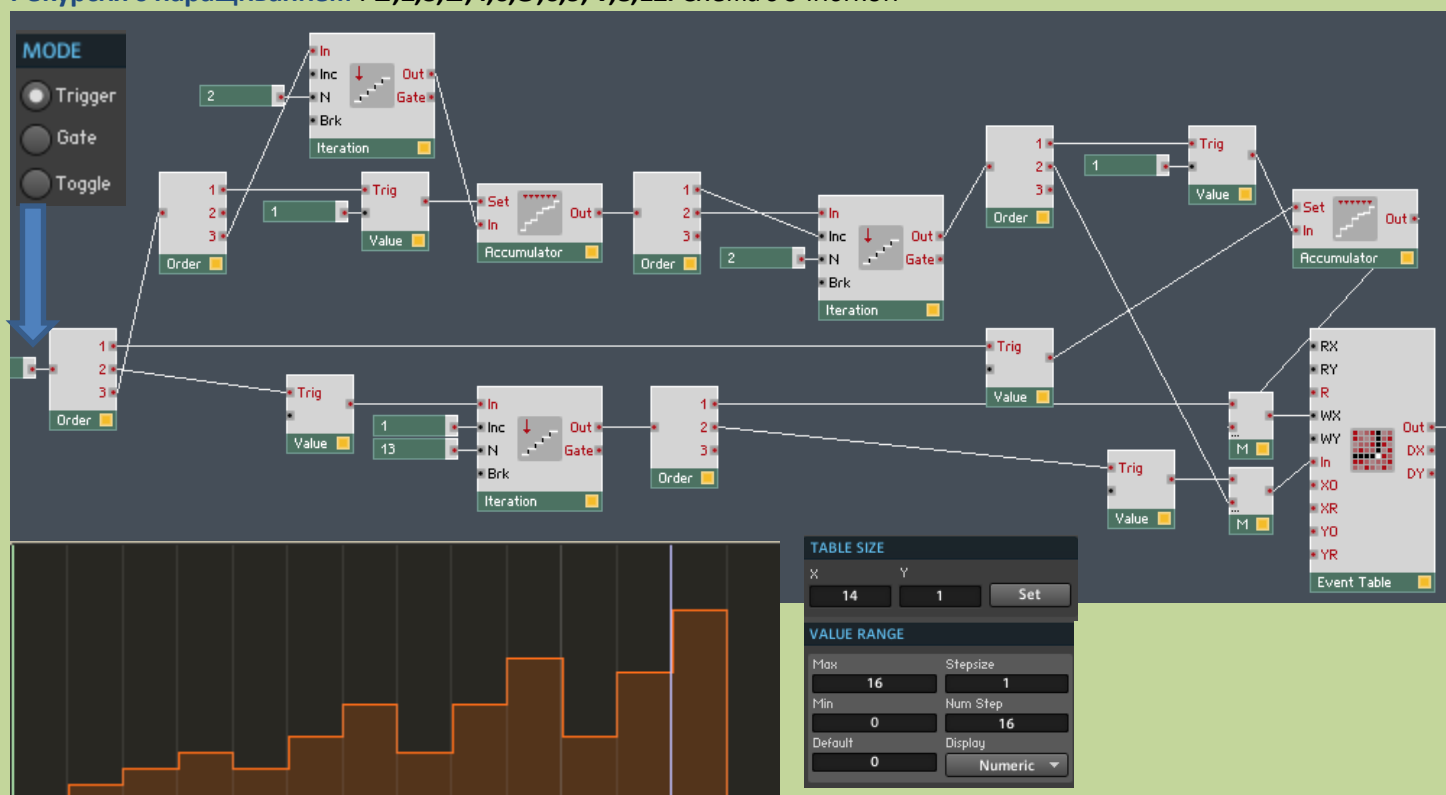
Здесь Separator не пропускает 1 с выхода Gate модуля Iteration



## Итерация с повторением. Схема с очисткой



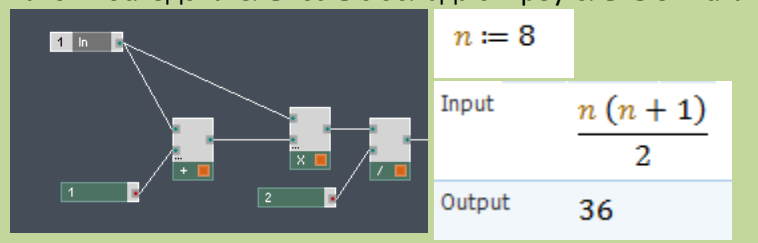
## Рекурсия с наращиванием : 1,2,3,2,4,6,3,6,9,4,8,12. Схема с очисткой



Не забывайте что на Numeric Readout вы увидите только самое последнее значение итерации. Так как изменение между значениями итераций = 2.5 миллисекунд и глаза не успеют увидеть эти изменения на Numeric Readout.

## Суммирование всех чисел по заданное число, Knobs->N=4-> 1+2+3+4=10

Такой последовательностью обладают треугольные числа



$n := 8$

Input  $\frac{n(n+1)}{2}$   
Output 36

$$\sum_{n=1}^N n$$

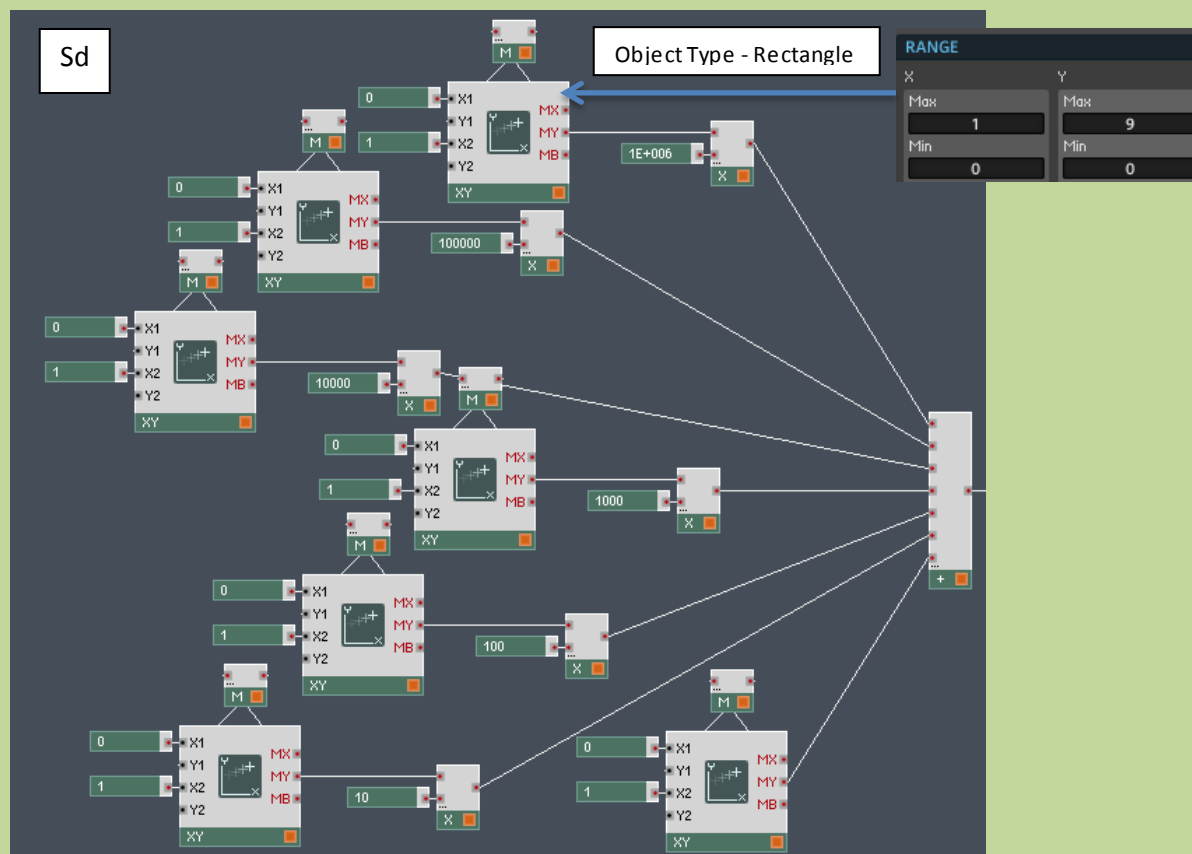
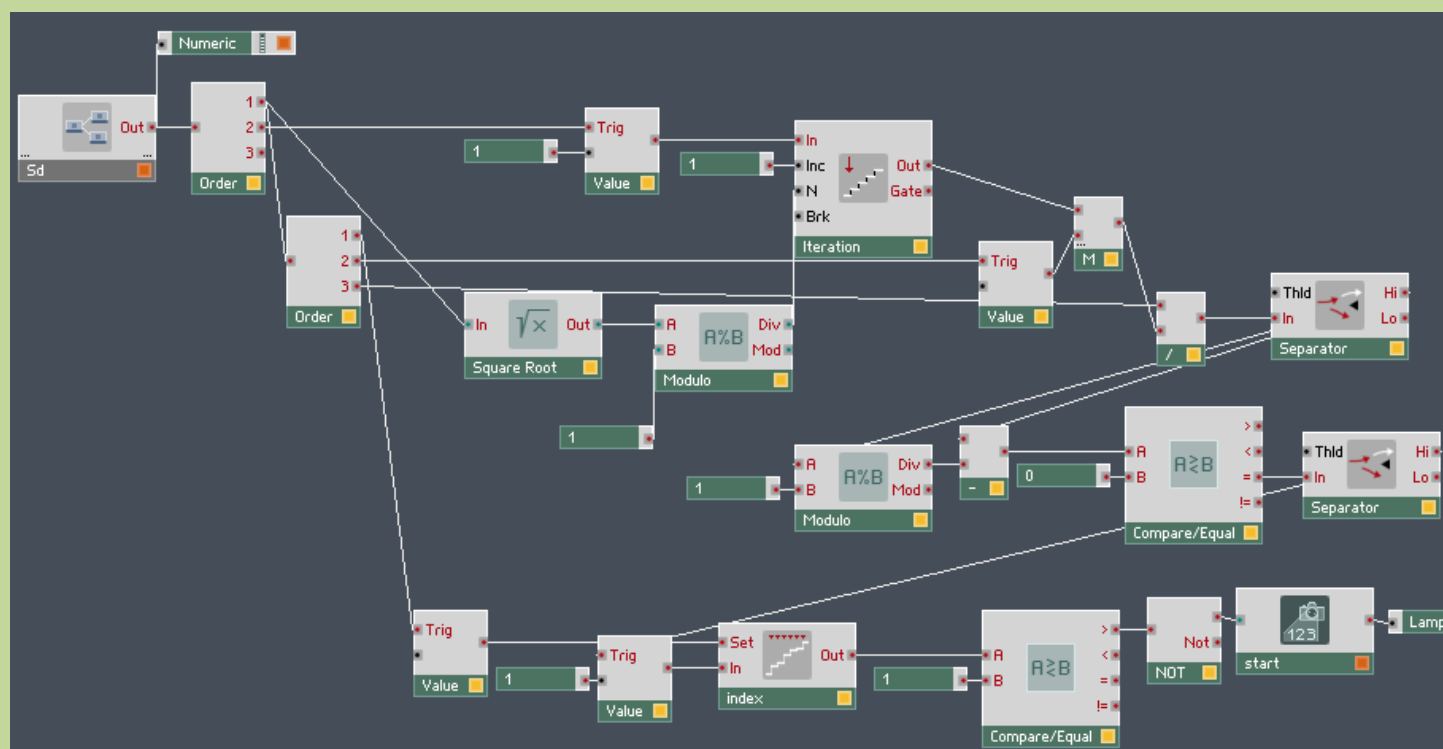


## Простые числа до 9 миллионов



Здесь выбираем числа, справа налево разряды единиц, десятков, сотен и т.д

Если число простое то загорается лампочка



## Делимое и делители



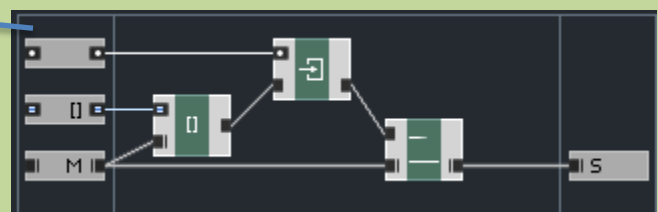
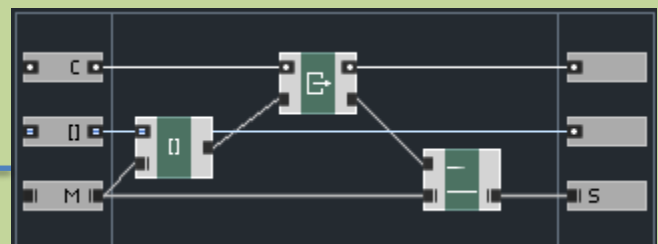
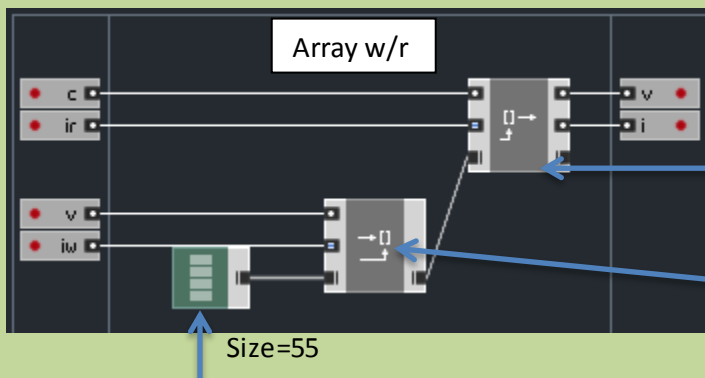
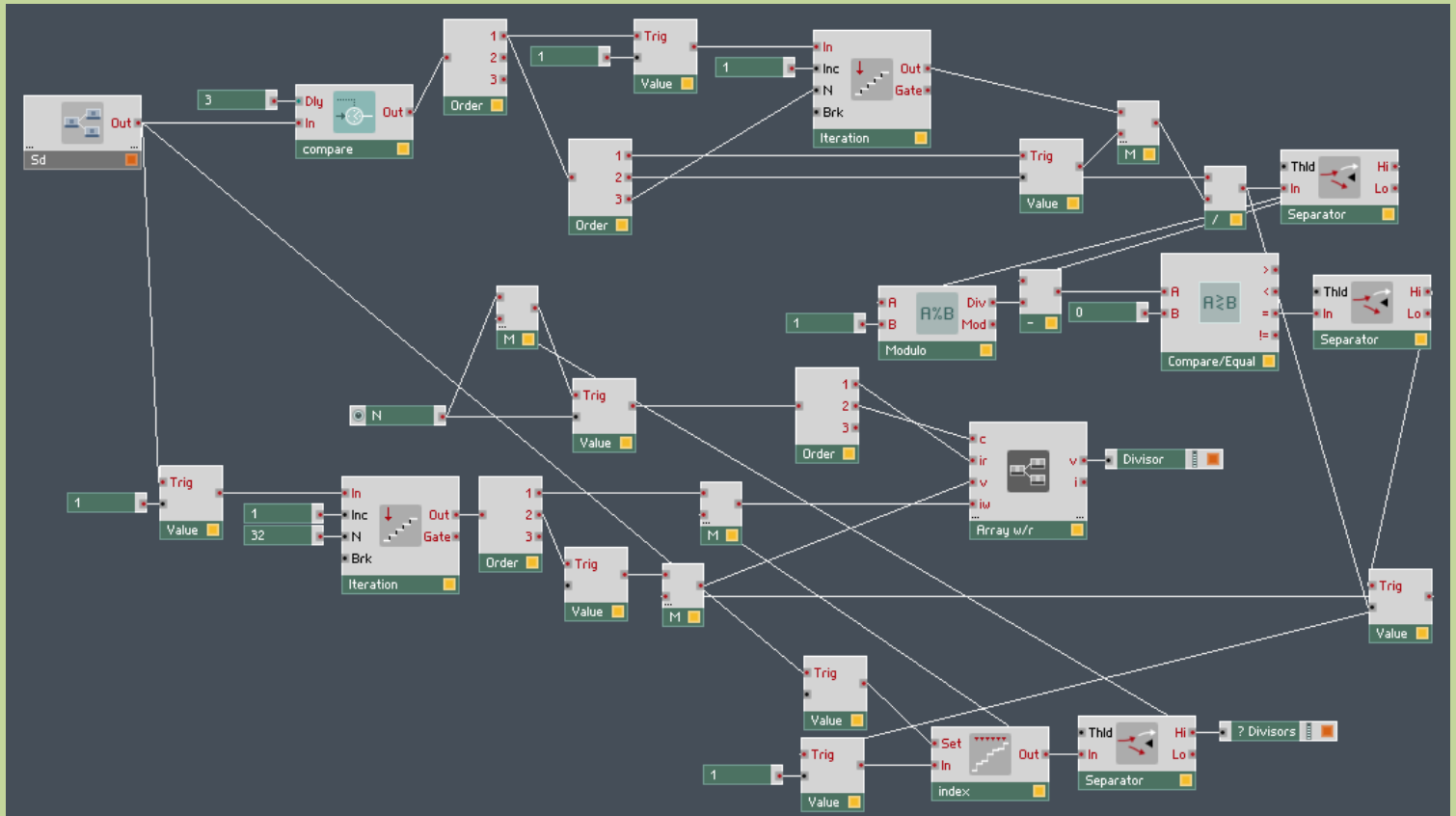
Dividend - делимое

?Divisors – показывает сколько делителей у делимого

N – выбор делителя

Divisor – значение делителя

Пример: выбрали число 86, ?Divisors показывает что у числа 86 четыре делителя, с помощью N выбираем делитель, второй делитель равен 43.



Модуль Sd как в предыдущем примере

Если ?Divisors равен 2, то делимое это простое число.

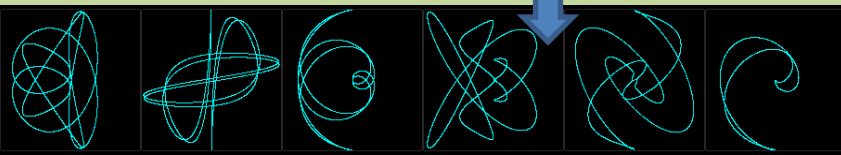




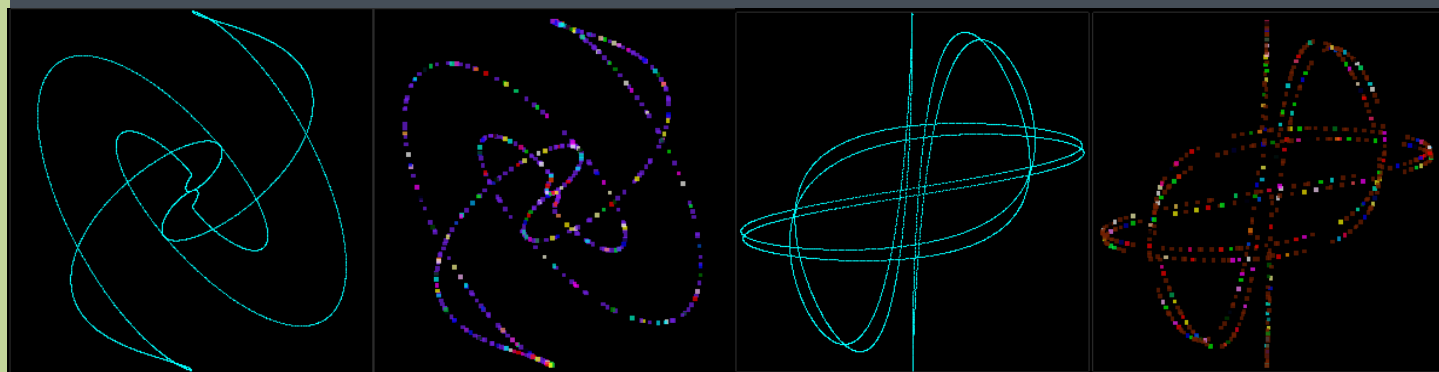
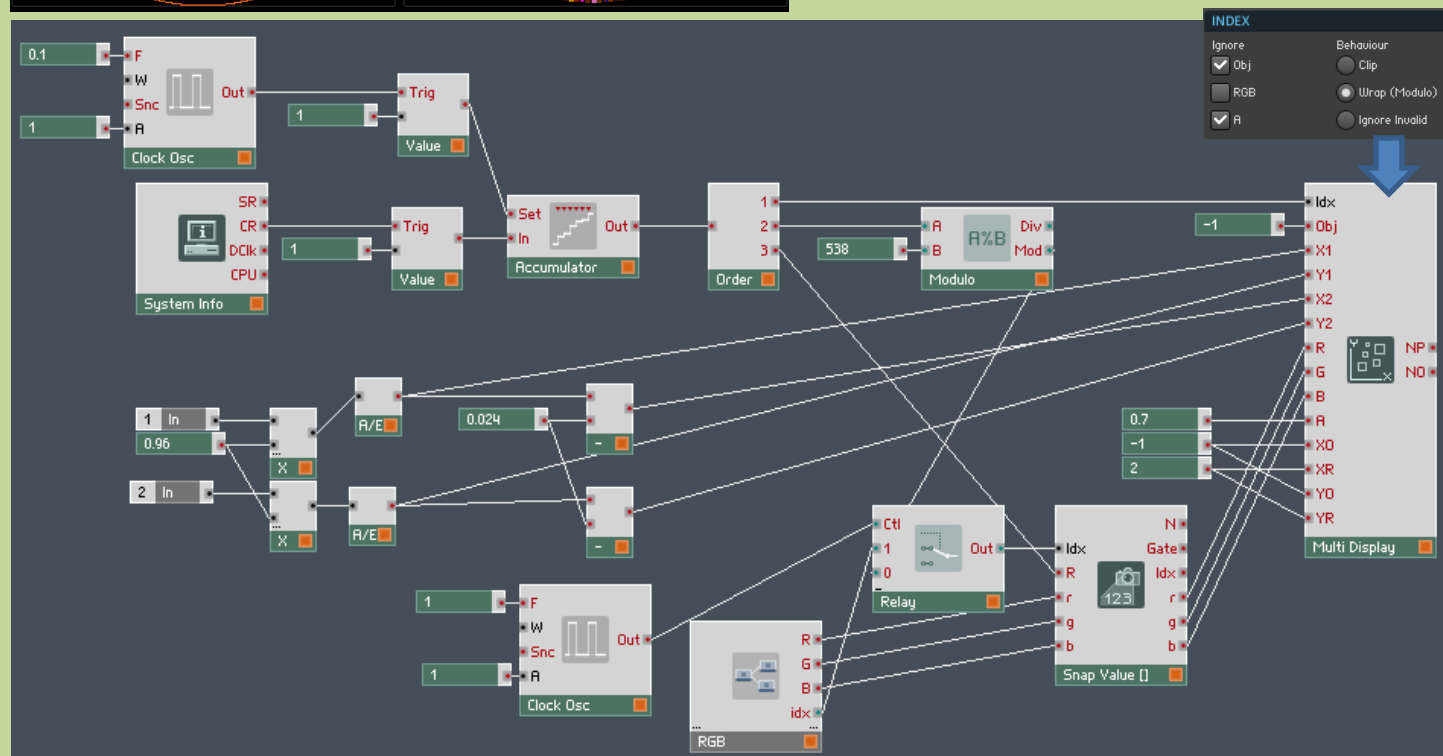
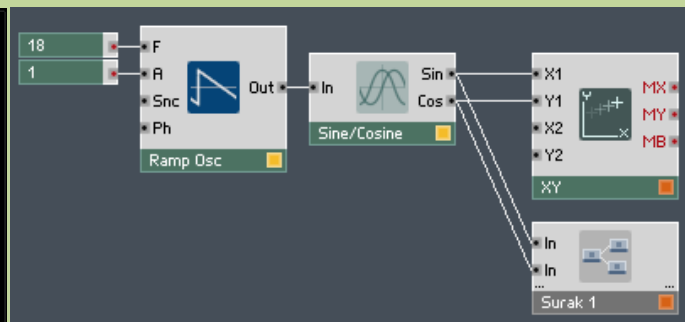
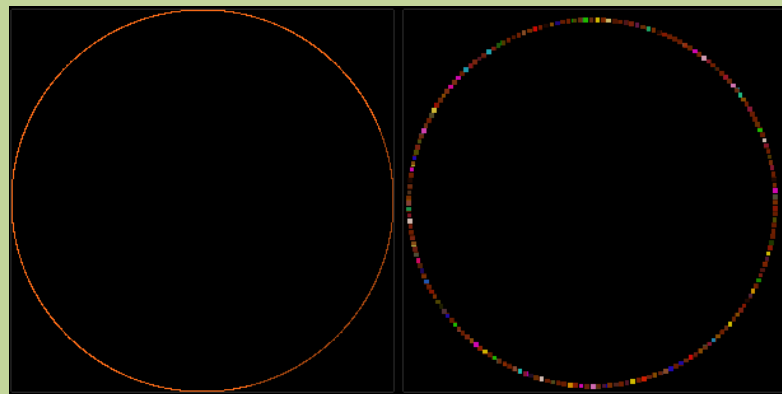
## Преобразование декартовых координат модуля XY (режим Score) в Multi Display для кривых линий.

Так как настройка цвета для линий в Реакторе одна и та же то если использовать несколько модулей XY с режимом Score то у всех модулей будет один и тот же цвет.

Item	R	G	B
Panel	193	186	165
Indicator	255	110	25
Graph Line	255	110	25
Graph Fill	83	52	27
Graph BG	40	39	34



Чтобы внести разнообразие можно воспользоваться таким преобразованием – кривые линии станут разноцветными квадратами.



XY

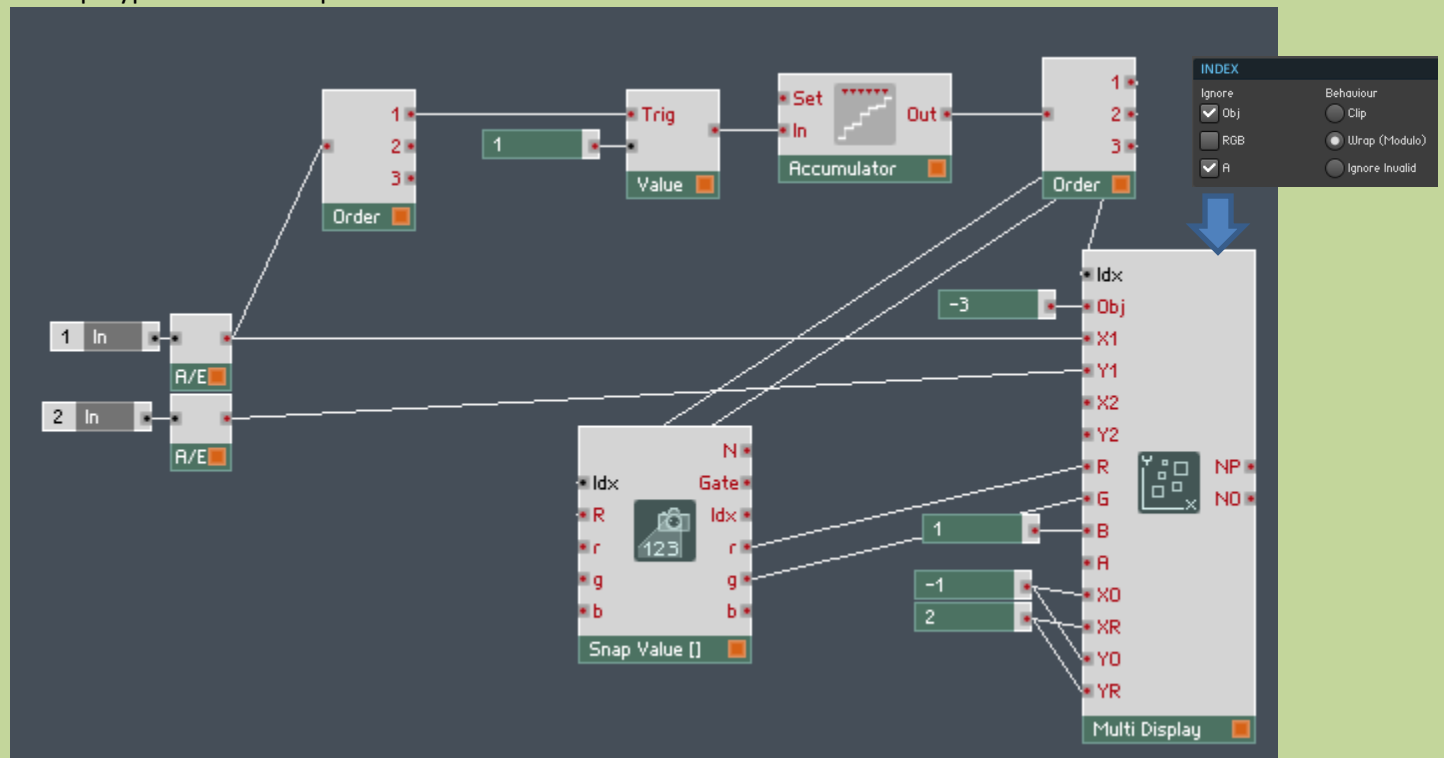
Multi

XY

Multi

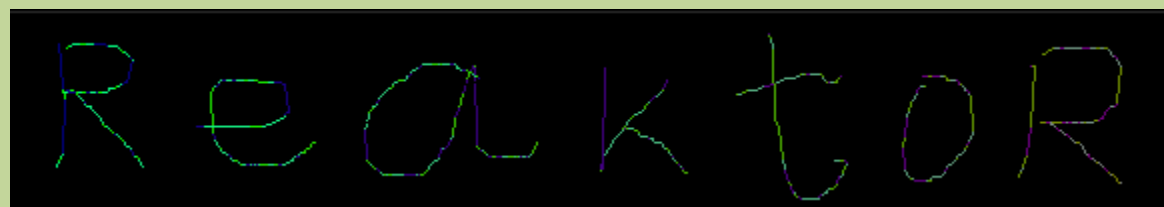
## Преобразование декартовых координат модуля XY (режим Score) в Multi Display для прямых линий.

Если фигура состоит из прямых линий то можно воспользоваться такой схемой :



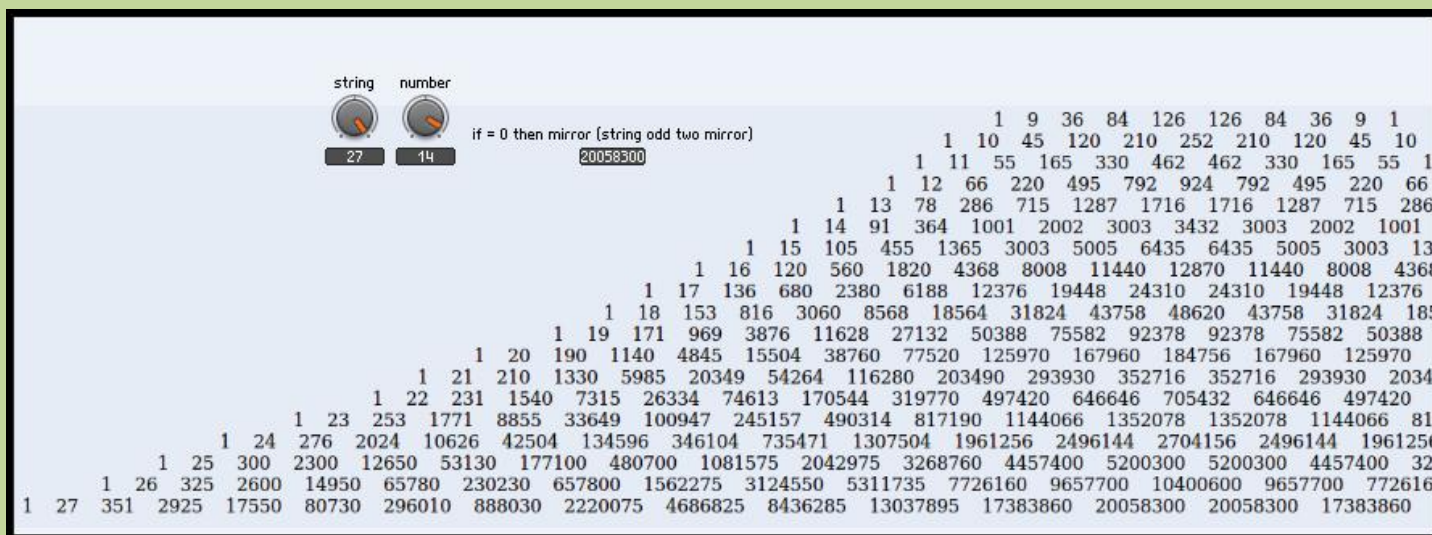
фигуры фиолетового цвета это XY модуль  
Фигуры красного цвета это Multi Display

С помощью Mouse Area и Multi Display можно создавать текст или рисовать, также путём считывания можно это озвучить – будет чем-то похоже на систему UPIC.

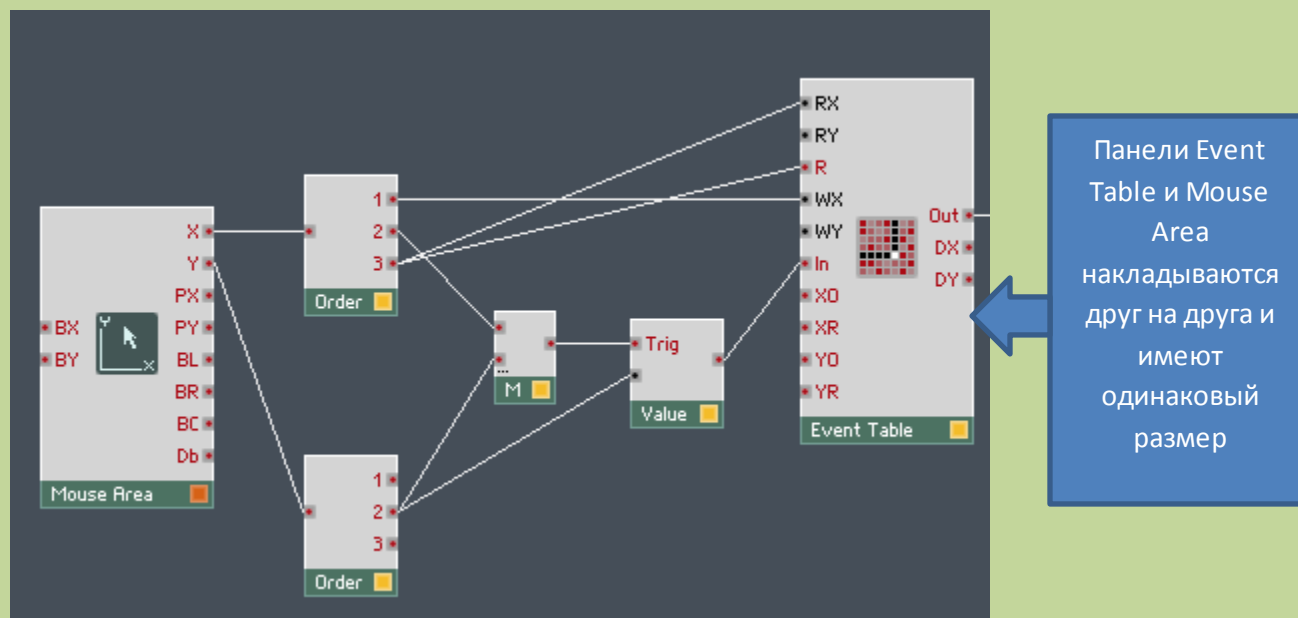


С помощью итерации можно получать разные математические модули.

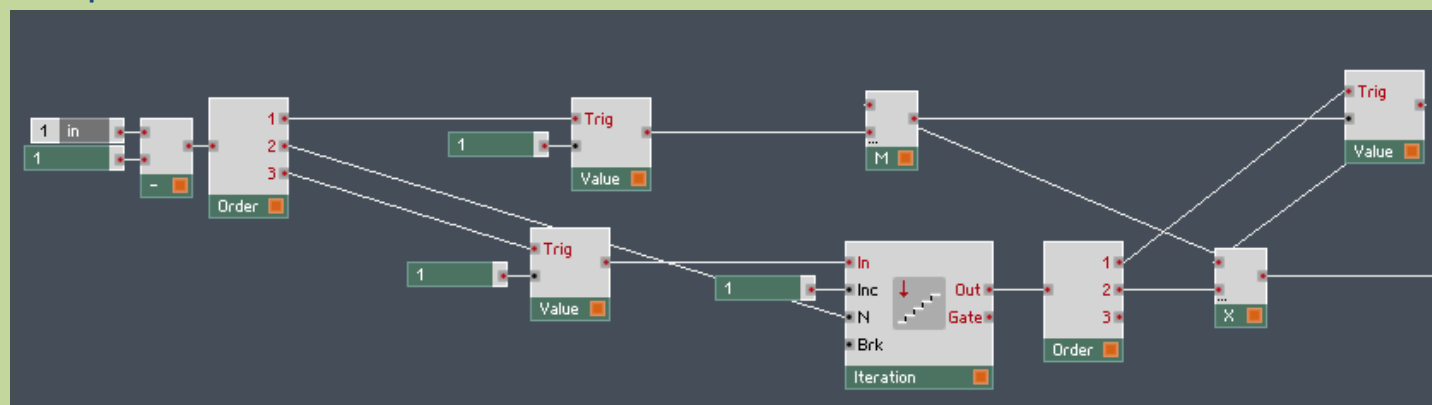
Пример : 27-ая строчка треугольника Паскаля, 14 число – 20 миллионов 58 тысяч 300 триста



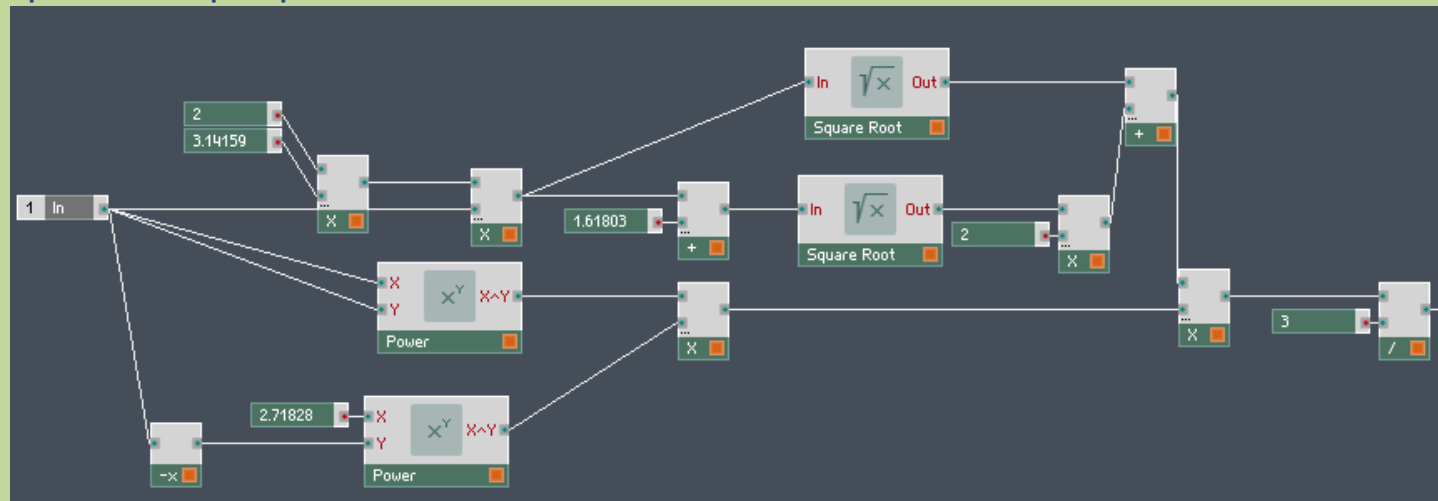
В Event Table если нажать правой клавишей мыши то можно выбрать режим Table Draw Mode, в этом режиме можно рисовать Y значения в каждой X ячейки. Это также можно сделать с помощью Mouse Area



### Факториал n!

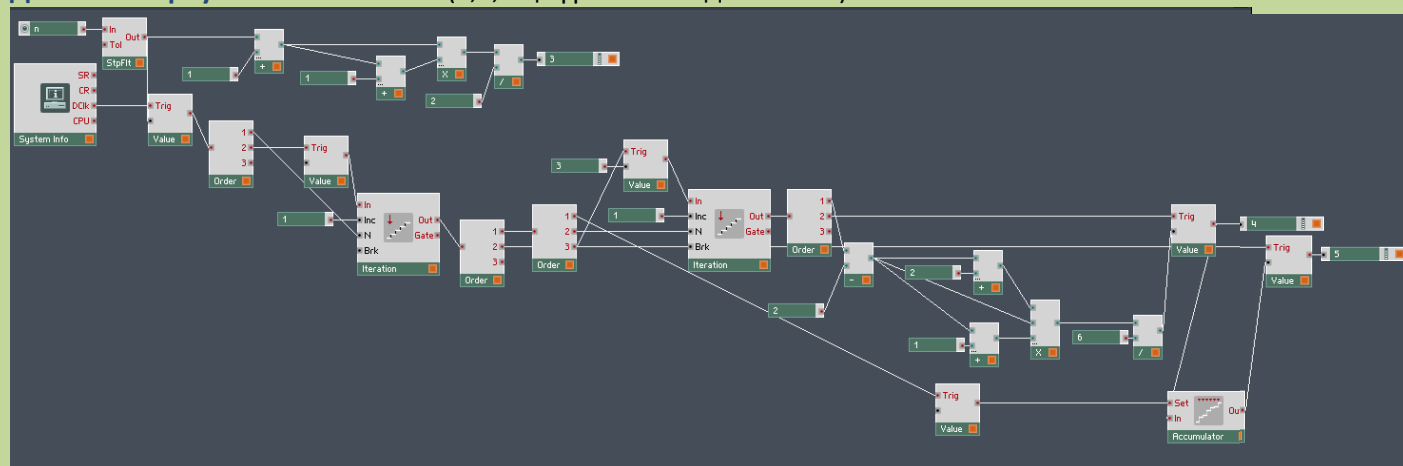


## Приблизжённый факториал ~n!

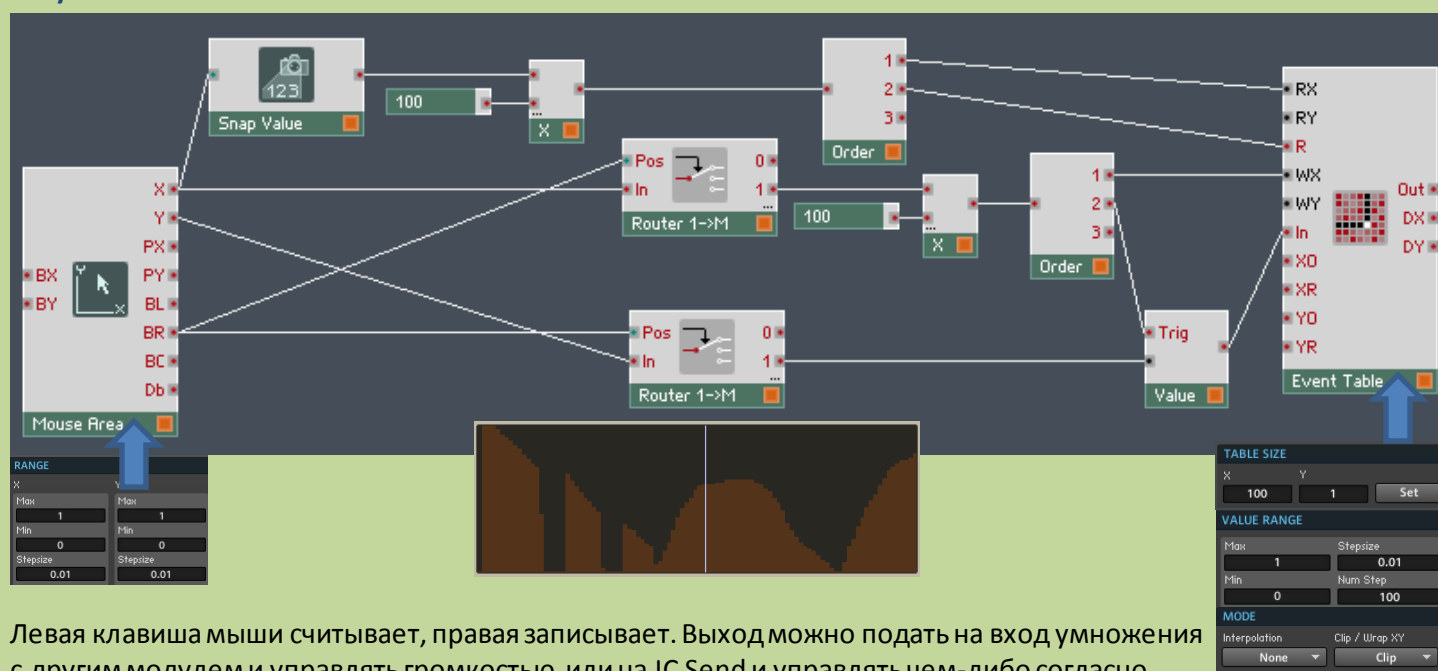


$$\sim n! = \frac{(\sqrt{n2\pi} + \sqrt{n2\pi + \varphi^2})(n^n(e^{-n}))}{3}$$

## Диагонали треугольника Паскаля (3,4,5 цифры любой диагонали)

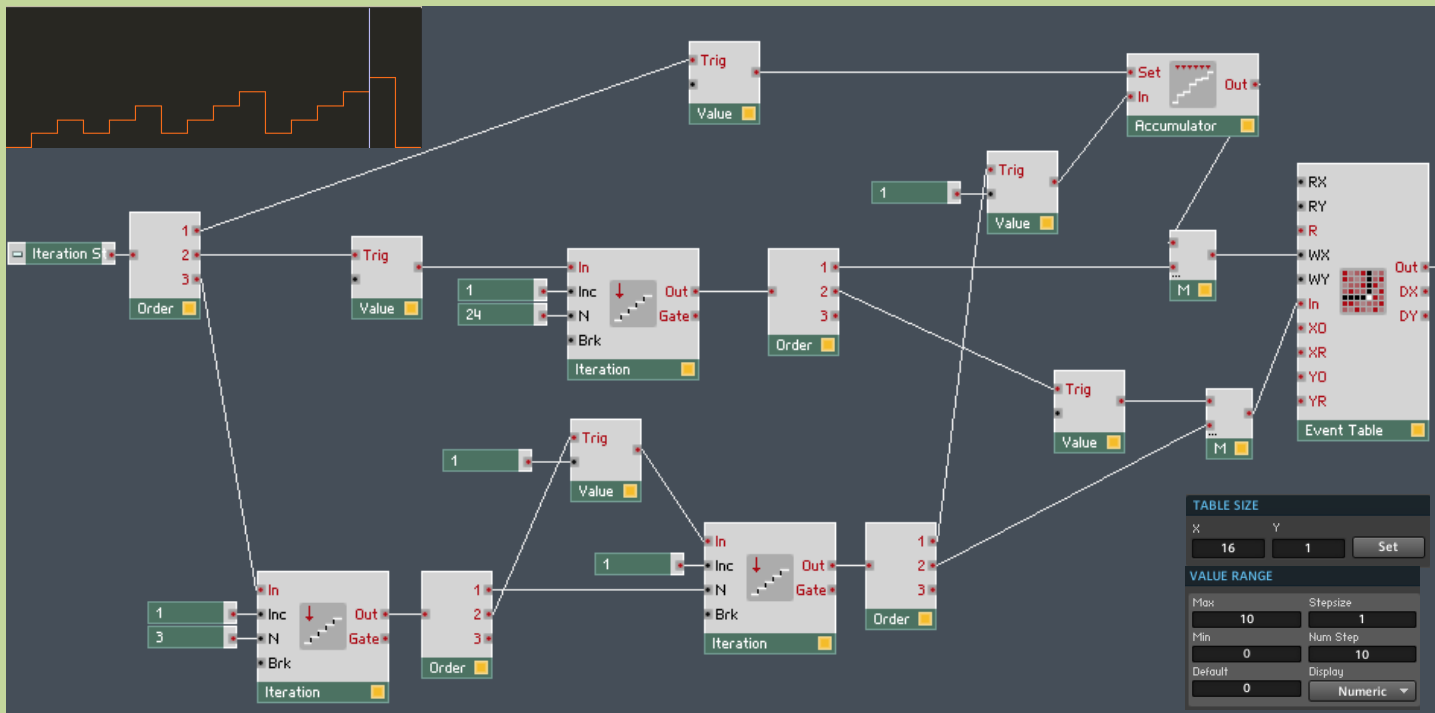


## Рисуем и считываем значения в качестве Knob



Левая клавиша мыши считывает, правая записывает. Выход можно подать на вход умножения с другим модулем и управлять громкостью или на IC Send и управлять чем-либо согласно нарисованному графику. Панели Event Table и Mouse Area накладываются друг на друга и имеют одинаковый размер.

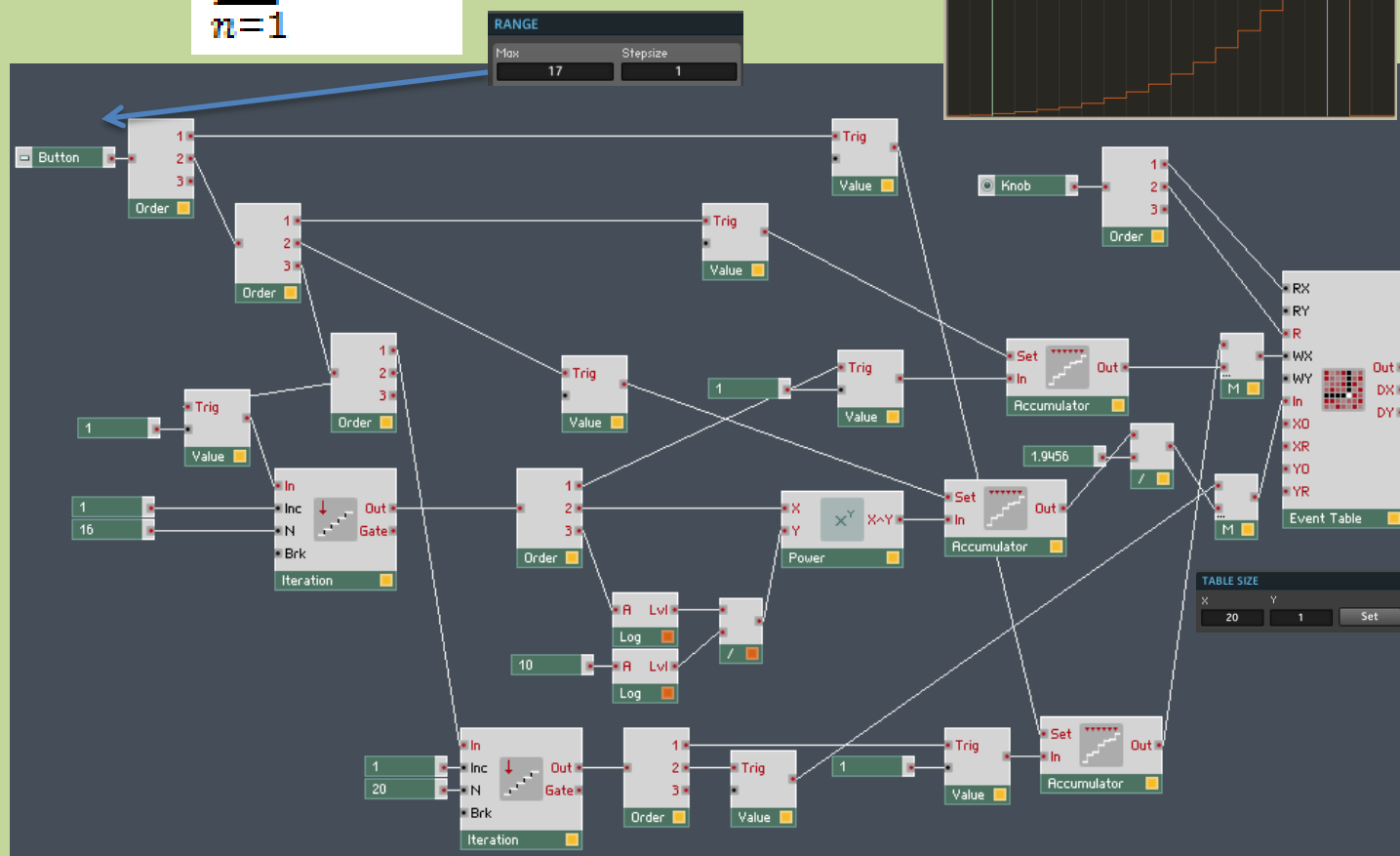
## Создаём рекурсию : 1,2,1,2,3,1,2,3,4,1,2,3,4,5



## Преобразование формулы в схему

Дана формула

$$\sum_{n=1}^{17} n^{\log(n)}$$



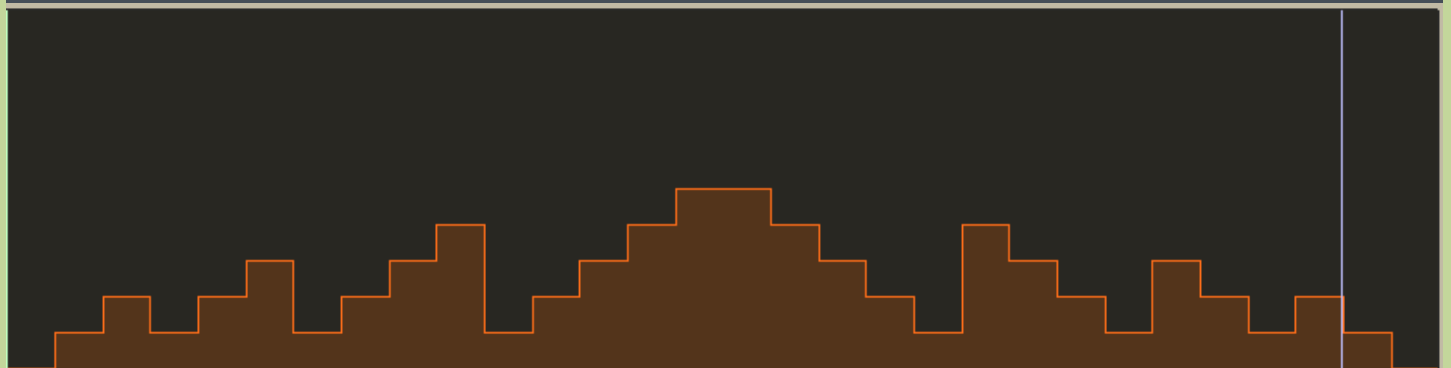
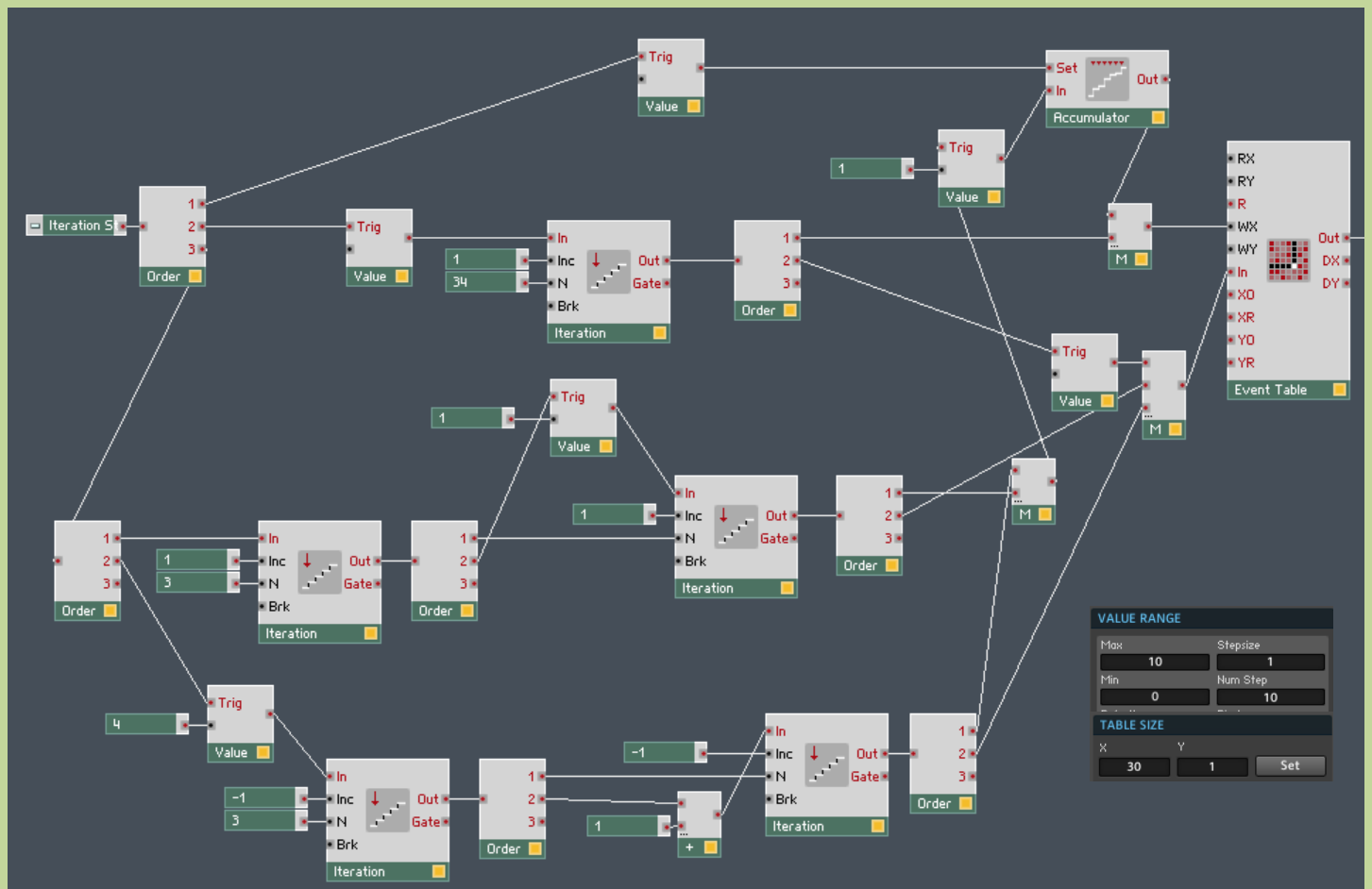
$$\sum_{n=1}^2 n^{\log(n)} = 2.232023688689$$

Numeric 2.1752

$$\sum_{n=1}^{17} n^{\log(n)} = 192.954338512415$$

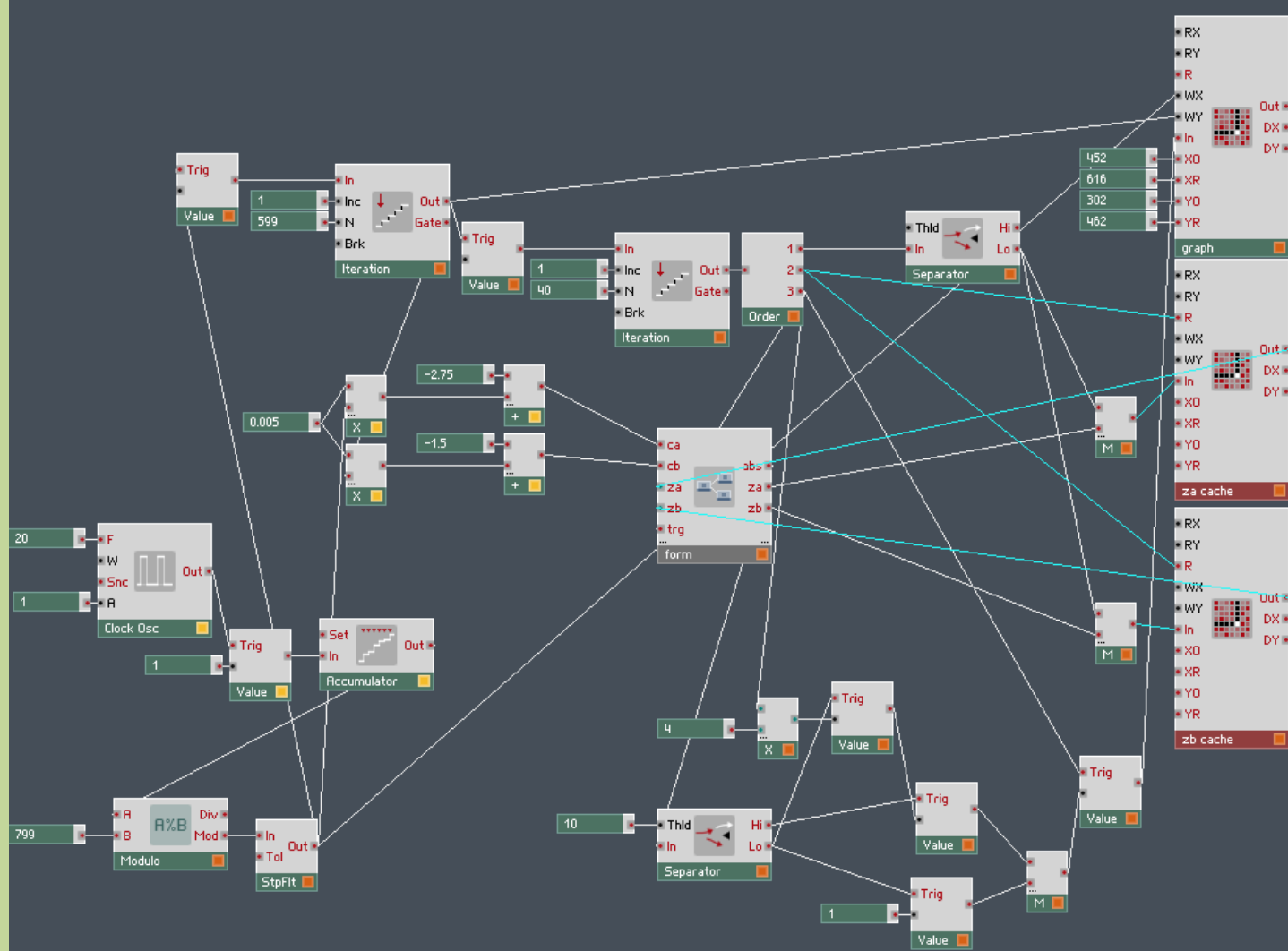
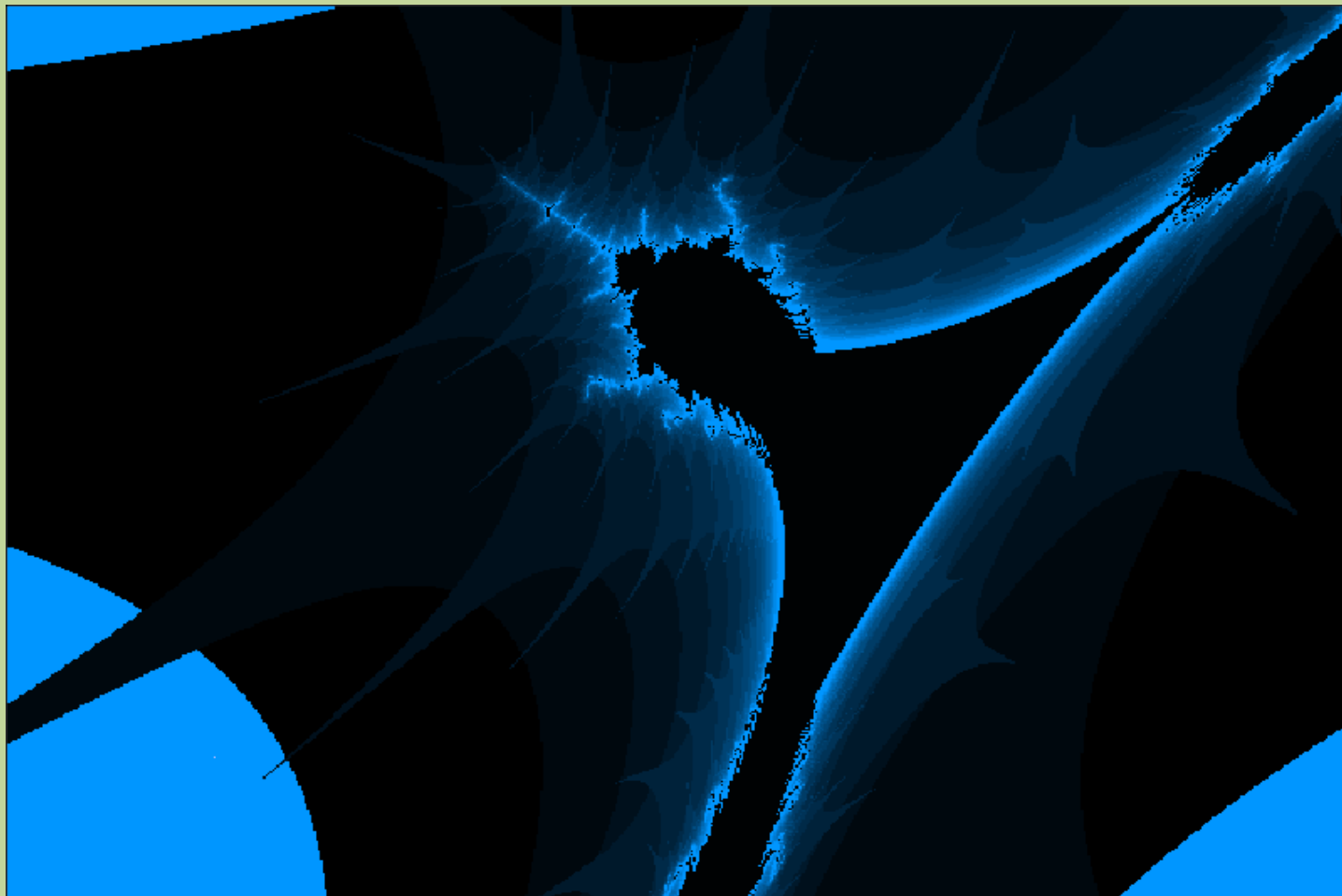
Numeric 189.5752

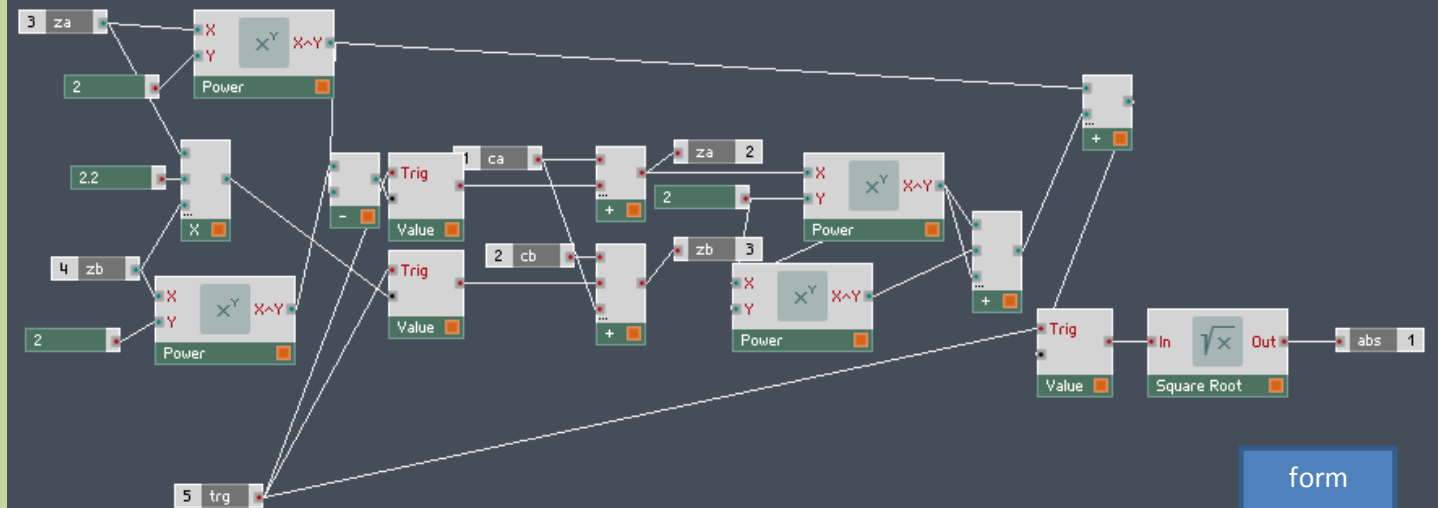
Создаём пирамидальную рекурсию 1,2,1,2,3,1,2,3,4,1,2,3,4,5,5,4,3,2,1,4,3,2,1,3,2,1,2,1





## Создаём фрактал





#### TABLE SIZE

X Y Set

800 600

#### VALUE RANGE

Max Stepsize

70 0

Min Num Step

0 0

Default Display

0 Numeric

#### MODE

Interpolation Clip / Wrap XY

None Wrap

Graph

2D Color

graph

#### TABLE SIZE

X Y Set

1 1

#### VALUE RANGE

Max Stepsize

50 0

Min Num Step

-50 0

Default Display

0 Numeric

#### MODE

Interpolation Clip / Wrap XY

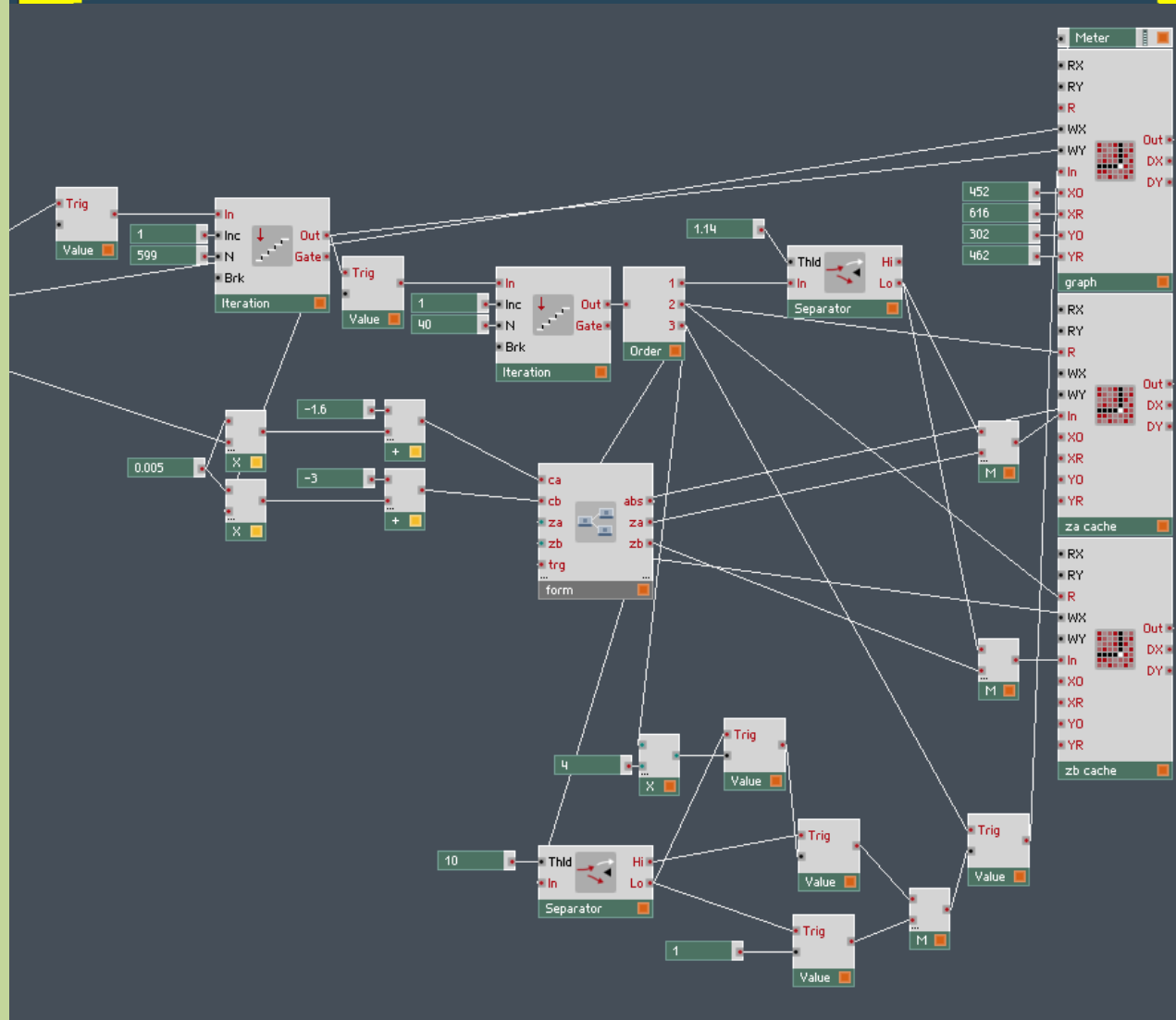
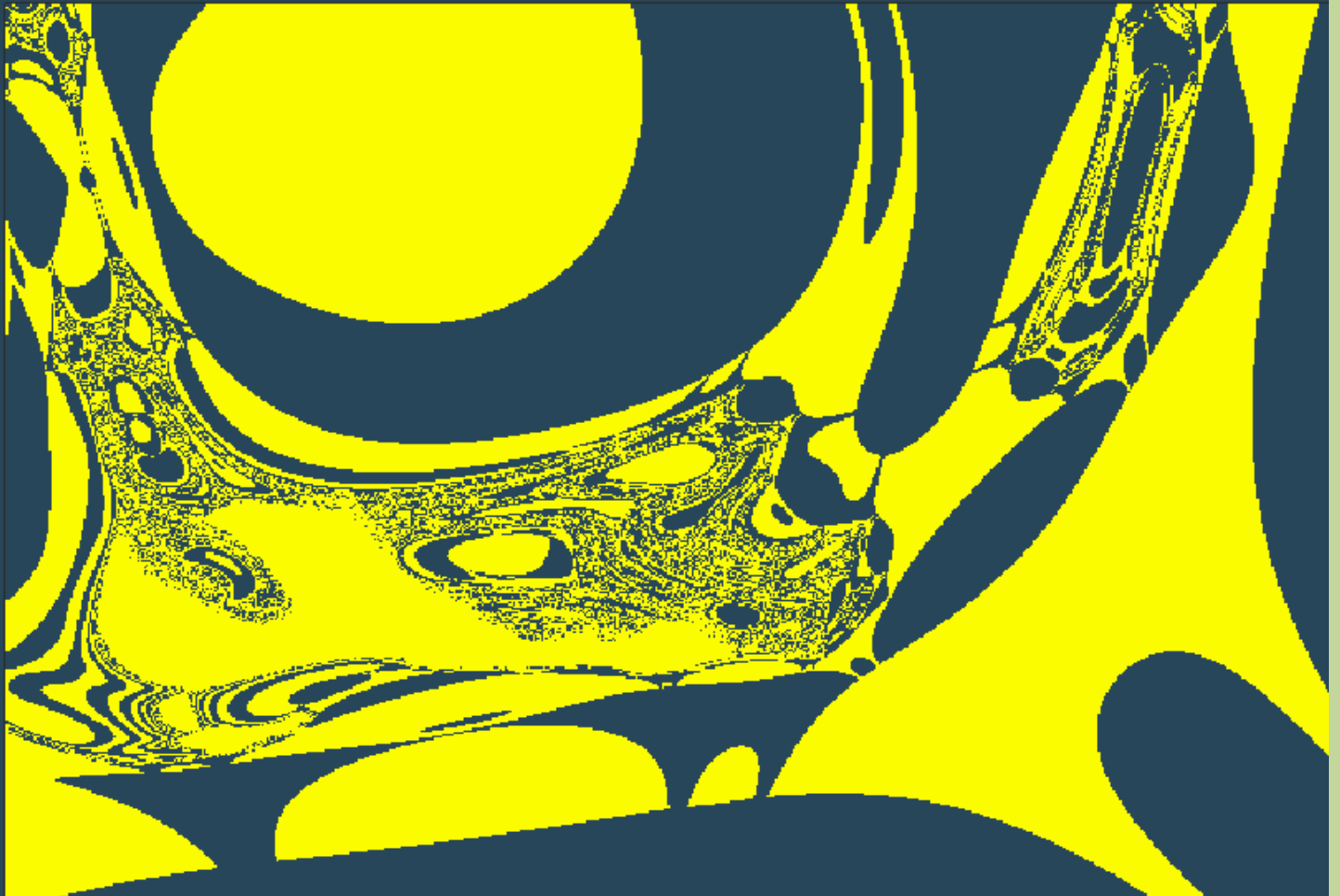
None Clip

Graph

Line

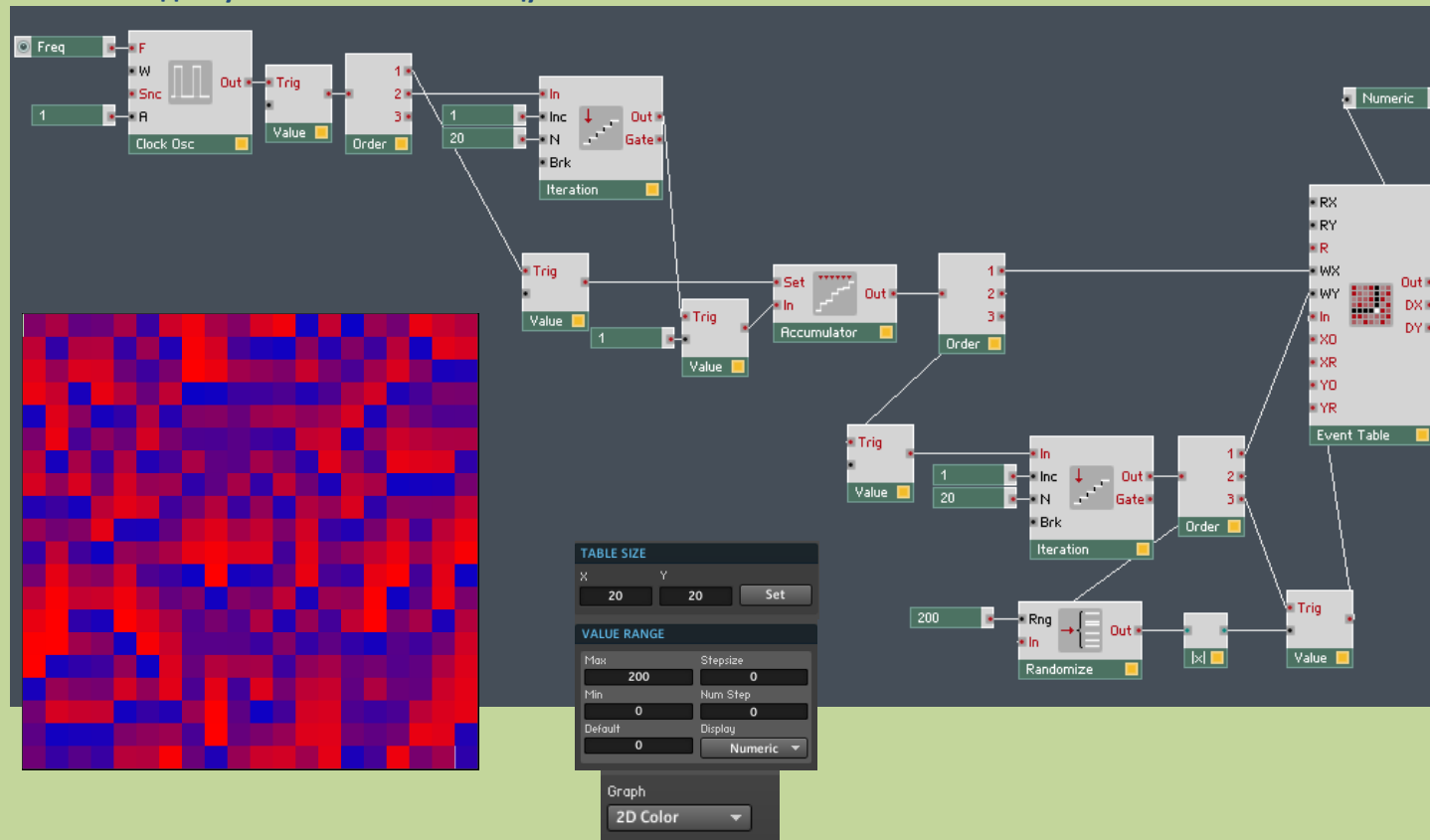
za,zb cache

## Создаём фрактал



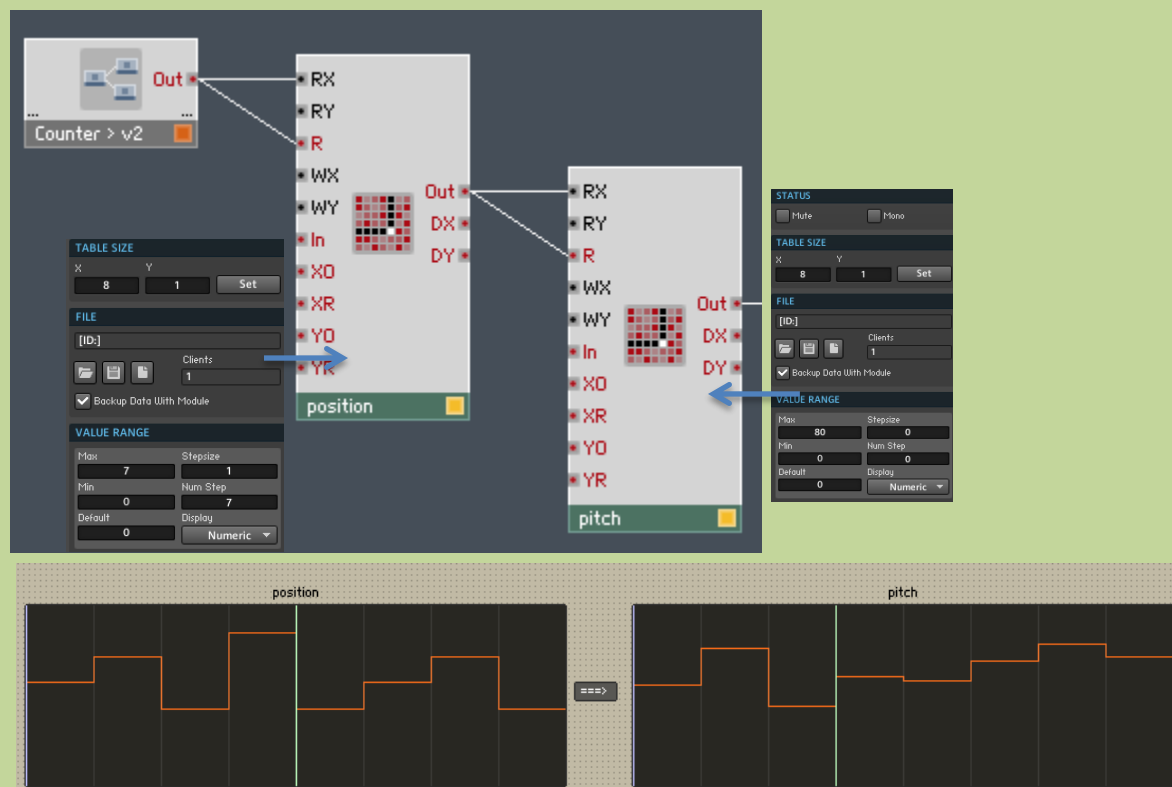


## Запись псевдослучайных чисел в таблицу 20x20.



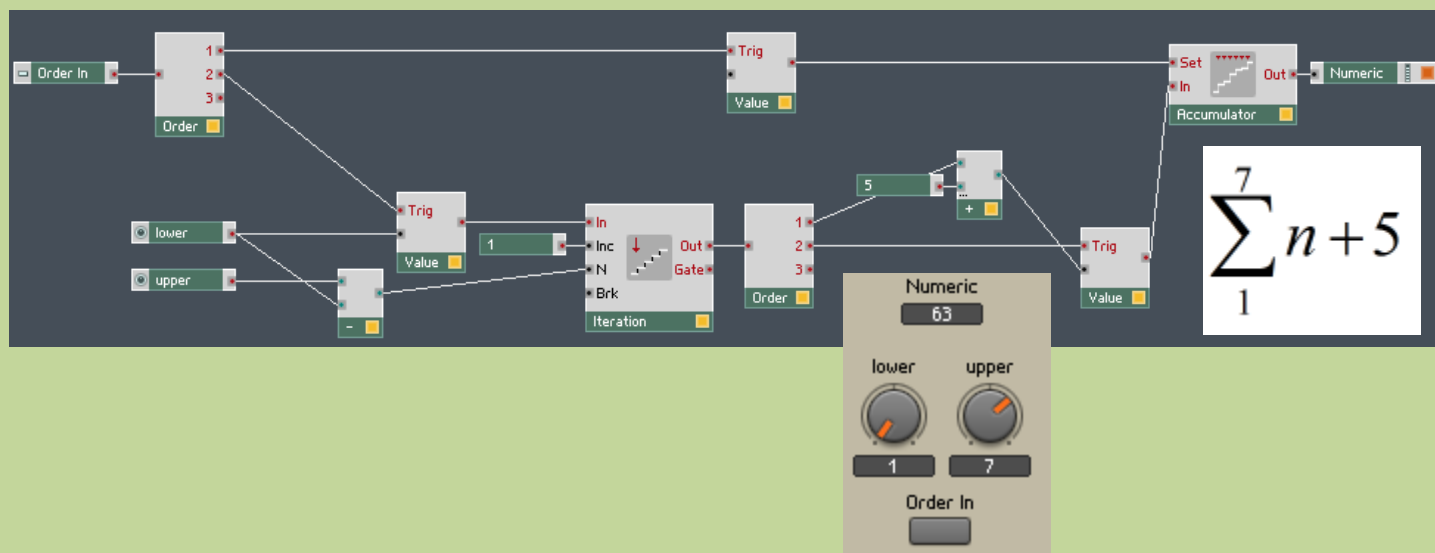
## Как двигаться по таблице Event Table по определённой последовательности.

Допустим мы двигаемся по таблице по  $x=8, y=1$ . Value Range = 80. Такая таблица подходит для высоты звуков. Обычный счётчик считает от 0...7, итого 8. Выберем у таблицы Table Draw Mode и нарисуем ноты. Допустим ноты будут 60,72,65,80 и т.д. Вопрос: как начать двигаться допустим 72,60,80,72 и т.д. Можно конечно перерисовать таблицу, но есть более простой вариант позволяющий двигаться по таблице в любом направлении.

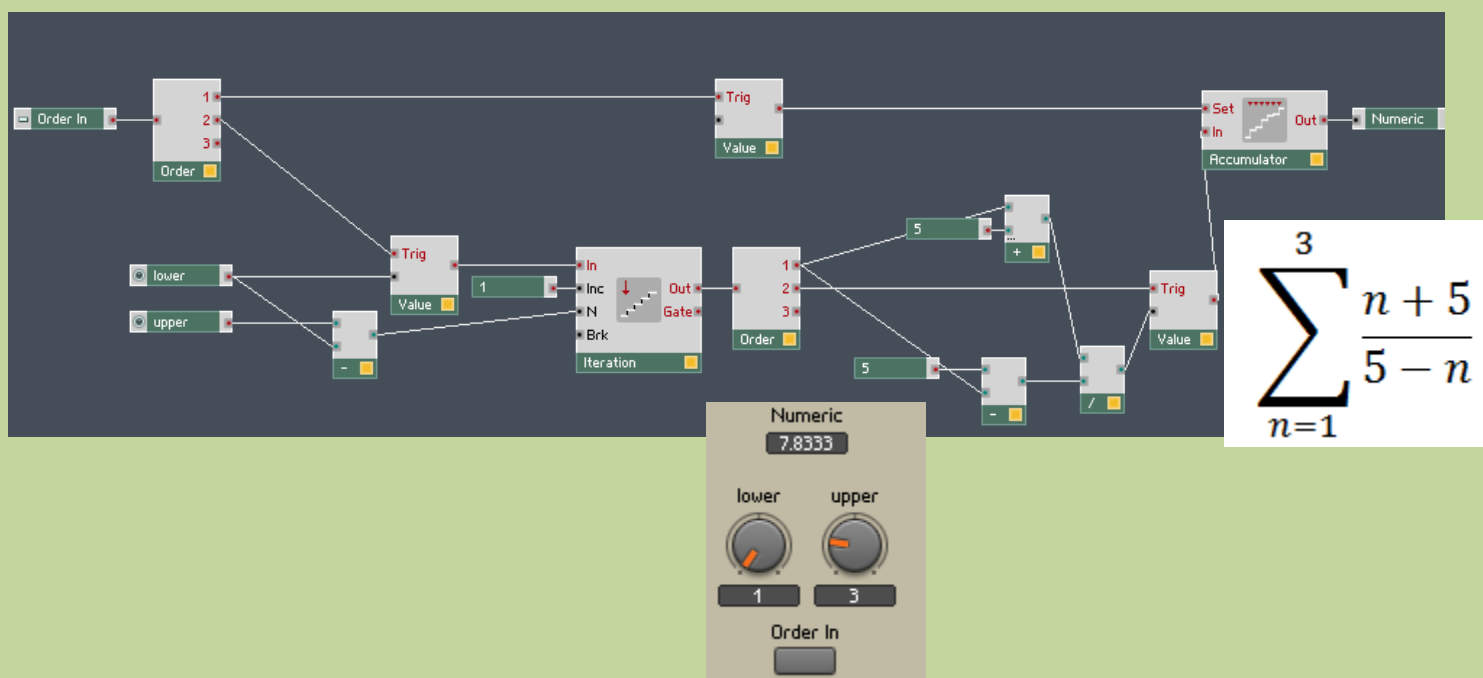


Рисуем в position путь для движения в pitch

## Модуль Итерации и Сигма



Если в качестве n идёт итерация и происходит мат.действия, то n надо использовать у Order – выход 2 для получения правильного ответа.



### Замечание

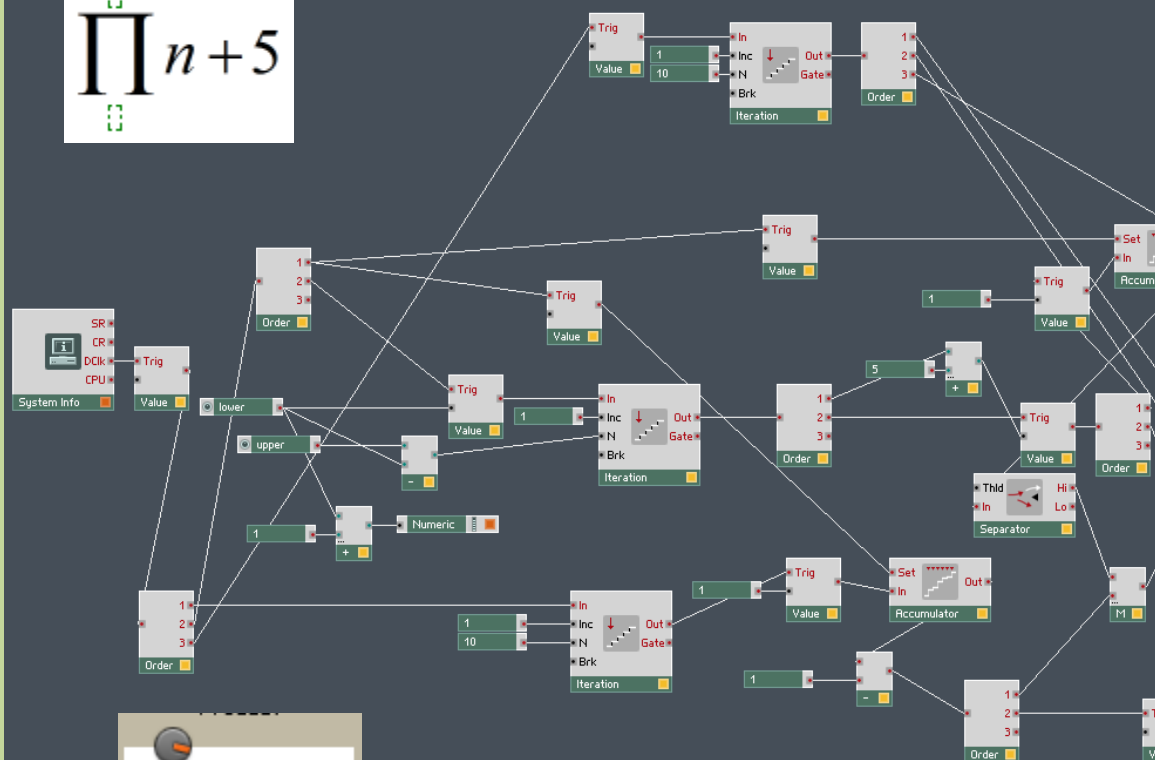
Если использовать нижестоящую формулу, то в реакторе будет ответ 16.833, хотя на самом деле это ошибочное выражение, так как в выражении встречается  $10/0$ , а на ноль делить нельзя. Поэтому в реакторе надо обращать внимание на такие моменты и проверять расчёты в стороннем приложении.

$$\sum_{n=1}^5 \frac{n+5}{5-n}$$

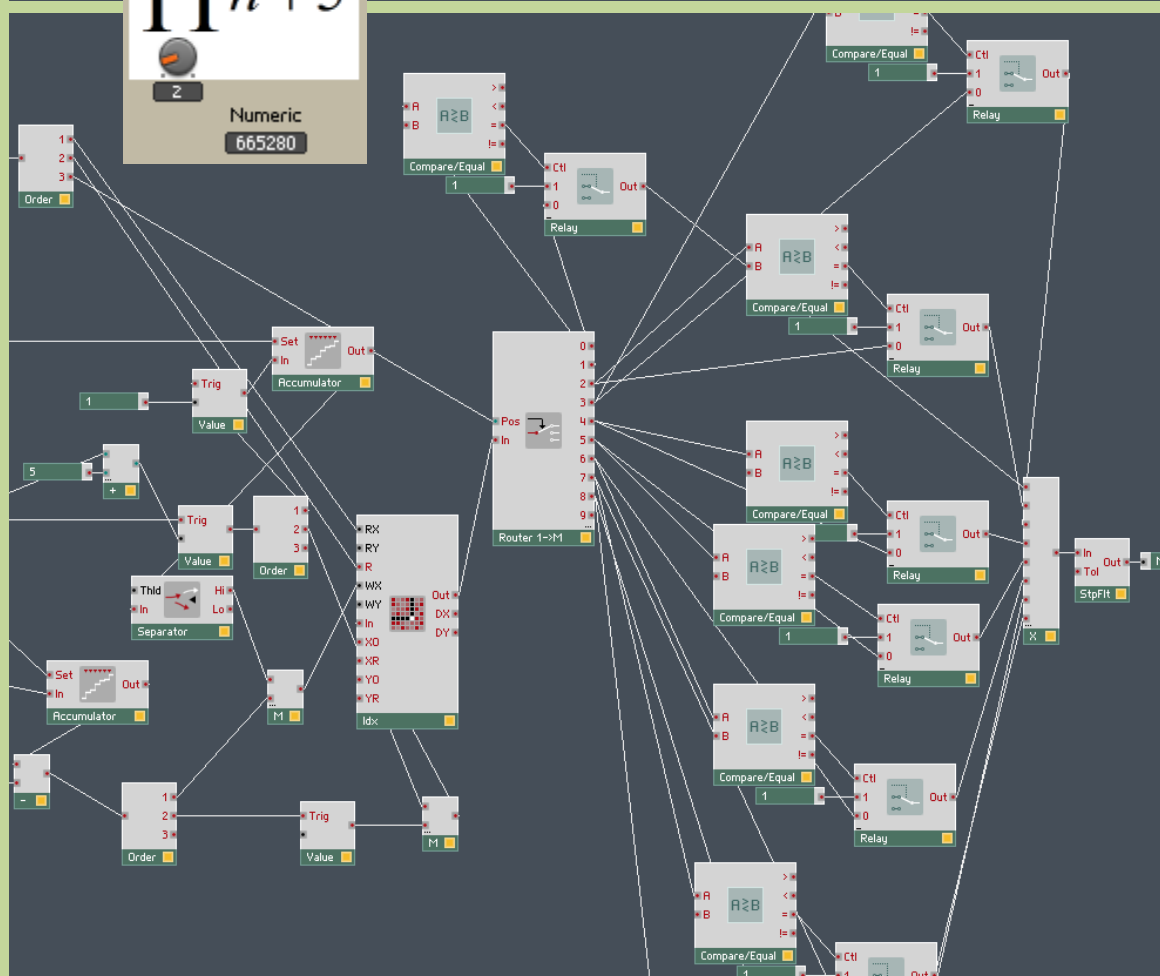
*Indeterminate*

## Product series

$$\prod_{i=1}^n n+5$$



$$\prod_{n=2}^7 n+5$$



Таким образом можно получать мат.выражения

Input

$$\sum_{n=1}^4 n^2 \sqrt{\prod_{n=1}^3 n + 5 - \log_5(n)}$$

Output

$$\sqrt[30]{6(-\log_5 2 + 7)(-\log_5 3 + 8)}$$

Decimal Output

1.2078164608107

Product

3

1

Numeric

288.4325

Sigma

4

1

Numeric

30

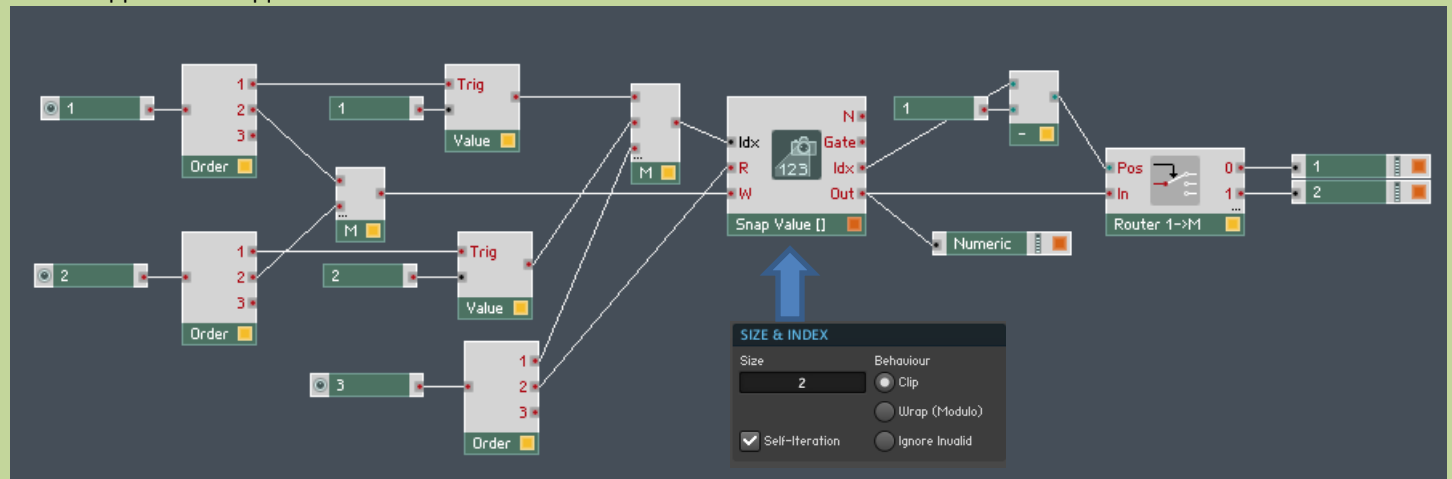
log base

5

1.2078

### Snap Value Array

Массив для записи данных



**RANGE**

Max	Stepsize
10	1
Min	Mouse Resolution
0	127
Default	Fine-tuning Factor
5	10

Knobs 1,2

**RANGE**

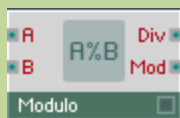
Max	Stepsize
2	1
Min	Mouse Resolution
1	127
Default	Fine-tuning Factor
2	10

Knob 3

Крутя 1 и 2 создаём индексы Idx (Order 1) и одновременно записываем W (Order 2). Крутя 3 выбираем индексы и считываем R.



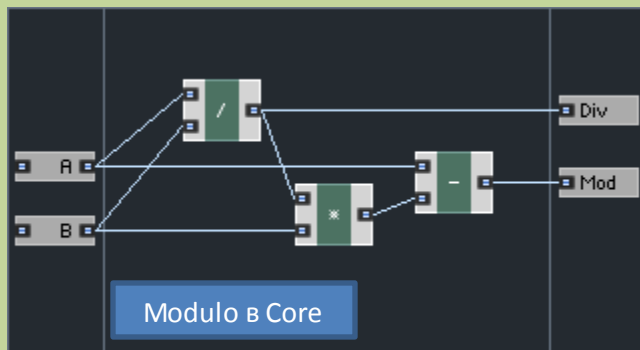
## Modulo



Математический модуль. Два гибридных входа **A** и **B** и два гибридных выхода **Mod** и **Div**. Читается как - A по модулю B. Пишется A mod B. Пример : 6 mod 5.

**Div** : деление A на B без остатка. Пример : 27 div 6 = 4, так как  $27/6=4,5=4$

**Mod** :  $A - B * Div$ . Пример : 27 mod 11 = 5, так как  $Div=27/11=2$ , то  $27-11*2=5$



### Формула Modulo

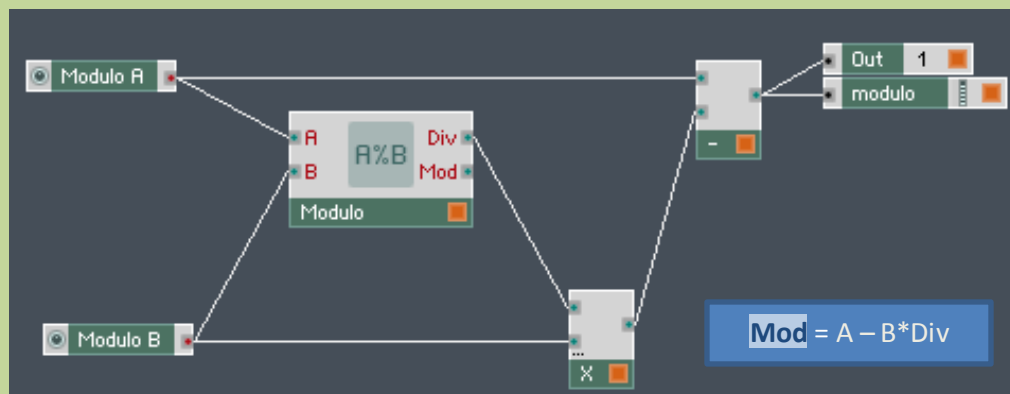
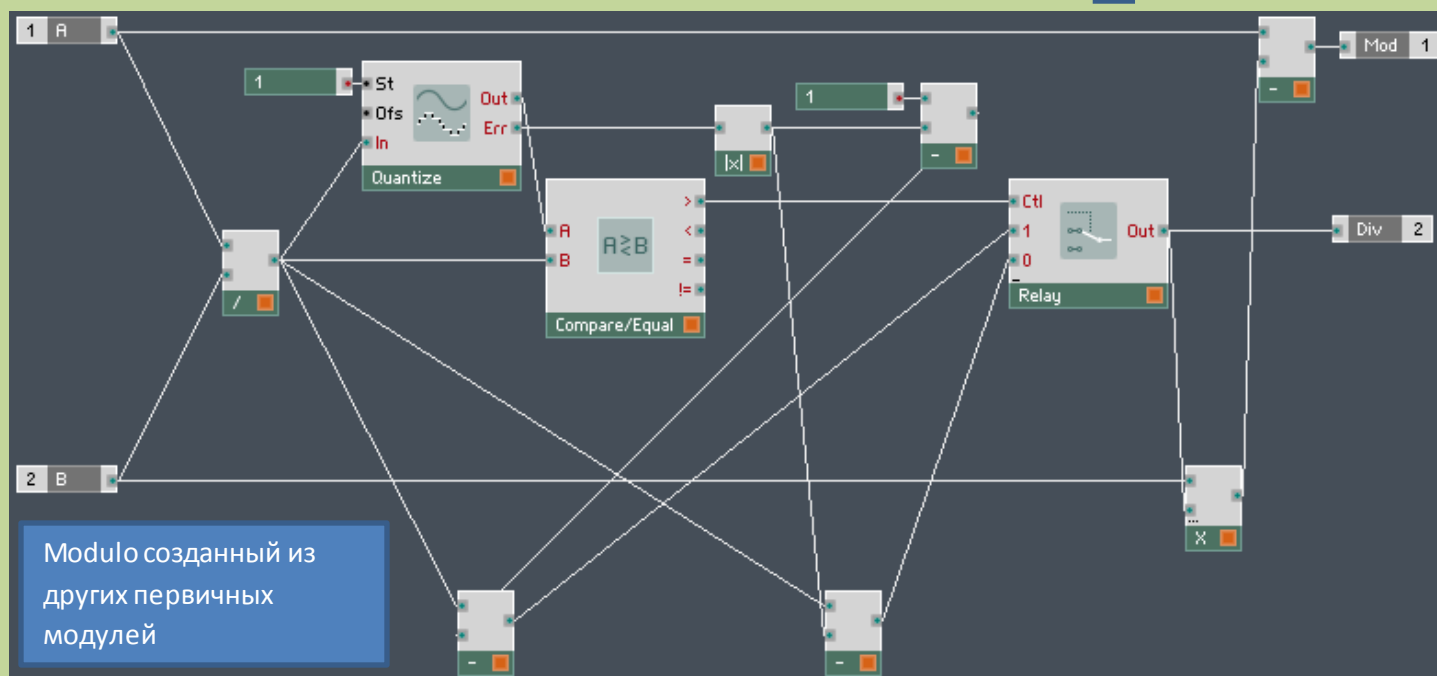
If, Quantize  $A/B \leq A/B$ , Then Mod=

$$A - B * (A/B - |Err|)$$

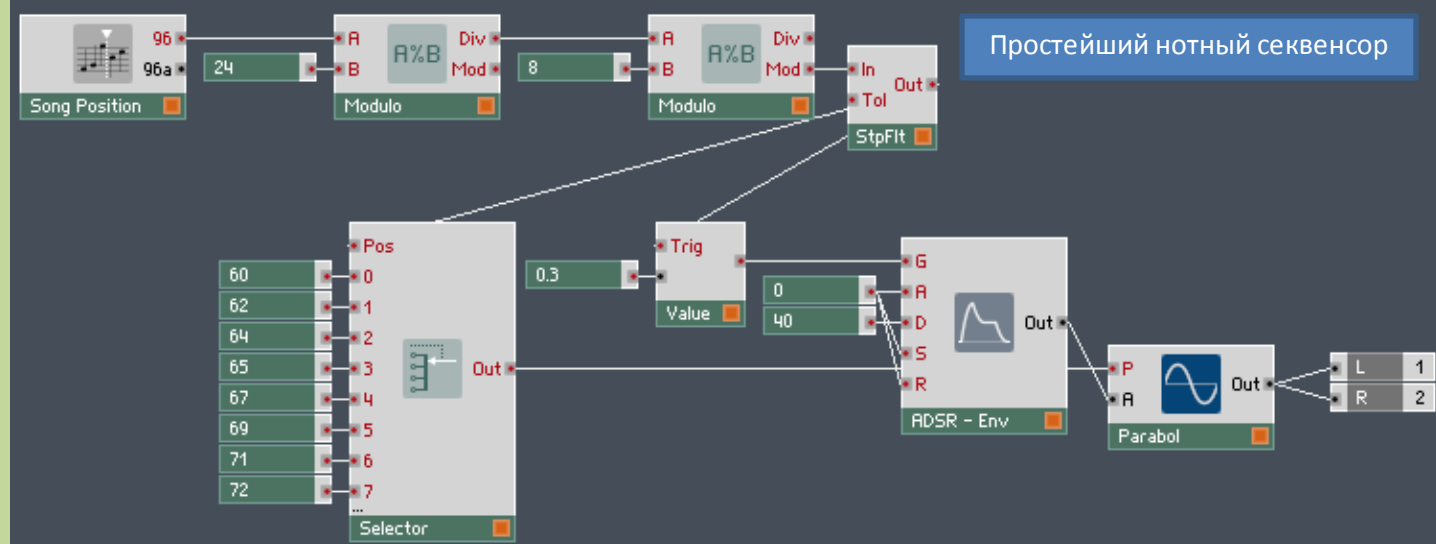
If, Quantize  $A/B > A/B$ , Then Mod=



$$A - B * (A/B - (1 - |Err|))$$

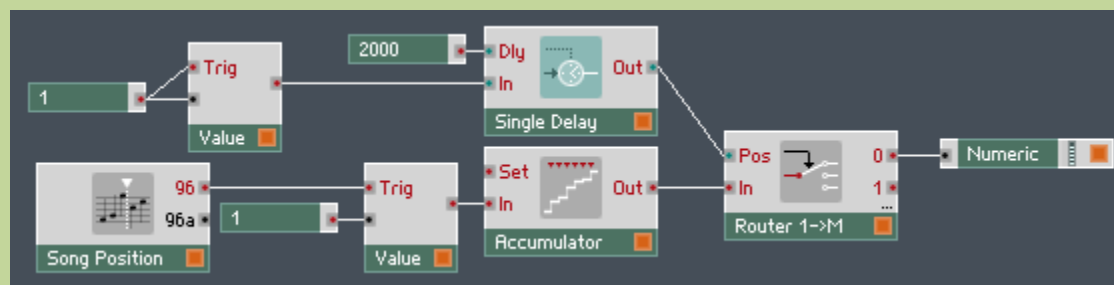
Where, Err=Quantization Error Signal A/B



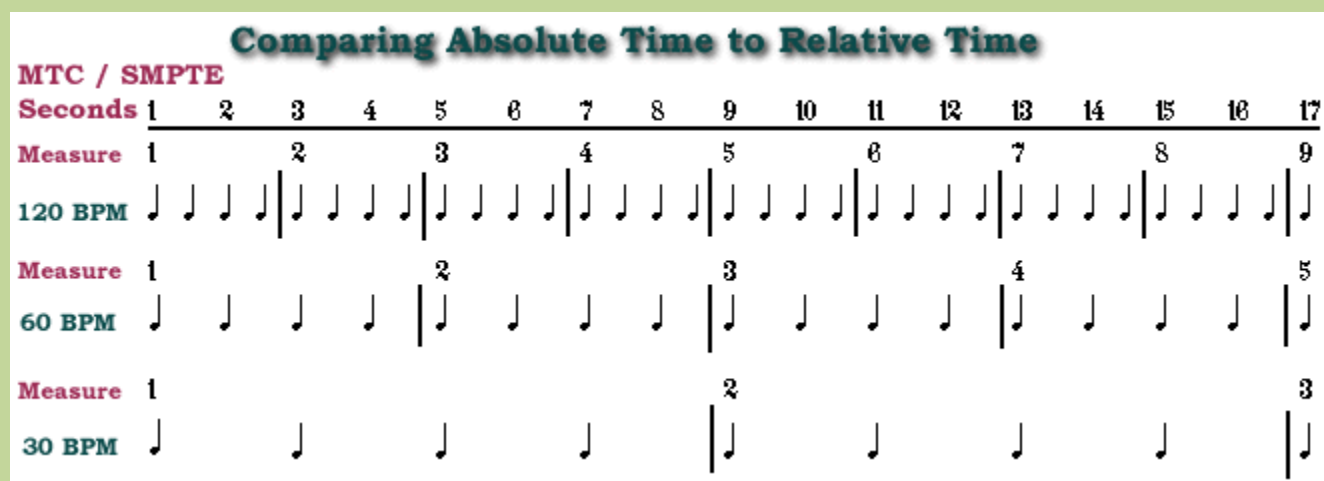
Применение Modulo в секвенсорах.



**Song Position** является тактовым генератором **Event** значений. При нажатии  и значении **120.0 BPM**, **Song Position** генерирует 96 событий каждые 2 секунды. Это можно проверить такой схемой, нажав два раза .




96 значений за 2 секунды нужны для того, чтобы получать длительности нот (целые, половинные, четвертные и т.д.). Это соответствует стандарту MIDI и выражено в следующей таблице :



Чтобы получить эти длительности и применяется модуль Modulo с выходом Div. Четвертные ноты : после модуля Song Position ставится модуль Modulo ( Вход A подключается к Song Position, а у входа B ставится константа 24) и сигнал берётся с выхода Div. Как вы помните Div это деление A на B без остатка, так как на вход A поступает 96 значений в порядке возрастания в течении 2 секунд, то выход Div будет иметь следующую таблицу :

96 events по возрастанию и по div 24	Значение Div
№ 1-24 , value 0-23 , /24	0 → 24 раза в течении 500 миллисекунд
№ 25-48 , value 24-47 , /24	1 → 24 раза в течении 500 миллисекунд
№ 49-72 , value 48-71 , /24	2 → 24 раза в течении 500 миллисекунд
№ 73-96 , value 72-95 , /24	3 → 24 раза в течении 500 миллисекунд

Как мы видим, у нас есть 4 значения : 0,1,2,3 каждый из них появляется через 500 миллисекунд, но в течении этих 500 миллисекунд каждый повторяется 24 раза. Чтобы этого избежать , после выхода Div ставят модуль Step Filter, который не пропускает повторяющиеся значения. Так получается длительность четвертных нот. 0, через 500мс 1, через 500мс 2, и т.д . Все эти четвертные events подаются на триггер модуля Value, а потом на Gate. Song Position

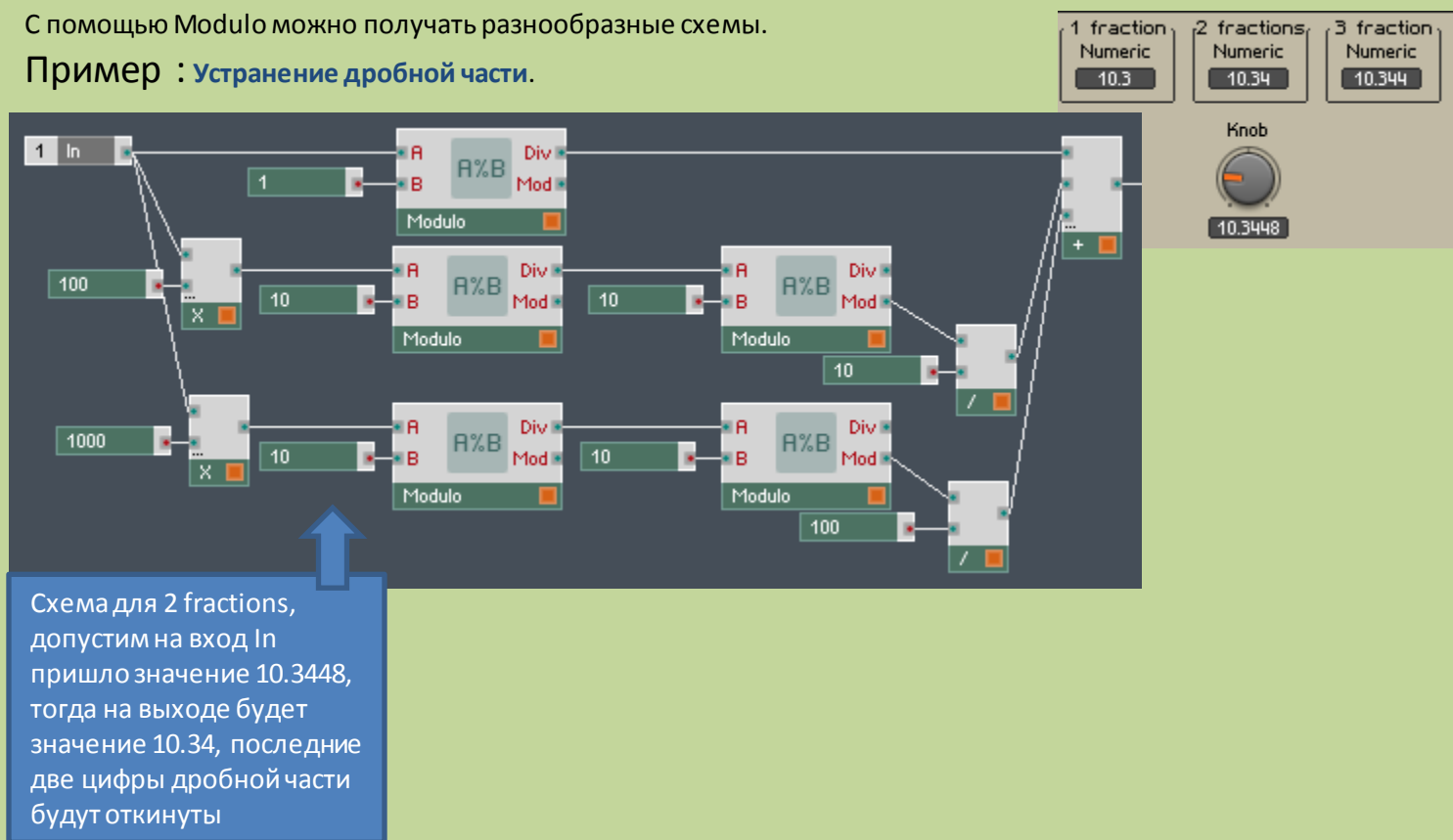
продолжает бесконечно генерировать числа, но всегда по 96 за 2 секунды при BMP=120. Если вы нажмёте  то произойдёт остановка, если ещё раз нажать, то продолжится с того же самого места, так как Song Position сохраняет текущее значение генерируемых чисел при остановке.

#	Label	Value
1	1/4	24
2	1/6	16
3	1/8	12
4	1/12	8
5	1/16	6
6	1/24	4
7	1/32	3

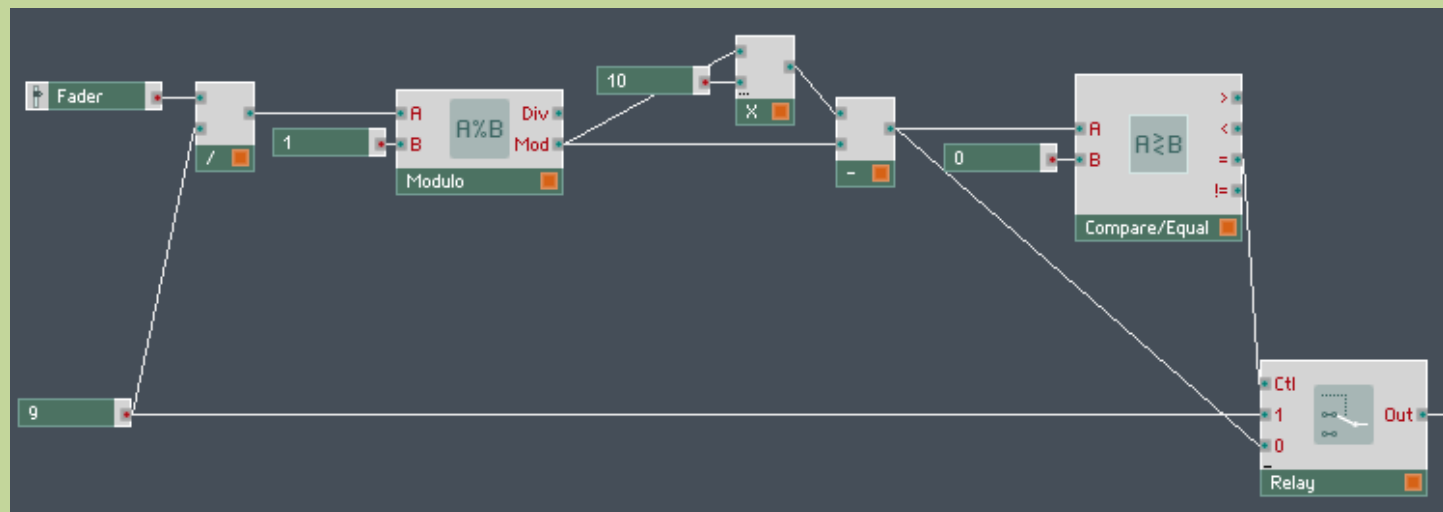
Несколько длительностей и их константы для входа B у Modulo

С помощью Modulo можно получать разнообразные схемы.

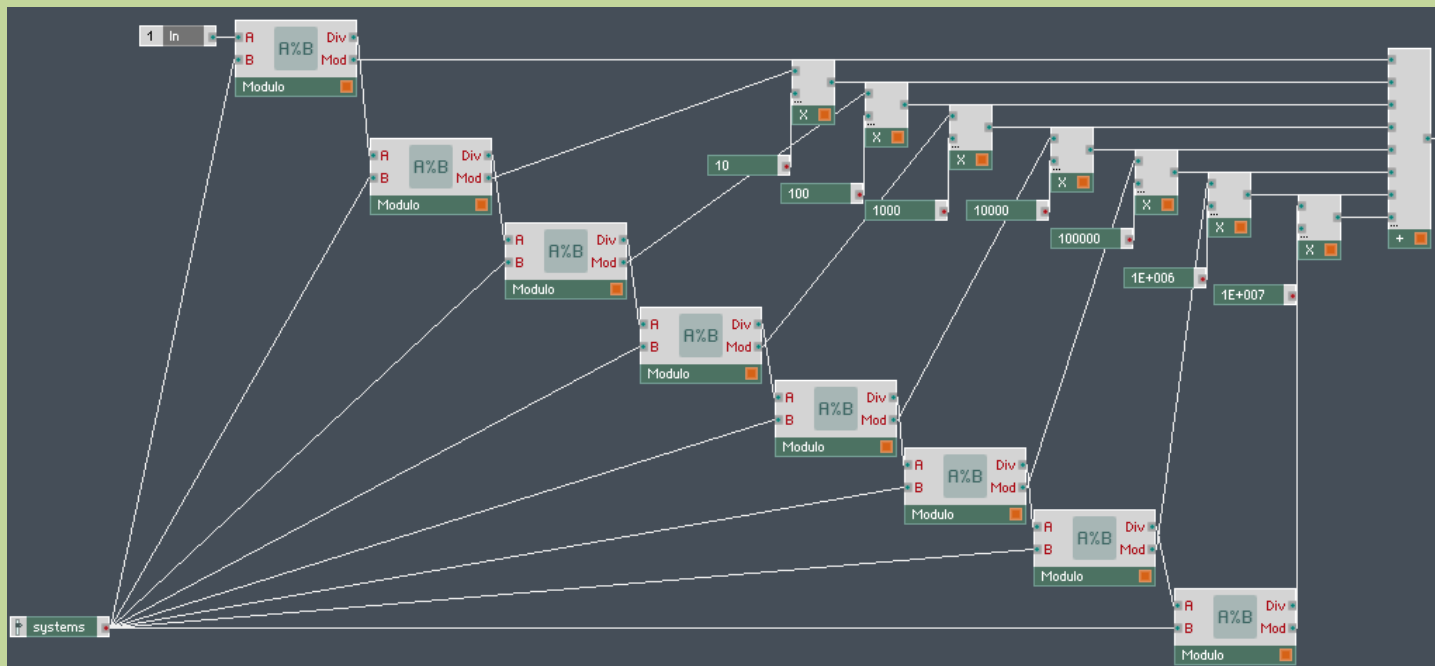
Пример : Устранение дробной части.



Пример : Цифровой корень. Цифровой корень это когда все цифры данного числа складываются, пока не останется одна цифра. Пример : 148=1+4+8=13, 1+3=4. Fader stepsize=1.

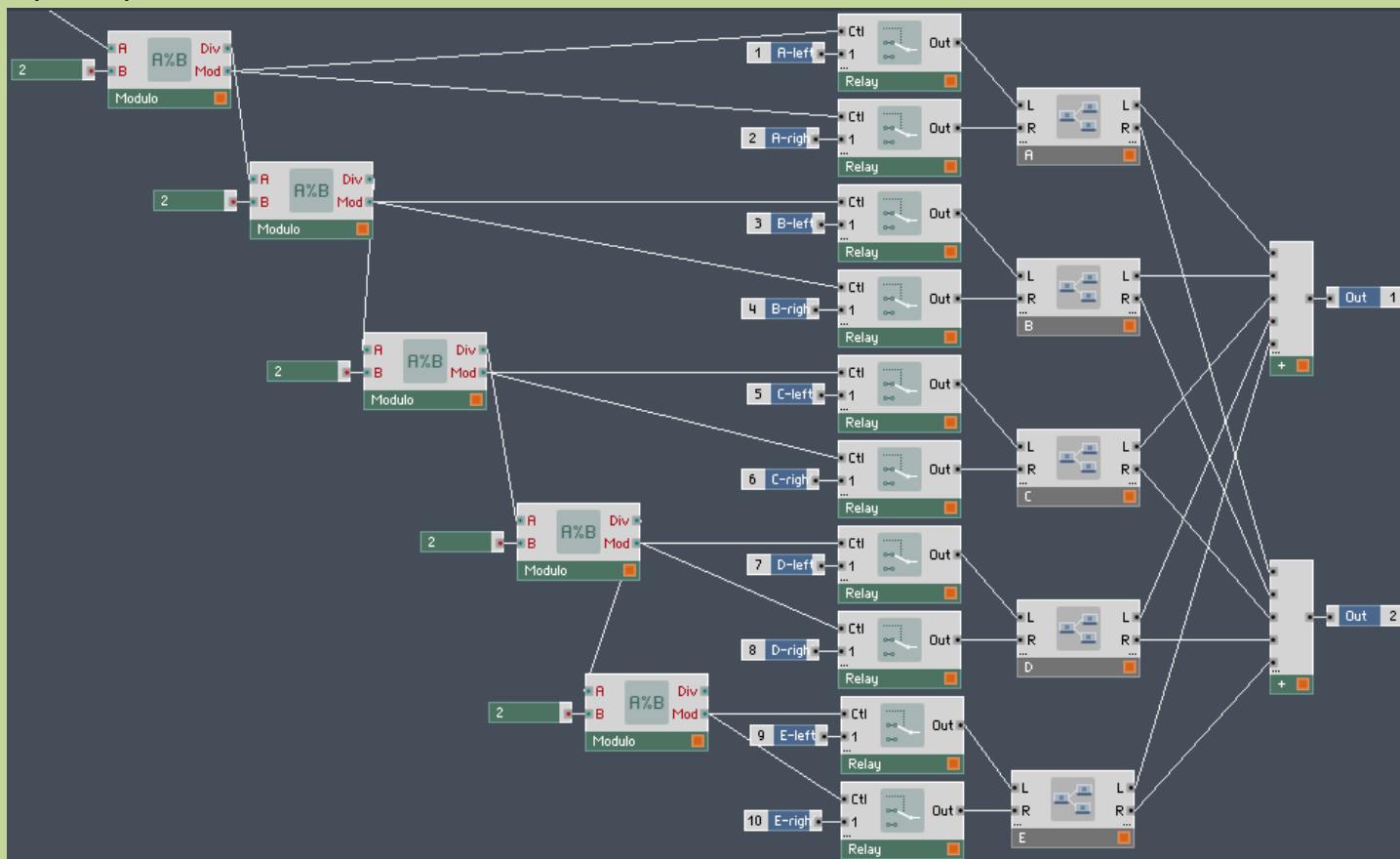


## Пример : Системы счисления.

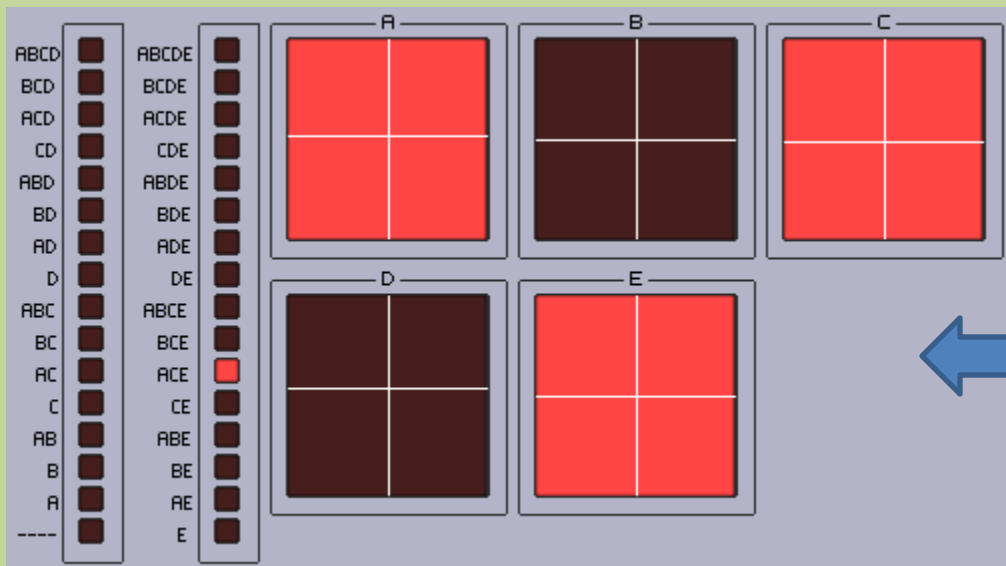


Если на вход In подать цифру 5, а у Knob-Systems выбрать 2, то на выходе будет 101 – число 5 в двоичной системе счисления это 101. Меняя положения Knob-Systems (от 2 до 10) мы выбираем системы счисления – двоичная, троичная и т.д вплоть до десятичной. На In подадим число 32, а System выберем 7, выход будет 44, так как в семеричной системе счисления 32 это 44.

Пример : аудио-миксер с 5 стерео входами и 32 пермутации каналов.



Так как с помощью Modulo можно число из десятичной системы перевести в двоичную, то можно это использовать в комбинациях Relay –реле, так как двоичная система и сигналы реле базируются на 0 и 1. У нас есть 5 каналов A,B,C,D,E. Если мы переберём их варианты перестановки, то получим 32 варианта и следующую схему:



Так как управление-Ctl реле работает на 0 и 1, то можно с помощью этого включить (1) и отключить (0) каналы следующим образом. Так как у нас есть 32 варианта перестановки, то подадим для примера 15 на верхний модуль, он выдаст сигнал на остальные модули пока не получим на всех модулях – 01111 – это 15 в бинарной форме. Таким образом можно все комбинации от 0-31 итого 32, преобразовывать в 0 и 1 и переключать каналы 32 различными способами.

Проверка формулы

Дано:  $17 \bmod 2$

Quantize  $17/2=9 > 17/2=8.5$

$17-2*(17/2-(1-|0.5|))=1$

$17 \bmod 2=1$

Формула Modulo

If, Quantize  $A/B \leq A/B$ , Then Mod=

$A-B*(A/B-|Err|)$

If, Quantize  $A/B > A/B$ , Then Mod=

$A-B*(A/B-(1-|Err|))$

Where, Err=Quantization Error Signal A/B

Дано:  $23 \bmod 3$

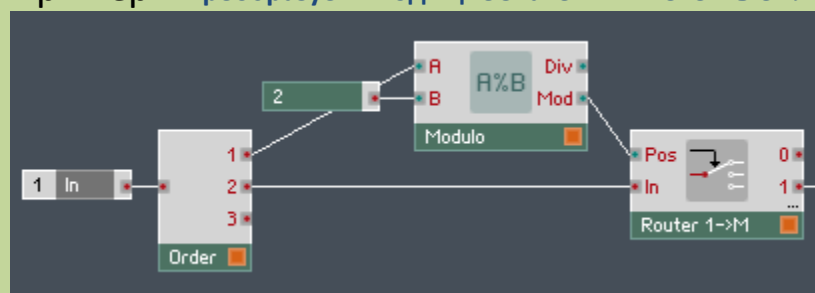
Quantize  $23/3=8 > 23/3=7.66$

$23-3*(23/3-(1-|0.34|))=2$

$23 \bmod 3=2$

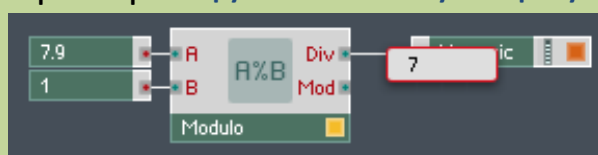
Хотя конечно для нахождения mod легче использовать  $A - B * \text{Div}$ , но с помощью такой формулы можно создать Modulo из других модулей.

**Пример : преобразуем входящие значения в нечётные или чётные.**



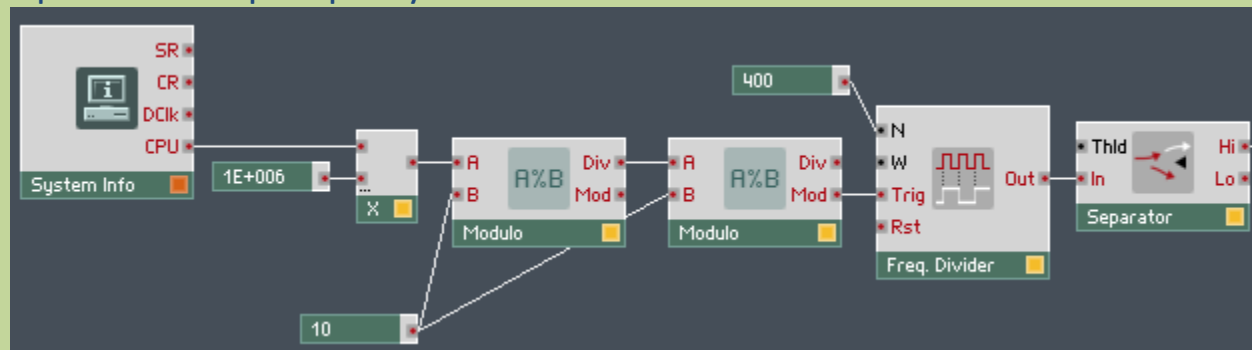
Выход 1 с Router пропускает нечётные, а выход 0 чётные значения.

**Пример : округляем в меньшую сторону**



$A \text{ div } B, (B=1) < A$

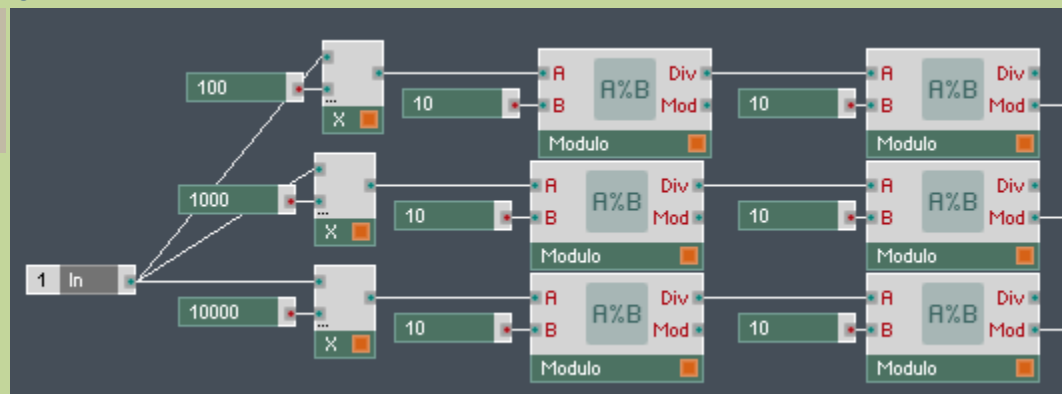
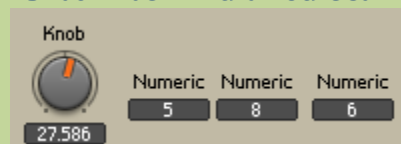
## Простой генератор случайных чисел.



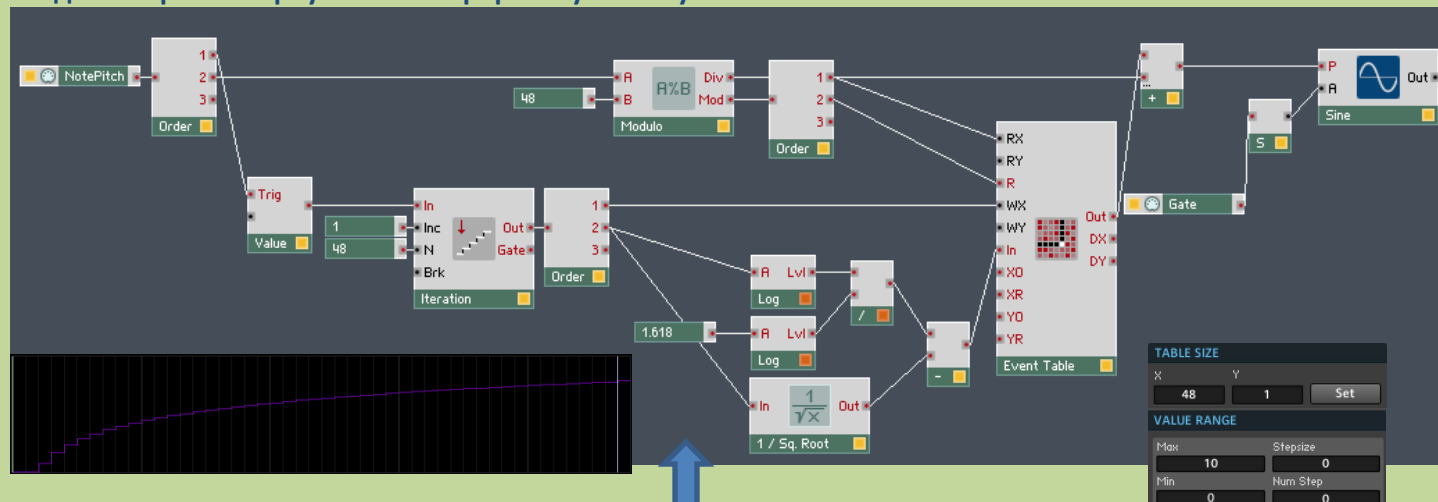
Хотя CPU и показывает нагрузку на процессоре в 0.3 % , но на самом деле за 1 секунду сигнал на

CPU меняется 400 раз и представляет собой не 0.3 %, а допустим 0.351574. Эта схема откидывает все цифры кроме последней. Если сохранить и открыть то вы увидите примерно такую последовательность 1,4,8 т.д, если снова открыть, то последовательность будет другой.

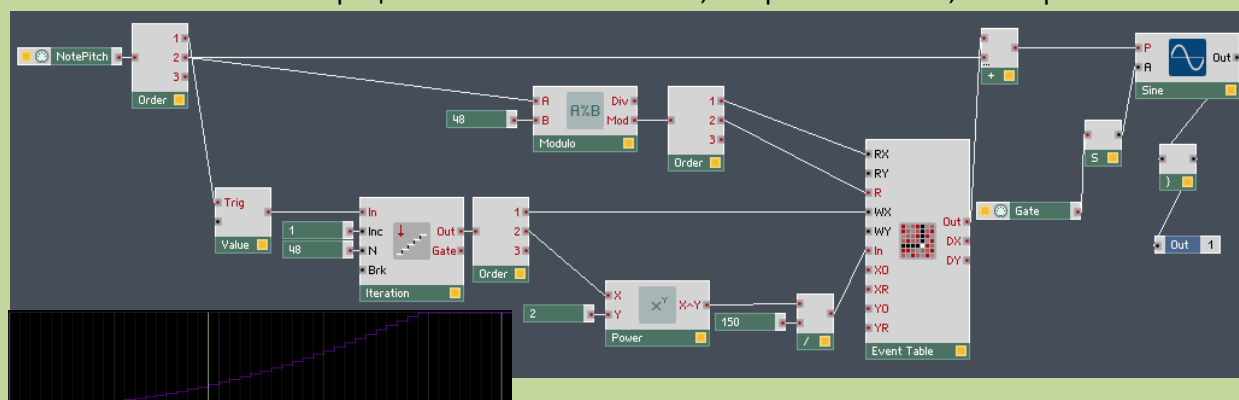
## Вытаскиваем числа после запятой

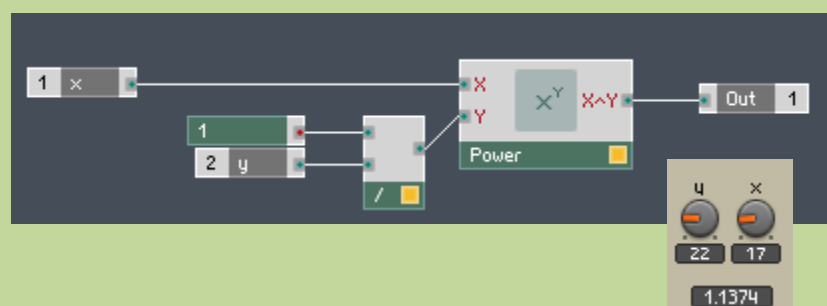
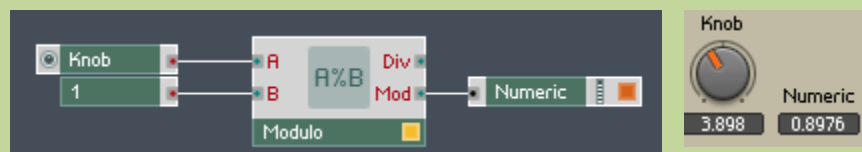
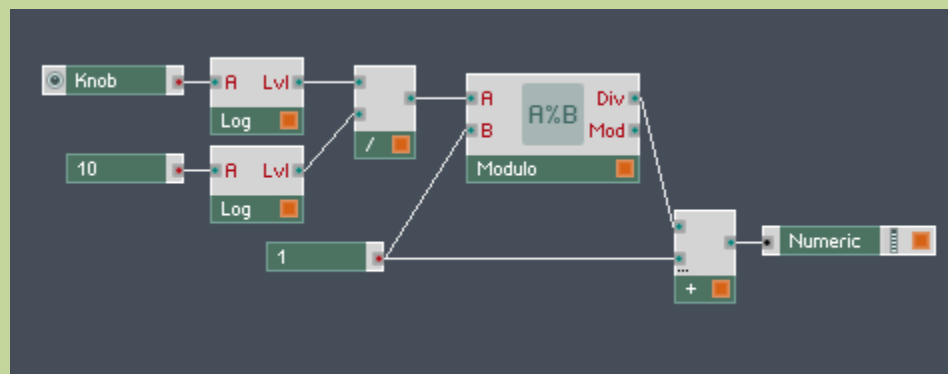
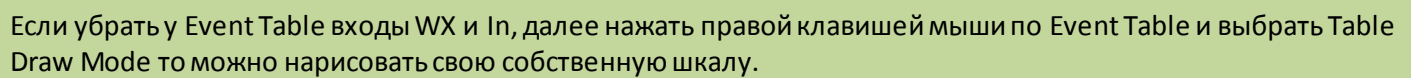


## Создаём неравномерную-нетемперированную шкалу

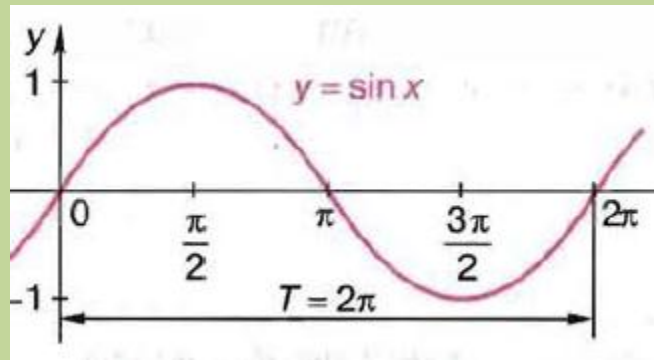
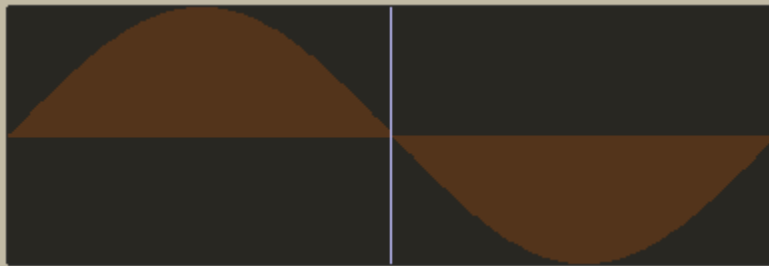
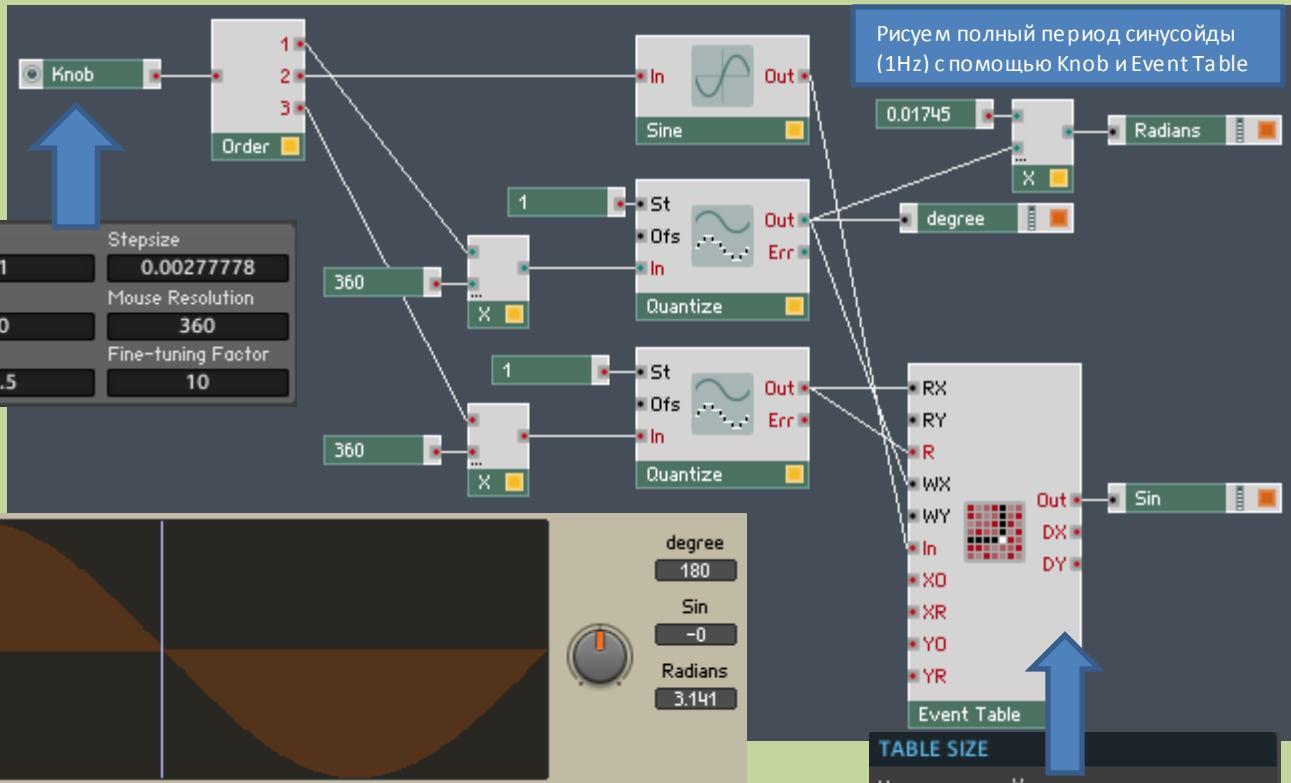


Особенность такой темперации – в малой октаве 8 нот, в первой октаве 10, во второй октаве 11 нот.





## Sine



**MODE**  
 Interpolation: None  
 Clip / Wrap XY: Clip

**VALUE RANGE**  
 Max: 1    Stepsize: 0  
 Min: -1    Num Step: 0  
 Default: 0    Display: Numeric

Аргумент Функция	α	π/6	π/4	π/3	π/2	2π/3	3π/4	5π/6	π
sin α	0	1/2	√2/2	√3/2	1	√3/2	√2/2	1/2	0
cos α	1	√3/2	√2/2	1/2	0	-1/2	-√2/2	-√3/2	-1

Аргумент Функция	α	7π/6	5π/4	4π/3	3π/2	5π/3	7π/4	11π/6	2π
sin α	0	-1/2	-√2/2	-√3/2	-1	-√3/2	-√2/2	-1/2	0
cos α	-1	-√3/2	-√2/2	-1/2	0	1/2	√2/2	√3/2	1

Углы в градусах	Углы в радианах	Углы в градусах	Углы в радианах
0°	0	180°	π
30°	π/6	210°	7π/6
45°	π/4	225°	5π/4
60°	π/3	240°	4π/3
90°	π/2	270°	3π/2
120°	2π/3	300°	5π/3
135°	3π/4	315°	7π/4
150°	5π/6	330°	11π/6
		360°	2π

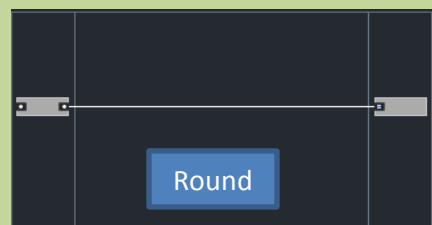
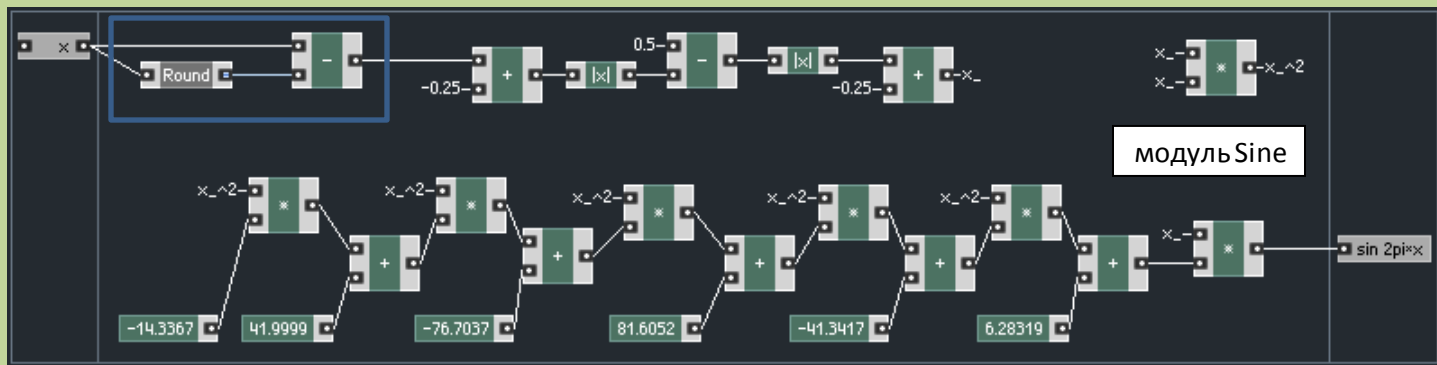
$\alpha^\circ$  – градусная мера,  
 $\alpha$  – радианная мера  
 $\alpha^\circ: \alpha = 180^\circ: \pi$

$$\alpha^\circ = \frac{180^\circ \times \alpha}{\pi}$$

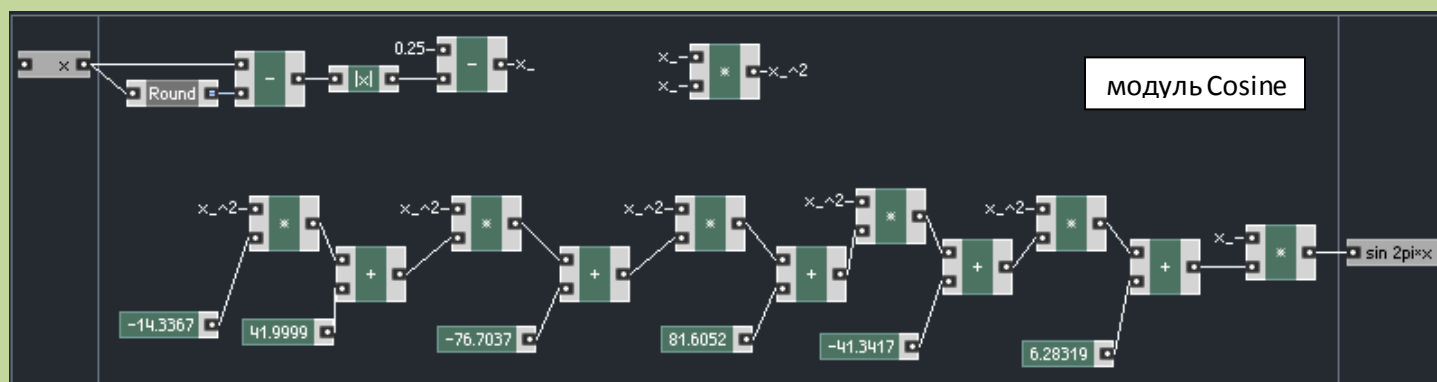
$$\alpha = \frac{\pi \alpha^\circ}{180^\circ}$$

Так как полный период равен  $2\pi$ , а в градусной мере равен 360 градусам, то создадим Knob (чтобы получить Stepsize нужно  $1/360 = 0,002777$ , тогда получим 360 шагов). Event Table – 1. сначала происходит выбор ячейки – куда будет происходить запись - WX (write to X – запись в ячейку по X), 2. затем происходит запись значения в эту ячейку, 3. затем происходит считывание с ячейки - RX (read to X – прочесть ячейку по X), а R является триггером. Degree (Градусы) и Radians (Радиианы) – это Numeric Readout. Sin – Numeric Readout –  $\sin \alpha$ .  
 На модуль Sine подаётся значения от 0 до 1, он преобразует эти значения в значения функции  $y = \sin \alpha$ . Если подавать значения выше 1, то ничего не изменится – так как модуль Sine обрабатывает входящие значения по принципу Wrap:

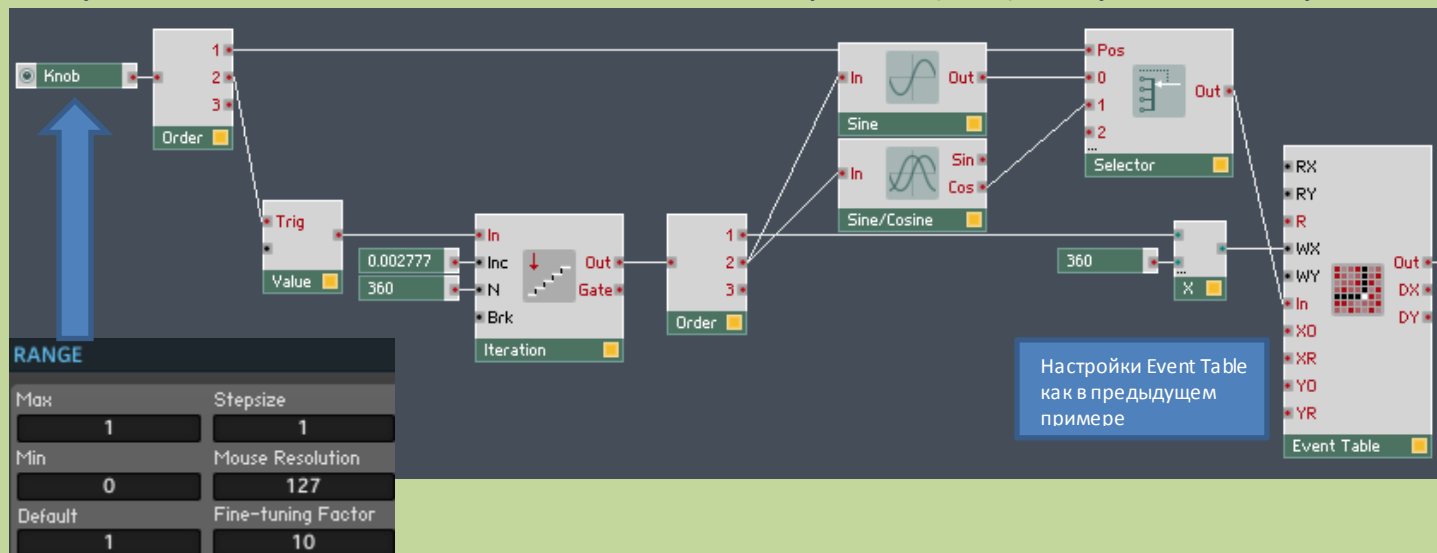




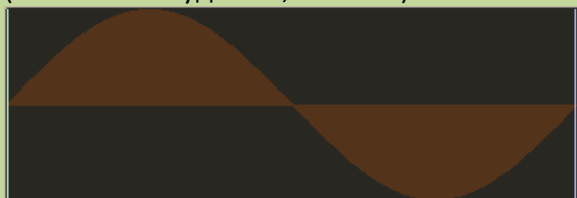
Синим выделен Wrap – он преобразует входящие значения в значения от -0.5 до 0.5. Поэтому важно помнить – если подавать значения на вход с шагом  $\text{Stepsize}=1$ , то вы будете с каждым новым значением получать один и тот же результат. Пример:  $0.4=0.5877$ ,  $1.4=0.5877$ ,  $2.4=0.5877$ . Поэтому подавайте для модуля Sine/Cosine дробные значения с шагом 0.1 например.



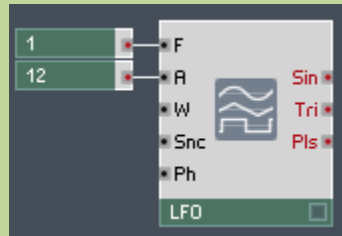
## Получение мгновенного снимка полного периода (1Hz) синуса и косинуса



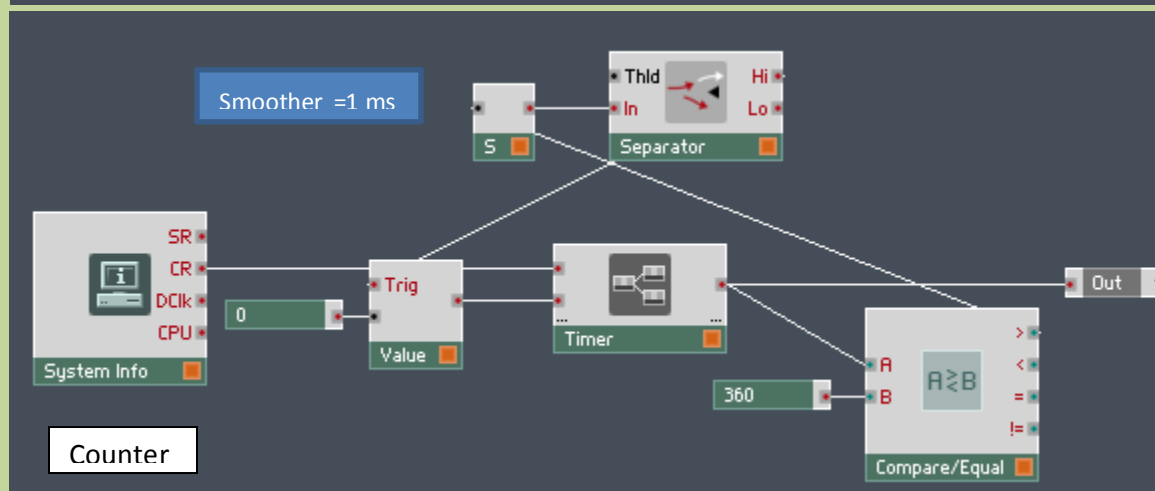
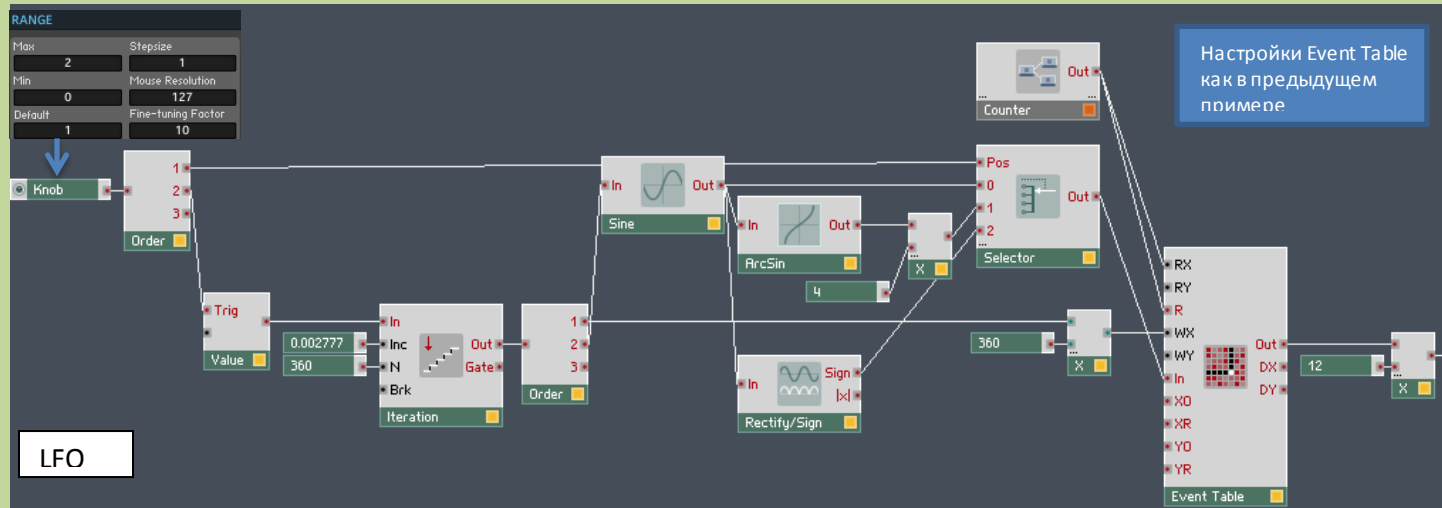
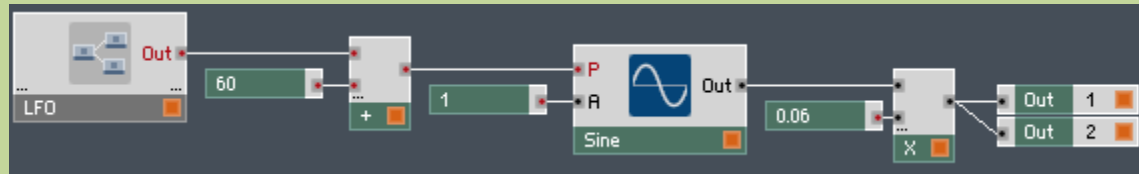
Меняя значения Knob с единицы на ноль и наоборот, мы сперва согласно модулю Order переключаем вход модуля Selector, дальше с выхода №2 модуля Order идёт на Value с нулём для того чтобы дальнейшая итерация начиналась с нуля. Дальше идёт итерация из 360 шагов от нуля до 360 с приращением 0.002777 к каждому шагу ( $1/360$ ). Дальше итерация идёт через Order для того чтобы на WX у Event Table пришли значения раньше чем на In (Система – 1. Куда? WX, 2. Что? In). Меняя Knob получаем моментальные снимки:



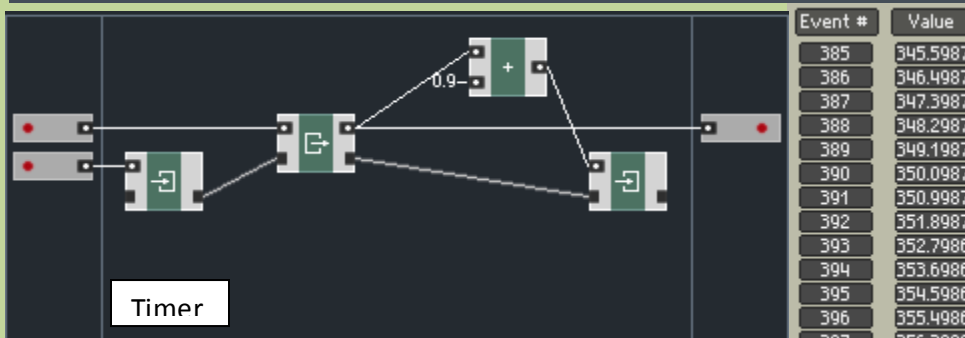
## Создаём LFO



Создаём аналог модуля LFO с частотой 1 Герц и амплитудой 12



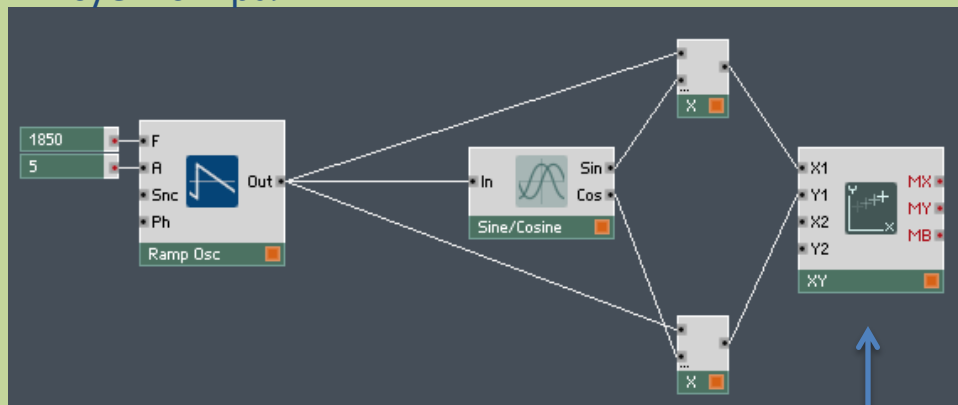
Меняя положение Кноб мы сперва переключаем вход селектора (3 вида – синусоида-Sine, треугольная форма-Sine to ArcSin\*4, пульс-Sine to Sign). Далее идёт итерация с записью в таблицу. Считывание проводит Counter-Счётчик и подаёт считанные значения на выход Out



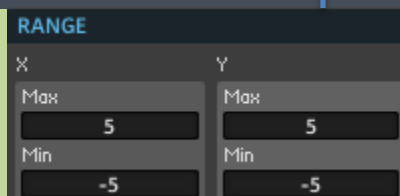
Здесь показано как за 1 секунду Counter считает до 359

Чтобы получить частоту 2 Гц, нужно в Timer вместо 0.9 поставить 1.8. При значении 1.8 мы пройдем дважды полный период, что и есть 2 Гц.

## Рисуем спирали

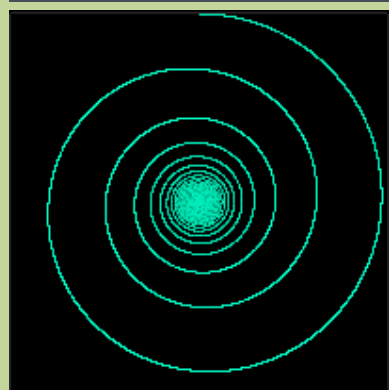
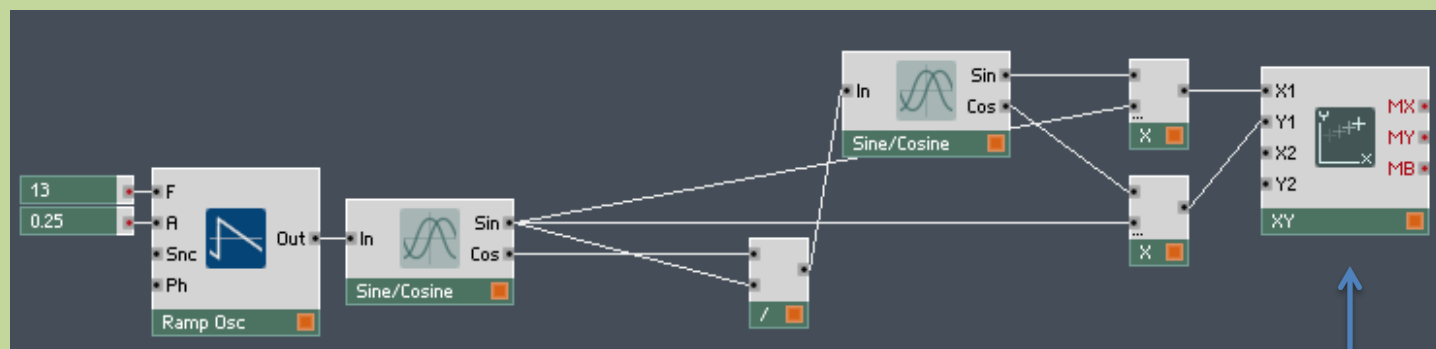


XY модуль в режиме Scope

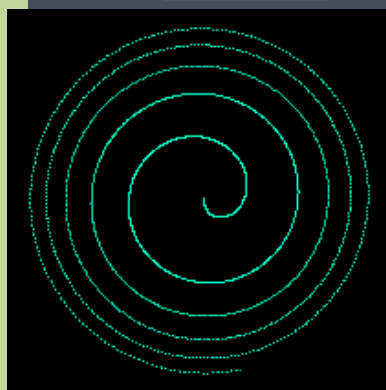
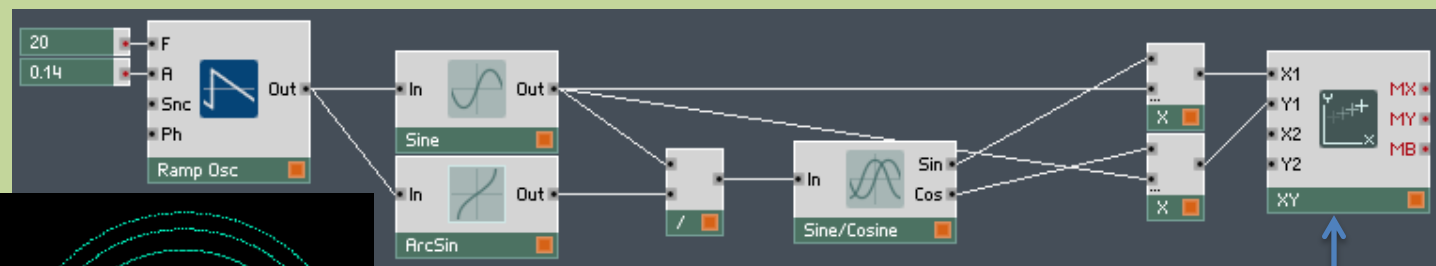
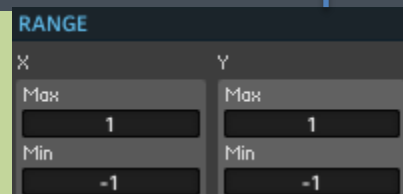


Архимедова спираль

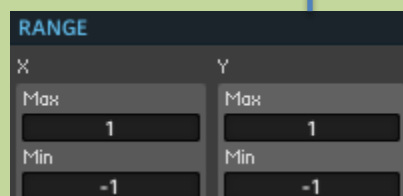
Так как Ramp выдаёт 400 значений в порядке возрастания от 0 до 1 за секунду, то он идеально подходит для подачи на тригонометрические модули.

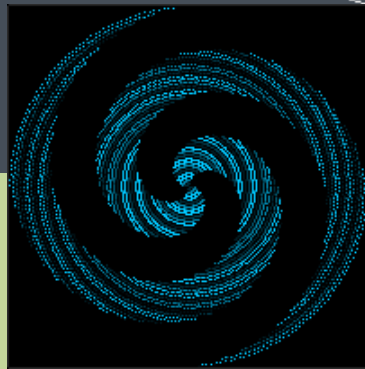
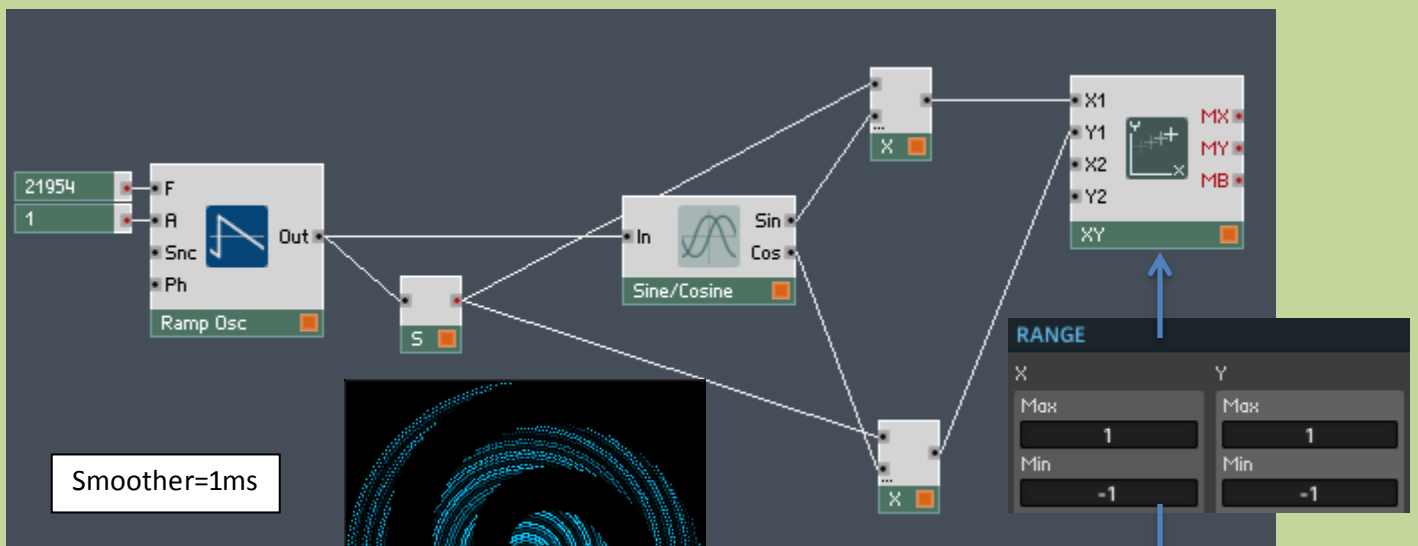


Логарифмическая спираль

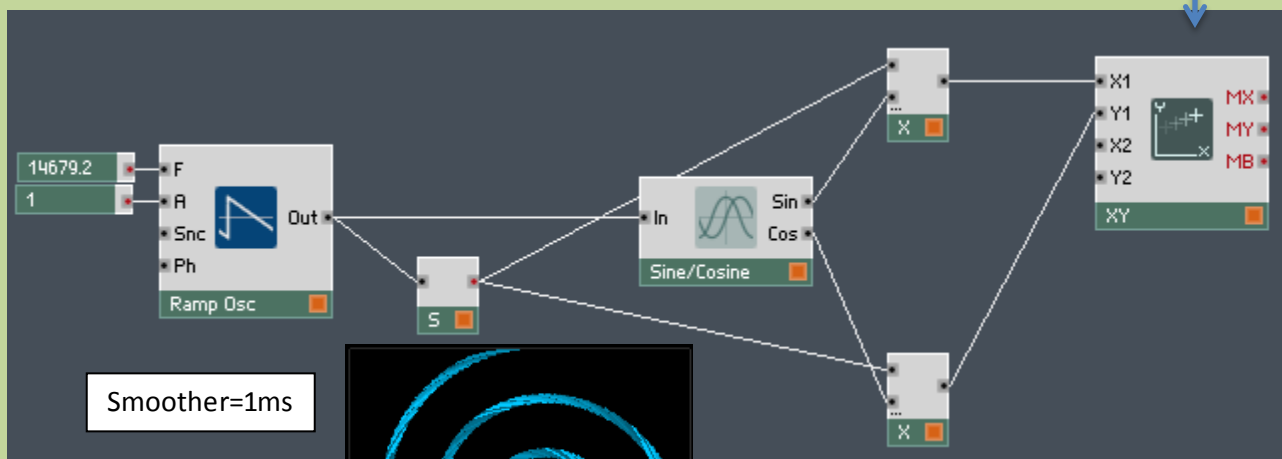


Ферма спираль



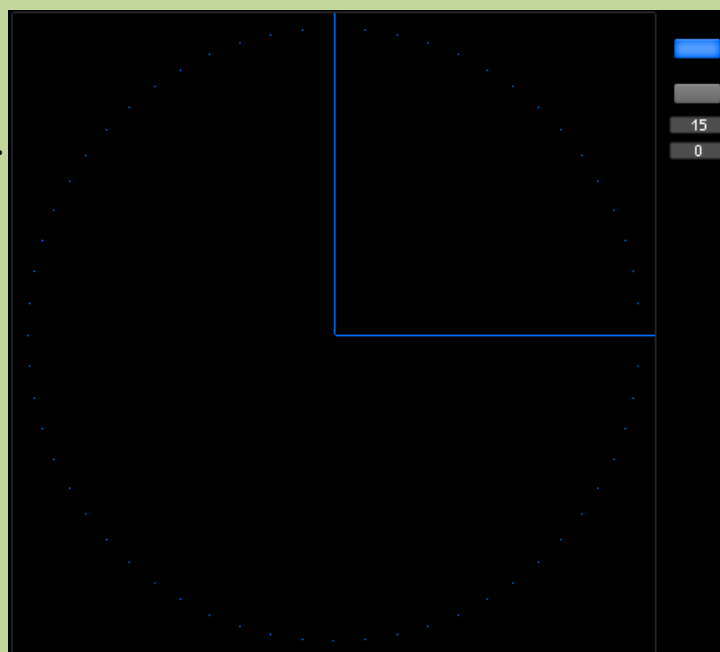


Спираль – Два рукава

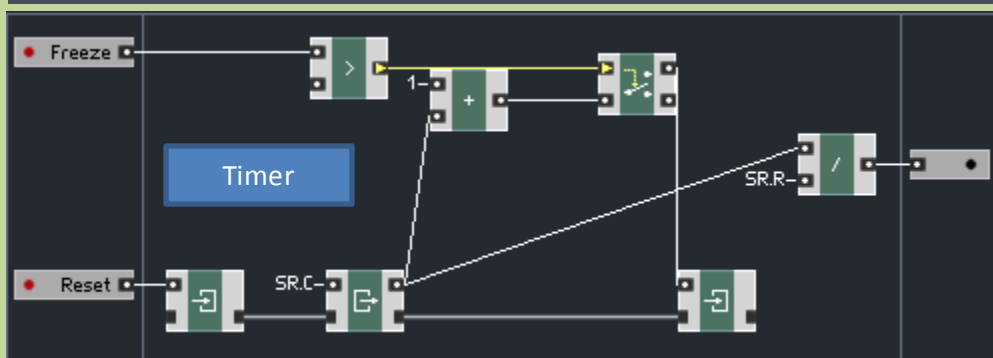
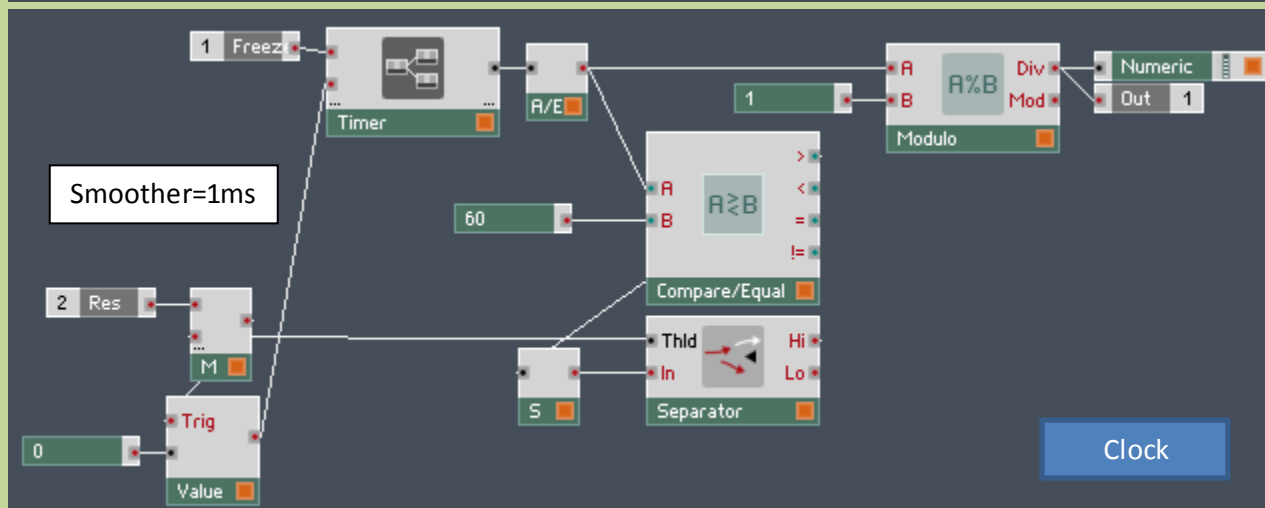
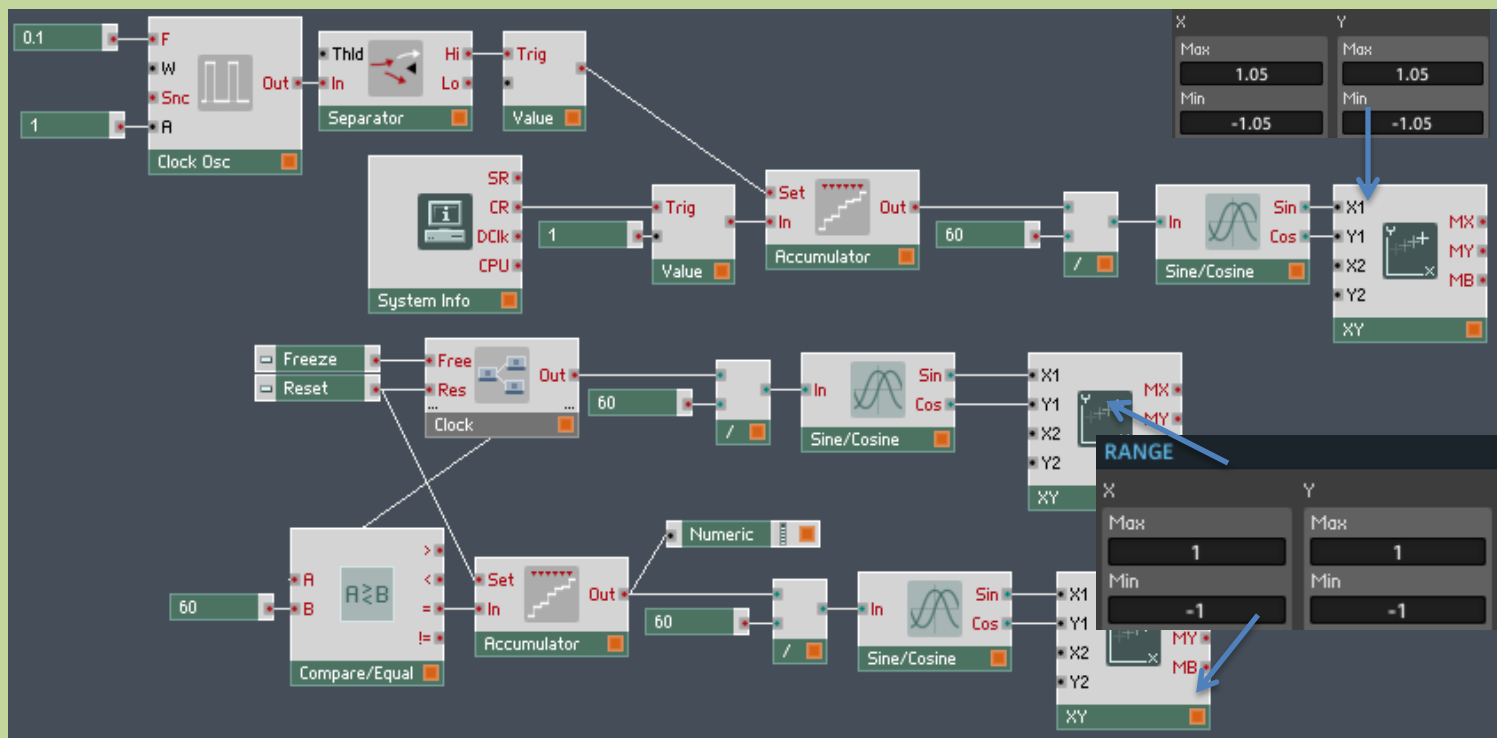


Спираль – Три рукава

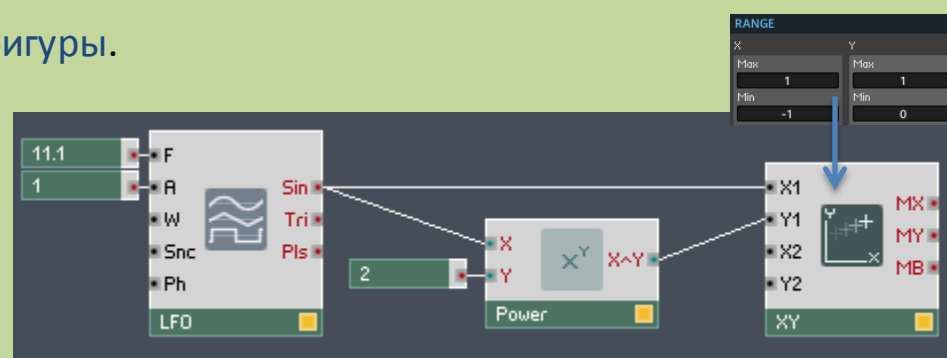
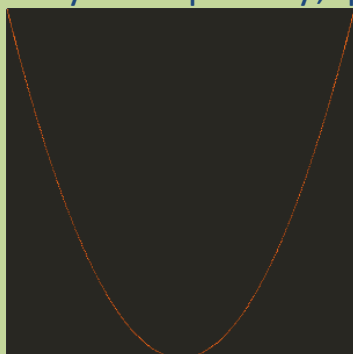
Создаём часы.

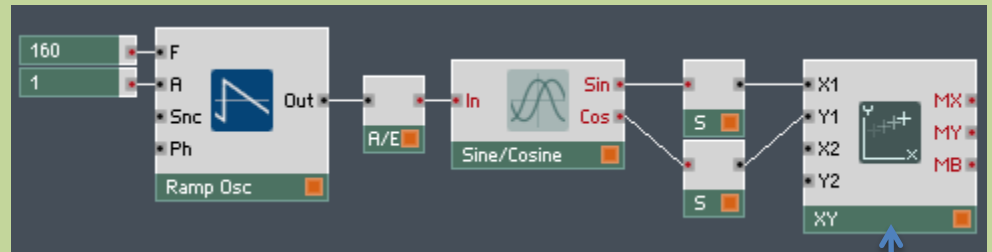
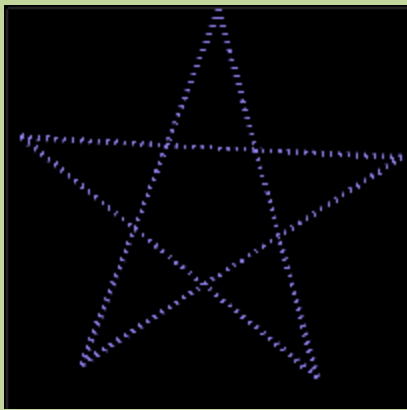


Часы содержат табло с 60 секундным делением, минутную и секундную стрелку, кнопку сброса, кнопку остановки и продолжения. Верхняя кнопка Freeze работает в режиме Toggle, нижняя кнопка Reset работает в режиме Trigger (в настройках 0=On Value)

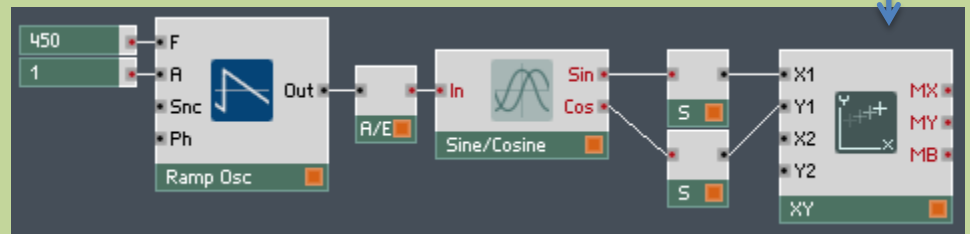
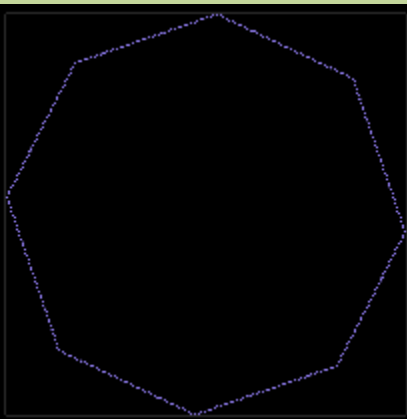
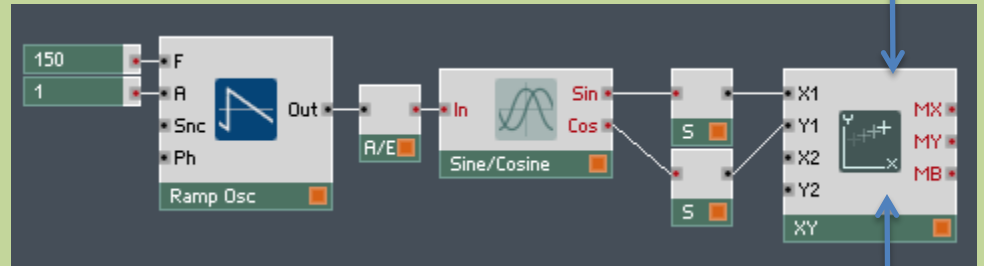
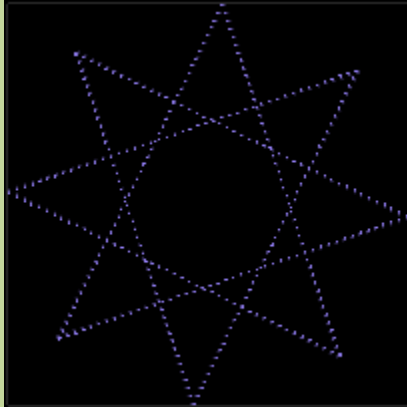


Рисуем параболу, фигуры.

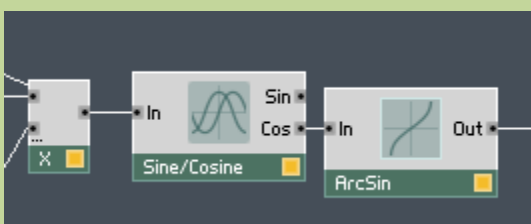
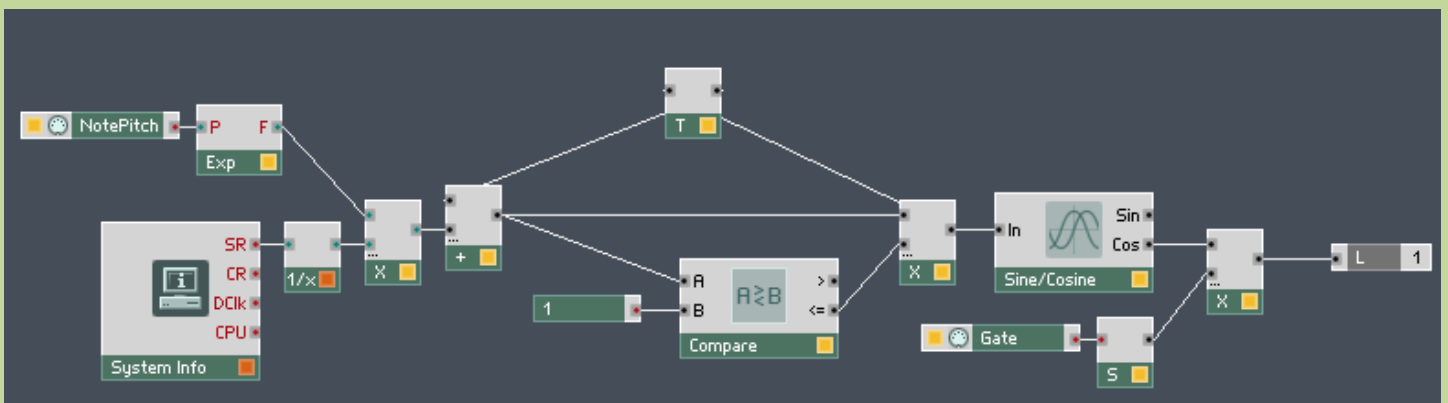




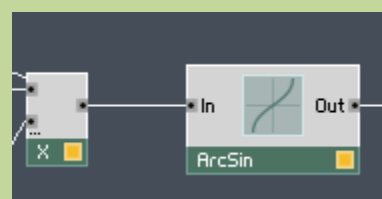
Smoother=1ms



## Создаём Sine, Triangle, Saw осцилятор



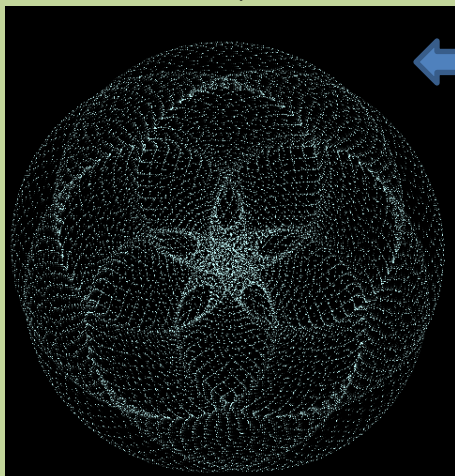
Triangle



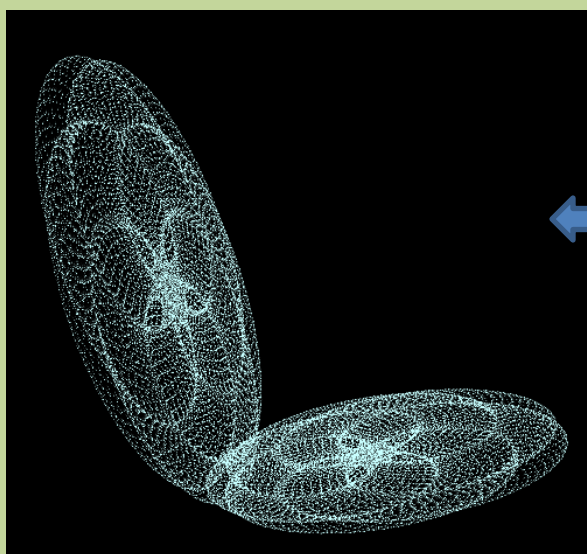
Saw

## Конвертируем XY значения для модуля XY (режим Scope)

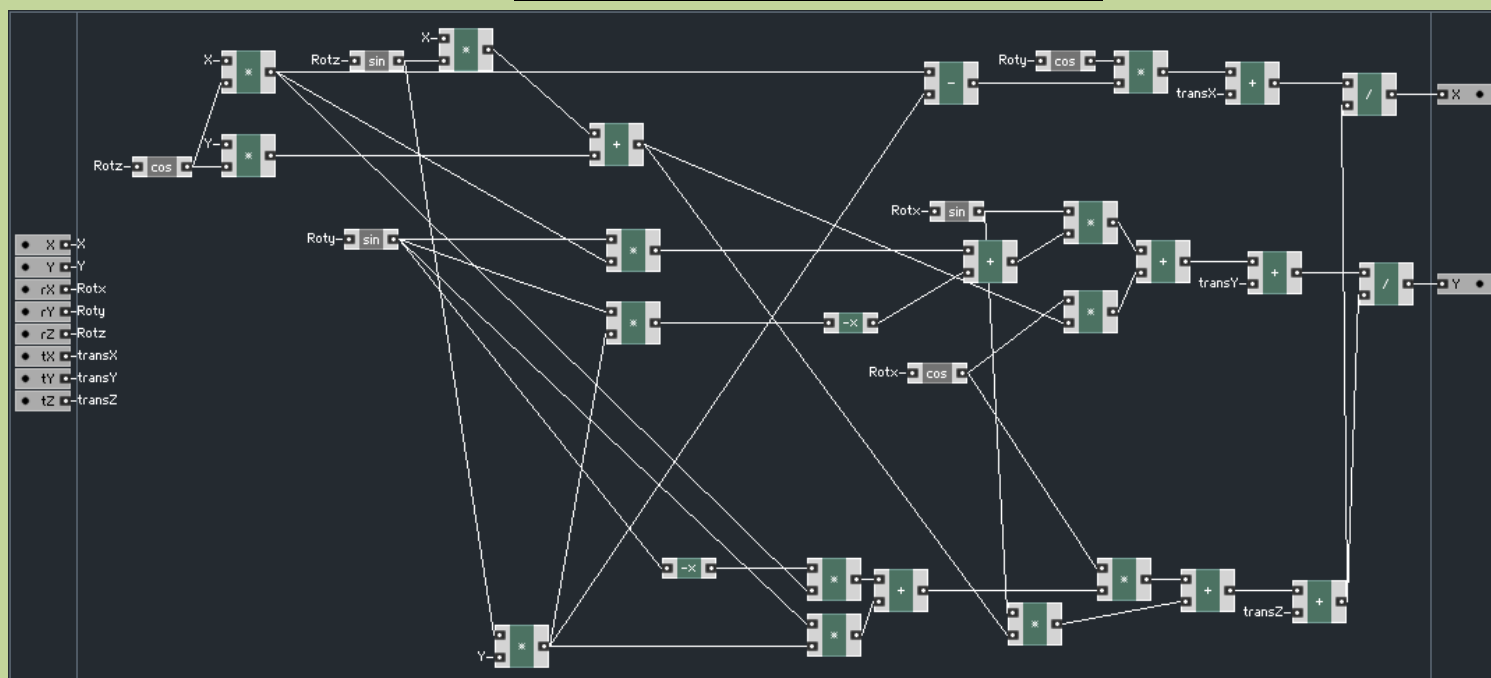
С помощью конвертации можно поворачивать, увеличивать, наклонять значения



Исходный рисунок

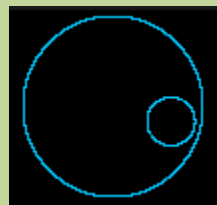


С конвертацией



Входы rX,rY,rZ,tX,tY,tZ – регулируются knobs и лежат в пределах +3...-3

## Создаём Knob средствами самого Reaktor



Стандартный вид кнопки

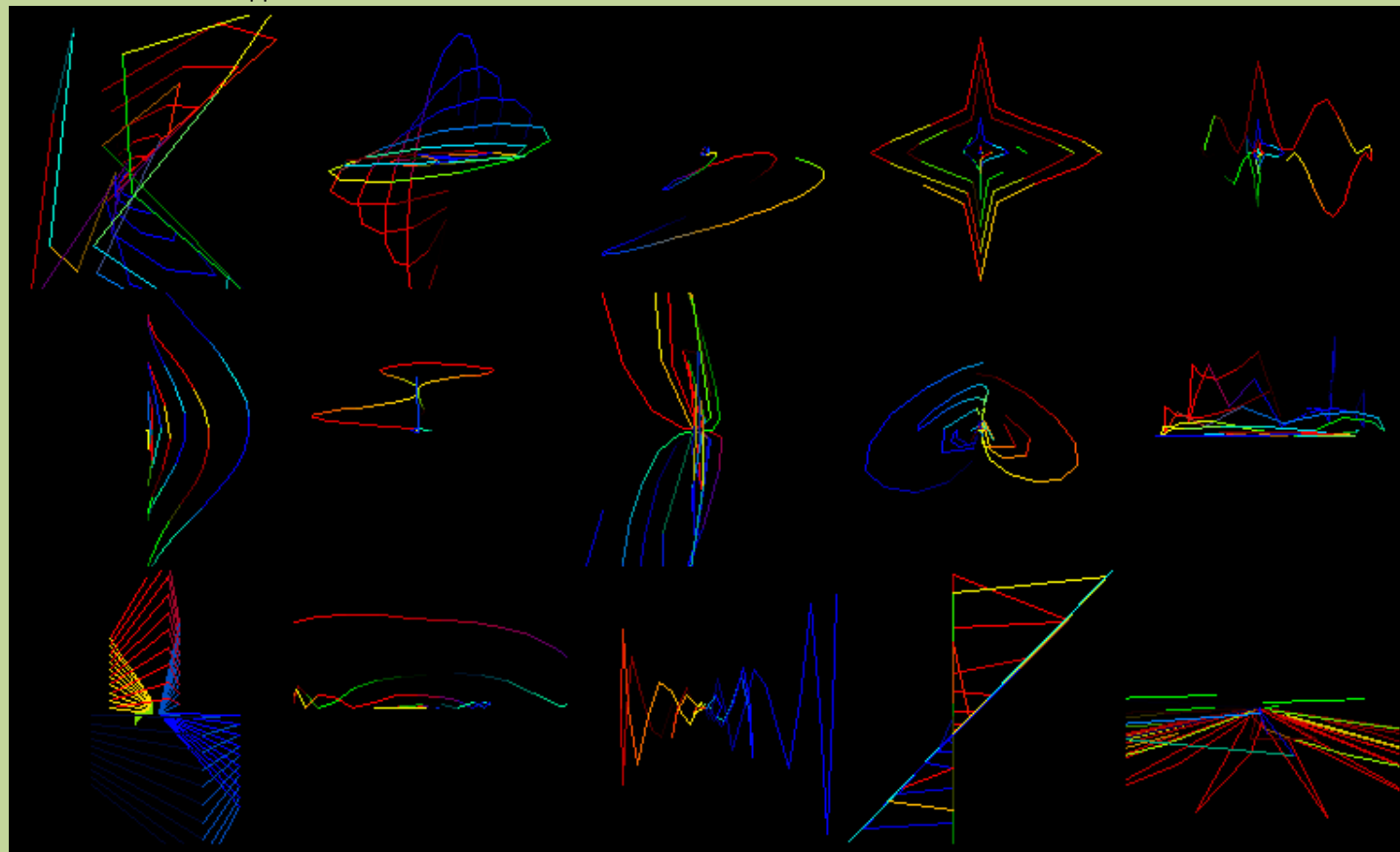


Разные виды Knob

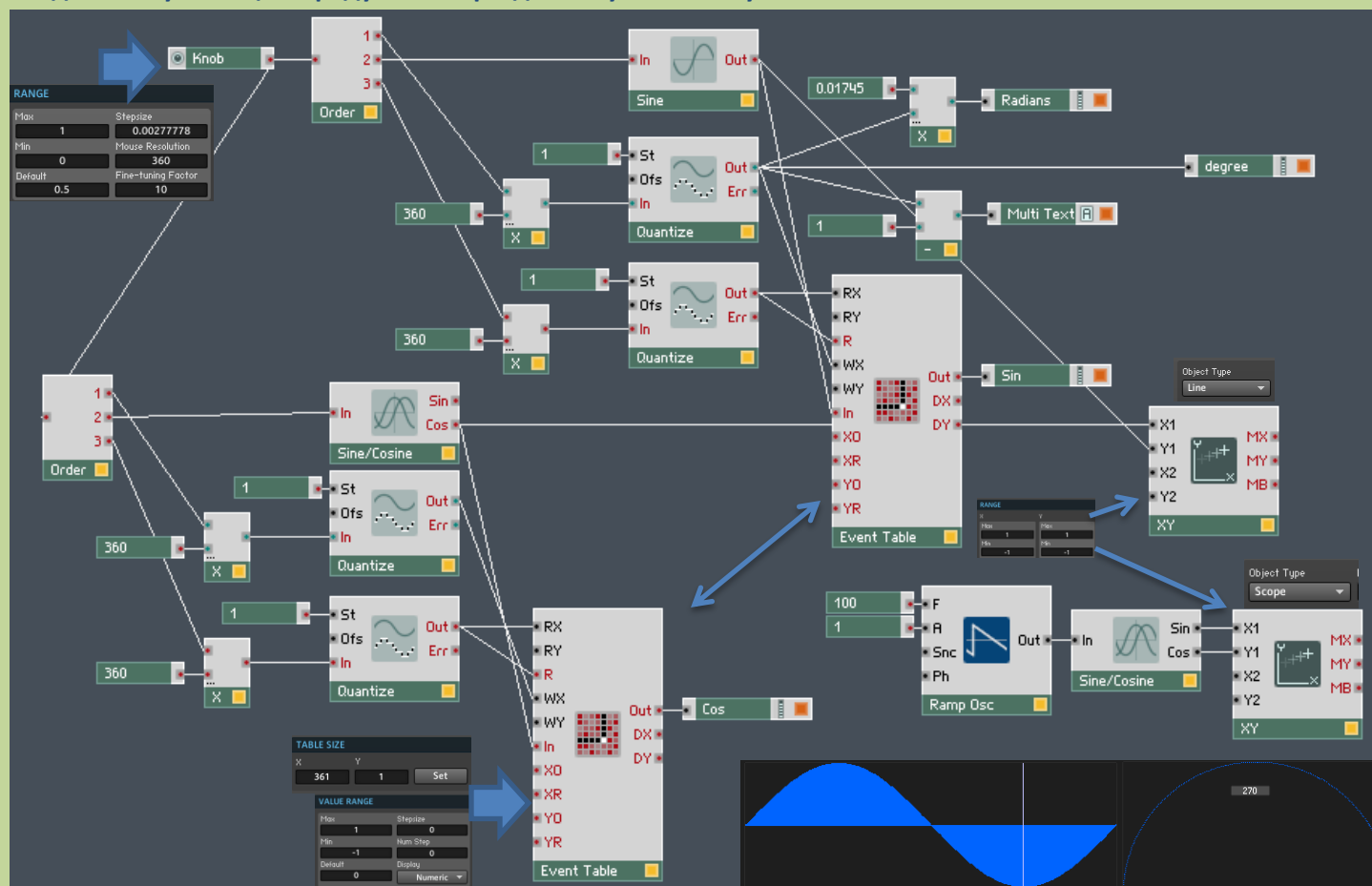




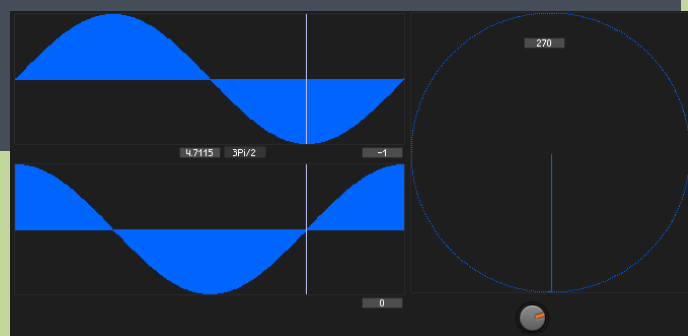
## Необычные Knobs сделанные в самом Reaktor



## Создаём визуализацию градусной меры для синуса и косинуса



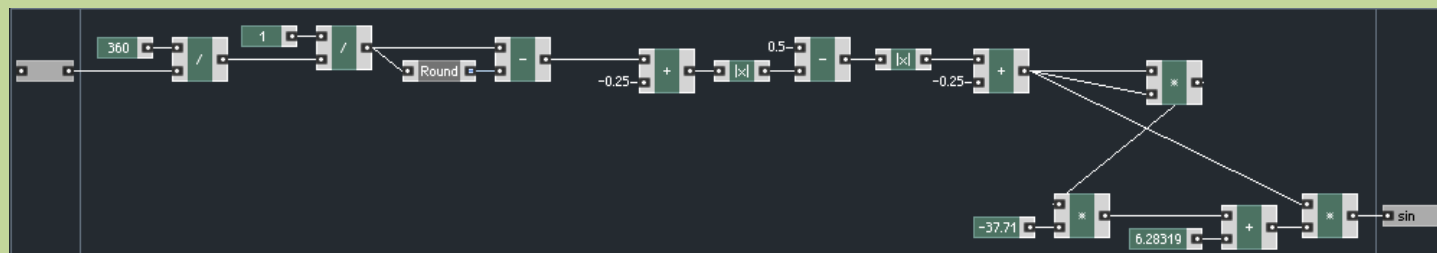
Синус  $0.75 = -1$  (y)  
Косинус  $0.75 = 0$  (x)



## Как найти синус любого числа (точность до сотых)

Наберите на калькуляторе 35 (калькулятор в режиме Градусов) , а затем нажмите Sin. Ответ будет 0,57357

Как в Реакторе сделать тоже самое



1.  $\zeta := \frac{1}{\frac{360}{35}}$
2.  $\xi := |0.5 - |\zeta - \text{round}(\zeta) + (-0.25)|| + (-0.25)$
3.  $(\xi^2 (-37.71) + 6.28319) \xi = 0.576211711034$

Допустим Sin 461 = 0,9816

$$\zeta := \frac{1}{\frac{360}{461}}$$

$$\xi := |0.5 - |\zeta - \text{round}(\zeta) + (-0.25)|| + (-0.25)$$

$$(\xi^2 (-37.71) + 6.28319) \xi = 0.9803093236883$$

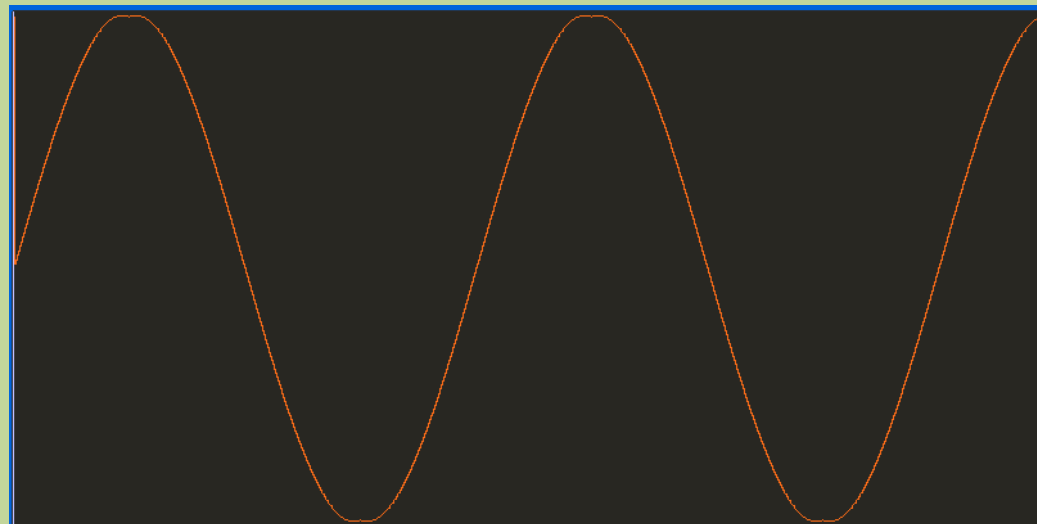
Допустим Sin 682 = -0,6156

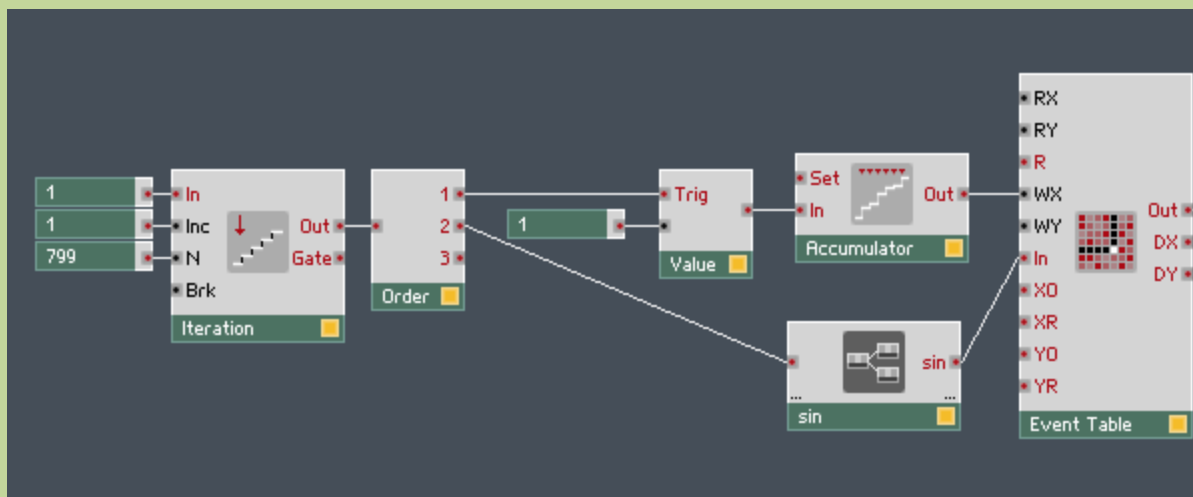
$$\zeta := \frac{1}{\frac{360}{682}}$$

$$\xi := |0.5 - |\zeta - \text{round}(\zeta) + (-0.25)|| + (-0.25)$$

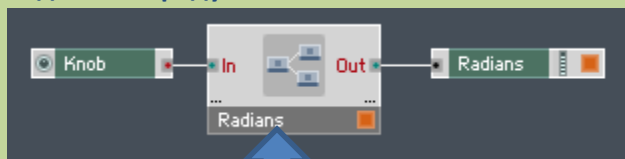
$$(\xi^2 (-37.71) + 6.28319) \xi = -0.6188749783951$$

График для первых 800 чисел.





## Рadiany и градусы



$\sin(138)$

-0.2280522595009



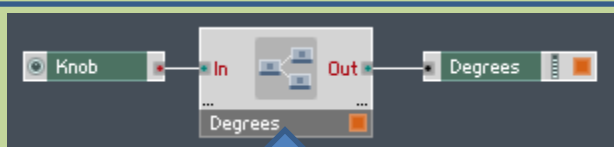
$\sin(49)$

-0.9537526527595



### RANGE

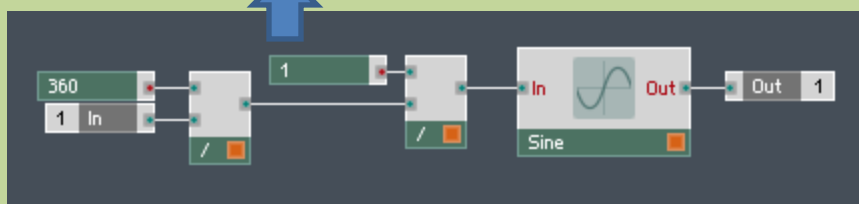
Max	Stepsize
360	1
Min	Mouse Resolution
1	127
Default	Fine-tuning Factor
181	10



$\sin(45)$

$\frac{\sqrt{2}}{2}$

0.7071067811865



$\sin(201)$

$-\sin(21)$

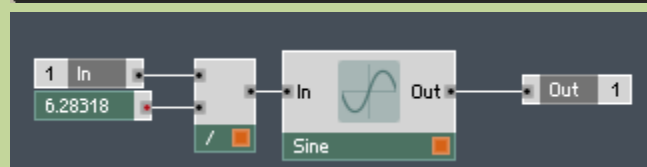
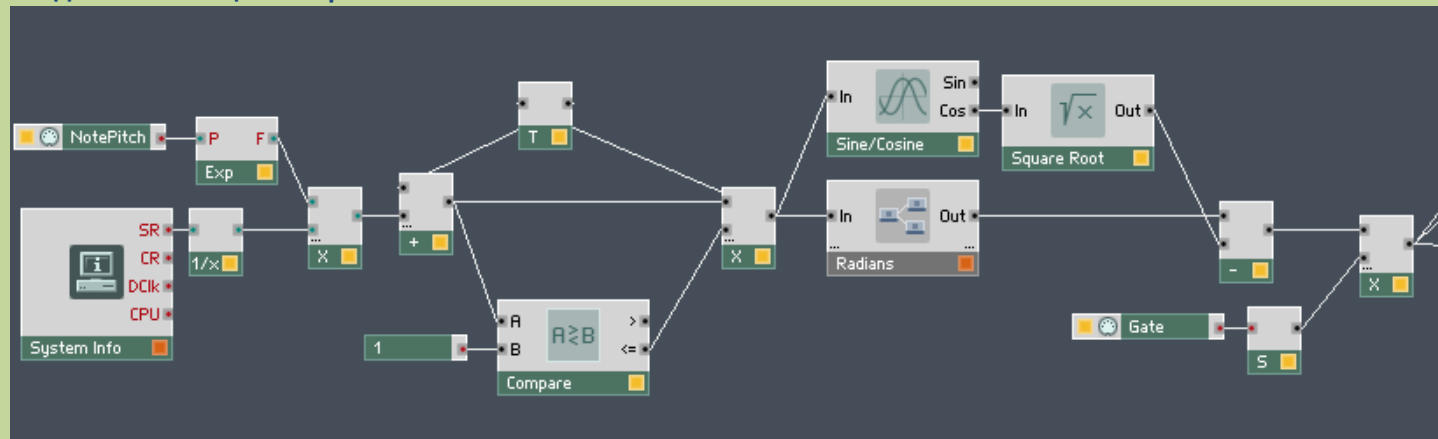
-0.3583679495453



### RANGE


Max	Stepsize
360	1
Min	Mouse Resolution
1	366
Default	Fine-tuning Factor
181	10

## Создаём свой осциллятор

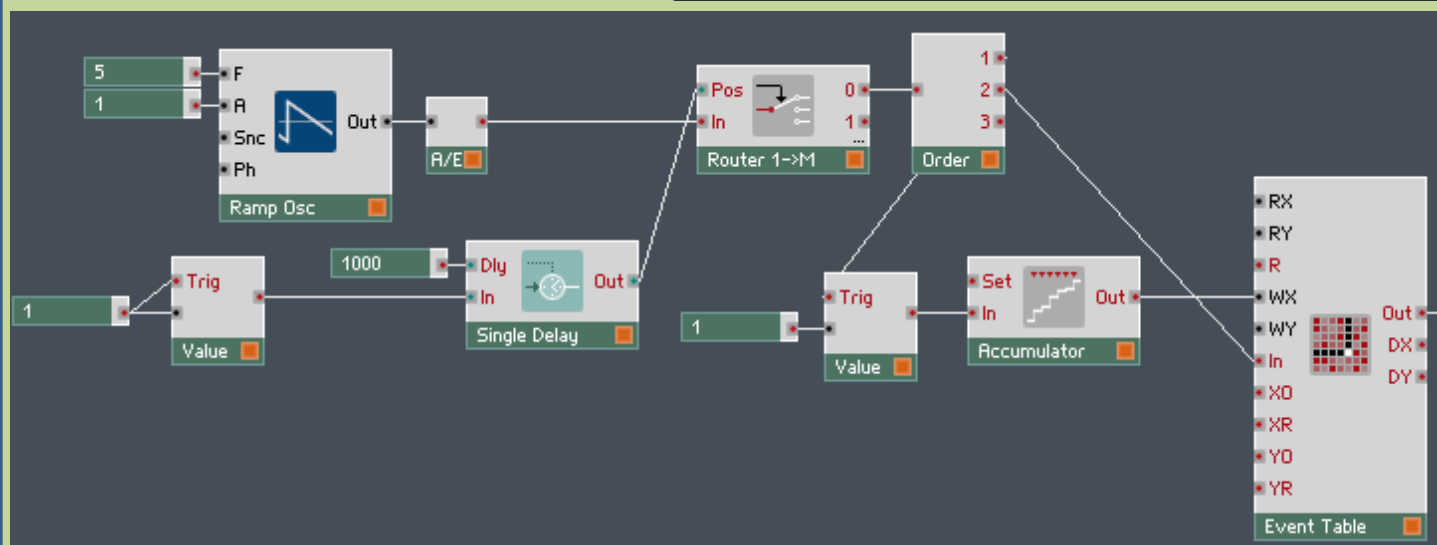
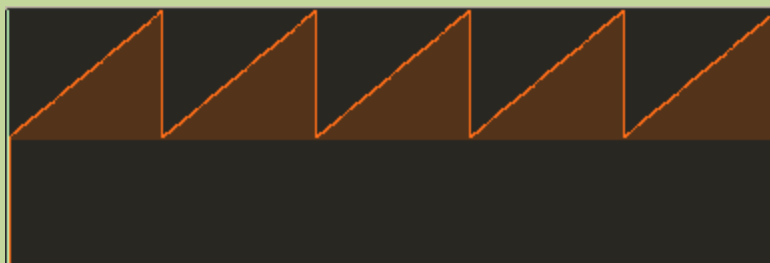


Макрос Radians

## Ramp 5Hz

Нажмём 2 раза  и получим на Event Table →

Как видно Ramp 5 Гц это пять полных периодов от 0 до 1 проходящих за 1 секунду.



Разделим  $400/5=80$ . Через каждые 80 events будет заканчиваться период.

Event #	Value
234	0.9147
235	0.9271
236	0.9396
237	0.9521
238	0.9647
239	0.9771
240	0.9896
241	0.0021
242	0.0147
243	0.0271
244	0.0396
245	0.0521
246	0.0647
247	0.0771
248	0.0896
249	0.1021

Синим выделено  
– начало 3  
периода.  
 $3 \cdot 80 + 1 = 241$

Event #	Value
312	0.8895
313	0.902
314	0.9146
315	0.9271
316	0.9395
317	0.952
318	0.9646
319	0.9771
320	0.9895
321	0.002
322	0.0146
323	0.0271
324	0.0395
325	0.052
326	0.0646
327	0.0771

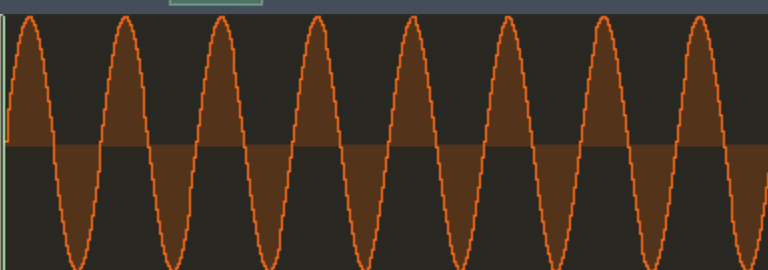
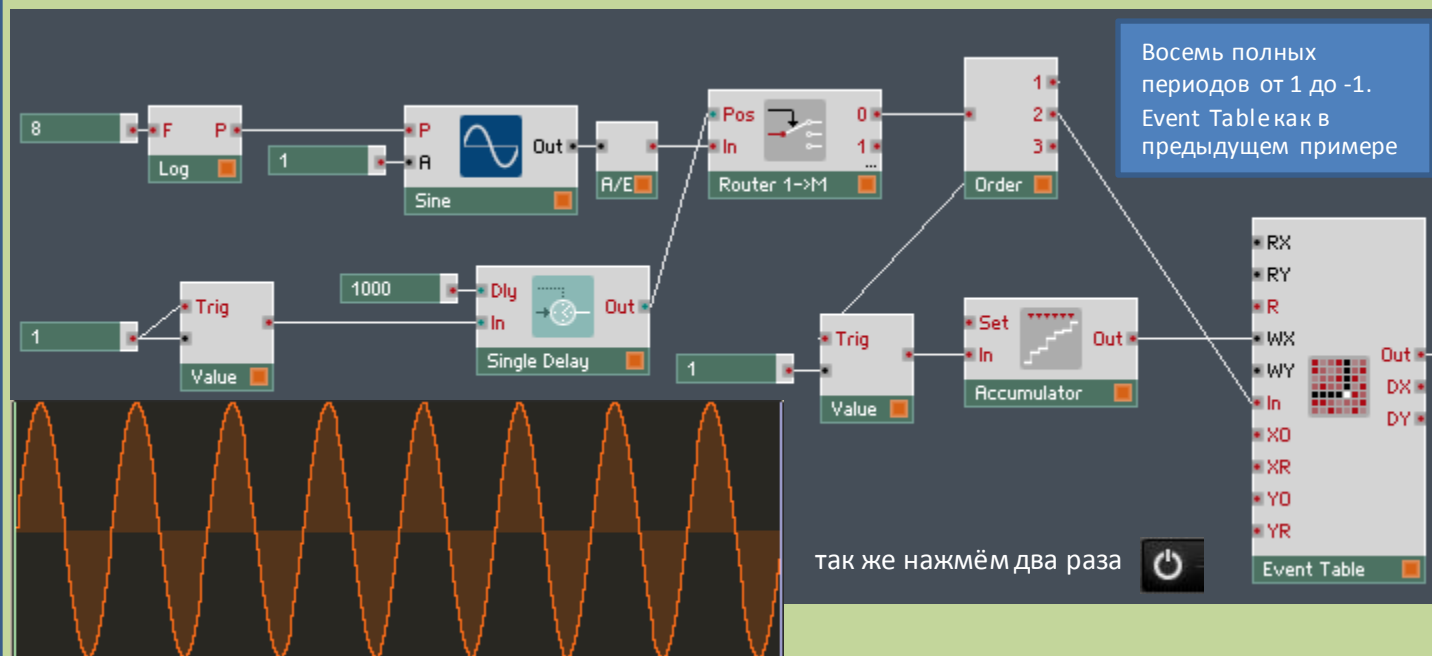
Синим выделено  
– начало 4  
периода.  
 $4 \cdot 80 + 1 = 321$

**TABLE SIZE**  
X Y  
401 1 Set

**VALUE RANGE**  
Max Stepsize  
1 0  
Min Num Step  
-1 0  
Default Display  
0 Numeric

**MODE**  
Interpolation Clip / Wrap XY  
None Clip

## Sine 8Hz



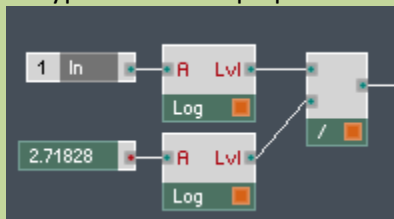
Разделим  $400/8=50$ . Через каждые 50 events будет заканчиваться период.

Event #	Value
243	-0.8309
244	-0.7541
245	-0.666
246	-0.5676
247	-0.4602
248	-0.3445
249	-0.2244
250	-0.1008
251	0.0245
252	0.1503
253	0.2727
254	0.3909
255	0.5029
256	0.6079
257	0.7025
258	0.786

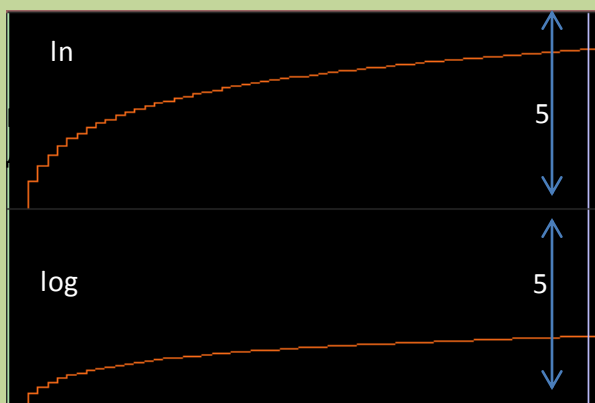
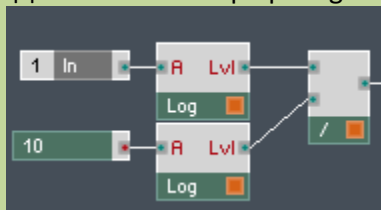
Синим выделено  
– начало 5  
периода.  
 $5*50+1=251$

## Логарифмы

Натуральный логарифм  $\ln$

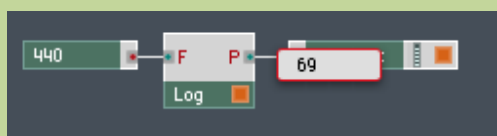


Десятичный логарифм  $\log$

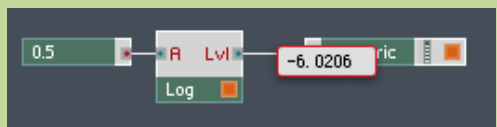


Графики логарифмов при подачи натуральных целых чисел от 1 до 60. При Входе=60,  $\ln=4.094$ , а  $\log=1.778$

Как видно логарифмы преобразуют большие значения в меньшие



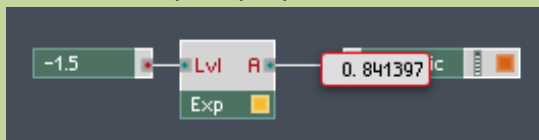
Частота 440Гц с помощью специального логарифма преобразуется в значение ноты 69 (Ля первой октавы)



Амплитуда 0.5 с помощью специального логарифма преобразуется в  $-6.0206$  dB

## Экспонента

Экспонента преобразует меньшие значения в большие. Экспонента есть показательная функция  $y=a^x$



$-1.5$  dB с помощью экспоненты преобразуется в 0.841 амплитуды

Важное замечание : При конвертировании Lvl в A, значение Lvl должно варьироваться от  $-50$  до  $1.1$  dB, так как если подать  $\text{lvl}=1.2$ , то A будет  $= 1.1482$ , что есть нарушение функции экспоненты (выход стал меньше чем вход), это приводит к завышению громкости звука, но иногда это необходимо.



Значение ноты =60 с помощью экспоненты преобразуется в частоту 261.628Гц

Создаём график экспоненты (показательная функция  $y=a^x$ ,  $a=2$ ,  $x \in N$ )



**TABLE SIZE**

X	Y	
22	1	Set

**VALUE RANGE**

Max	Stepsize
1025	0
Min	Num Step
0.001	0
Default	Display
0	Numeric

**MODE**

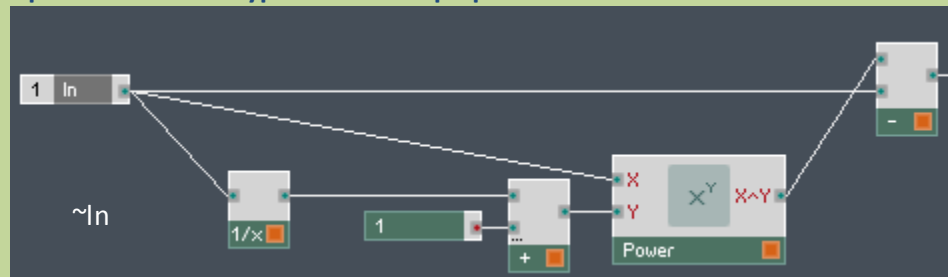
Interpolation	Clip / Wrap XY
None	Clip

Создаём график десятичного логарифма  $\log_{10}$



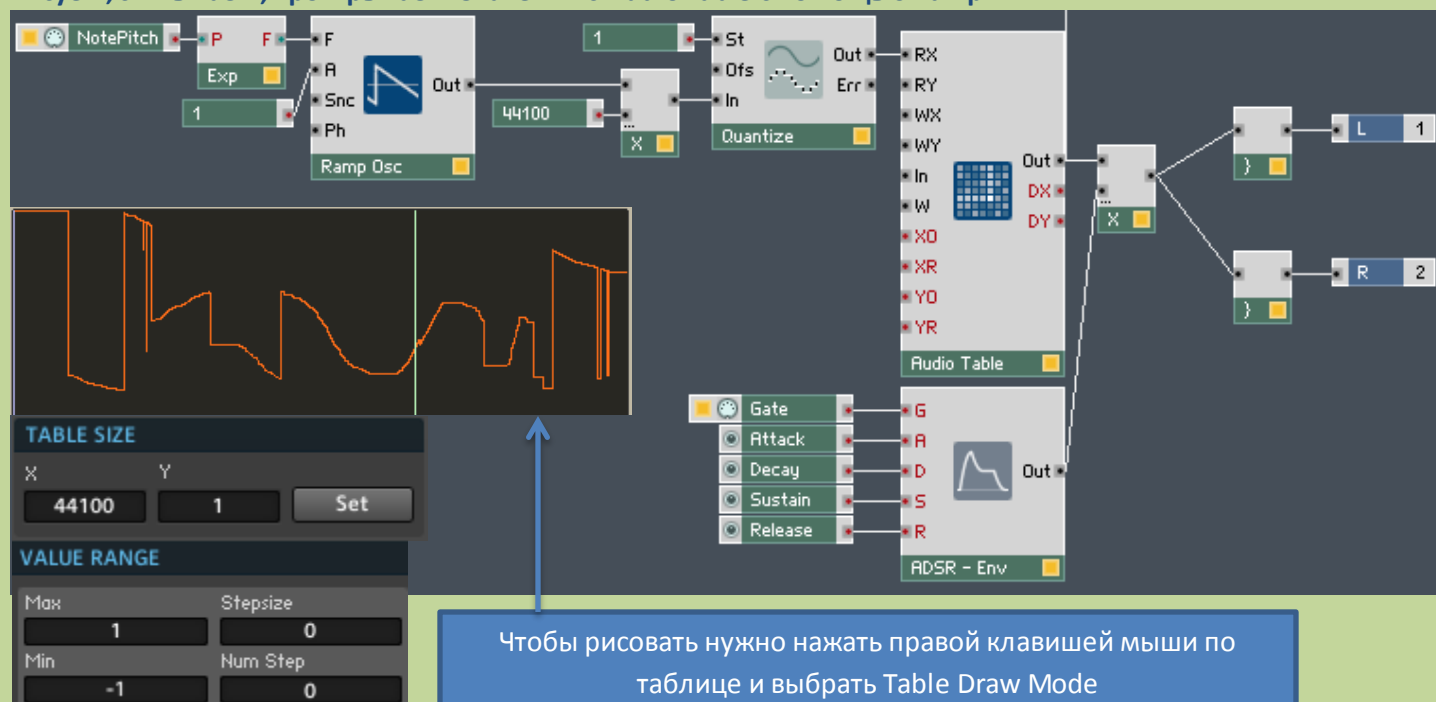
$\log_{10} 20 = 1.301029$

## Приблизжённый натуральный логарифм

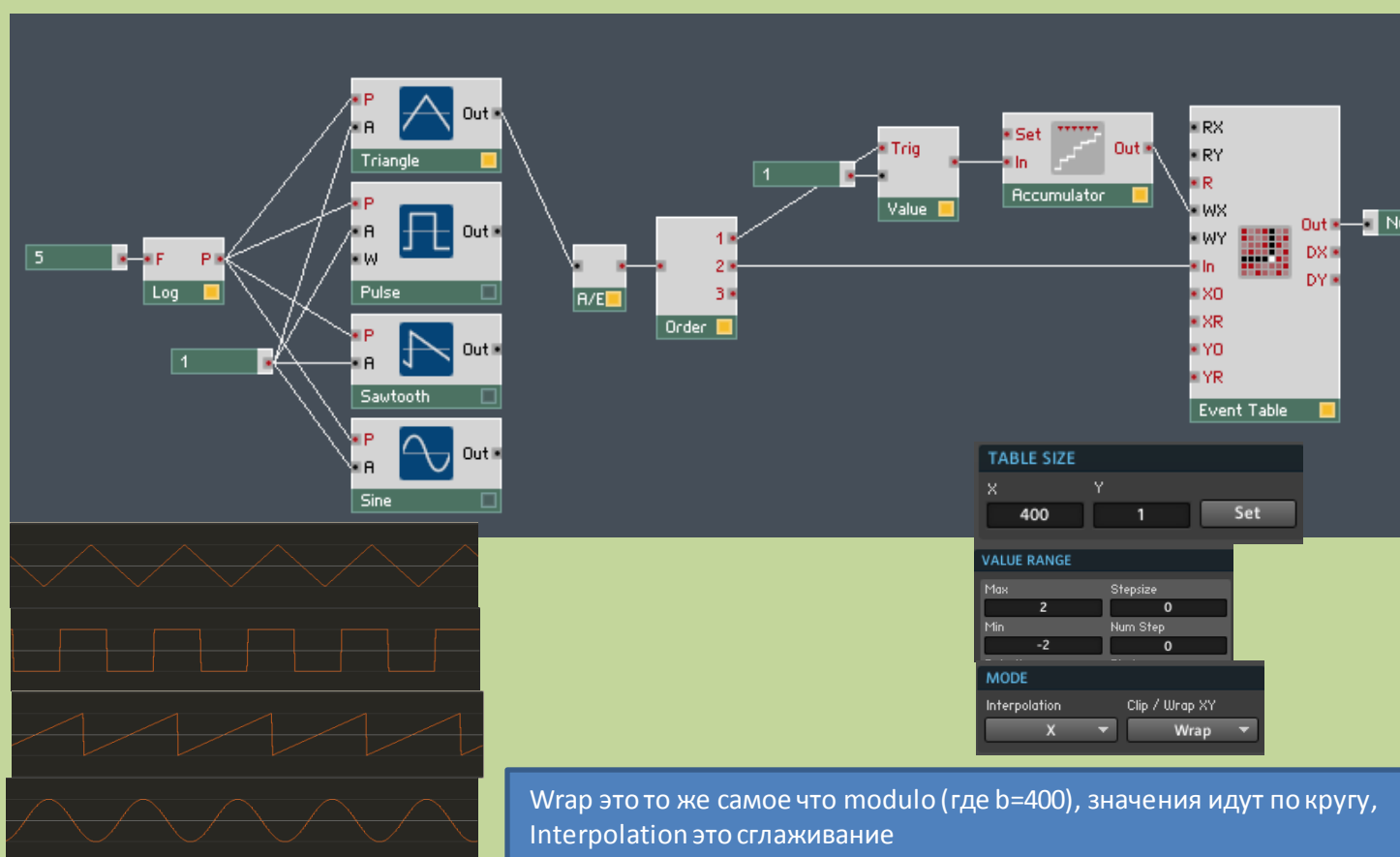


$\ln 33 = 3.4965$      $\sim \ln 33 = 3.6885$   
 $\ln 450 = 6.1093$      $\sim \ln 450 = 6.1508$   
 $\ln 1283 = 7.157$      $\sim \ln 1283 = 7.176$   
 $\ln 3083 = 8.033$      $\sim \ln 3083 = 8.044$   
 $\ln 5000 = 8.517$      $\sim \ln 5000 = 8.525$

## Рисуем, считываем, проигрываем значения с Audio Table с помощью Ramp

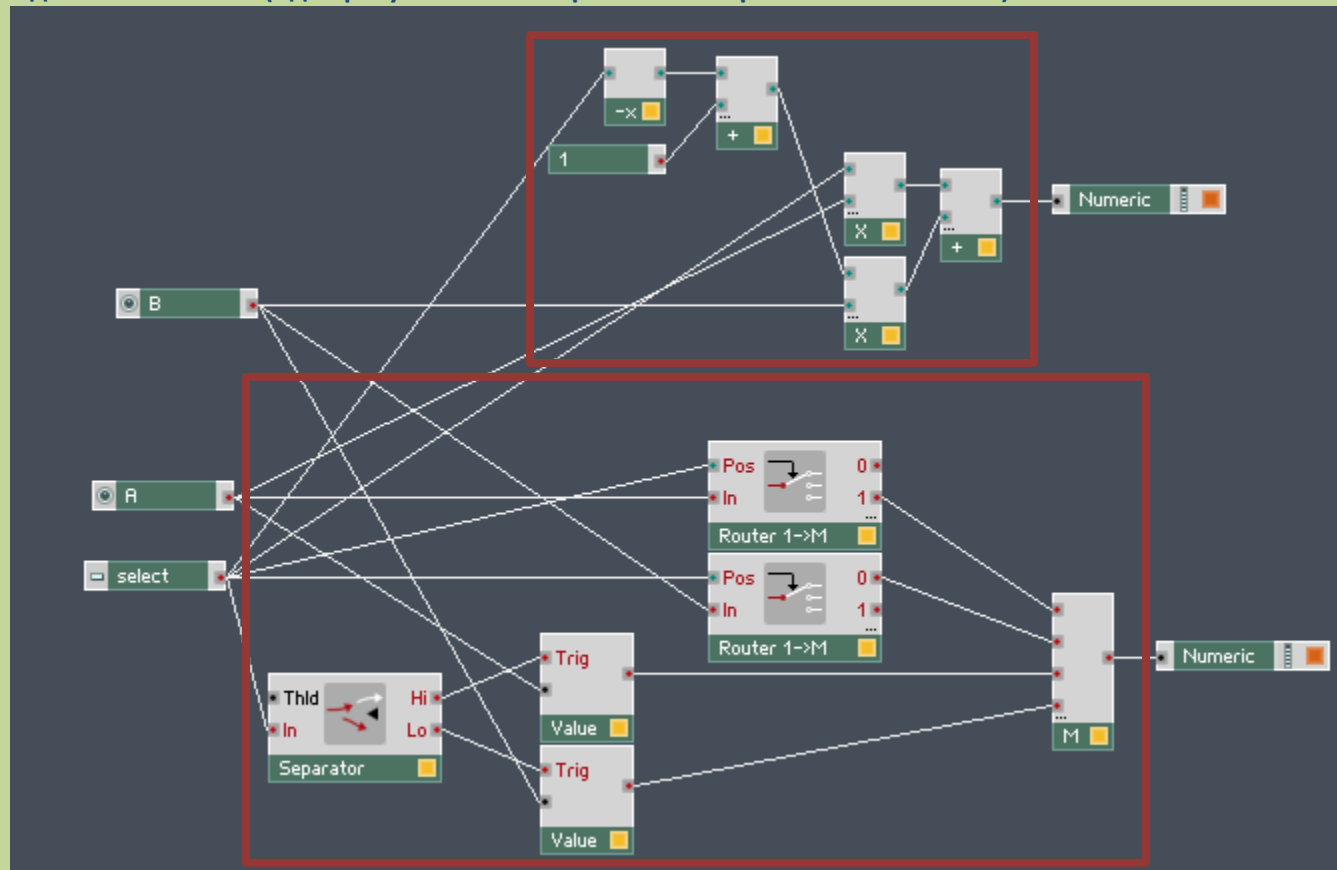


## Event Table как Scope





## Идентичность схем (один результат можно реализовать разными способами)



## Записываем и считываем сигнал синусойды в Audio Table.

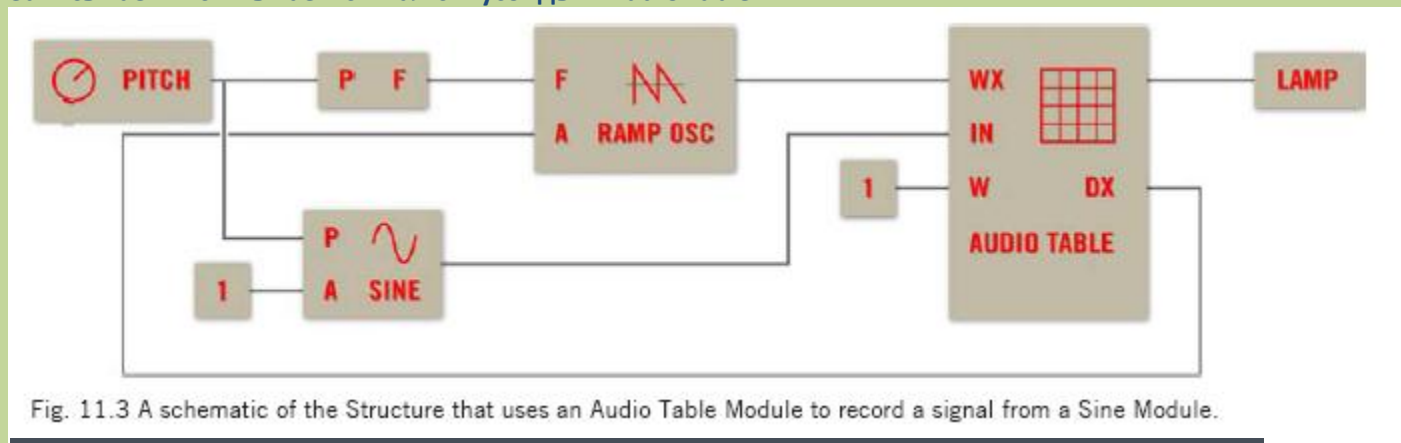
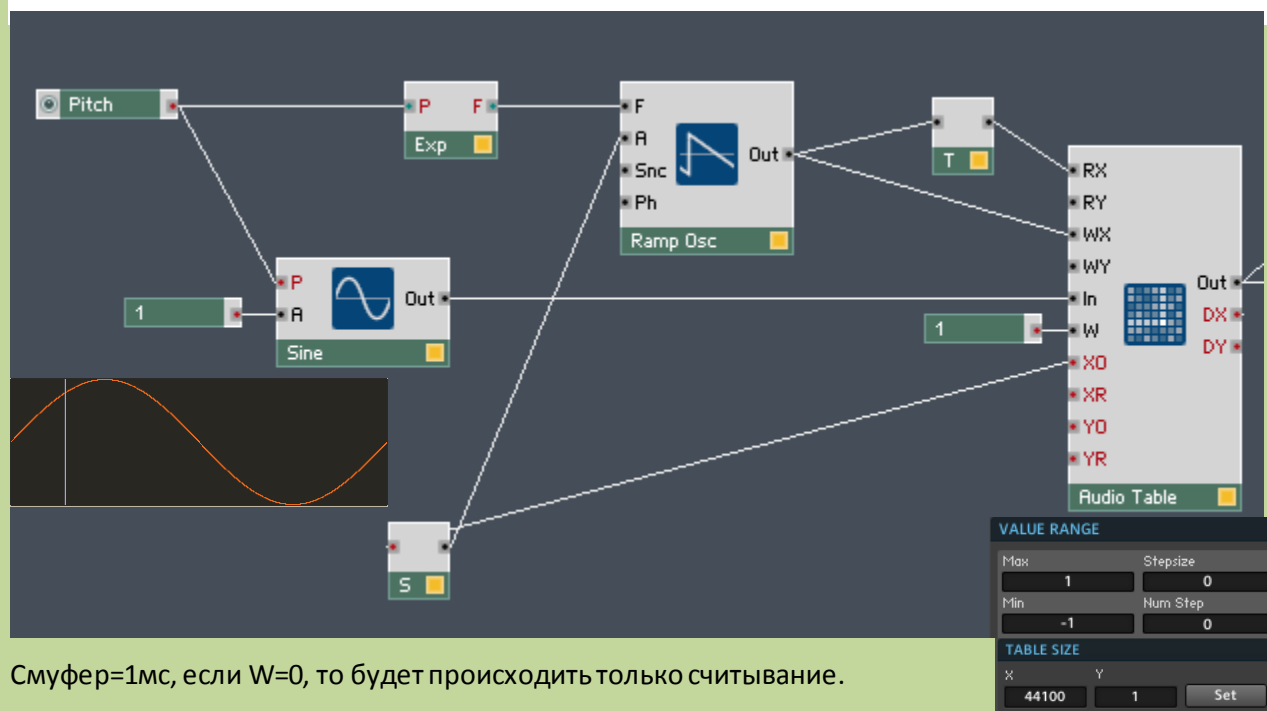
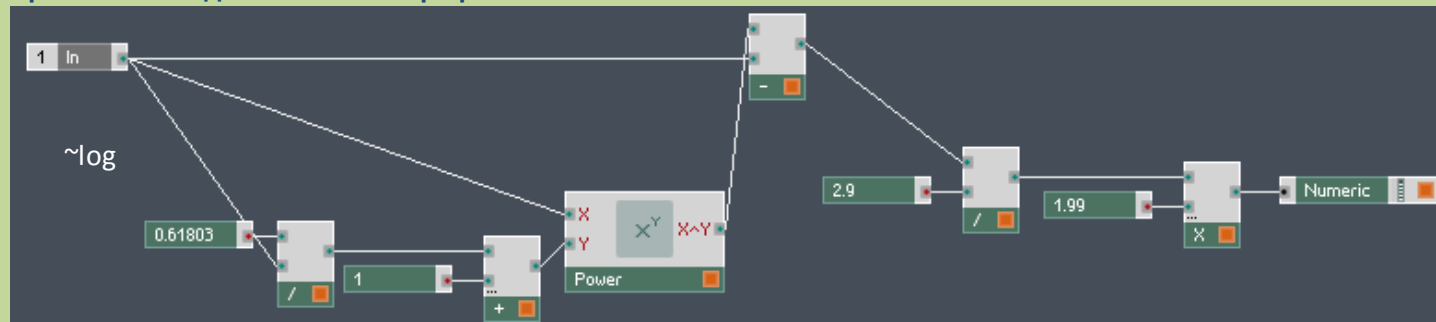


Fig. 11.3 A schematic of the Structure that uses an Audio Table Module to record a signal from a Sine Module.



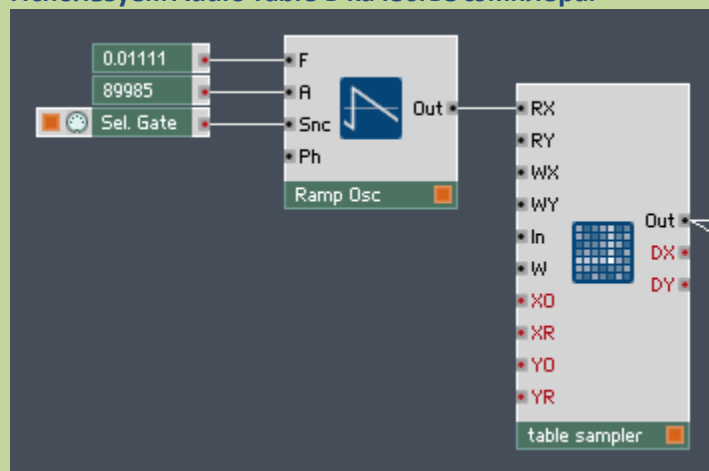
Смугер=1мс, если W=0, то будет происходить только считывание.

## Приблжённый десятичный логарифм

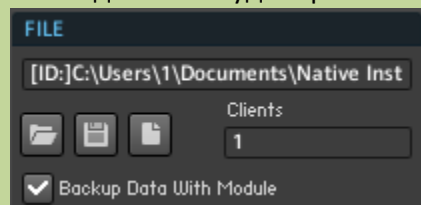


$\log 33 = 1,5185$      $\sim \log 33 = 1,5325$   
 $\log 208 = 2,318$      $\sim \log 208 = 2,281$   
 $\log 983 = 2,992$      $\sim \log 983 = 2,928$   
 $\log 5000 = 3,698$      $\sim \log 5000 = 3,614$

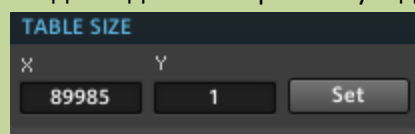
## Используем Audio Table в качестве сэмплера.



Чтобы добавить аудио-файл выберите



Когда вы добавите файл то увидите что значения Table Size изменились, используйте это значение для входа A



Чтобы рассчитать F разделите 1000/Table Size.  $1000/89985 = 0.01111$

**Формула для логарифмов с любой базой. (точность до сотых, тысячных)**

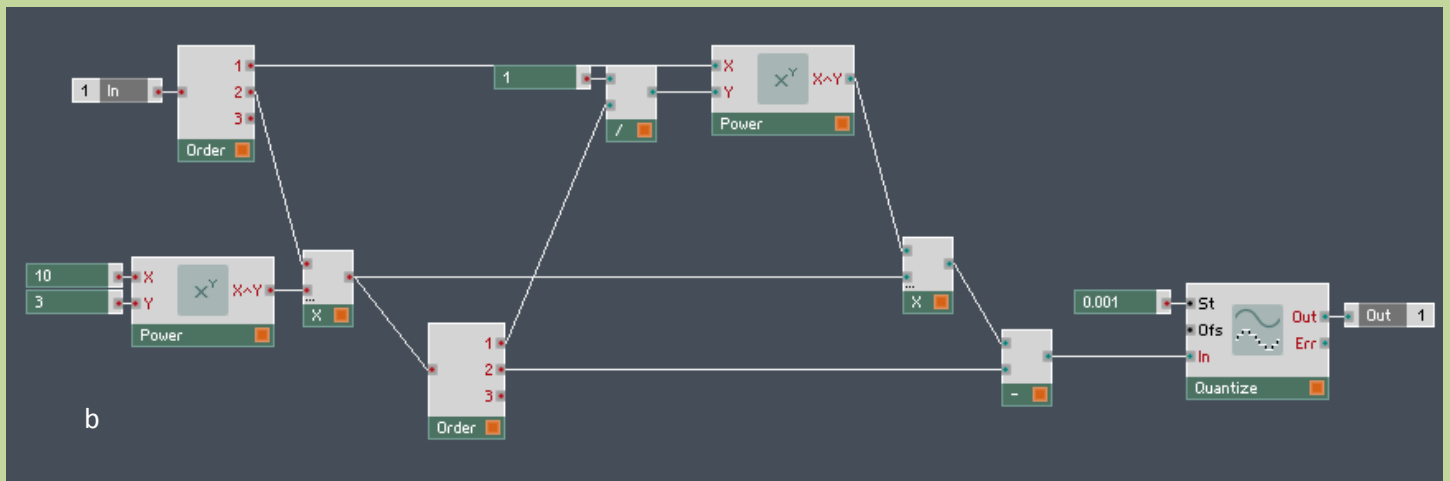
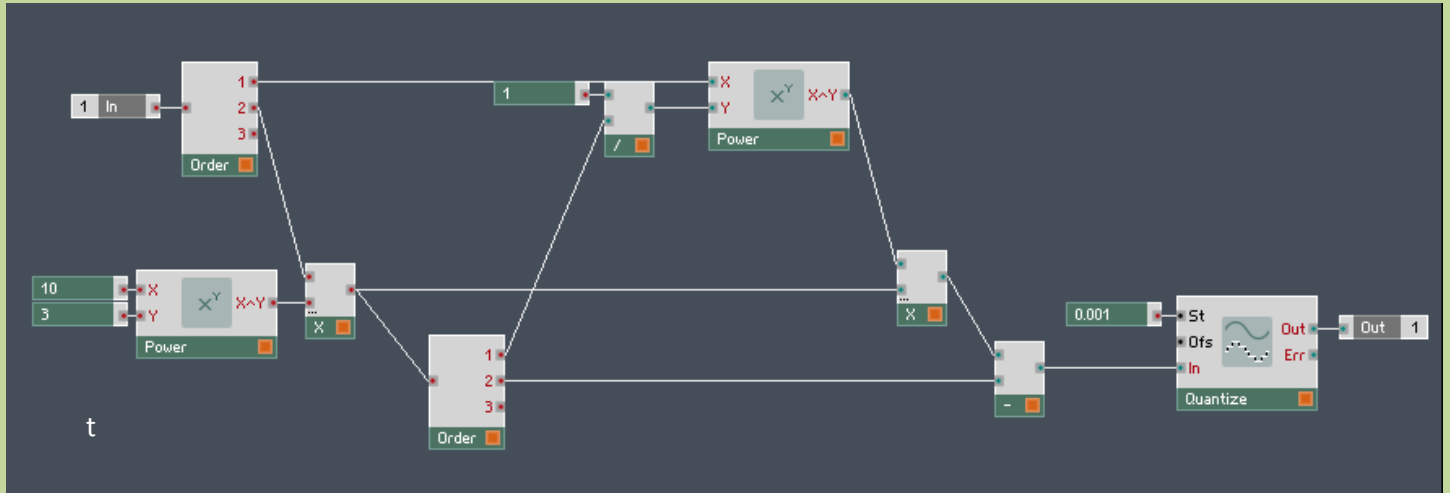
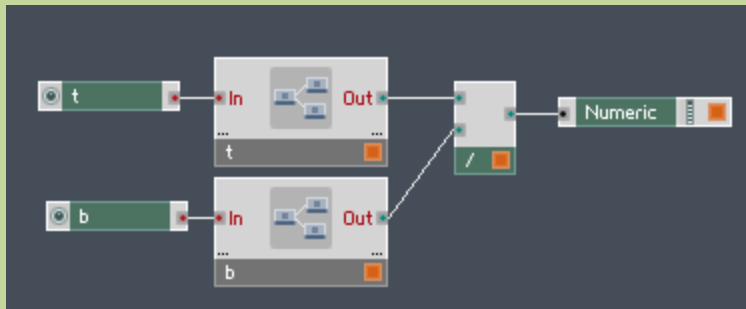
$$\log_b t = \frac{\ln t}{\ln b}$$

$$\ln = n10^7 \cdot n^{\frac{1}{n10^7}} - n10^7$$

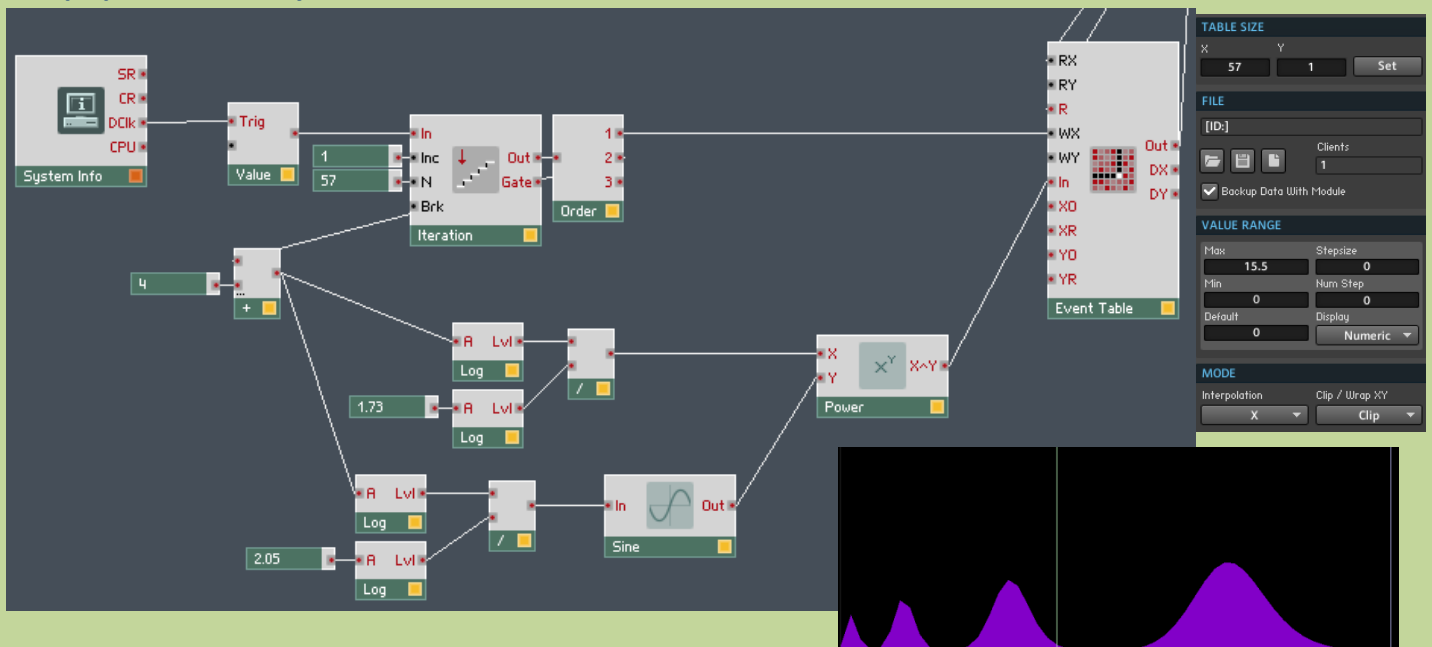
$$\log_2 47 \Rightarrow \frac{\ln(47)}{\ln(2)} \Rightarrow \ln = n10^7 \cdot n^{\frac{1}{n10^7}} - n10^7 \Rightarrow \frac{47 \cdot 10^7 \cdot 47^{\frac{1}{47 \cdot 10^7}} - 47 \cdot 10^7}{2 \cdot 10^7 \cdot 2^{\frac{1}{2 \cdot 10^7}} - 2 \cdot 10^7}$$

5.5545888516776

5.554588751519

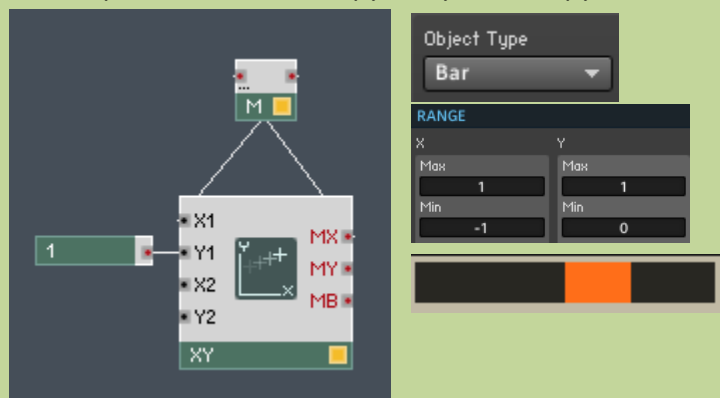


## Логарифмический синус



## Создаём биполярную горизонтальную крутилку – knob

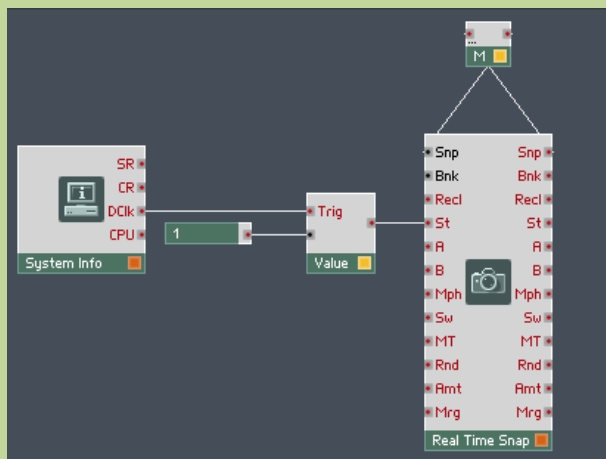
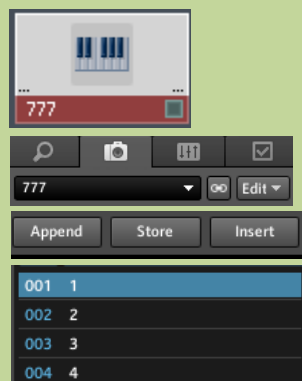
Биполярная означает, что крутилку можно крутить от 0 до +-n. То есть её можно крутить в обе стороны.



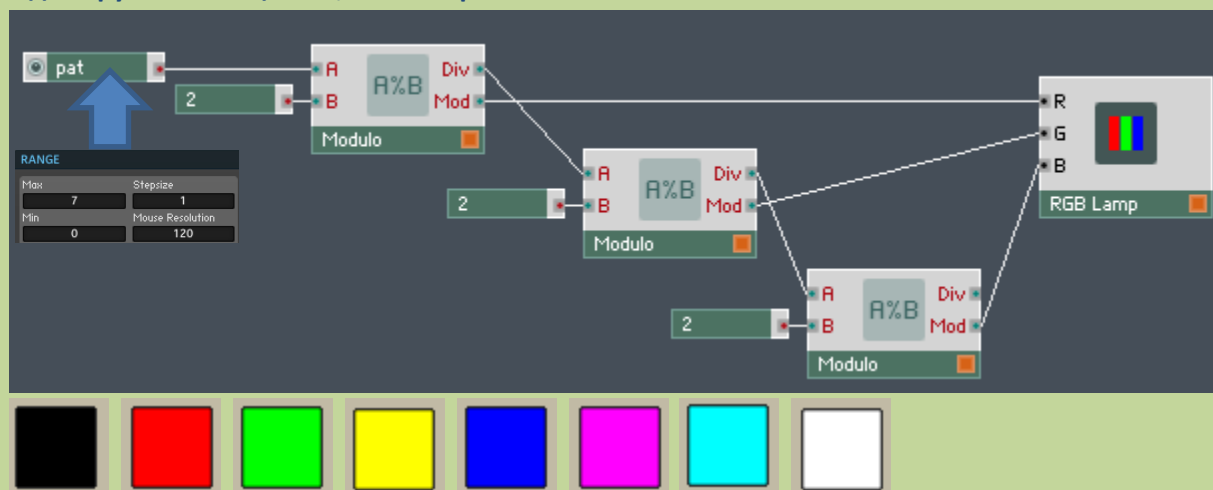
Эта крутилка лучше чем обычная, так как помимо кручения можно прыгать по значениям (нажимать в разных местах, в то время когда обычную крутилку можно только крутить)

## Создаём Real Time Snap – данная схема в реалтайме записывает все изменения в пресетах.

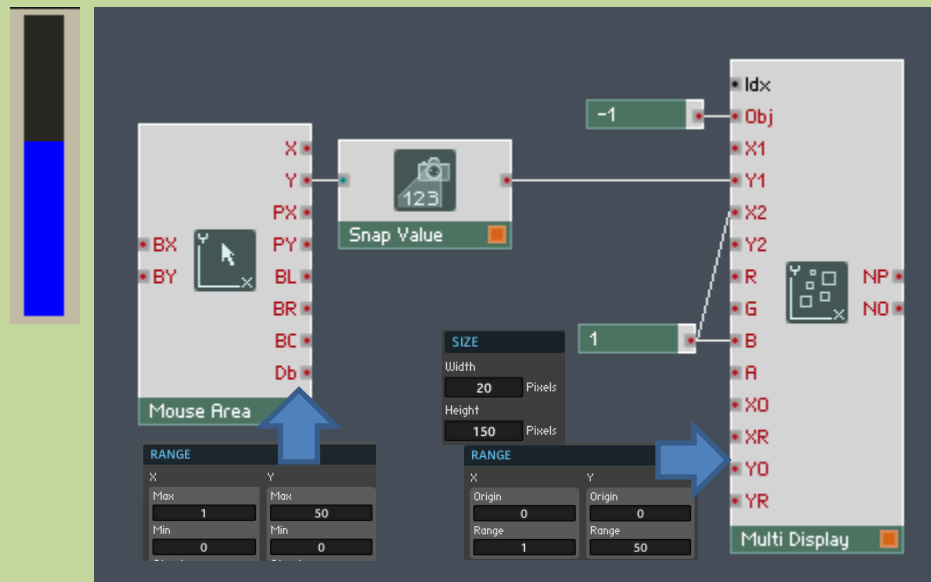
Для начала надо создать инструмент, далее создать несколько пустых пресетов. Затем добавить следующую схему. В дальнейшем будет невозможно добавить пресеты нажимая Append, поэтому до добавления схемы создайте столько пресетов сколько вам необходимо.



## Одна крутилка – 8 цветов, RGB Lamp.

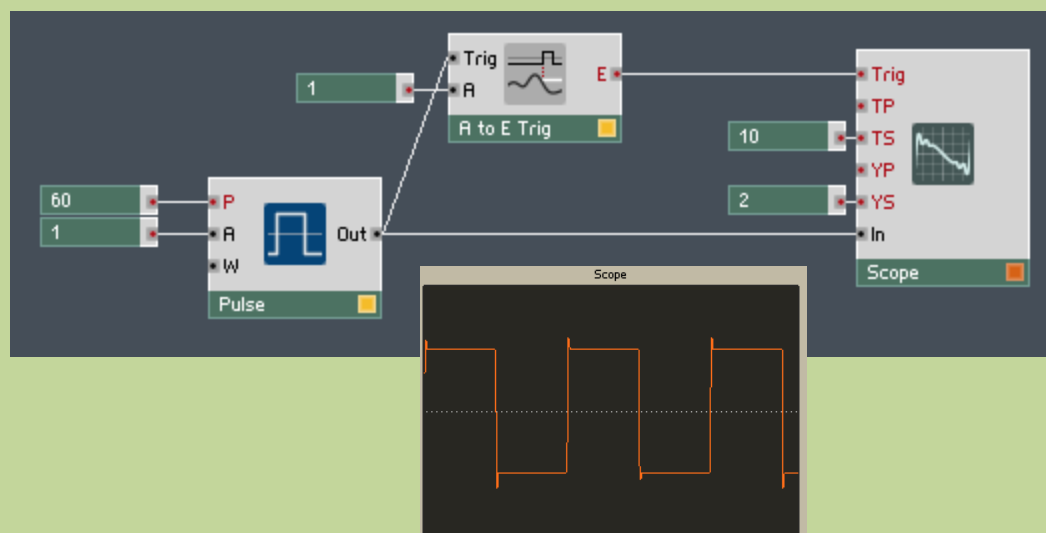
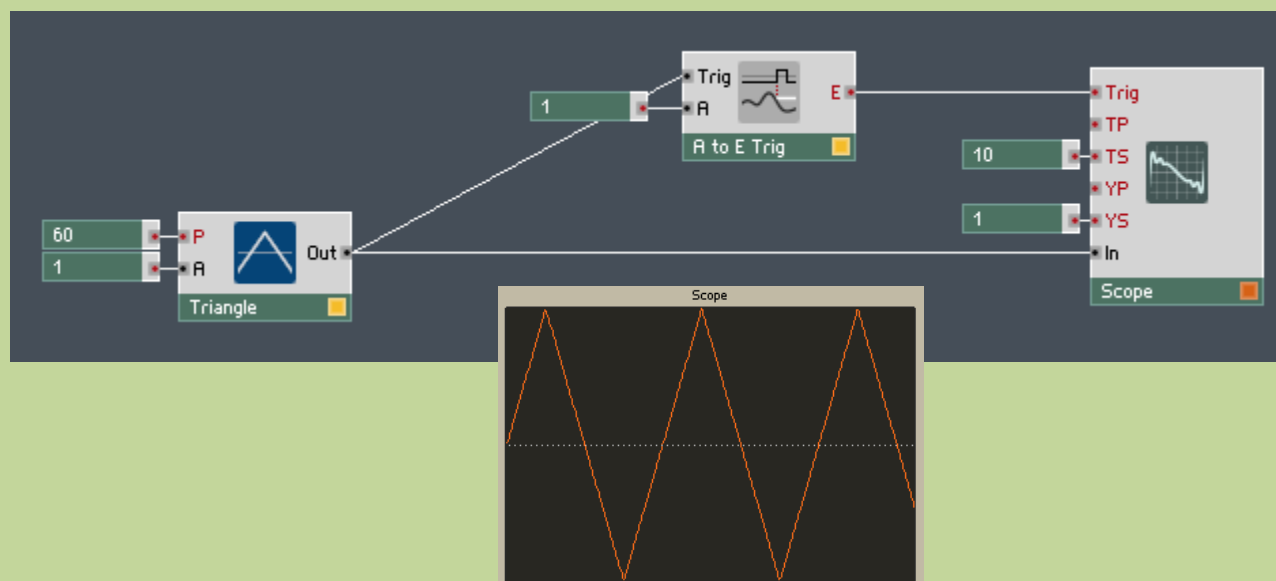


## Создаём вертикальную крутилку с помощью Mouse Area и Multi Display

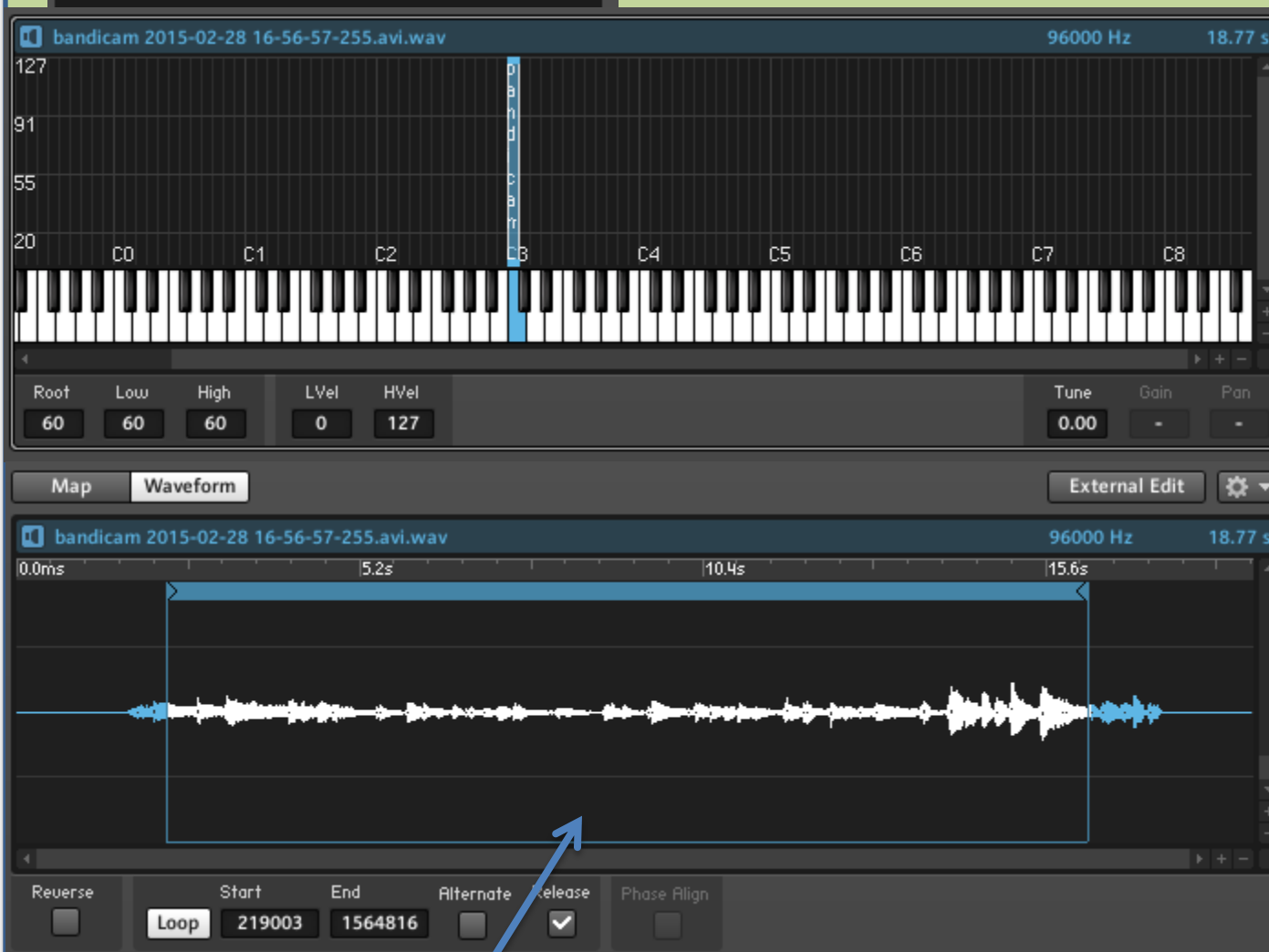
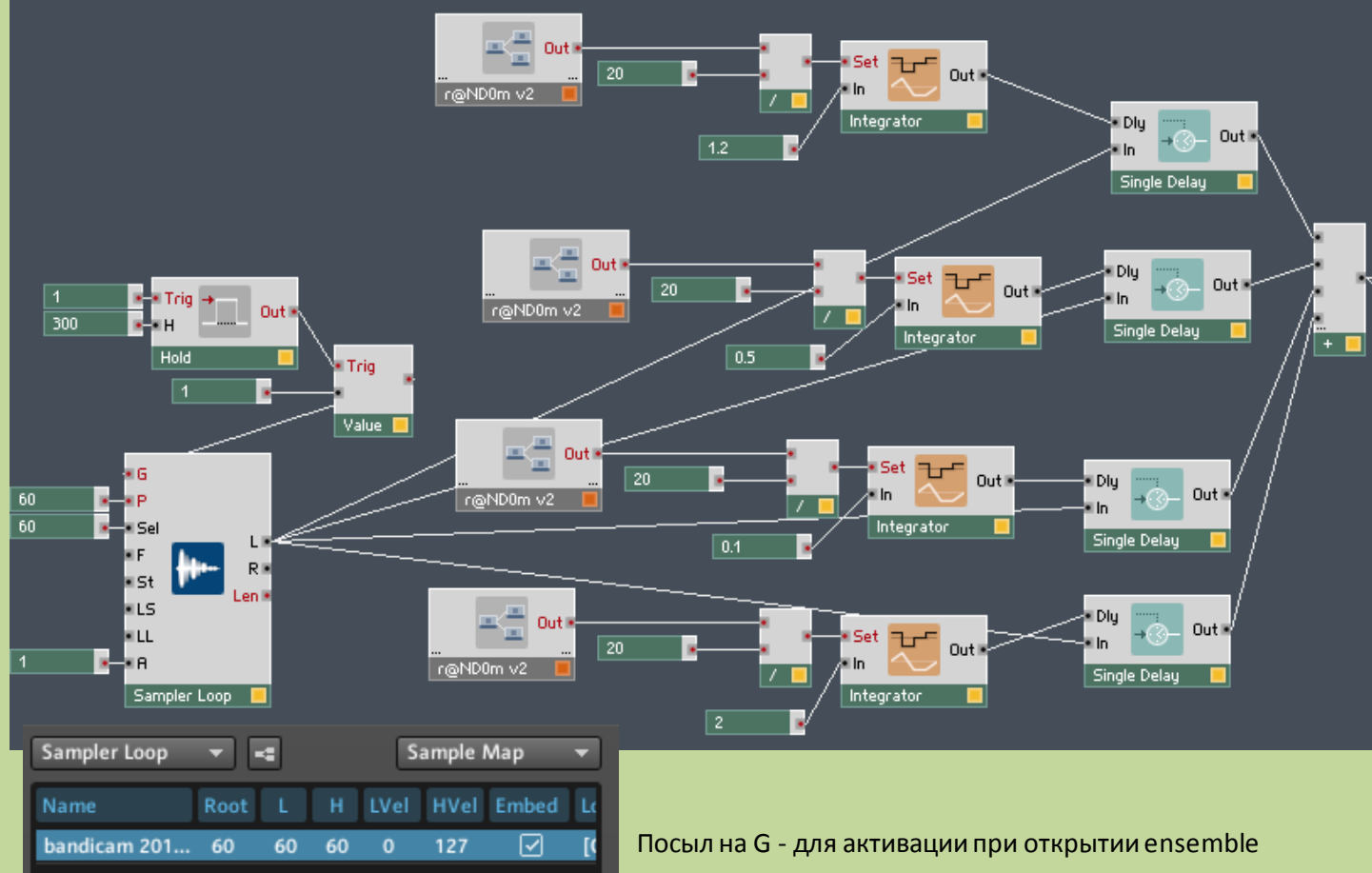


Модули имеют одинаковый размер по Width, Height и накладываются друг на друга на панели. Эта крутилка лучше чем обычная, так как помимо кручения можно прыгать по значениям (нажимать в разных местах, в то время когда обычную крутилку можно только крутить). Если Snap Value не будет в схеме, то при открытии файла значение с Y будет 0.

### Используем Scope

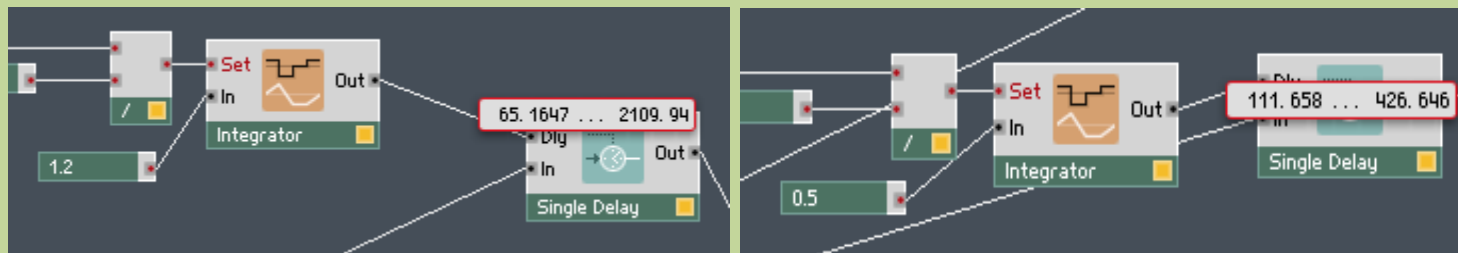


## Sampler Loop Glitch

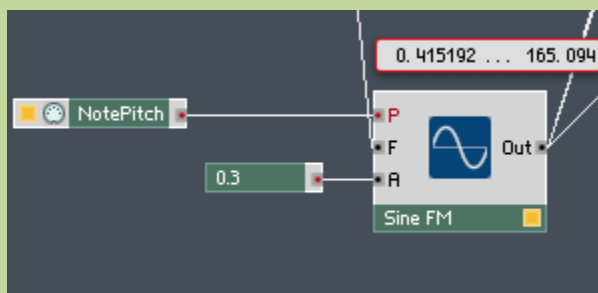


Правой клавишей мыши рисуем рамки для Loop

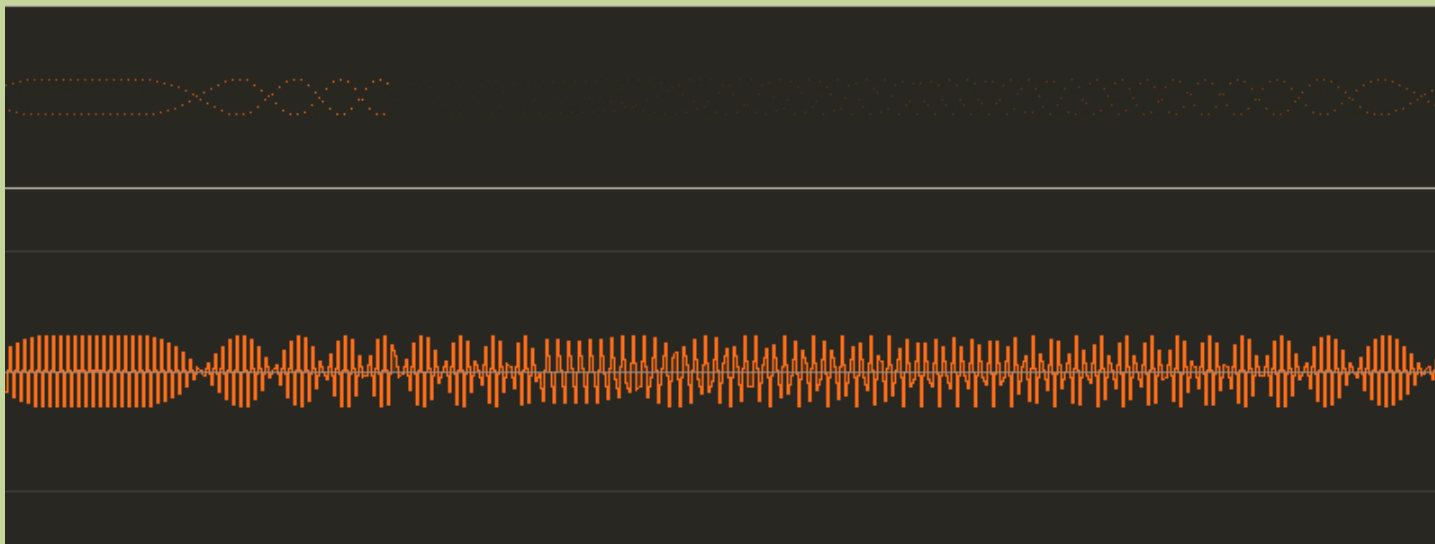
Можно использовать верхний вход Dly у Single Delay следующим способом, причем эффект будет мини-буфер : так как Integrator накапливает значения, то эти значения-мини-буфер можно подать на Dly, причем сигнал будет иметь вид : например от 100.321 .... до 2032.547 ms в миллисекундах, если пришёл новый сигнал на Set Integrator то начнётся новое накопление



## Integrator и F



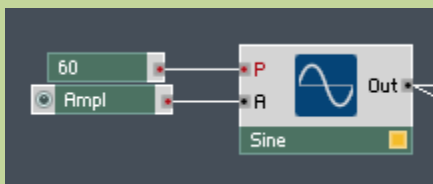
На F приходит значение с Integrator, при этом волна будет иметь вид разгона и замедления частоты



## Audio, Event Smoother

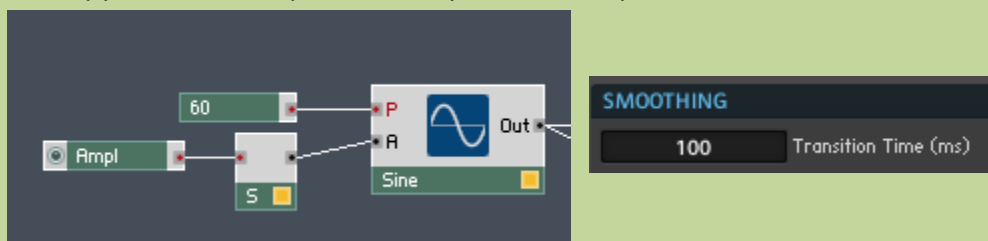


Создадим такую схему :



Если крутить Knob-Ampl , то можно услышать потрескивания, чтобы это избежать - можно использовать :

**Audio Smoother**



Значения будут сглаживаться это можно увидеть

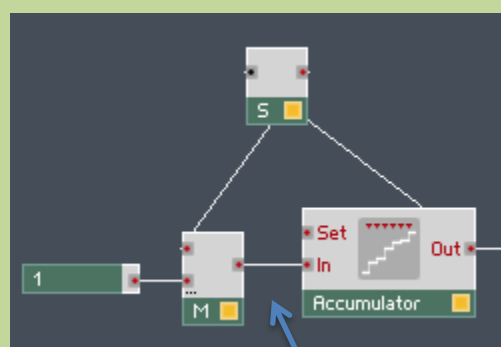
Допустим Кноб имеет значения  
Перемещая от 0 к 1 с шагом=1  
мы получим сигнал со Smoother

RANGE	
Max	Stepsize
1	1
Min	Mouse Resolution
0	127

Event #	Value
1	0.0066
2	0.1066
3	0.2066
4	0.3066
5	0.4066
6	0.5066
7	0.6066
8	0.7066
9	0.8066
10	0.9065
11	1

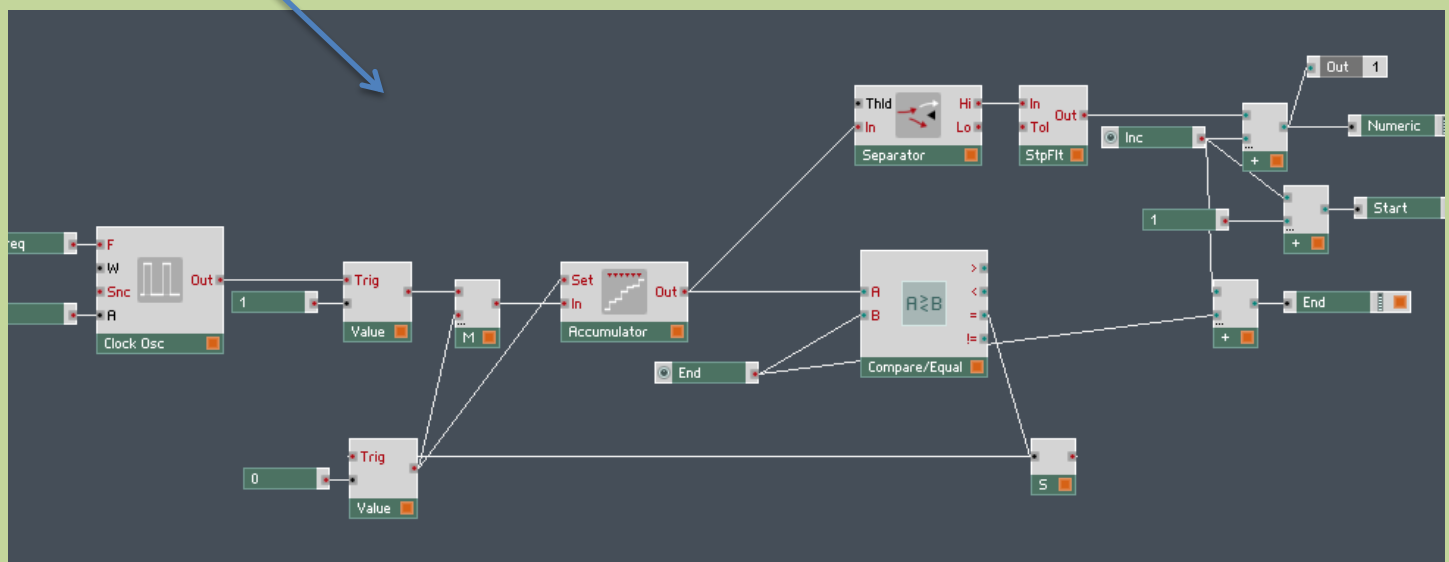
Сигнал от 0 до 1 дробится, сигнал получается не резкий, а плавный.

**Event Smoother** можно использовать в цепях с обратной связью



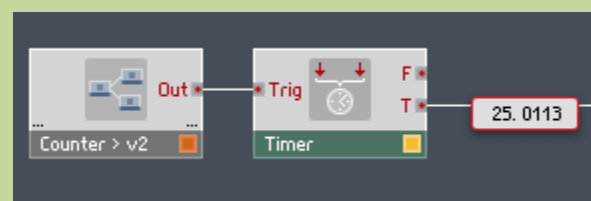
Event #	Value
1	2
2	4
3	8
4	16
5	32
6	64
7	128
8	256
9	512
10	1024
11	2048
12	4096
13	8192
14	16384
15	32768
16	65536

SMOOTHING	
1	Transition Time (ms)

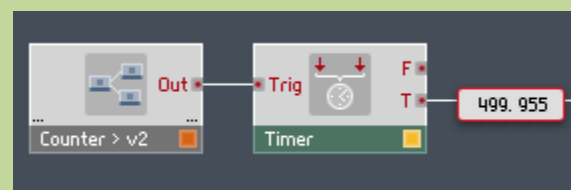


Почему работает такая схема : Clock Osc генерирует единицу допустим  $F=1$  Hz, так как он генерирует сигнал 0...1, то время между 0...1 будет 500 микросекунд, а обратная связь через смуфер происходит за 1 ms. Даже если будет  $F=20$  Hz, то расстояние во времени между 0 и 1 будет  $(Hz/F/2 - 1000/20/20=25ms)$ . 25 микросекунд при частоте 20 Hz, а смуфер = 1 микросекунде, то есть не успеет ещё прийти новый сигнал через 25 ms, а цепь обратной связи сработает.



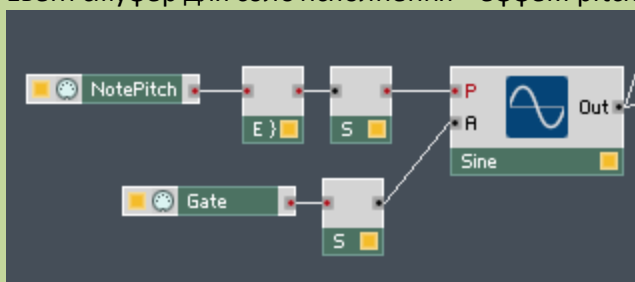


25 ms при 20 Hz



500 ms при 1 Hz

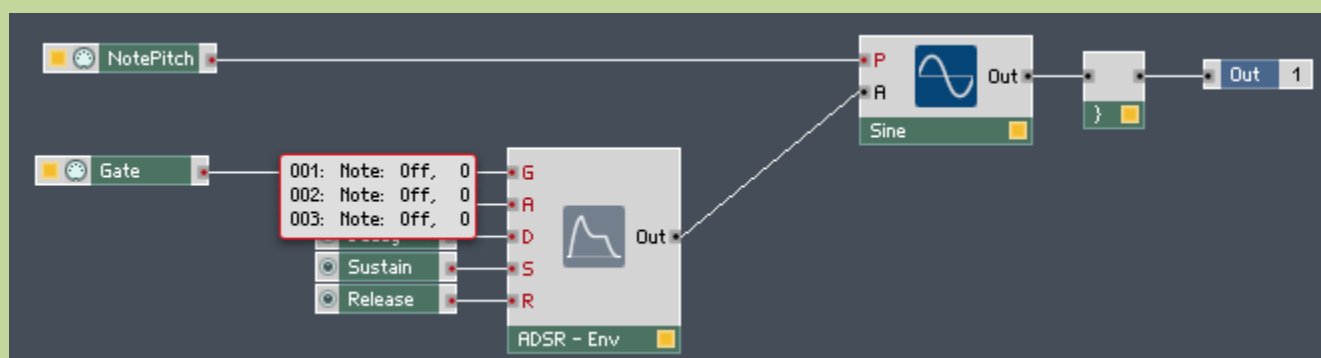
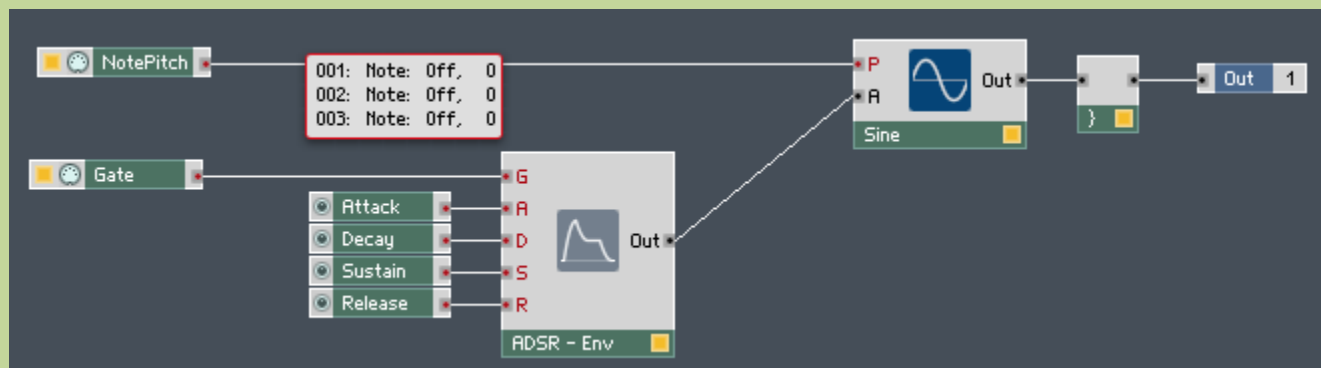
## Евент смуфер для соло исполнения – эффект pitch bend



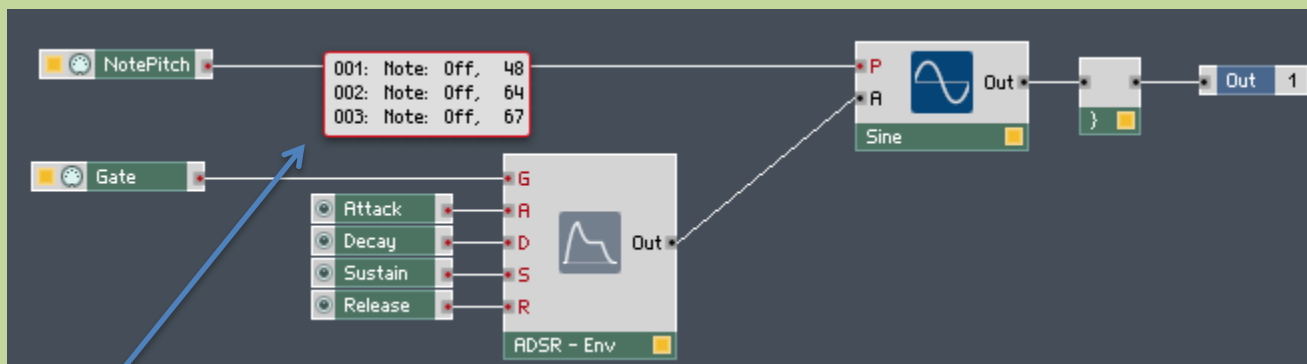
## MIDI

VOICES	TUNE
3	0.00

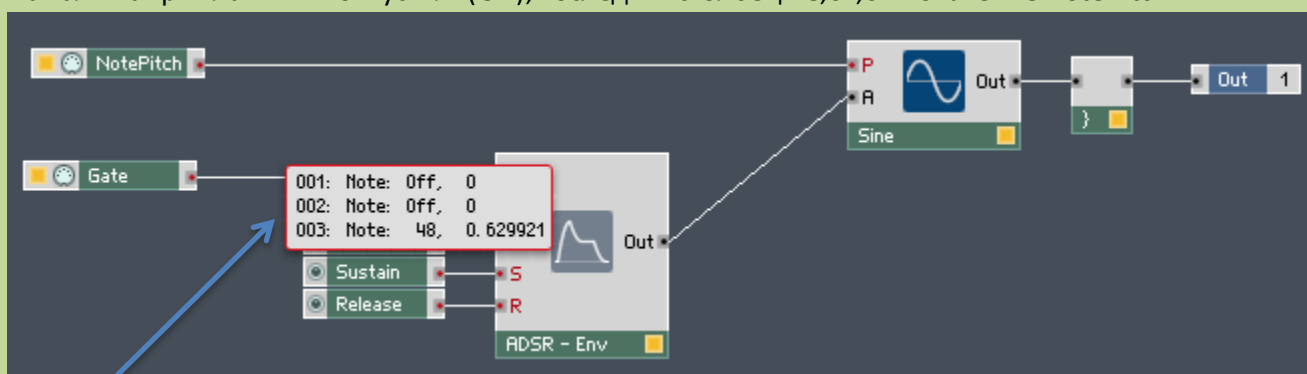
Полифония – Poly - это когда одновременно звучат несколько нот, то есть аккорд. В настройках инструмента- instrument задаётся количество голосов. В данном примере их три. То есть максимальный аккорд будет – трезвучие.



Изначальные миди-события (Note Pitch, Gate – Высота ноты, Клавиша нажата) – всё по нулям. 001, 002, 003 – голоса. Note Off – Какая клавиша нажата и удерживается - если Off – клавиша отжата, последний столбец – значения после того или иного модуля, например после NotePitch – значения нот.

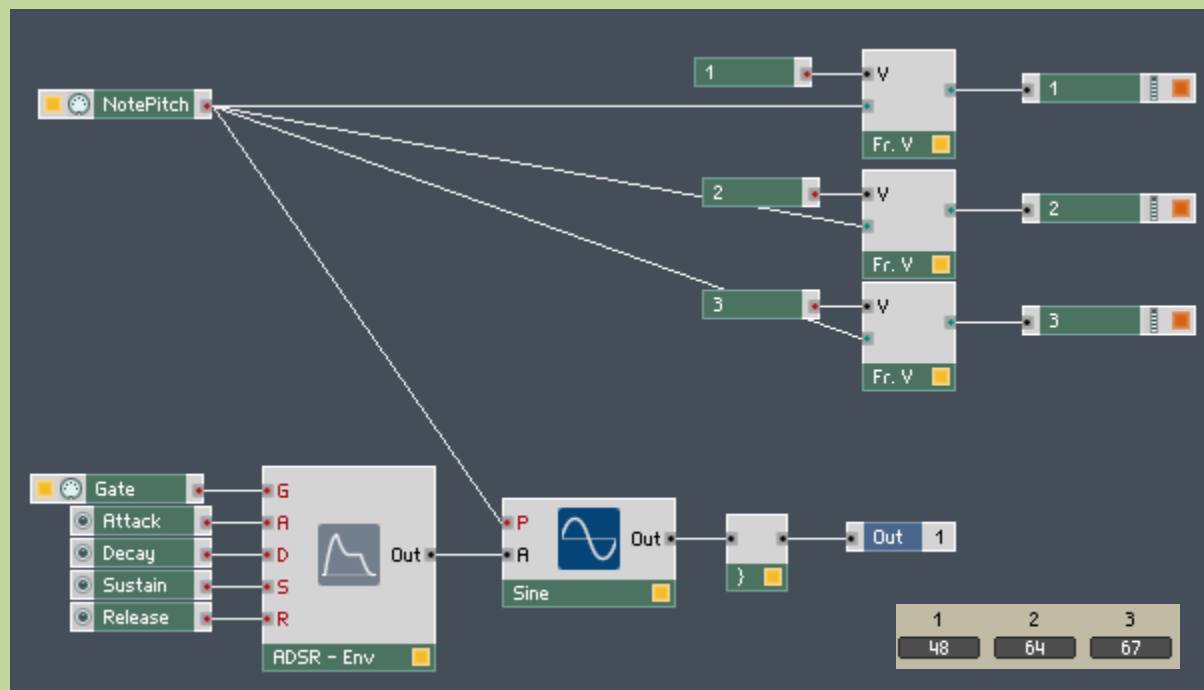


Нажали на три клавиши и отпустили (Off), последняя столбец 48, 64, 67 – значение NotePitch

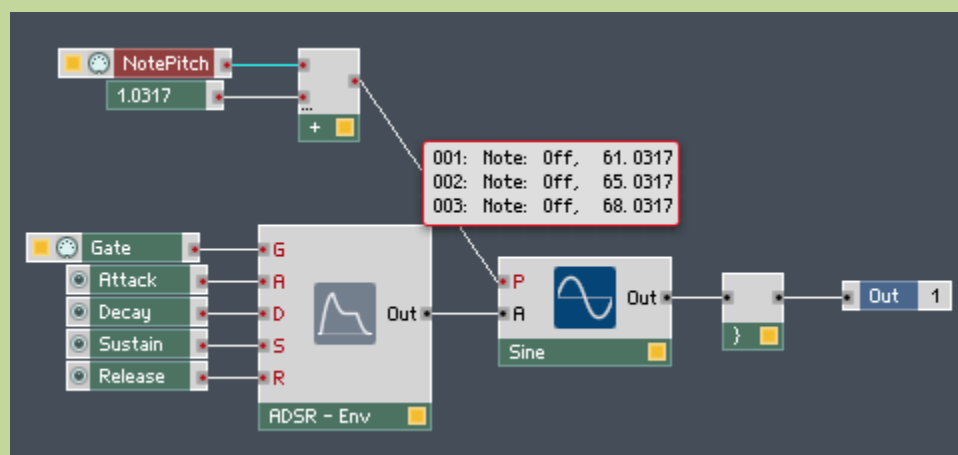


Нажали одну клавишу и удерживаем, последняя столбец 0.62991 – значение Gate

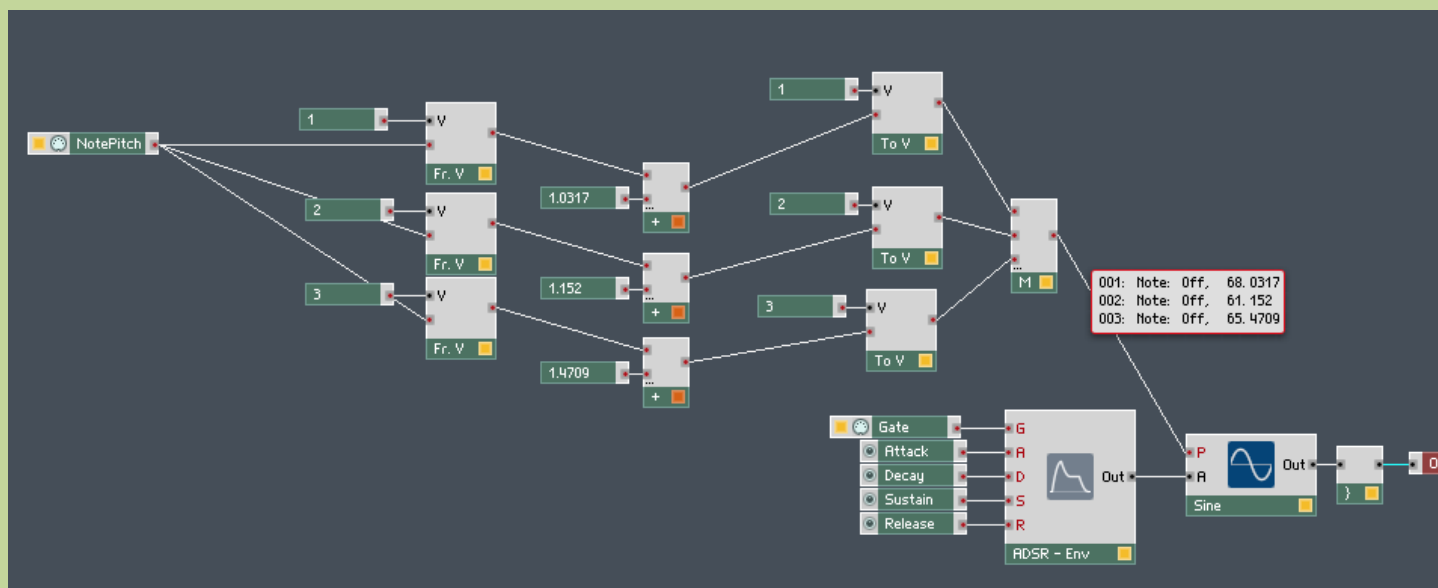
## Используем Fr.V, To.V



Fr.V на вход поступает Poly-сигнал, а выход Mono-сигнал. В данном случае мы видим на NumericReadout какие ноты нажимаются.

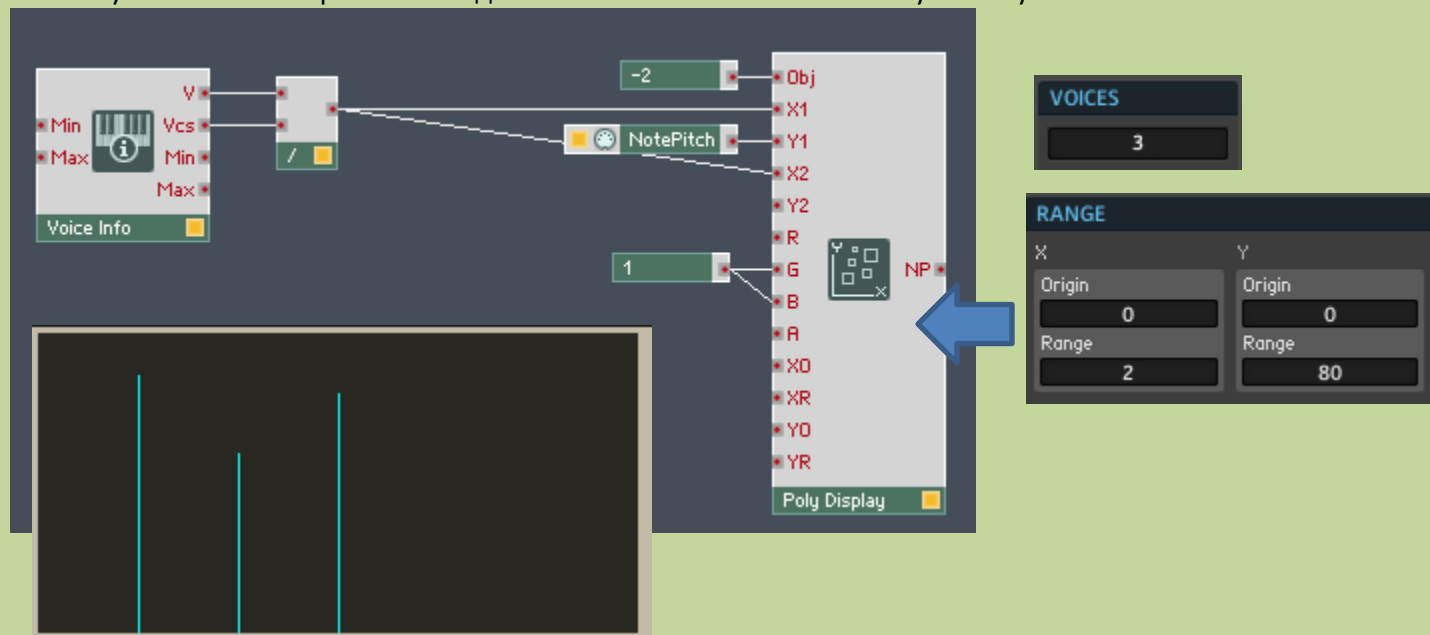


Если будем играть аккорд-трезвучие, то ко всем нотам будет прибавляться одна и та же константа.



To.V – на вход поступает Mono-сигнал, а выход Poly. Таким образом можно получать аккорды с произвольной подстройкой на ноты.

Чтобы лучше понять как работает миди-сигнал можно использовать такую схему



Нажимая аккорд-трёзвучие можно заметить что звучание будет одно и то же, а сами миди-сигналы их появления будут разные. Например

```
001: Note: Off, 64
002: Note: Off, 48
003: Note: Off, 67
```

```
001: Note: Off, 67
002: Note: Off, 64
003: Note: Off, 48
```

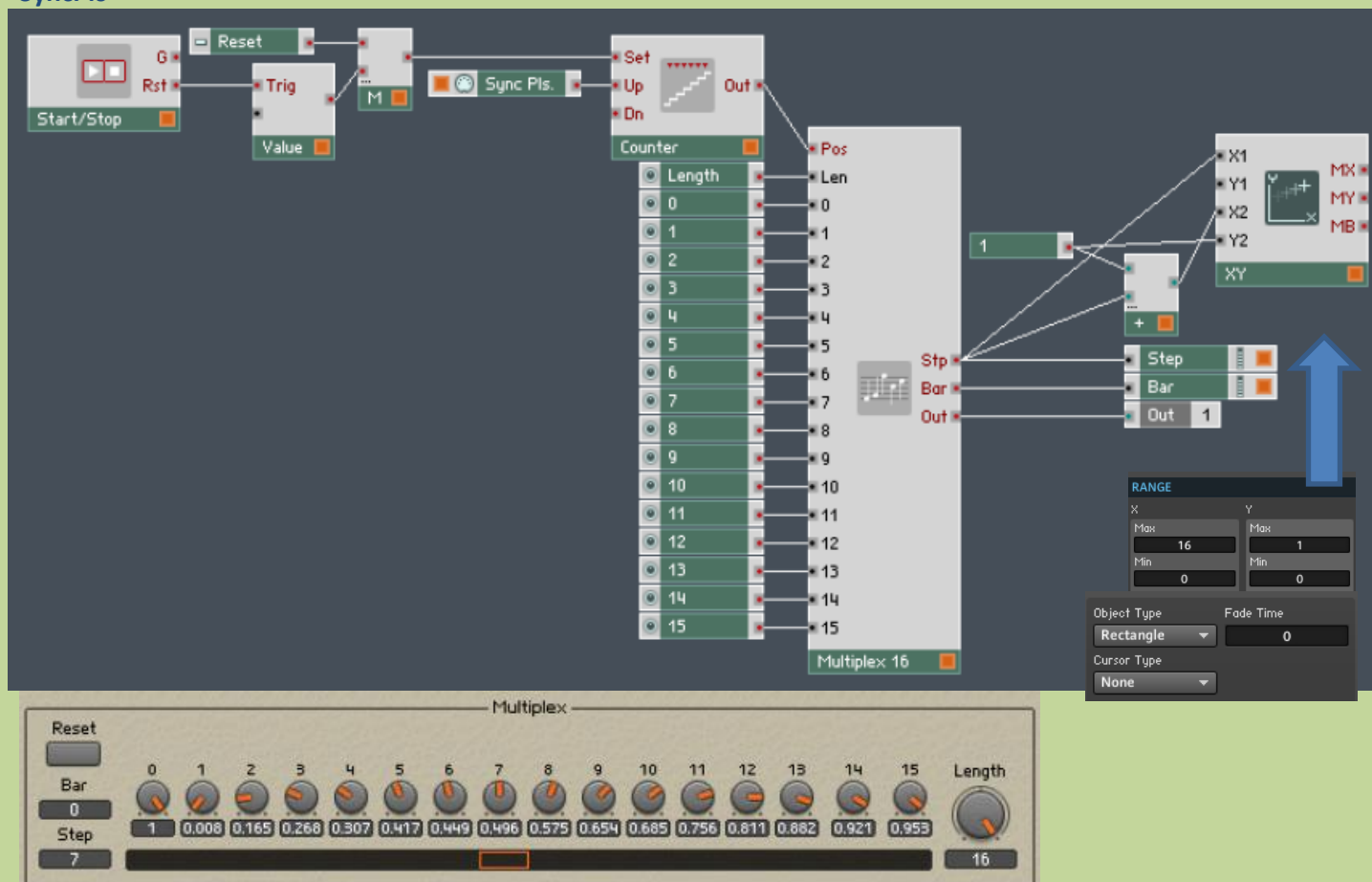
так как к каким-то клавишам пальцы прикасаются

раньше а другие позже, также **появление и отображение миди-сигналов идёт по кругу**. Это значит что нажимая одну и ту же клавишу можно увидеть

```
001: Note: Off, 67
002: Note: 67, 67
003: Note: Off, 67
```

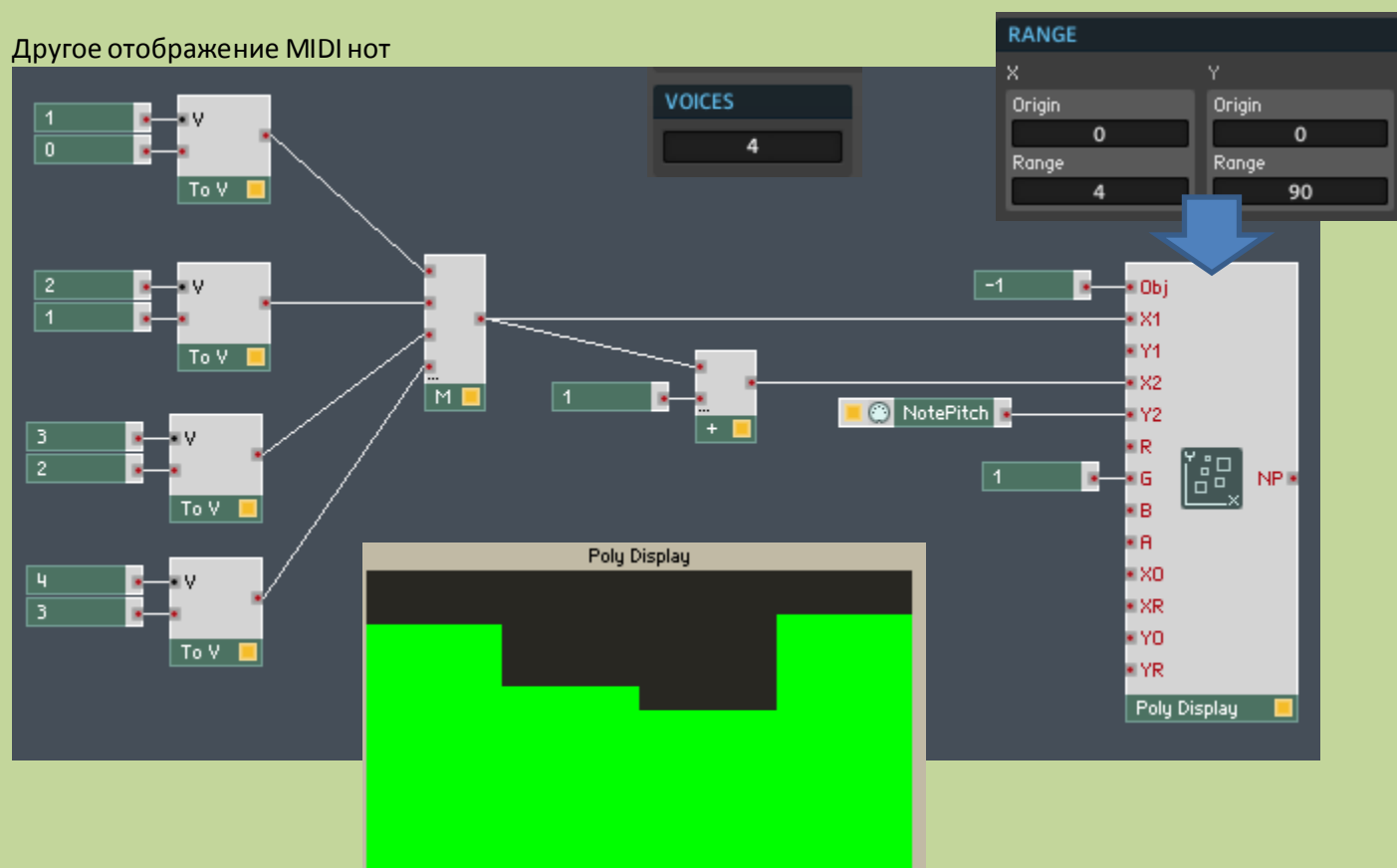
```
001: Note: 67, 67
002: Note: Off, 67
003: Note: Off, 67
```

## SyncPls



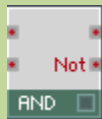
Скорость зависит от **120.0 BPM** поэтому Sync Pls – синхронная пульсация (синхронная-зависит от BPM)

## Другое отображение MIDI нот



## Логические элементы

### AND



AND. Когда на обоих входах положительные сигналы, то верхний выход = 1.

Обозначим два входа как А и В

A	0	0	1	1
B	0	1	0	1
Out	0	0	0	1

0 и 1 у А и В это отрицательный или положительный вход (даже малые значения учитываются, 0.001 это положительный сигнал), а выход Out это исключительно выход 0 или 1

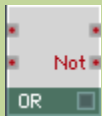
### NAND

NAND это тот же модуль AND только выход у него нижний Not(отрицание).

A	0	0	1	1
B	0	1	0	1
Out-Not	1	1	1	0

Как видно, логика AND и NAND прямо противоположна.

### OR



OR. Когда на любом из двух или на обоих входах положительный сигнал, то верхний выход = 1

A	0	0	1	1
B	0	1	0	1
Out	0	1	1	1

### NOR

NOR это тот же модуль OR только выход у него нижний Not.

A	0	0	1	1
B	0	1	0	1
Out-Not	1	0	0	0

### EXOR



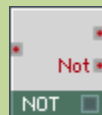
EXOR работает как и OR, но когда два положительных сигнала на входе, то выход будет = 0. Поэтому о логике EXOR говорят «исключающий ИЛИ»

A	0	0	1	1
B	0	1	0	1
Out	0	1	1	0

Exor с выходом Not, в электронике встречается редко

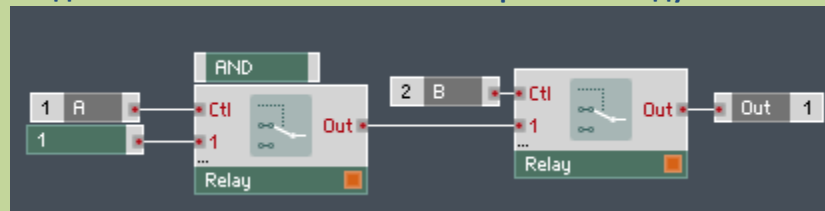
A	0	0	1	1
B	0	1	0	1
Out-Not	1	0	0	1

### NOT

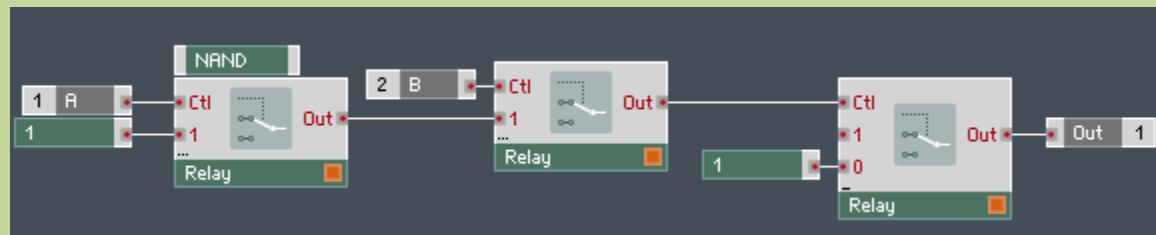


Как видно у Not только один вход. Верхний выход Not является отрицанием любого сигнала, если вход положительный, то выход=0, если вход отрицательный, то выход=1. Нижний выход является подтверждением любого сигнала (плюс это 1, минус это 0)

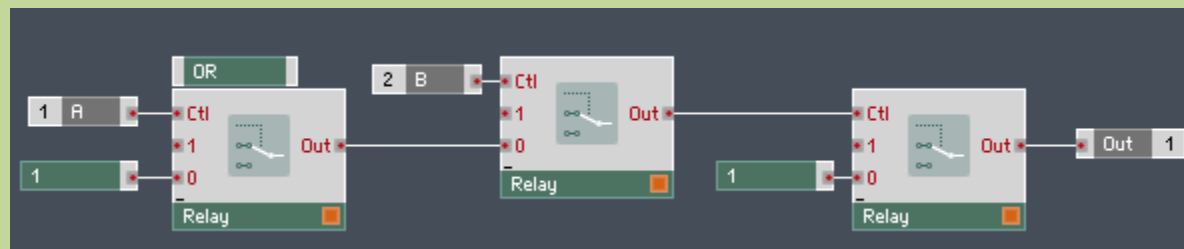
## Создание логических элементов из первичных модулей :



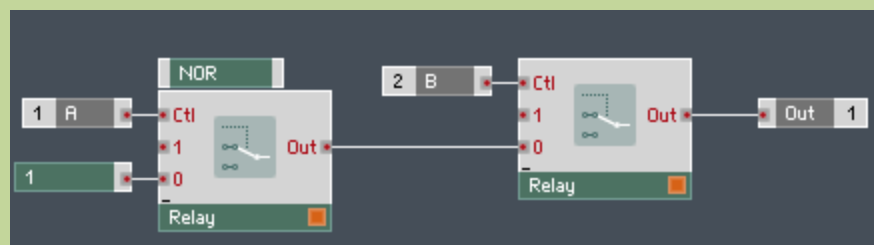
AND



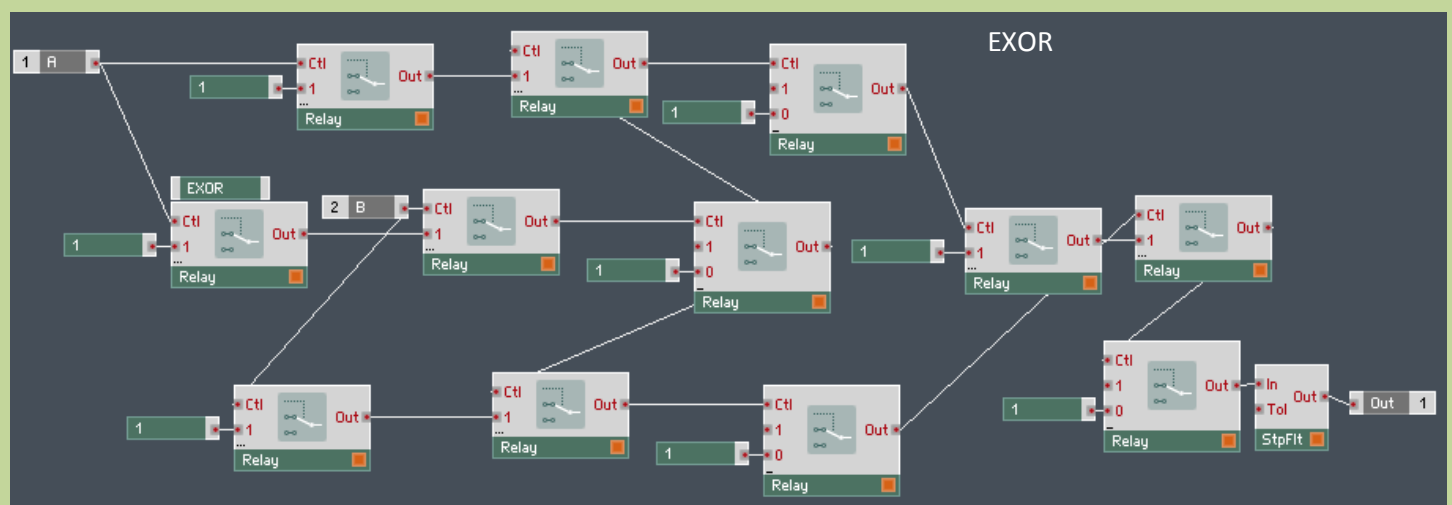
NAND



OR

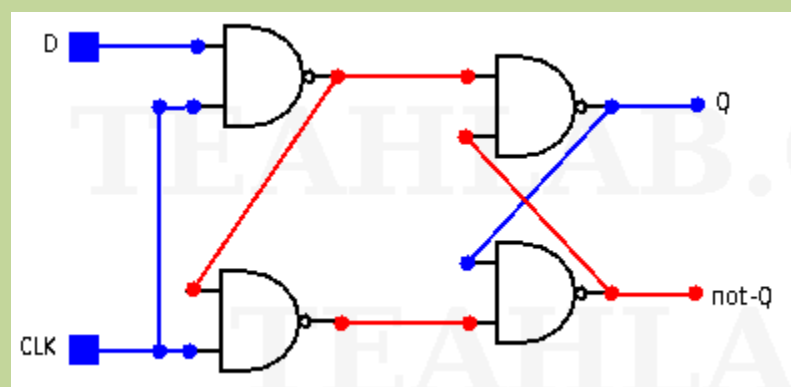


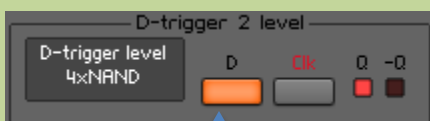
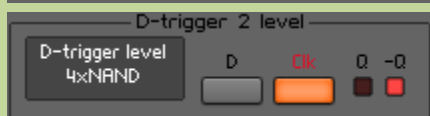
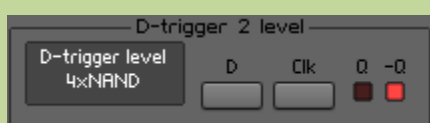
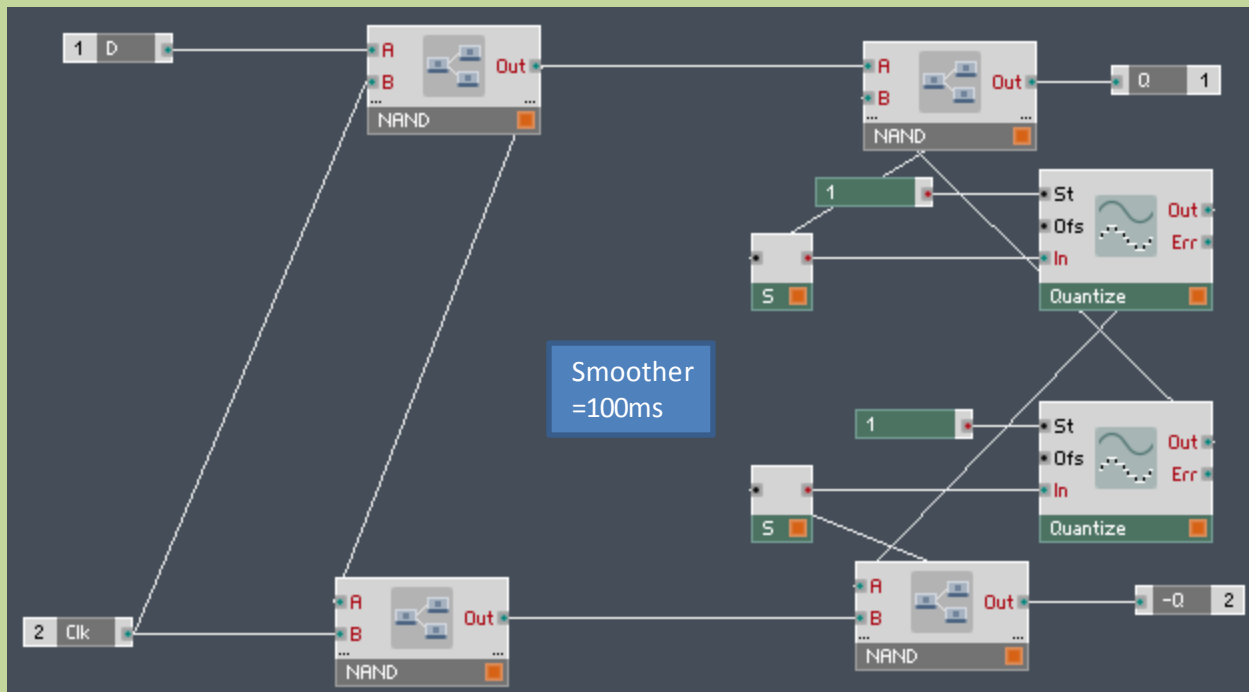
NOR



EXOR

Из логических элементов собранных из реле можно создавать другие разнообразные модули.  
например Gated D latch

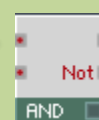




Buttons D и Clk в режиме Toggle

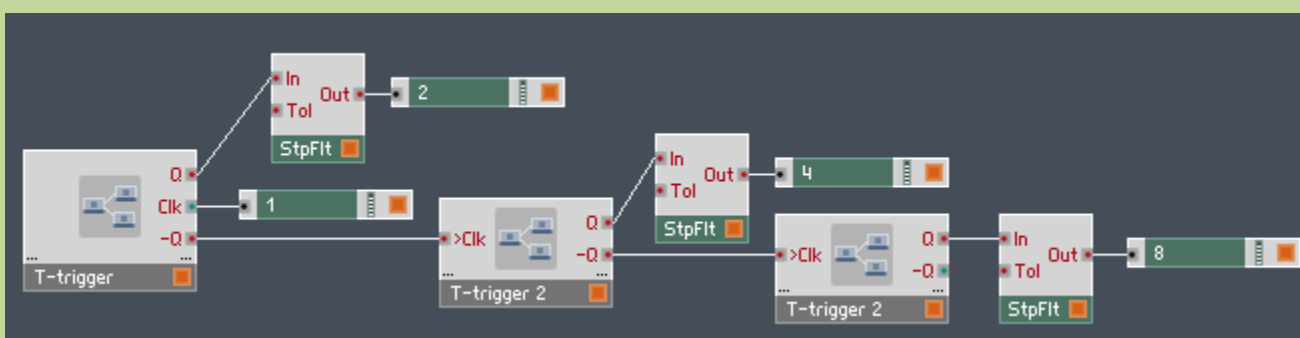
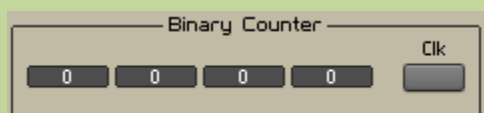
Gated D latch является заглушкой для 1 бита. Если мы нажмём Clk, затем D, затем Clk отключим, то далее нажимая D, выход Q не будет меняться – схема заперла значение с D. Чтобы очистить 1 бит, надо D выключить, а Clk включить

**Важное замечание** – если использовать встроенные логические элементы, то у вас не получится создать выше описанную схему.

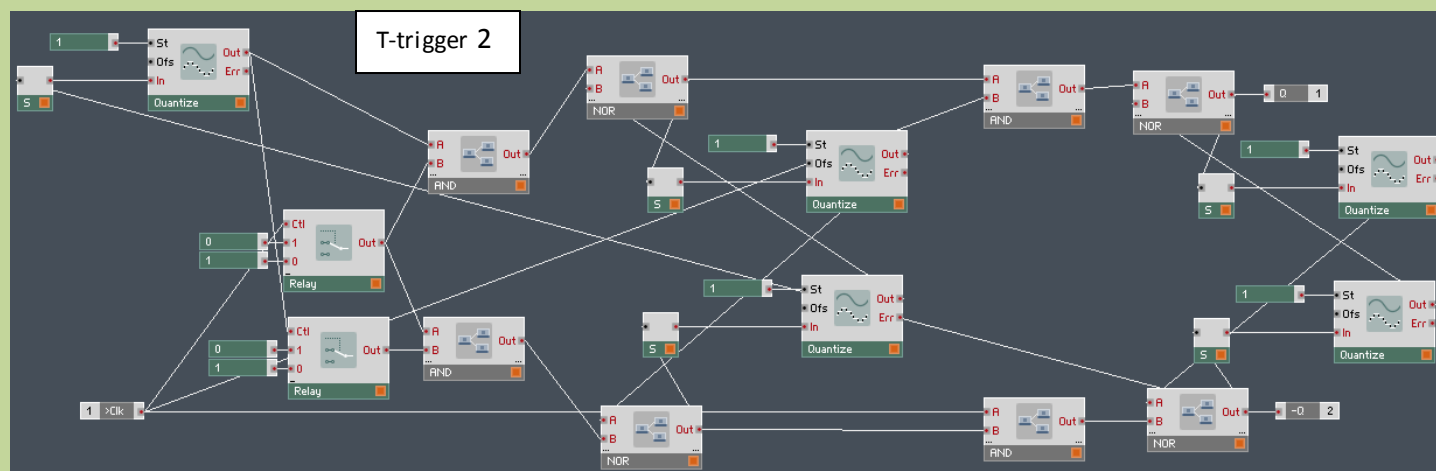
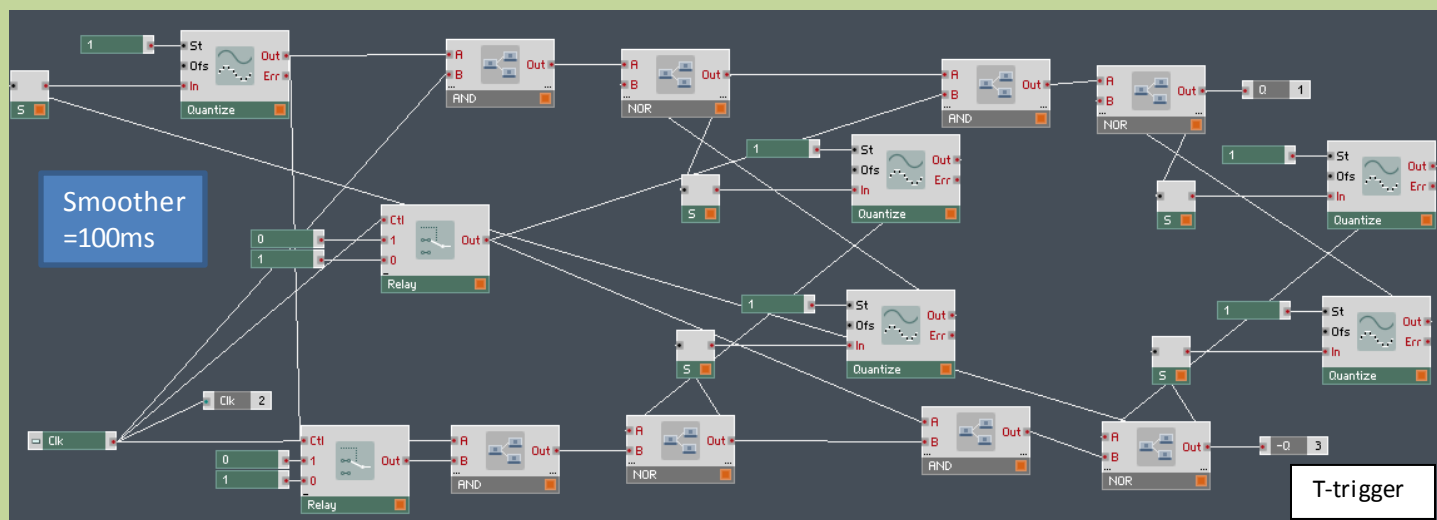


Так можно создать RS, JK, T triggers и т.д

## Бинарный счётчик







Нажимая Clk мы получим следующую последовательность :

00-0000  
01-0001  
02-0010  
03-0011  
04-0100  
05-0101  
06-0110  
07-0111  
08-1000  
09-1001  
10-1010  
11-1011  
12-1100  
13-1101  
14-1110  
15-1111

Красным выделен выход 1, синим выход 2, серым выход 4, чёрным выход 8. Как видно T-trigger в бинарном счётчике является частотным делителем - выход 1 это последовательность 0,1, выход 2 это 0,0,1,1, выход 4 это 0,0,0,0,1,1,1,1, выход 8 это 0,0,0,0,0,0,0,0,1,1,1,1,1,1,1,1.

В десятичной системе счисления эта последовательность будет от 0 до 15 итого 16 вместе с 0.

## Бинарный сумматор-калькулятор считающий до 15

Бинарные числа

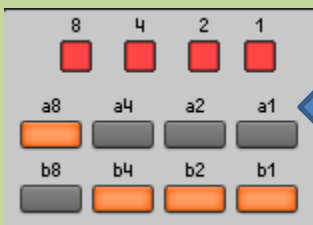
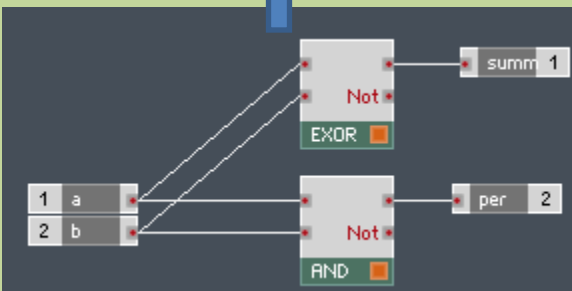
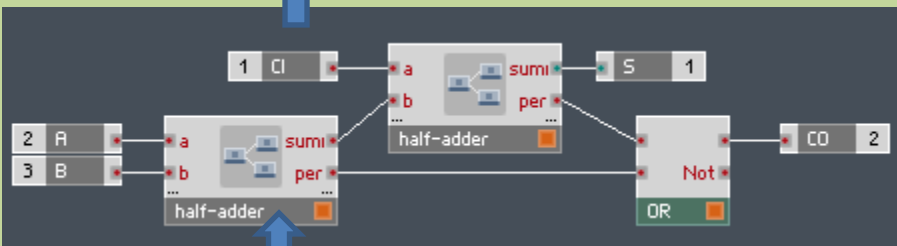
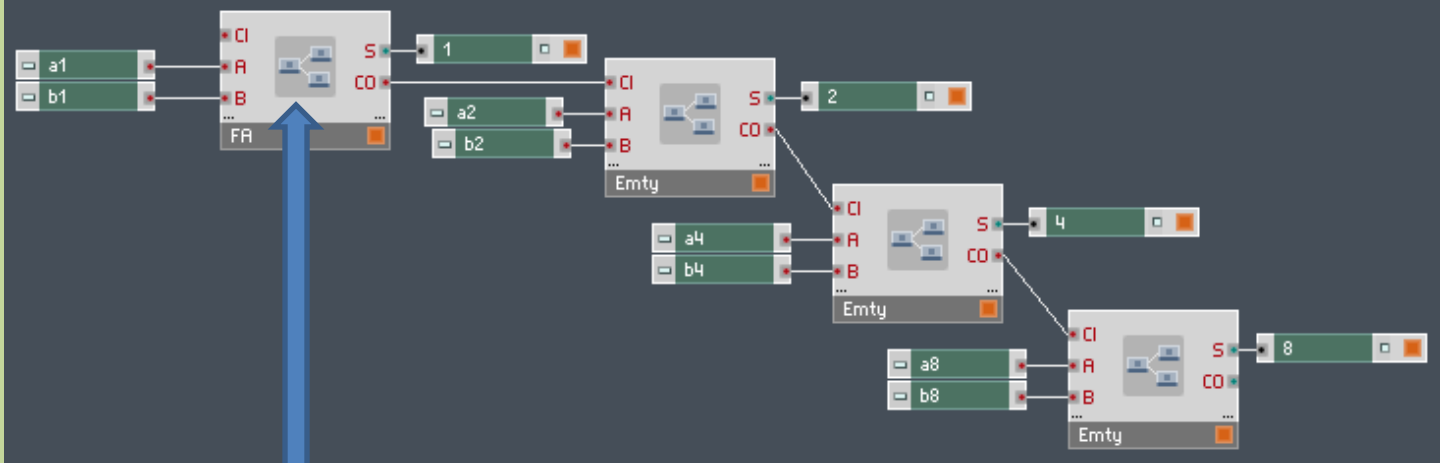
1 0 1 0 – число в бинарной системе, (1-подтверждает нижестоящее число, 0-отвергает)

8 4 2 1 – из каких десятичных чисел состоит бинарное число

1010=8+2=10(десятичная система)



Система из букв "a" это первое слагаемое число, на панели слева из букв "a" набрано бинарное число 101, что в десятичной системе означает 5, из букв "b" набрано второе слагаемое число 001, что в десятичной системе означает 1.  
5+1=6 это отображается на лампочках



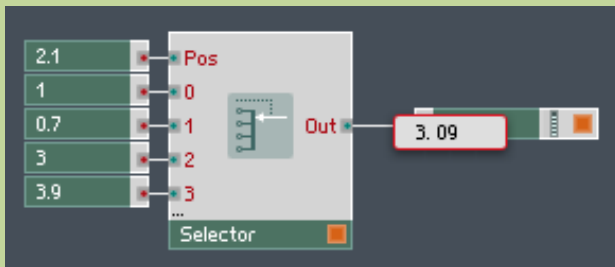
1000+0111=1111(бинарная система), 8+7=15(десятичная система)

## Selector

### Находим значение линейной интерполяции.

Когда на вход Pos подаются целые значения (0,1,2 и т.д.), то выход будет равен тому, что подаётся на вход. Допустим Pos=1, а на вход 1 подаётся 3,7, то выход=3,7.

Совсем иначе дело обстоит, когда на вход Pos подаются дробные значения. У Selector стоит по умолчанию Curve-Linear, это и есть линейная интерполяция между двумя значениями входов.



Как видно Pos=2.1 и это значение находится между входами 2 и 3, тогда возникает вопрос: если вход 2=3, а вход 3=3.9, то что будет на выходе когда Pos=2.1?

Для этого можно воспользоваться таким расчётом

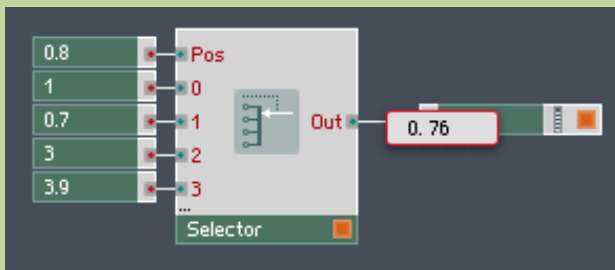
$$Out = N + L,$$

$$L = ((N+1) - N) * Q,$$

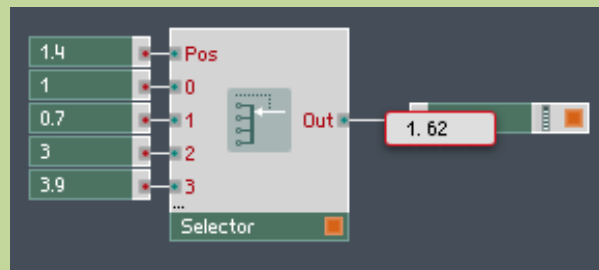
$$Q = Pos \bmod 1, \text{ if } Q=0 \text{ then } Q=1$$

Проверим расчёт  
 $Q = 2.1 \bmod 1 = 0.1$   
 $L = (3.9 - 3) * 0.1 = 0.09$   
 $Out = 3 + 0.09 = 3.09$

Когда Pos имеет дробное значение, он находится между двумя входами и эти два входа всегда будут активны, если каждый из них изменять, то и выход будет меняться



$Q = 0.8 \bmod 1 = 0.8$   
 $L = (0.7 - 1) * 0.8 = -0.24$   
 $Out = 1 + (-0.24) = 0.76$

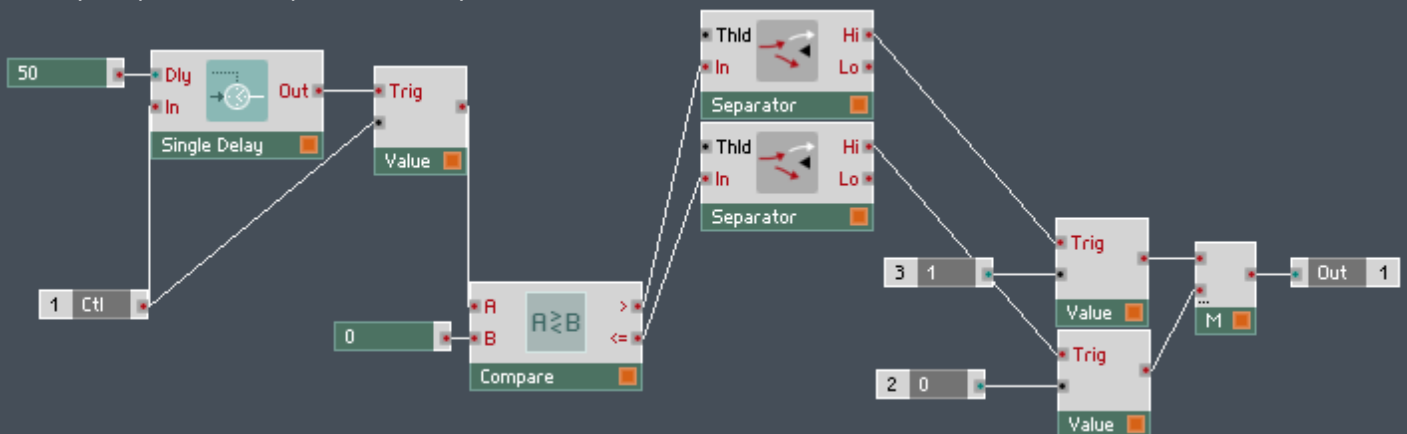


$Q = 1.4 \bmod 1 = 0.4$   
 $L = (3 - 0.7) * 0.4 = 0.92$   
 $Out = 0.7 + 0.92 = 1.62$

## Relay

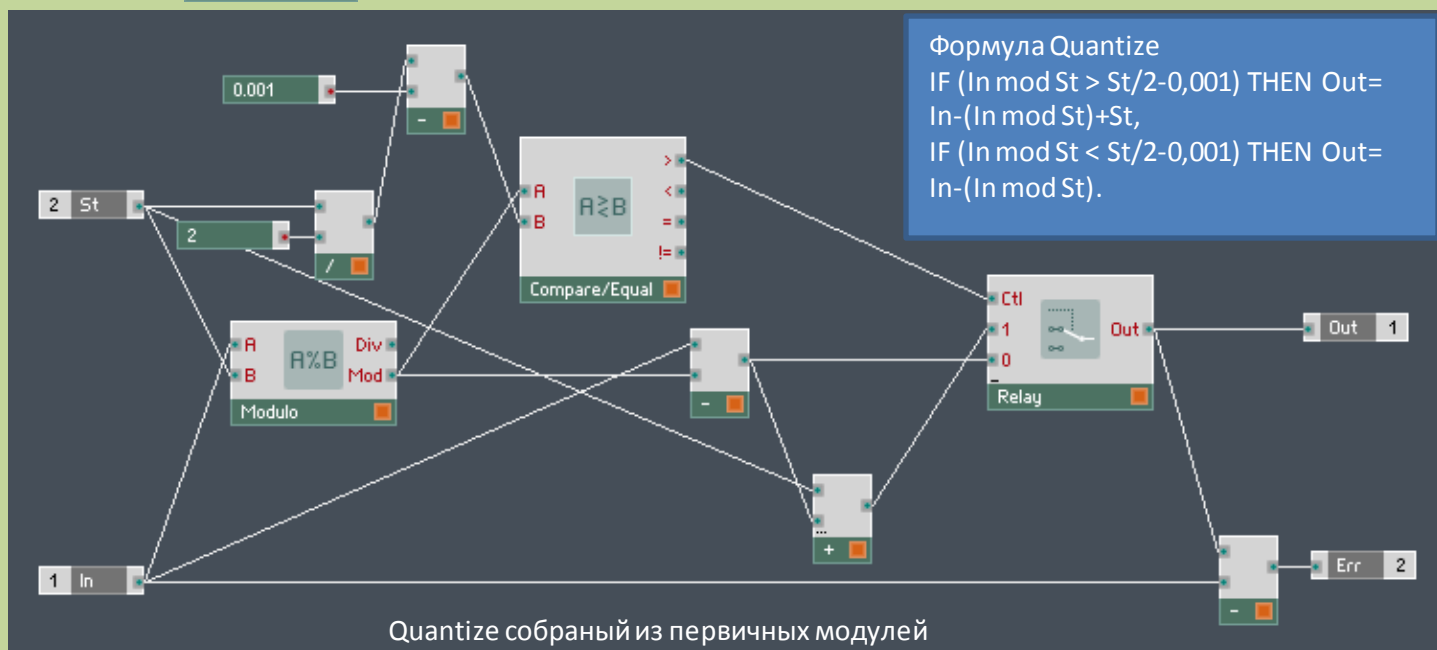
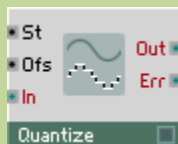


### Relay собранный из первичных модулей



Реле имеет 3 входа и один выход, если значение на входе Ctl положительное, то выход будет браться со входа 1, если значение на входе отрицательное или равно 0, то выход будет браться со входа 0.

## Quantize



### Формула Quantize

IF (In mod St > St/2-0,001) THEN Out= In-(In mod St)+St,  
IF (In mod St < St/2-0,001) THEN Out= In-(In mod St).

Quantize округляет входящий сигнал согласно входу St(шаг округления). Допустим на входе 25.5 , то при St=1 Out=26. Когда St=1, это есть стандартное округление, если дробная часть = .499 или меньше, то число округляется в меньшую сторону, если дробная часть больше .499 или равно .5 то число округляется в большую сторону.

Если шаг округления 1.4, а вход 25.5, то воспользуемся формулой :

$$25.5 \bmod 1.4 = 0.3 < 1.4/2 - 0.001 = 0.699$$

$$25.5 - 0.3 = 25.2$$

Выход Err является разницей между Out и In,  $Out - In = Err$

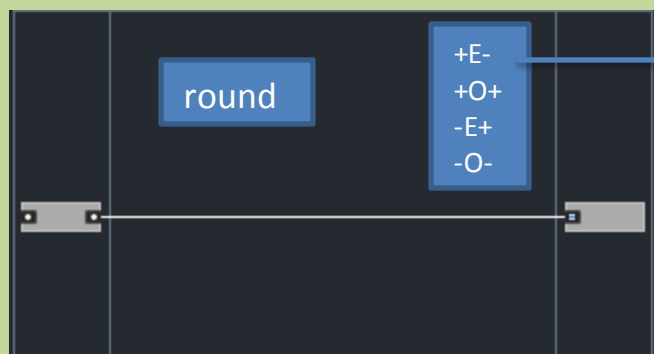
Пример : Найти значение Err если In=-17.8, St=7.3

$$-17.8 \bmod 7.3 = -3.2 < 7.3/2 - 0.001 = 3.649$$

$$-17.8 - (-3.2) = -14.6$$

$$Err = -14.6 - (-17.8) = 3.2$$

## Виды округления



- 1.+Or- positive Or negative
2. EO – Even, Odd
- 3.Round + oR -

0.5 to 0

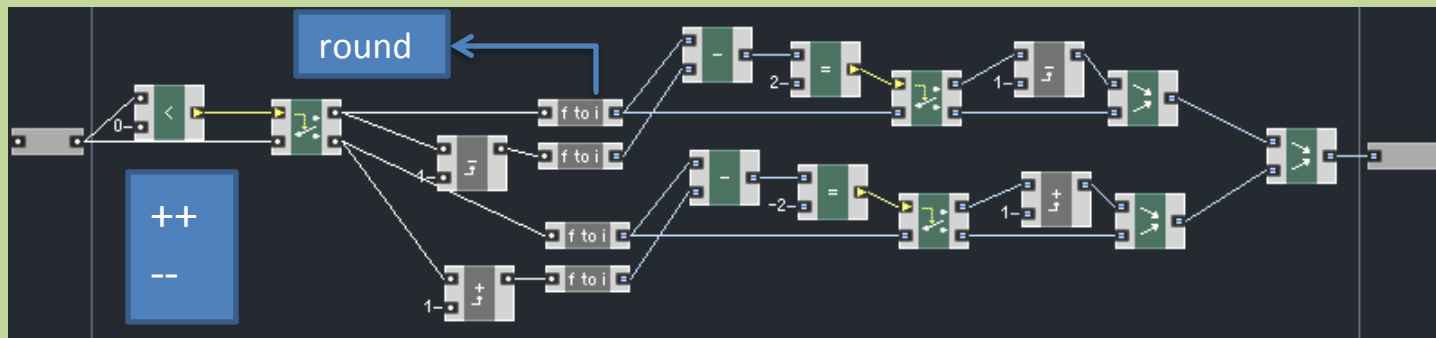
3.5 to 4

Округление в Core по умолчанию : для положительных значений - если целое **чётное**, то округление в меньшую сторону, если целое **нечётное**, то округление в большую сторону.

-1.5 to -2

-4.5 to -4

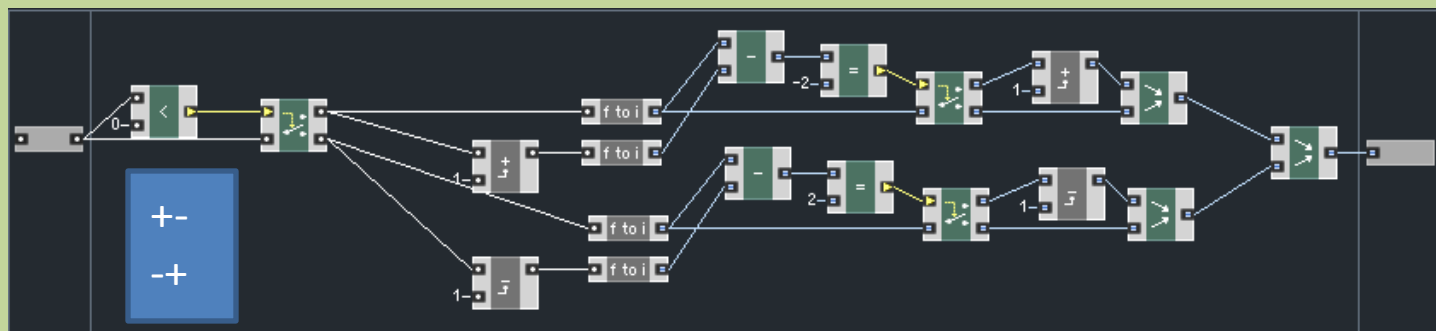
С отрицательными значениями всё наоборот.



0.5 to 1 Положительные округляются в большую сторону, отрицательные в меньшую.

3.5 to 4

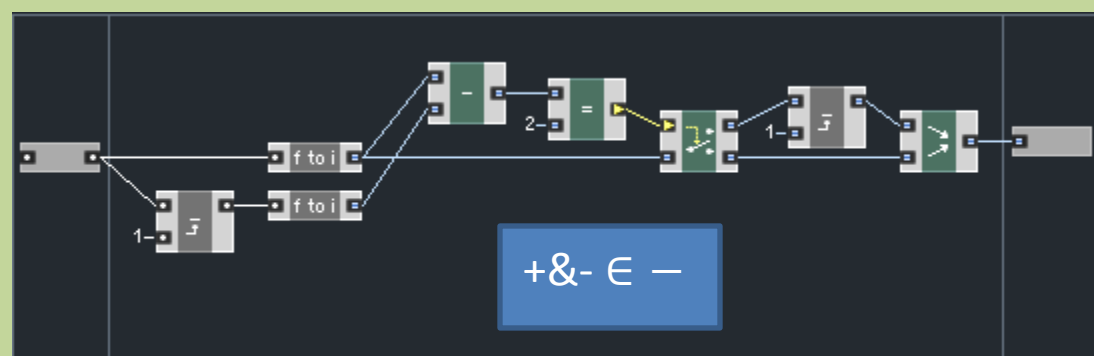
-4.5 to -5



0.5 to 0 Положительные округляются в меньшую сторону, отрицательные в большую.

3.5 to 3

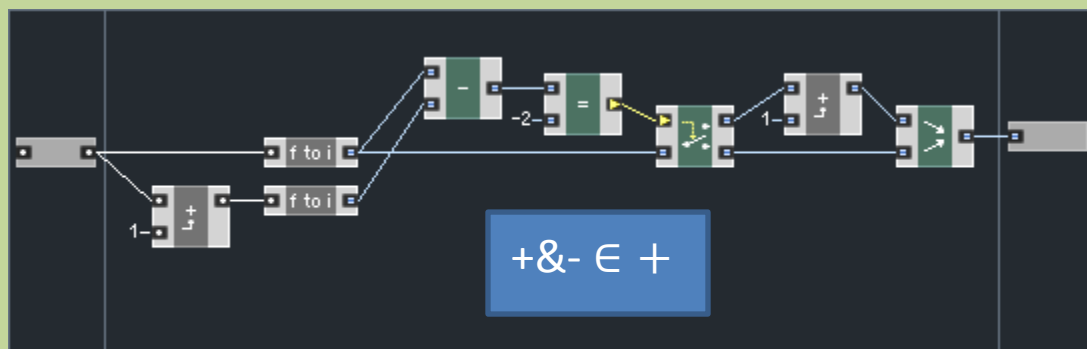
-4.5 to -4



0.5 to 0 Положительные и отрицательные округляются в меньшую сторону

3.5 to 3

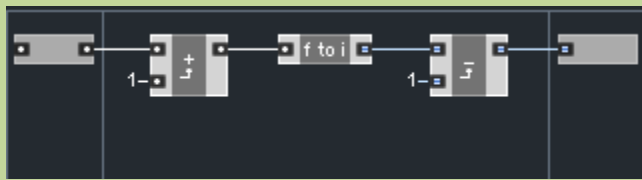
-4.5 to -5



0.5 to 1 Положительные и отрицательные округляются в большую сторону

3.5 to 4

-4.5 to -4



+E+  
+O-  
-E-  
-O+

- 1.+Or- positive Or negative
2. EO – Even, Odd
- 3.Round + oR -

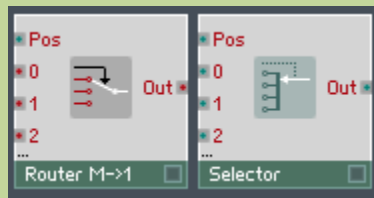
0.5 to 1 Положительные чётные в большую сторону, положительные нечётные в меньшую.  
 3.5 to 3 Отрицательные наоборот.  
 -4.5 to -5  
 -3.5 to -3

## Routers

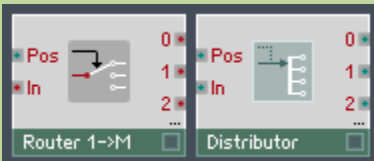
Router 1,2 – отличается от Relay тем, что если сигнал на каком-либо из входов не активный, то переключая Ctl выход будет показываться с последнего активного входа.



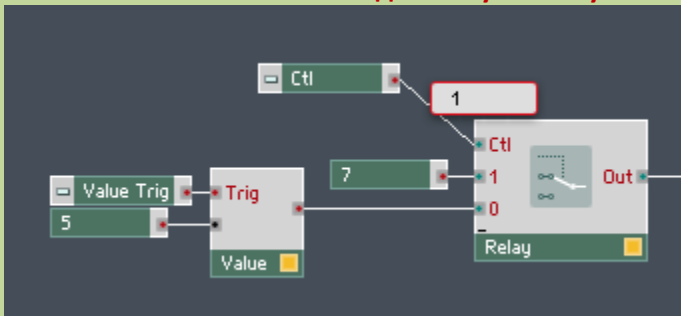
Router M->1 – отличается от Selector также как в предыдущем примере



Router 1->M – отличается от Distributor тем, что переключая Pos выходы у Router 1->M остаются, а у Distributor становятся нулями.

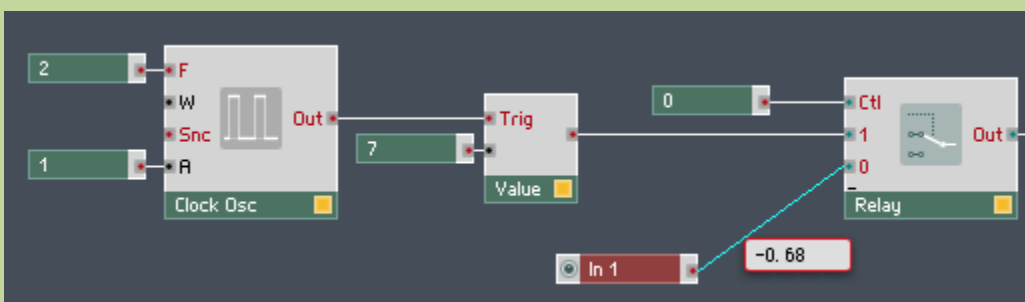


**Важное замечание : если создать такую схему**



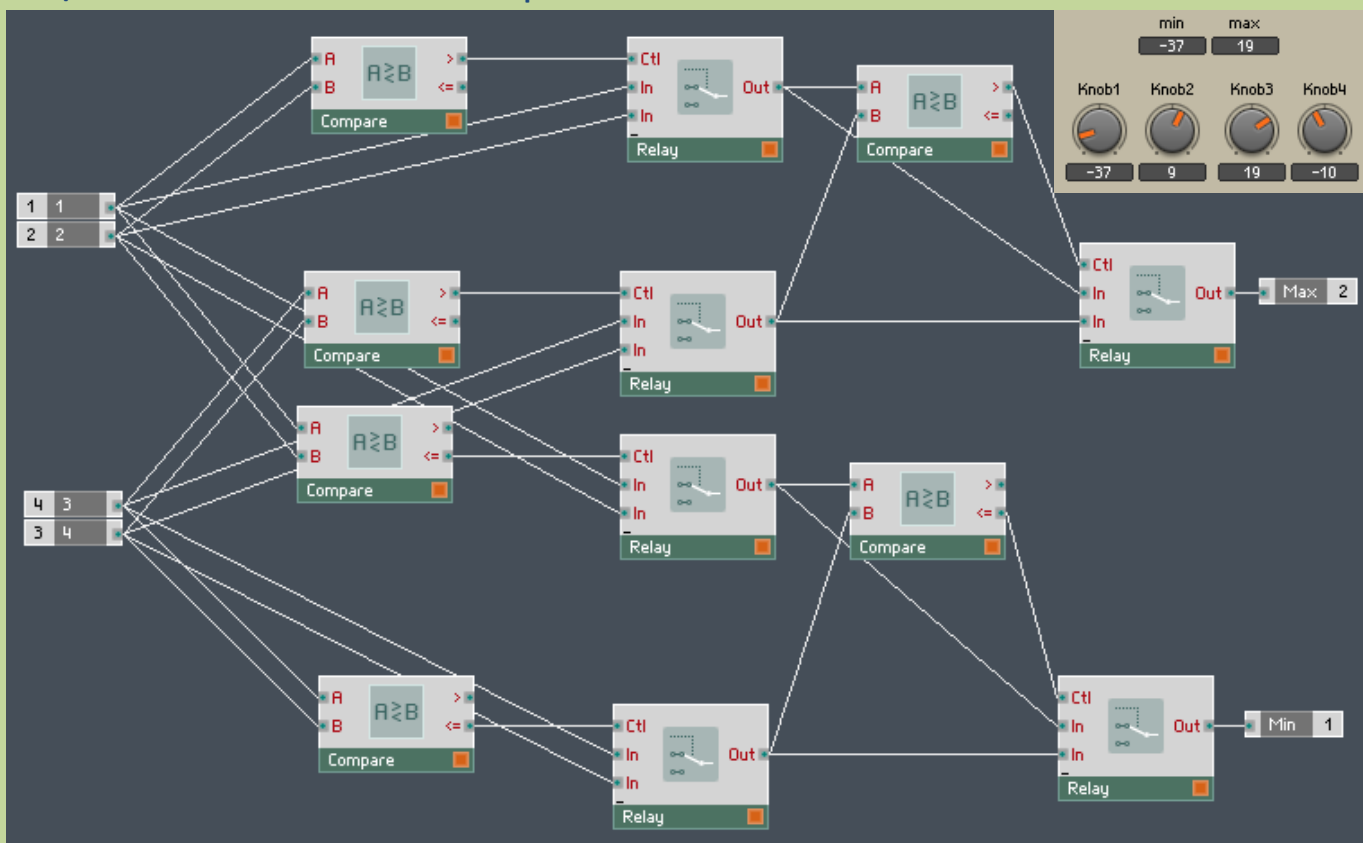
Ctl = 1  
 нажимая ValueTrig мы на выходе Relay будем получать хотя сама 7 не активна. Тоже самое и для Selector.

Event #	Value
1	7
2	7
3	7
4	7
5	7

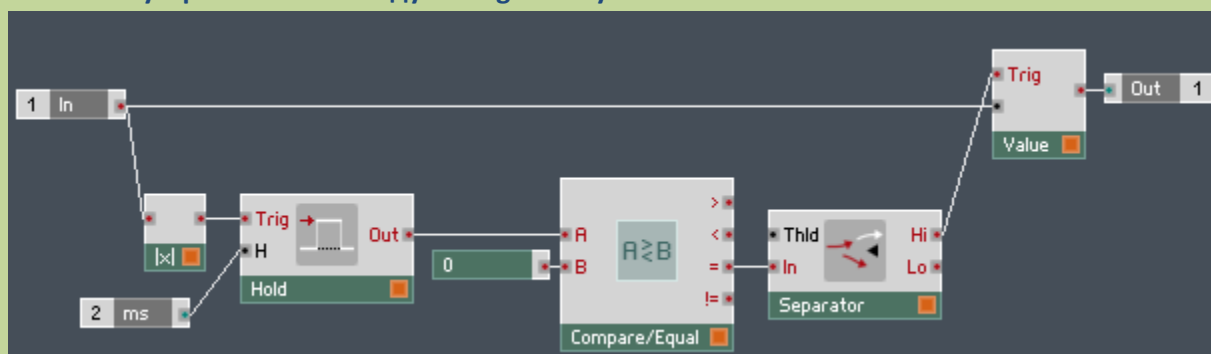


Event #	Value
262	-0.68
263	-0.68
264	-0.68
265	-0.68
266	-0.68
267	-0.68
268	-0.68
269	-0.68
270	-0.68
271	-0.68
272	-0.68
273	-0.68

## Max/Min – показывает макс.мин из четырёх значений

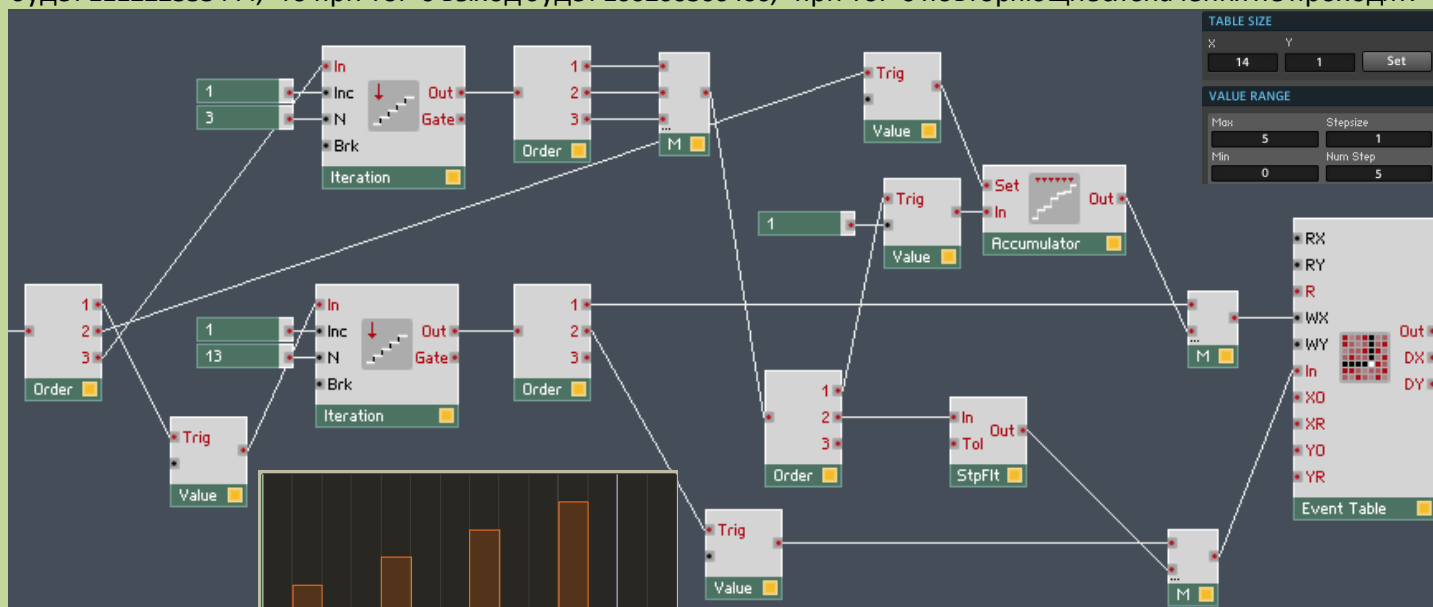


## Event Delay – работает как модуль Single Delay

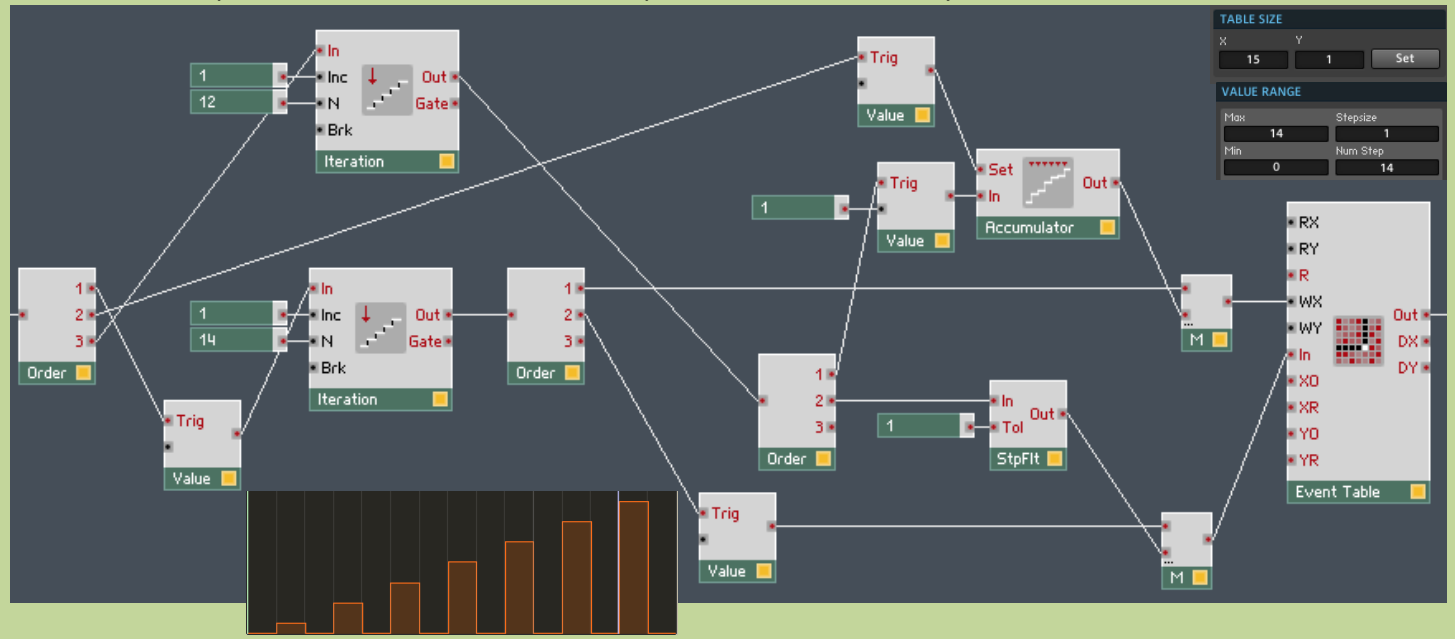


## Step Filter

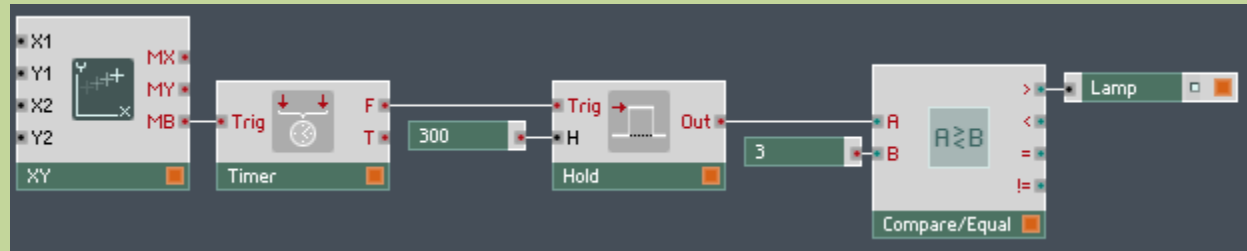
Назначение Step Filter – не пропускать значения выше или ниже заданного порога Tol. Например если на входе будет 111222333444, то при Tol=0 выход будет 100200300400, при Tol=0 повторяющиеся значения не проходят.



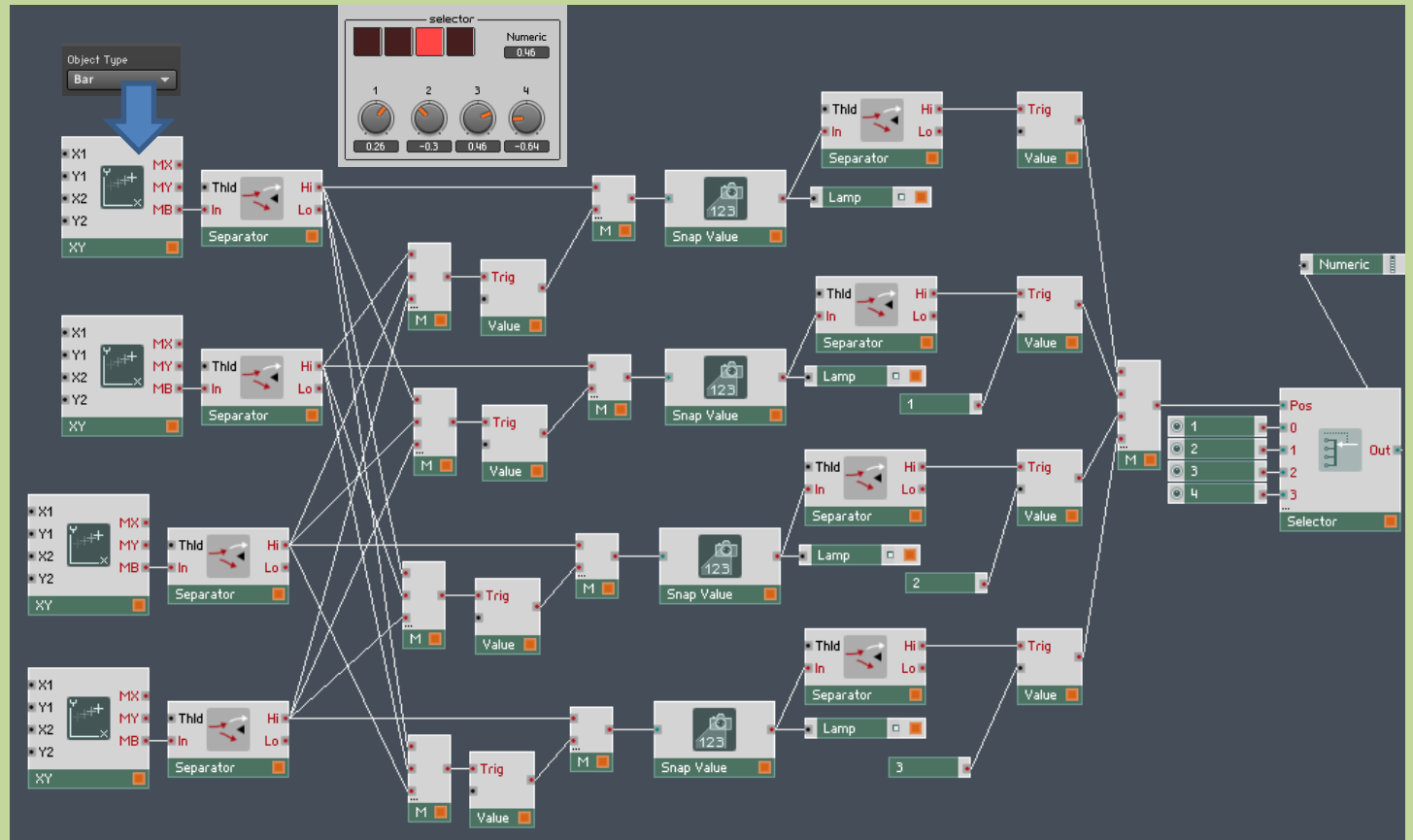
Если подадим такую последовательность 123456789,10,11,12,13 а Tol=1, то выход будет 1,0,3,0,5,0,7,0,9,0,11,0,13 так как после первой единицы идёт двойка, а они различаются на единицу то двойка откидывается.



**Подсчёт кликов мыши за секунду**(чтобы загорелась лампочка нужно за 1 секунду нажать левую клавишу мыши больше трёх раз.

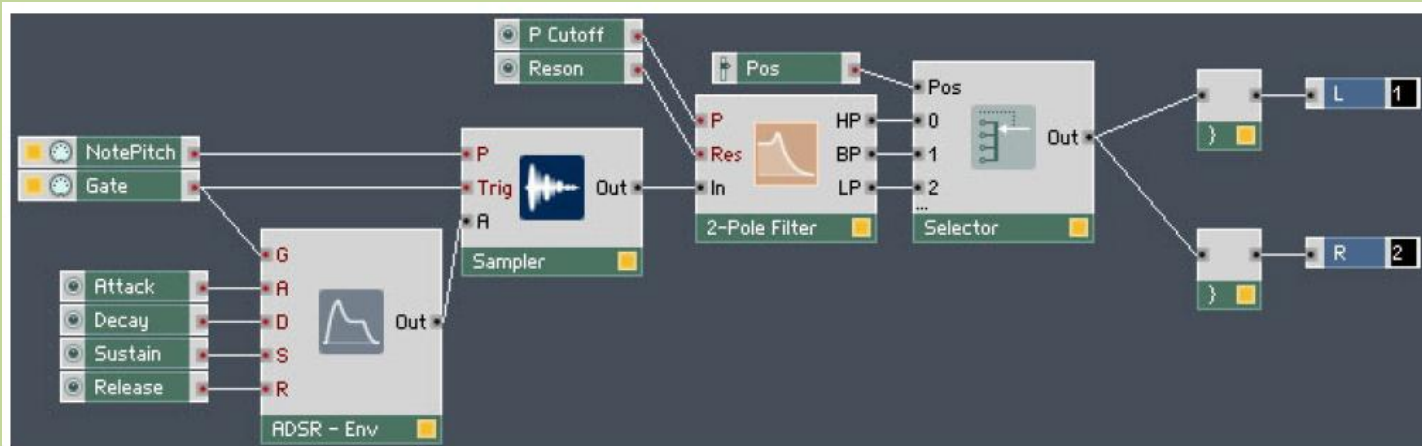


### Графический интерфейс для селектора



Модули XY и Lamp имеют одинаковый размер по Width, Height и накладываются друг на друга на панели.



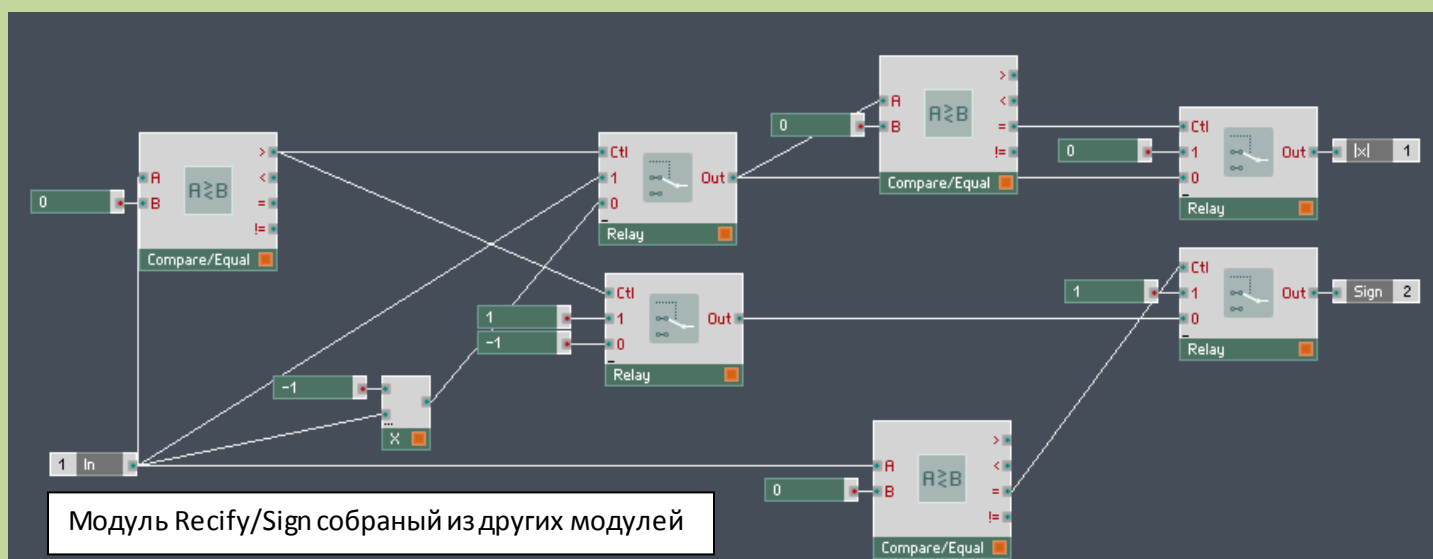


Эффект как у кроссфейдара, переключая pos мы плавно идём от фильтра к другому фильтру HP, BP, LP

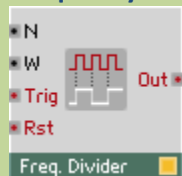
## Recify/Sign



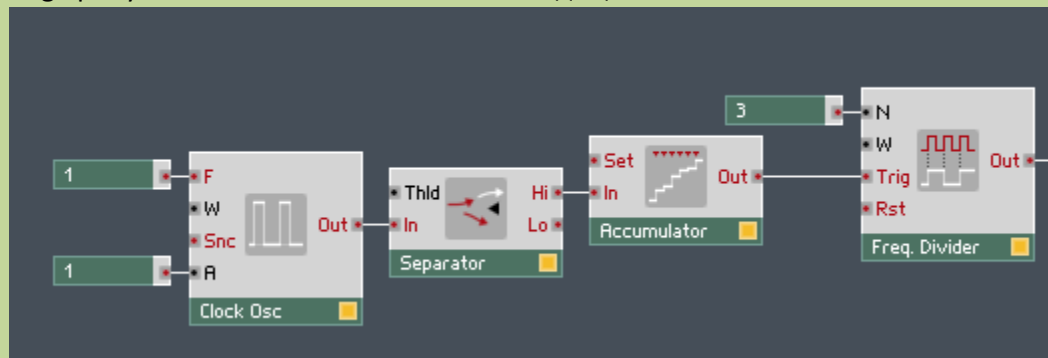
Sign – если входящее значение  $\geq 0$  то выход будет 1, если вход  $< 0$ , то выход будет -1.  
 $|x|$  Rectify – преобразует любые входящие значения в положительные



## Frequency Divider – частотный делитель.



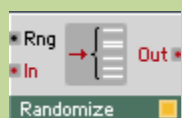
Trig пропускает только положительные входящие сигналы.



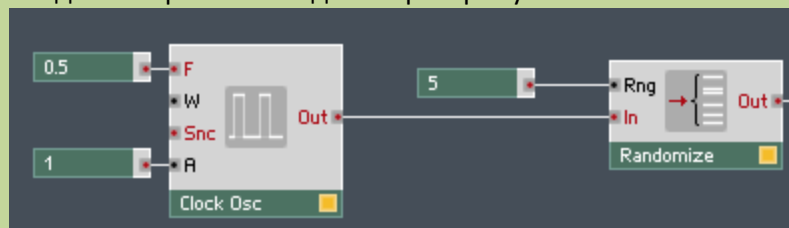
Выход с аккумулятора будет таким: 1,2,3,4,5,6,7,8,9,10, и т.д

Выход с Freq.Divider будет 0,0,3,0,0,6,0,0,9,0, то есть будет пропускать каждый третий сигнал, согласно входу N, остальные числа будут нулями.

## Randomize – Рандомайзер



Рандомайзер – это псевдо генератор случайных чисел. Почему псевдо? Если создать такую схему,

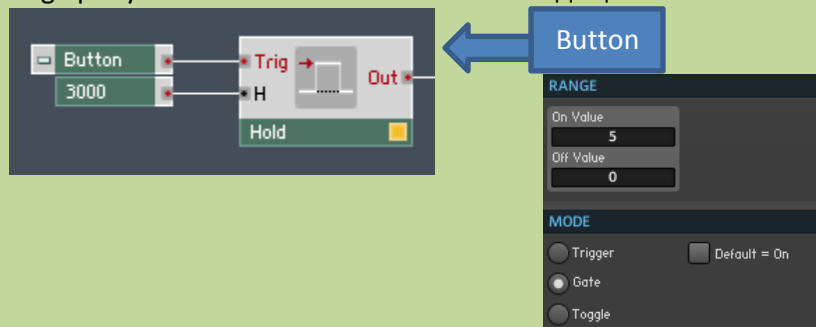


сохранить, выйти и снова открыть, то каждый раз открывая файл вы увидите одинаковую последовательность, например 0,234 – 1,345 – 2,037 и т.д. Randomize хорош как генератор случайных чисел когда вы сами что-то нажимаете, ведь никто не знает когда вы нажмёте клавишу, и поэтому это будет звучать как случайные числа, но на самом деле это псевдо генератор как показывалось выше. Вход Rng – Range – рамки, допустим = 5, то генерация будет от -5 до 5.

## Hold – задержка сигнала



Trig пропускает только положительные входящие сигналы.

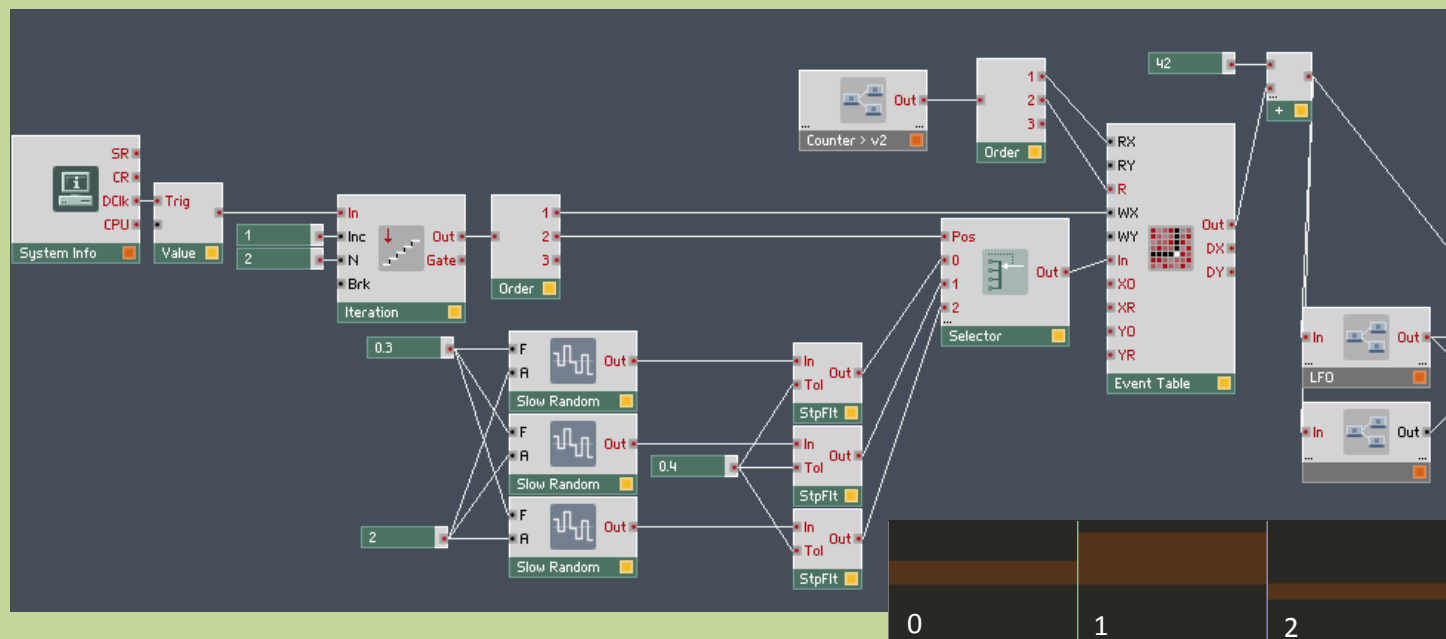


Если нажать Button то Hold будет держать сигнал=5 три секунды, по истечению трёх секунд Hold выдаст 0. Вход H задётся в миллисекундах.

Чтобы сэмплы сохранялись в ensemble нужно напротив сэмпла ставить галочку Embed

Name	Root	L	H	LVel	HVel	Embed	Lc
j7	30	30	90	0	127	<input checked="" type="checkbox"/>	[

## Записываем и считываем значения для Event Table



Выход с DClk модуля System Info генерирует единицу с частотой 25 Герц.

Далее сигнал поступает на Value с нулём чтобы итерация начиналась с нуля.

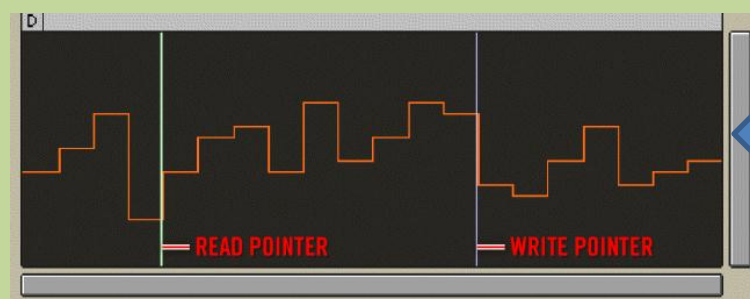
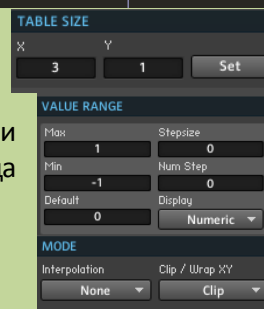
Итерация генерирует 0,1,2 и состоит из двух шагов с приращением единицы для того чтобы сначала подать на WX модуля Event Table, затем обчислить Selector с тремя входами и подать на вход In модуля Event Table. (У модуля Event Table сначала выбирается - 1. куда подать – вход WX. 2. Что подать – вход In). **Таблица по WX начинается с нуля (1-нулевая ячейка.2-первая ячейка и т.д).**

Режим MODE у Event Table имеет два значения: Clip и Wrap. Clip – означает, что если таблица в настройках Table Size имеет например X=3, а на вход WX допустим пришло 4, то считывание будет производиться всёравно из 2-ой ячейки. Wrap - означает, что если таблица в настройках Table Size имеет например X=3, а на вход WX допустим пришло 4, то считывание будет производиться из 1-ой ячейки, так как мыслено Wrap это то же самое что Modulo у которого вход B это X-Table Size.

Настройка Graph=Line&Fill

В итоге получается что мы с частотой 25 Hz, то есть 25 раз в секунду записываем в Event Table. Спрашивается зачем так часто записывать? Если посмотреть на схему, то увидим что Slow Random генерирует числа с частотой 0,3 Гц, поэтому обчисление надо производить с такой же или большей частотой. Например чтобы производить обчисление модуля LFO который работает на частоте Control Rate 400 Гц, выход у System Info надо брать CR который работает на этой же частоте.

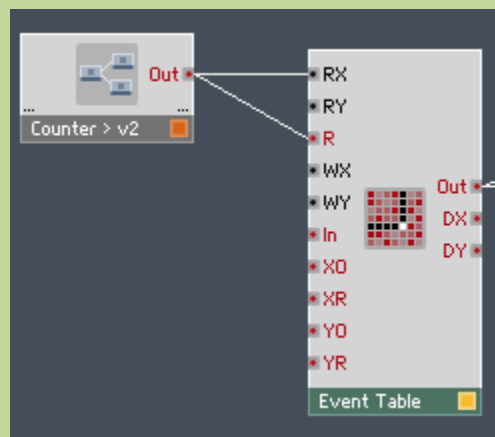
Чтобы был выход с Out Event Table надо считывать с RX, R с помощью какого-нибудь счётчика RX – это выбор ячейки, а R – это триггер.



Зелёная вертикальная линия – это RX считывание, серая вертикальная линия – это WX записывание.

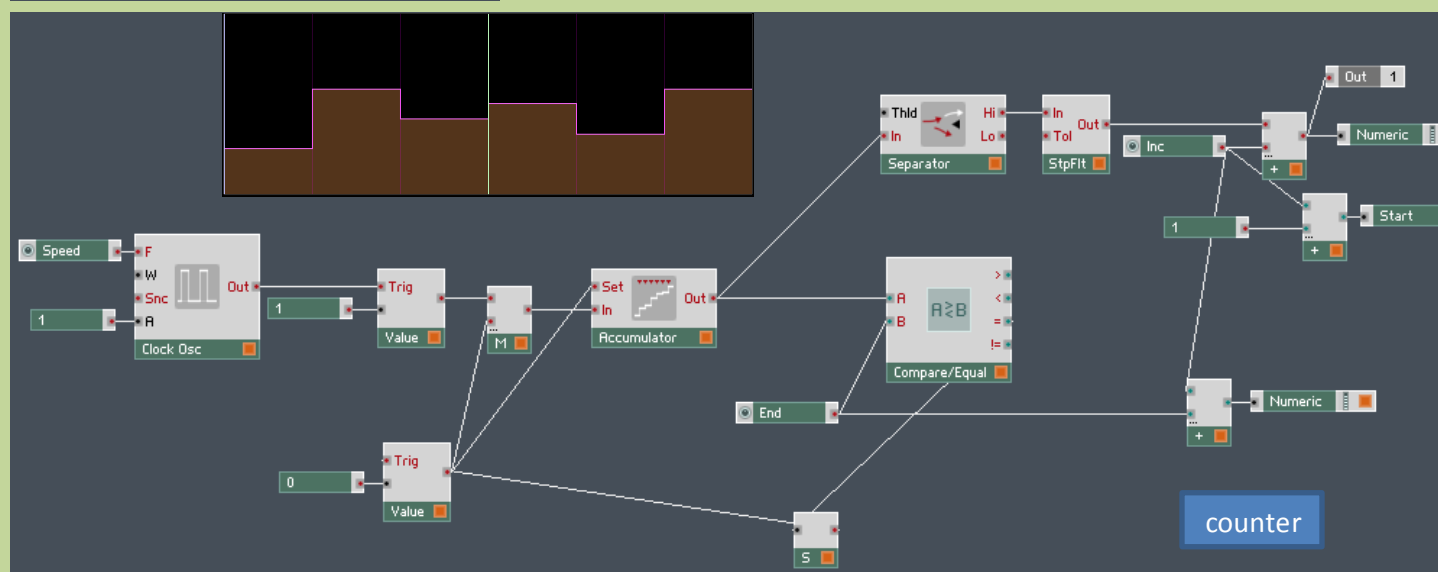
## Используем RY и YO y Event Table

Допустим у нас есть счётчик-counter который считывает по RX, допустим он считает до 0 до 5. Следовательно у Event Table Table Size по X должен быть 6, Table Table Size по Y=1.



Нажмём по Event Table правой клавишей мыши и выберем Table Draw Mode, тем самым сможем рисовать значения по Y-Value Range.

Graph= Line&Fill



RANGE	
Max	Stepsize
35	1
Min	Mouse Resolution
2	127
Default	Fine-tuning Factor
19	10

End

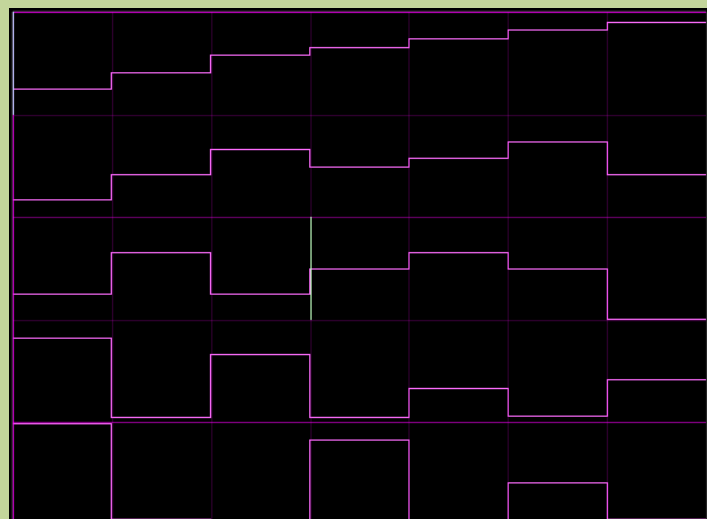
RANGE	
Max	Stepsize
10	0.01
Min	Mouse Resolution
0.1	127
Default	Fine-tuning Factor
5.08	<not enabled>

Speed

RANGE	
Max	Stepsize
10	1
Min	Mouse Resolution
-1	127
Default	Fine-tuning Factor
5	10

Inc

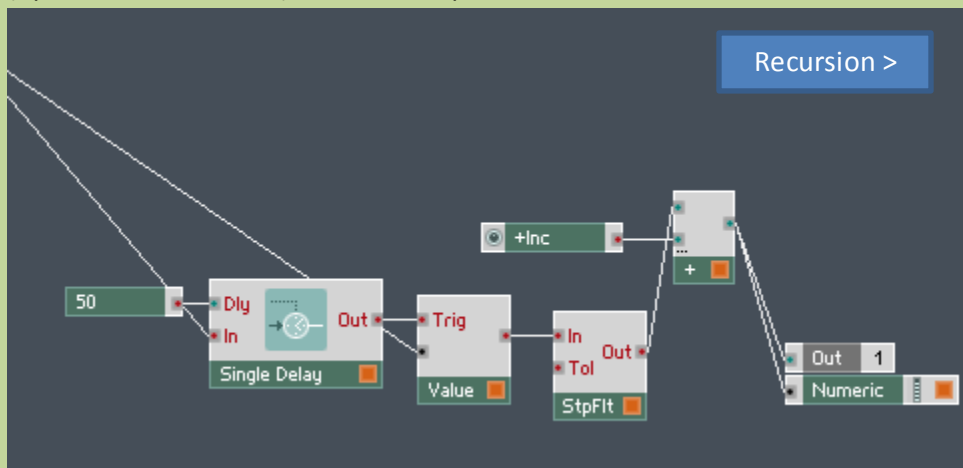
Спрашивается : если взять Table Size с Y=5, X=6 то как автоматически последовательно обсчитывать такую таблицу с несколькими строками по горизонтали и вертикале ?



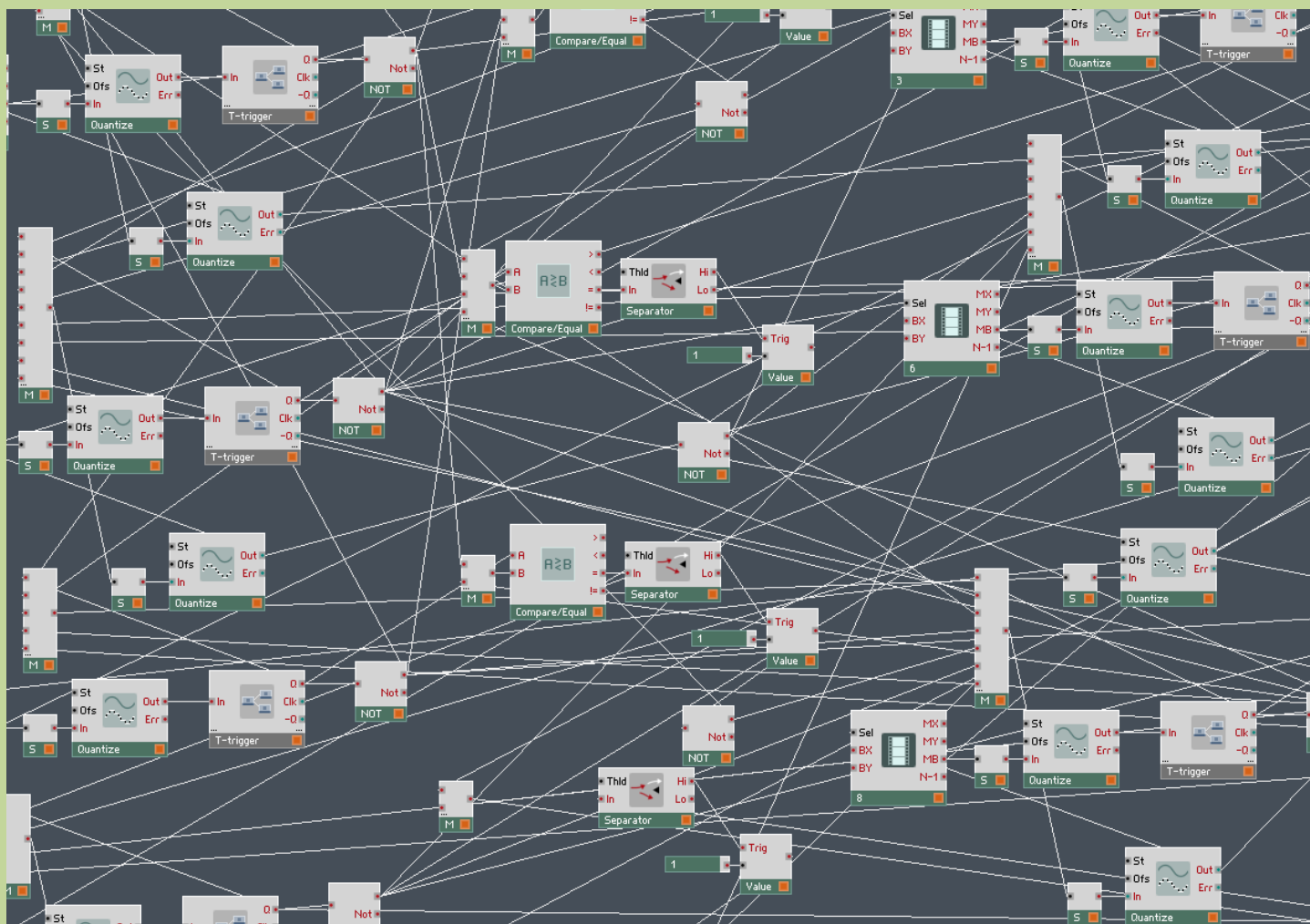
Во-первых в опциях надо выбрать Graph= Multi Line



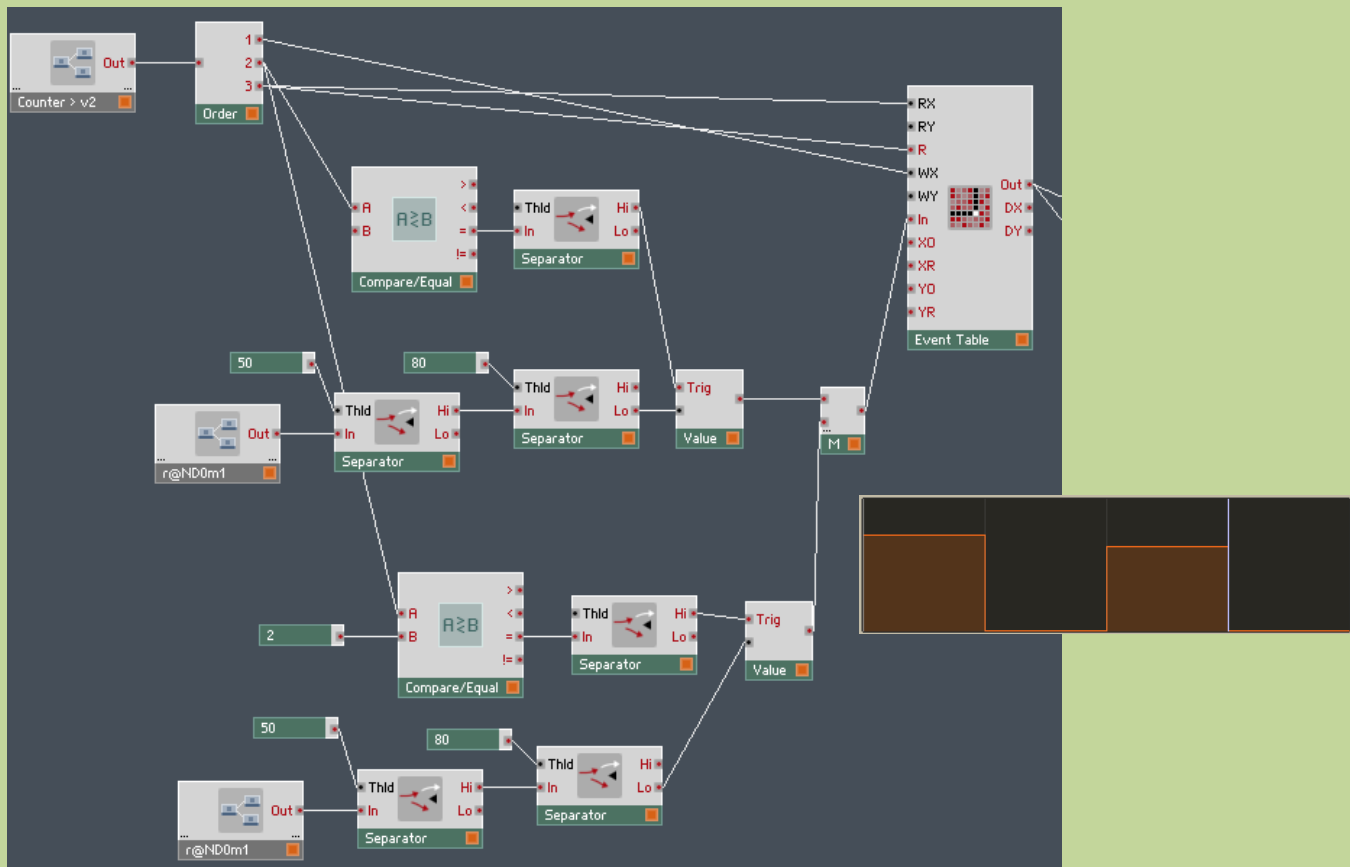
(продолжение схемы) выход со Step Filter



Многие схемы довольно трудно объяснить, так как долго описывать их работу-логику.



## Запись случайных чисел в определённые ячейки Event Table



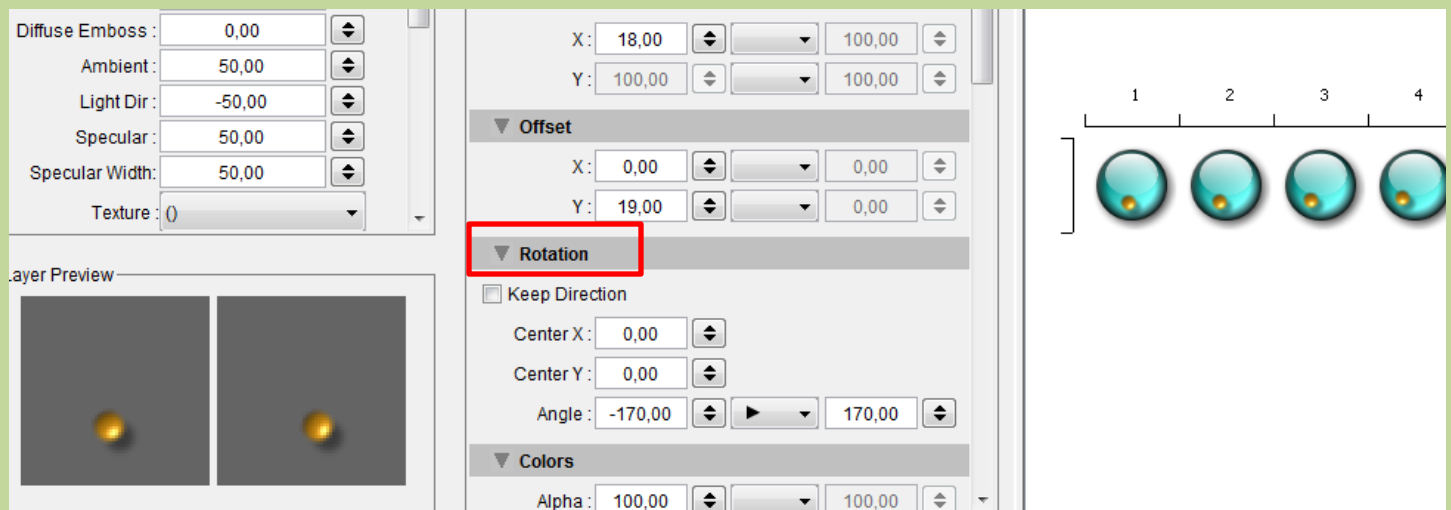
Запись будет вестись в нулевую и вторую ячейку

## Создаём Knobs, Meters.

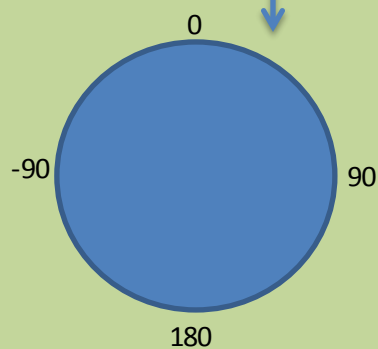
С помощью программы JknobMan можно создавать разные knobs, meters, и т.д



Настройка кручения задаётся – Rotation (например от -170... до 170)



-170...170 можно представить.



## Render Frames в Preferences – в Реактопе Num Animations

Width: 128  
☒ Link Width/Heig...  
Height: 128  
Oversampling: 1x  
Preview Frames: 5  
Render Frames: 101  
Orientation: Vertical

Background Color:  
H: 0  
L: 240  
S: 0  
R: 255  
G: 255  
B: 255  
#ffffff

Export As: Stitched Image  
Duration (ms): 100  
Loop (0 for infinite): 0  
☐ Shuttle

Name: vu  
TRANSPARENCY  
☒ Has Alpha Channel  
ANIMATION  
Num. Animations: 101  
Horizontal  
Animation Height: 128  
Animation Width: 128  
RESIZABILITY  
☐ Vertical ☐ Horizontal  
BORDERS  
Border Top: 0  
Border Left: 0  
Border Bottom: 0  
Border Right: 0  
PREVIEW  
CANCEL OK

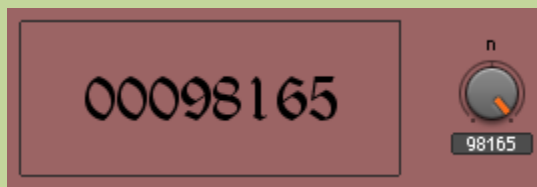
Level

Skin Bitmap  
vu

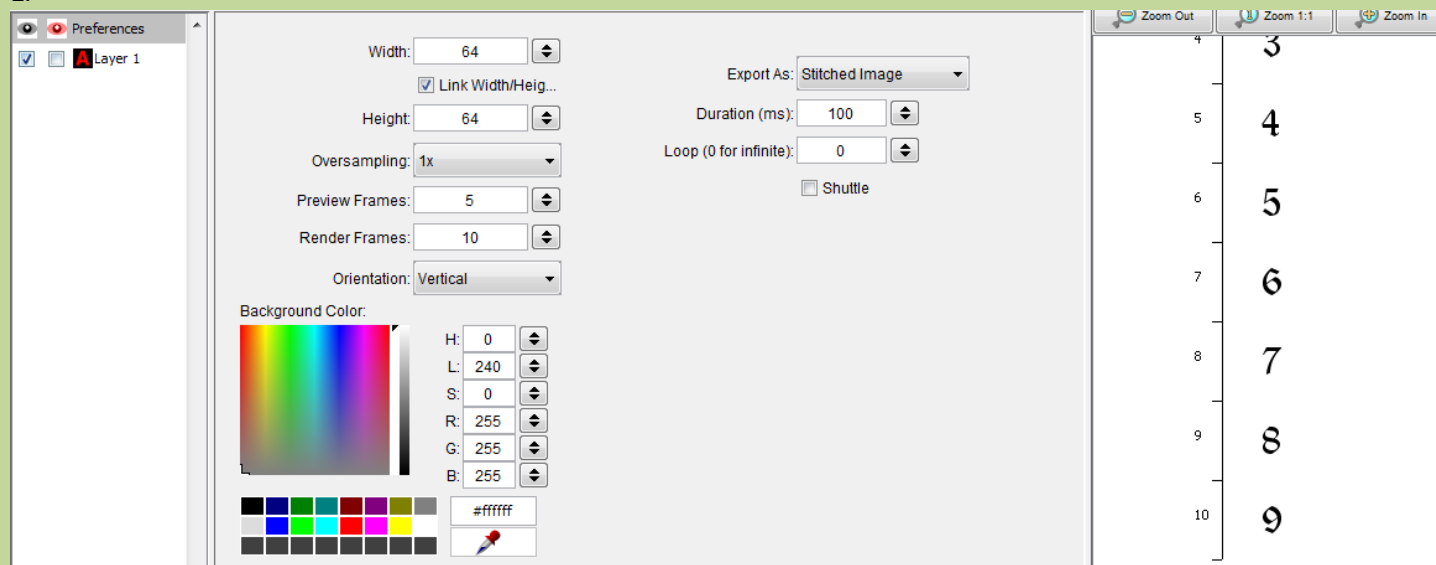
99  
100  
101



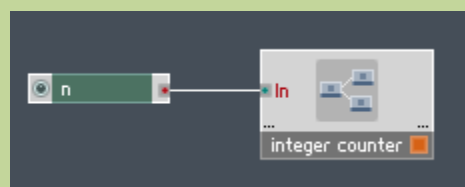
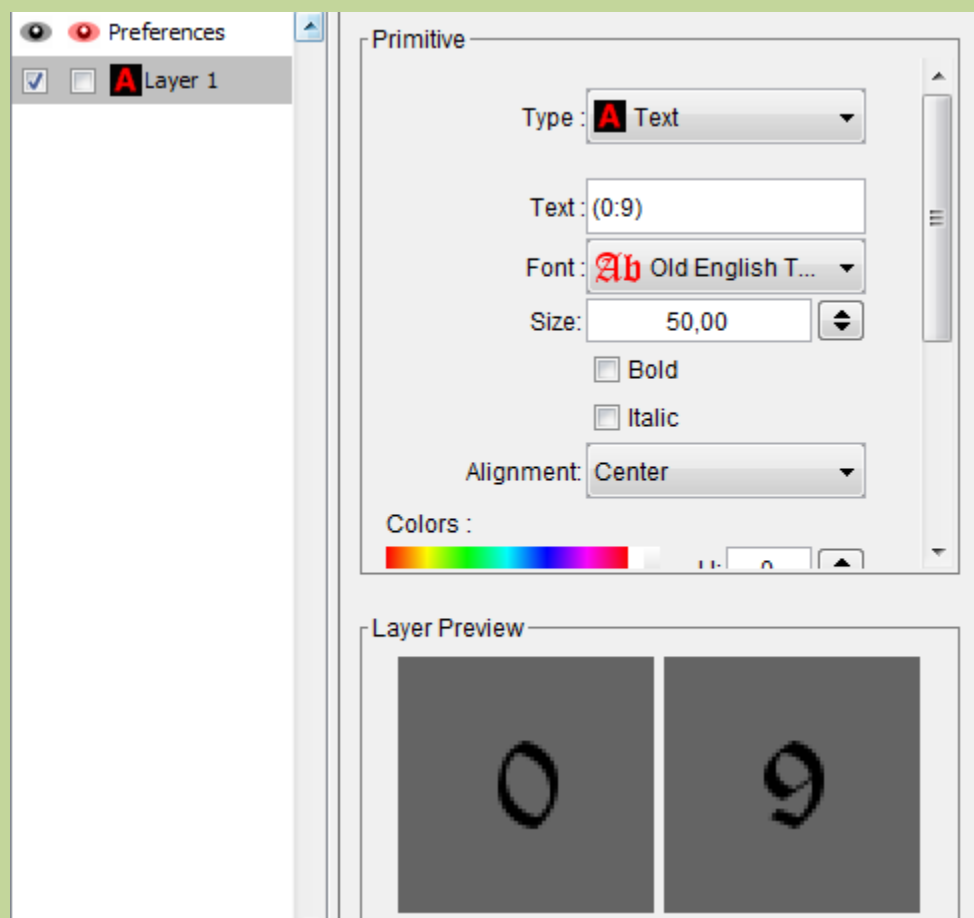
## Создаём Numeric Readout с помощью JknobMan

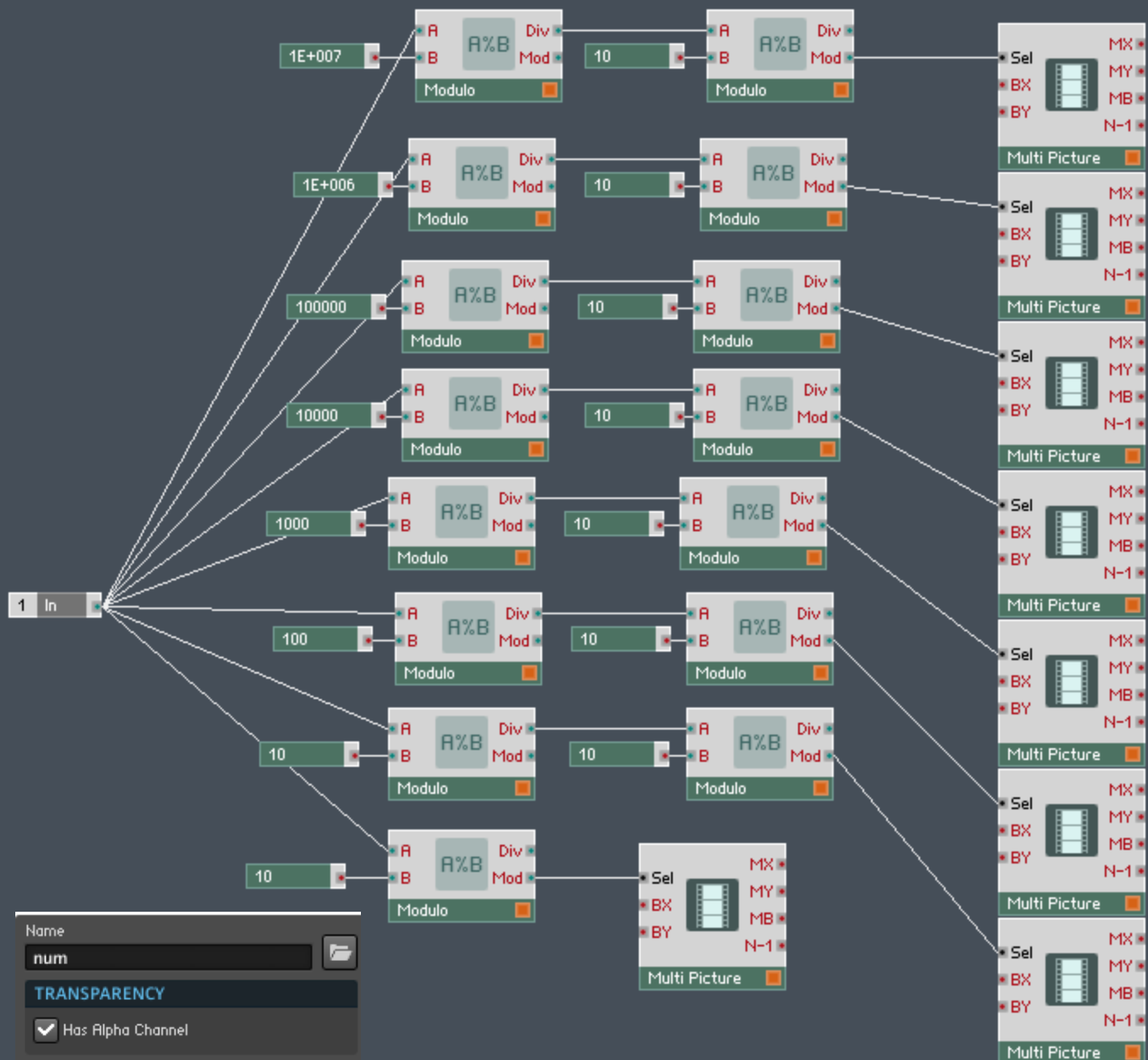


1.



2.





Name  
num

**TRANSPARENCY**

☒ Has Alpha Channel

**ANIMATION**

Num. Animations  
10

Horizontal ☐

Animation Height  
64

Animation Width  
64

**RESIZABILITY**

Vertical ☐ Horizontal ☐

**BORDERS**

Border Top  
0

Border Left  
0

Border Bottom  
0

Border Right  
0

**PREVIEW**

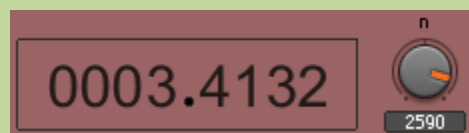
**PICTURE**

Select Picture  
dig

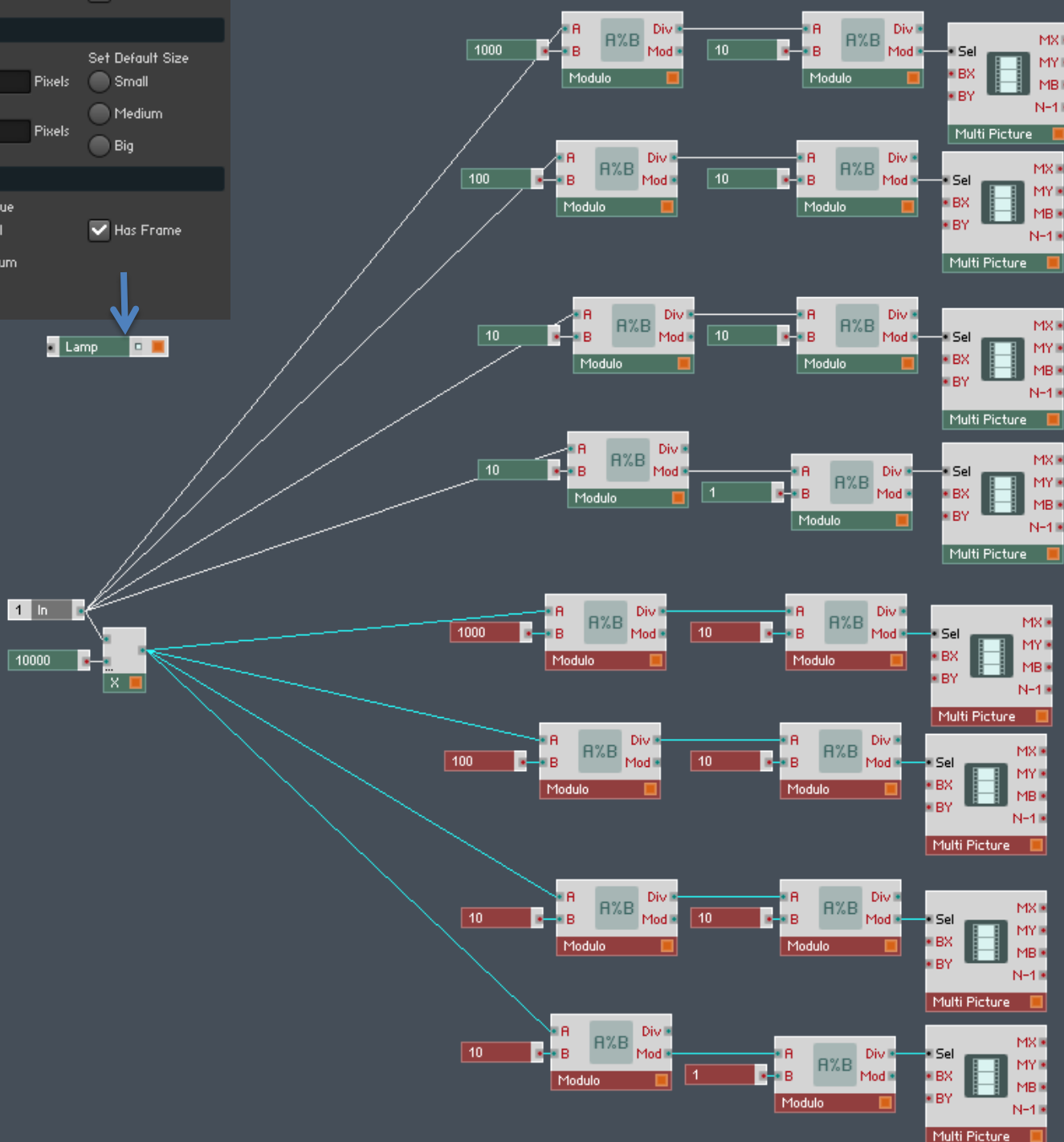
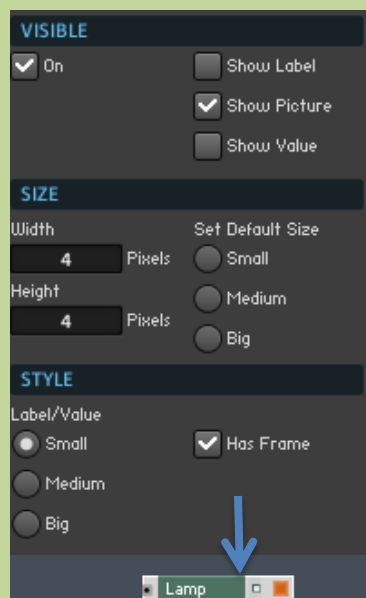
Max Index  
9

Multi PictureProperties

Numeric с десятичной частью – до десяти тысячной








Input	$\log(2590)$
Output	$\log(2590)$
Decimal Output	3.4132997640813



Lamp служит точкой. Красным выделены цифры после точки

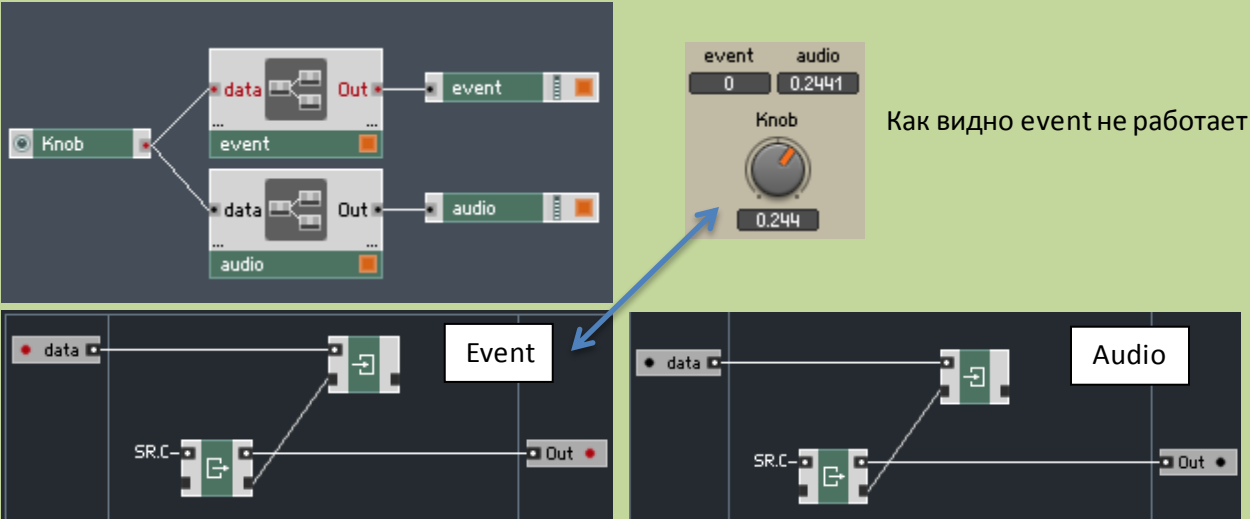
Core

Flavor	Inputs	Outputs	Clock Src
Event	Event 	Event 	Disabled
Audio	Event/Audio  	Audio 	Enabled

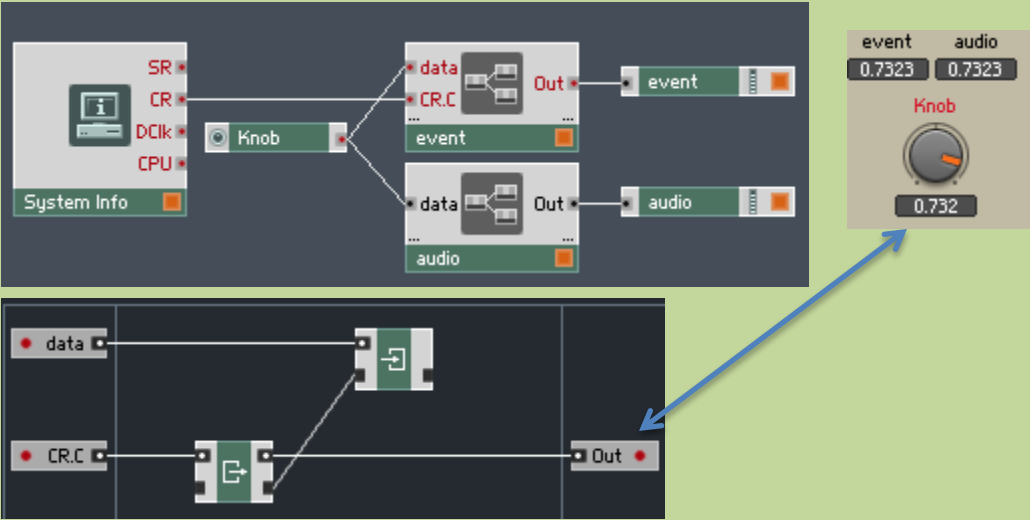
Core ячейки делятся на два типа : event и audio. В этой таблице показаны их характеристики.

Иерархия Core : Cells -> Macro -> Macro. Внутри них находятся modules.

В Event ячейках-макросах не работает Clock Src. Clock Src это Control Rate по умолчанию = 400 Hz.

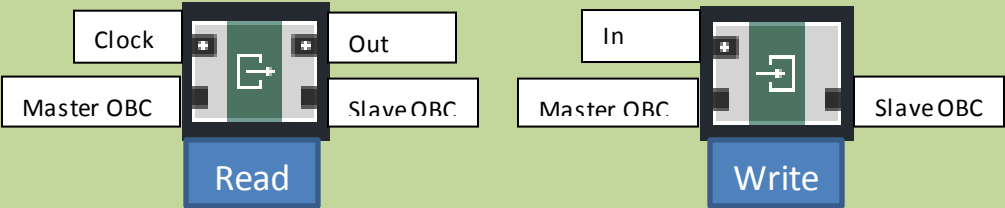


Чтобы Event ячейки-макросы работали с CR.C надо подать его с первичного уровня :



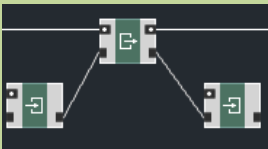
SR.R в Core это SR на первичном уровне, является константой по умолчанию равной 44100 Гц.

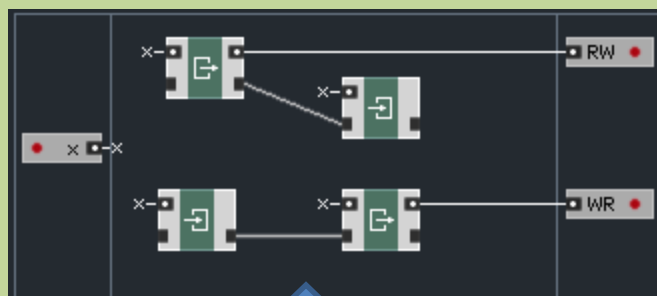
Модули Read и Write.



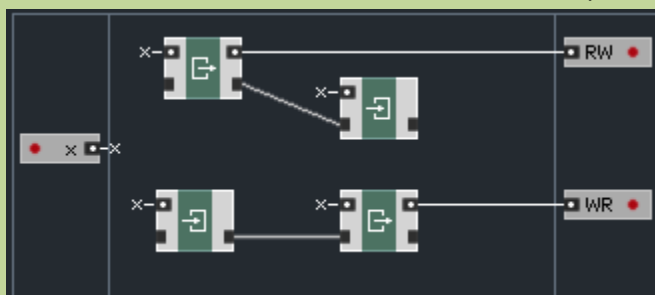
Для чего нужны входы-выходы OBC ?

OBC связь это разделённая память между Write и Read модулями .Если у Read оба OBC входа подключены, то при старте первым считывается Write-Slave.





Если мы создадим и сохраним такую схему, то при открытии мы увидим что хоть Button и послал единицу в качестве синхросигнала (Clock) и самого значения, но на выходе WR есть единица, а на выходе RW ничего нет. Почему так ?  
Здесь главное запомнить, что при инициализации память ОВС находится в нулевом состоянии, и так как у WR Write-Slave то он обработался первым и послал значение на Master, то у RW Write-Master пошлёт сигнал только после второго клок сигнала.



после второго Clock

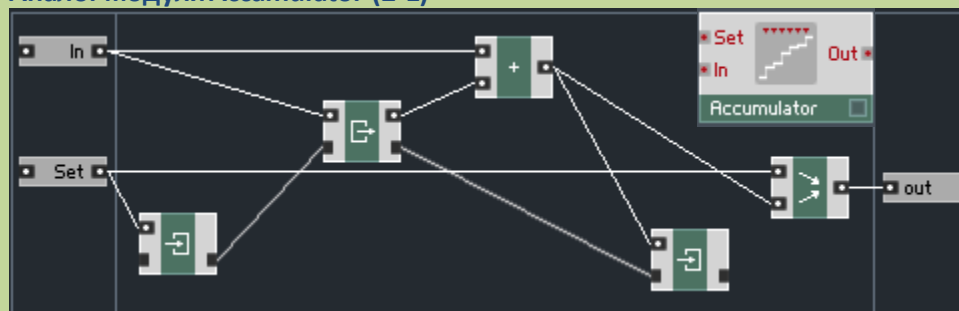
после первого Clock

Если после открытия нажимать Button то получим следующую схему:

	Открытие	Clock 1	Clock2
WR	1	2	1
RW	0	1	2

Нажимая Button-Clock можно заметить что RW запаздывает на один Clock. Такой принцип называется Z-1. Его можно использовать в схемах с обратной связью (когда выход подаётся обратно на вход) :

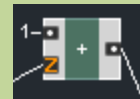
#### Аналог модуля Accumulator (Z-1)



Верхний вход аккумулятора Set на первичном уровне имеет приоритет при инициализации(старте), если при старте на Set пришла 7, а на In 3, то Out будет их суммой = 10, поэтому в коре используется такая схема с предустановкой (Write-Slave это Set на первичном уровне, при старте происходит суммирование предустановки с In входом), merge – при старте merge посылает сигнал с самого нижнего выхода.

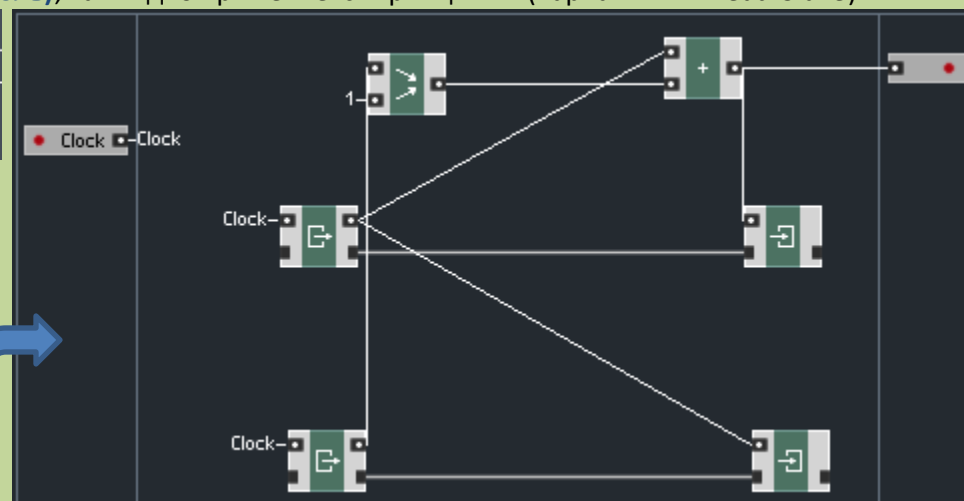
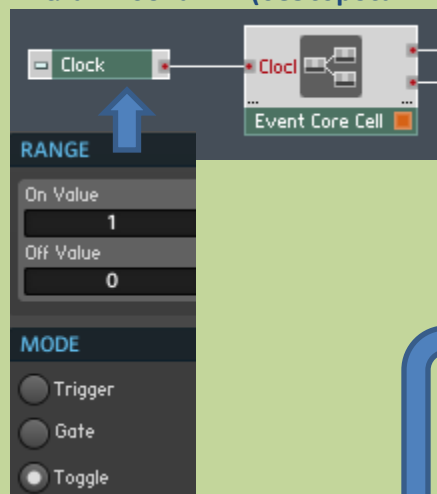
Уместно заранее сказать что clock сигнал можно разделить на 2 типа : пошаговый (например когда Button выступает в качестве clock или сам clock не изменяется быстро), мгновенный (CR.C- 400 значений в секунду) когда трудно увидеть изменения при инициализации-старте.

Если же мы попытаемся подключить как в варианте WR, то получим ошибку :

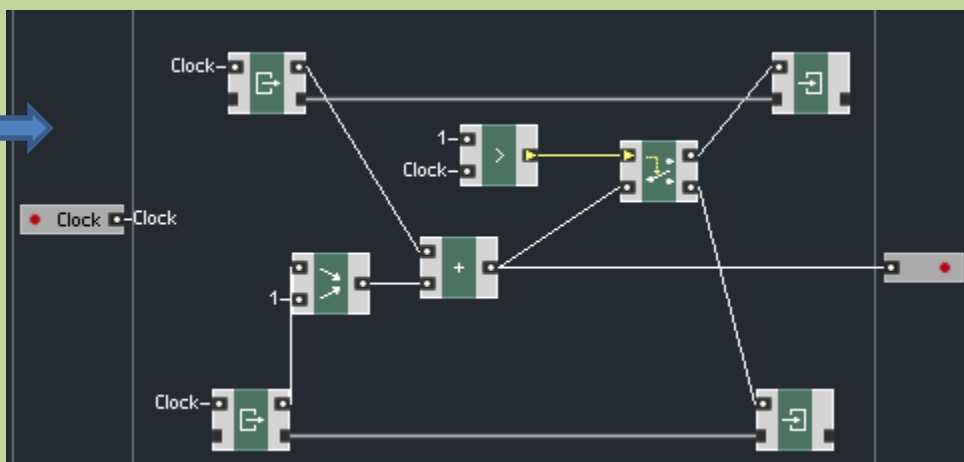


Буква Z показывает что происходит обратная связь, но без задержки в один клок или сэмпл.

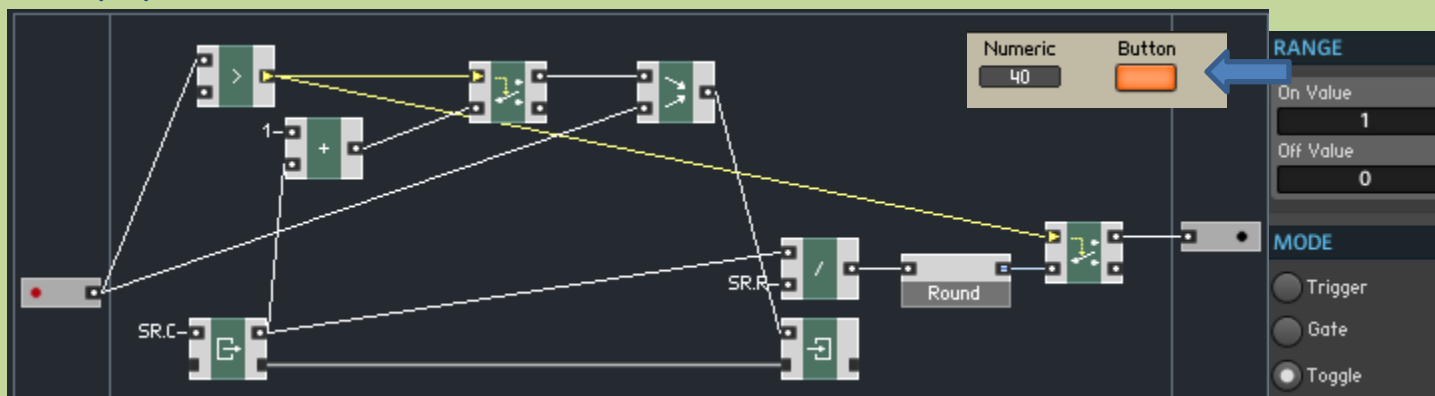
Числа Фибоначи – (без сброса в ноль), как видно применяется принцип Z-1(вариант RW – Read-Slave)



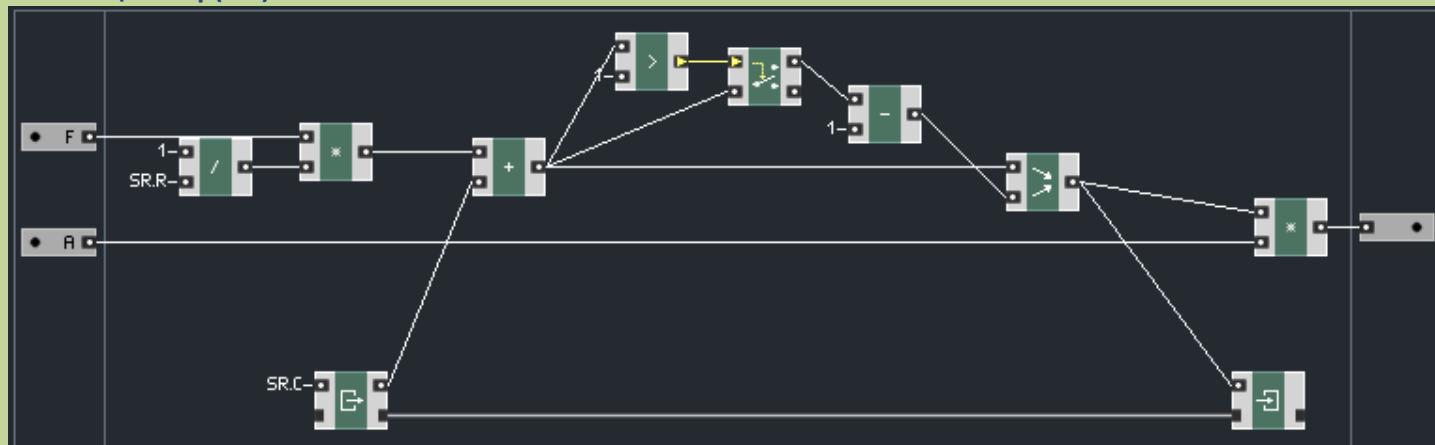
Числа Фибоначи – каждое число есть сумма двух предыдущих :  
1,1,2,3,5,8,13,21,34,55 и т.д,  
если разделить следующее на предыдущее то будет получаться всё более и более точная золотая пропорция 1,61803




Timer(Z-1)

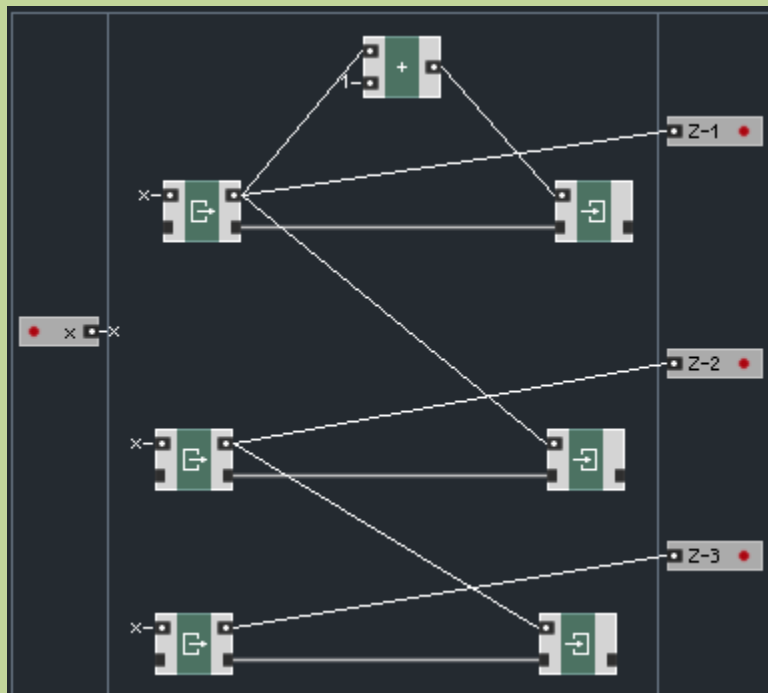


Saw осцилятор(Z-1)

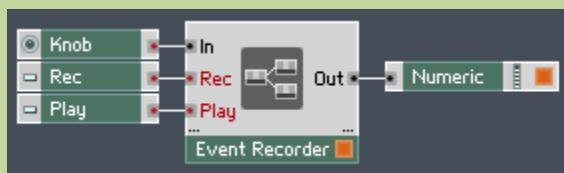
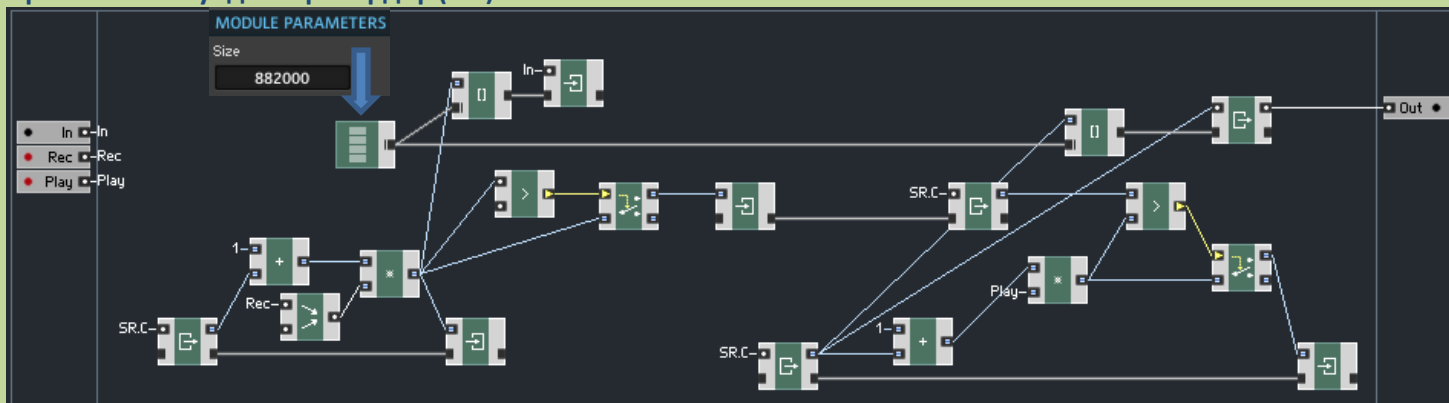


Также встречается макрос Latch (защёлка)  – этот макрос напоминает модуль Value – верхний вход для сигнала, а нижний для Clock, пока Clock не нажмётся – сигнал не появится на выходе, то есть Clock защёлкивает сигнал. Он работает по принципу WR – Read(Master).

### Цепочка Z-1, Z-2, Z-3



### Простой 20 секундный рекордер (Z-1)



#### RANGE

On Value

1

Off Value

0

#### MODE

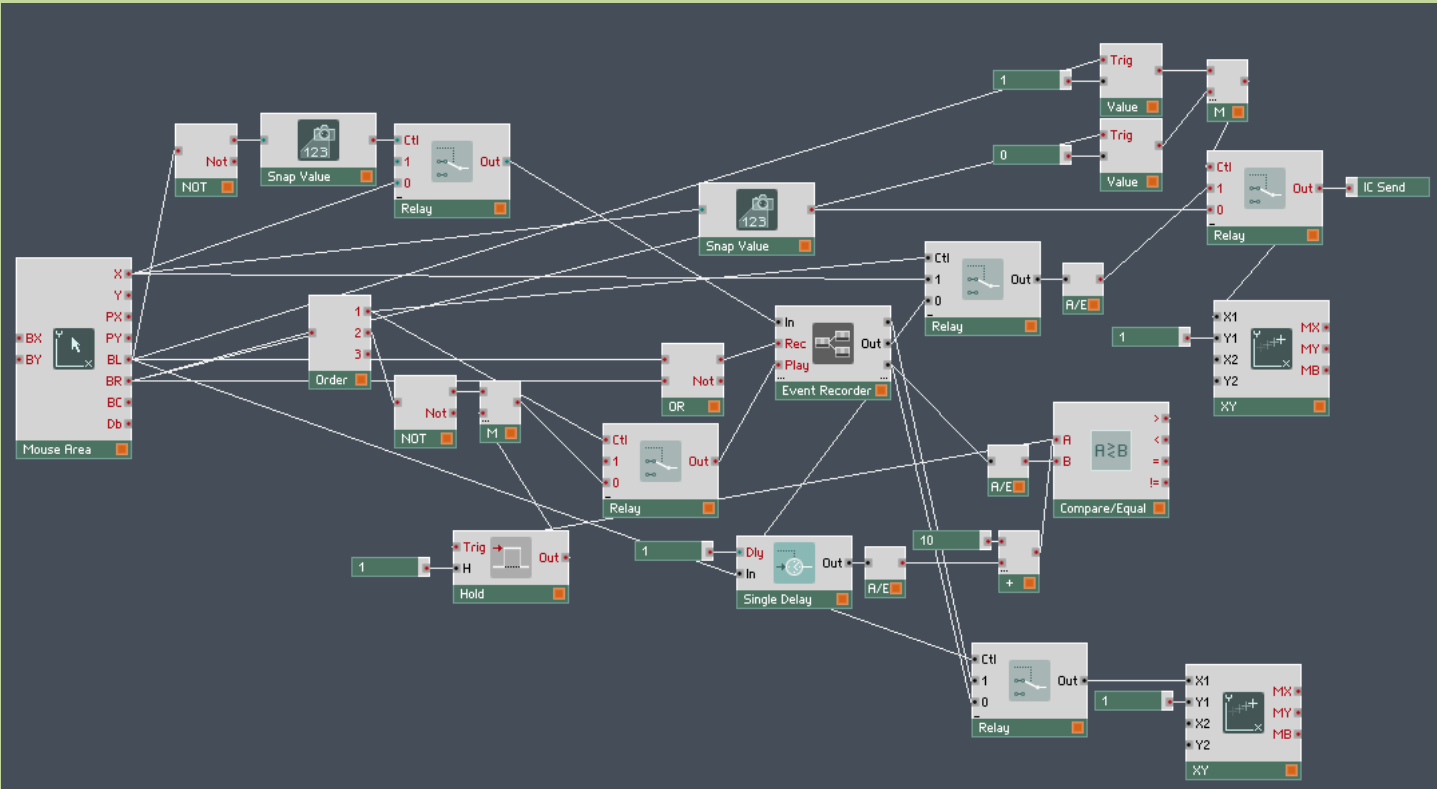
Trigger

Gate

Toggle

Rec, Play

Более сложная схема рекордера - контроллера



Числа Фибоначе (со сбросом в 0)

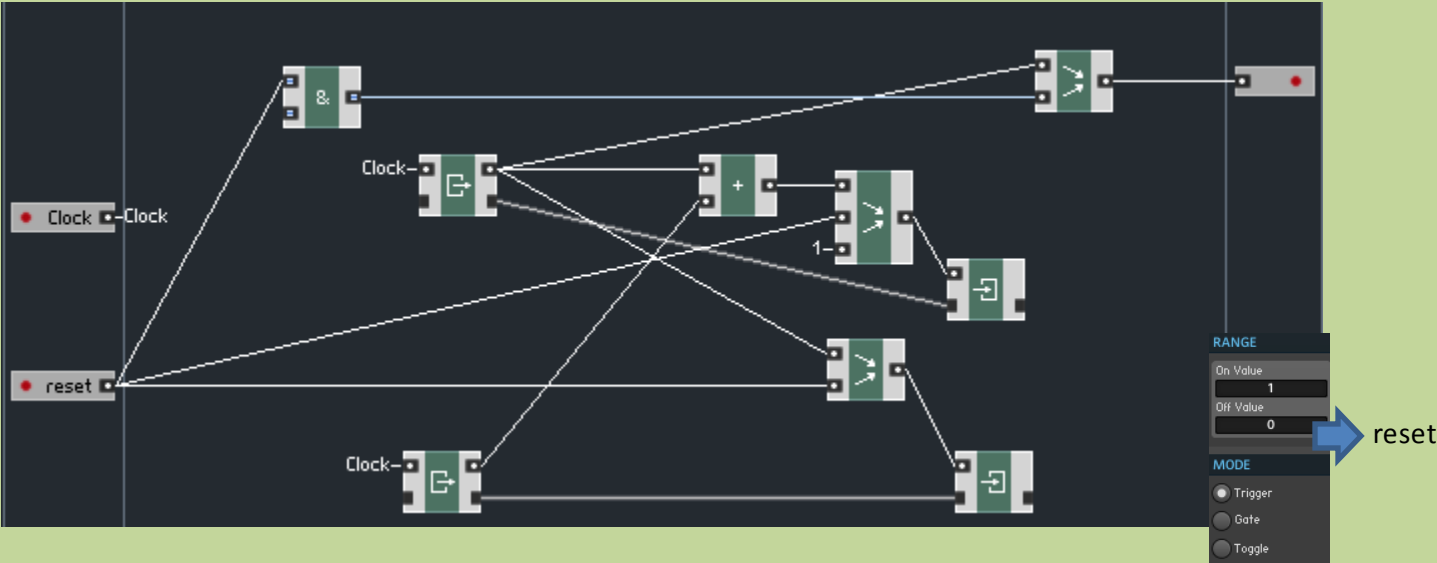
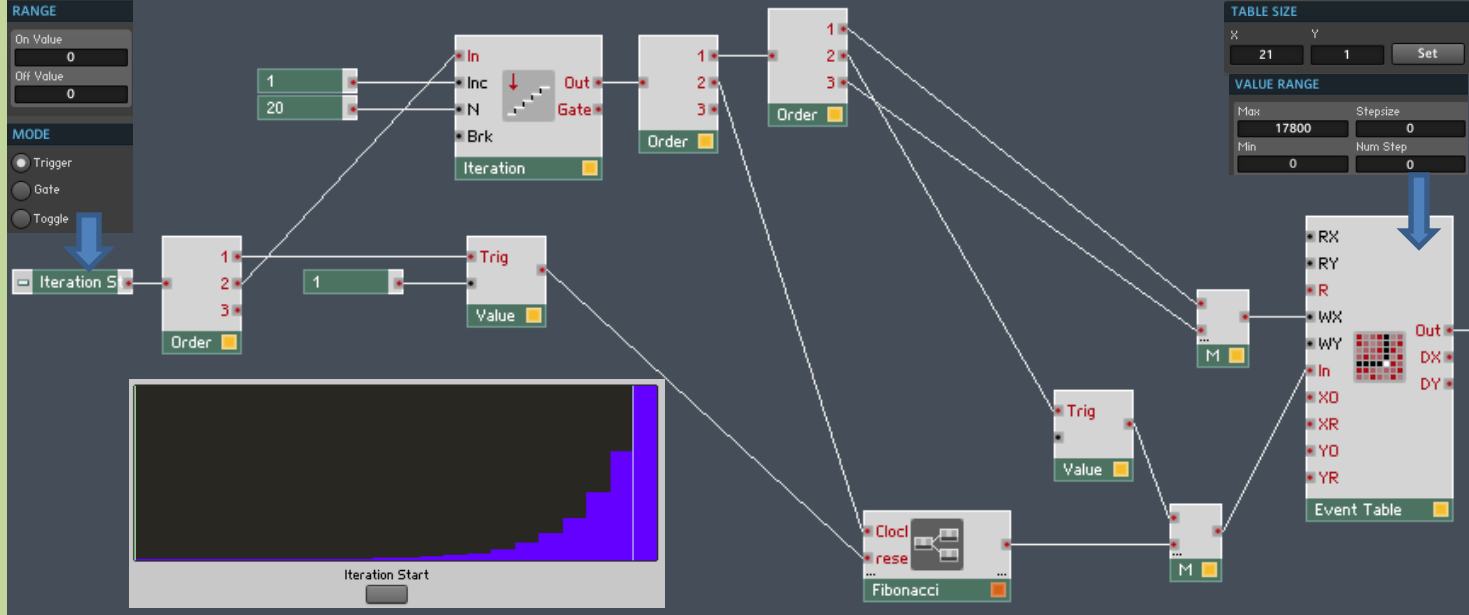
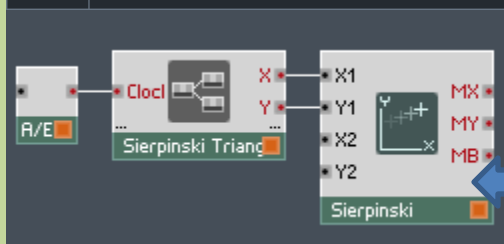
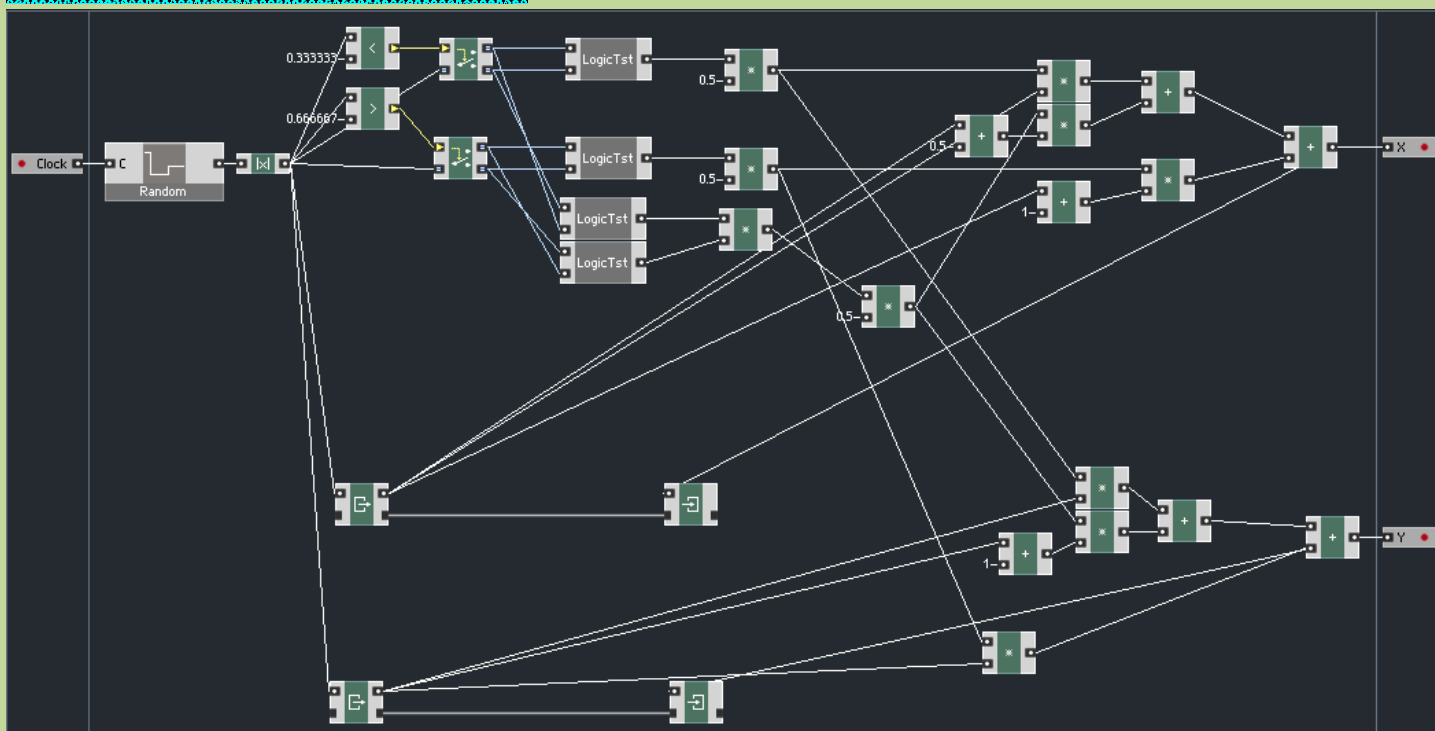
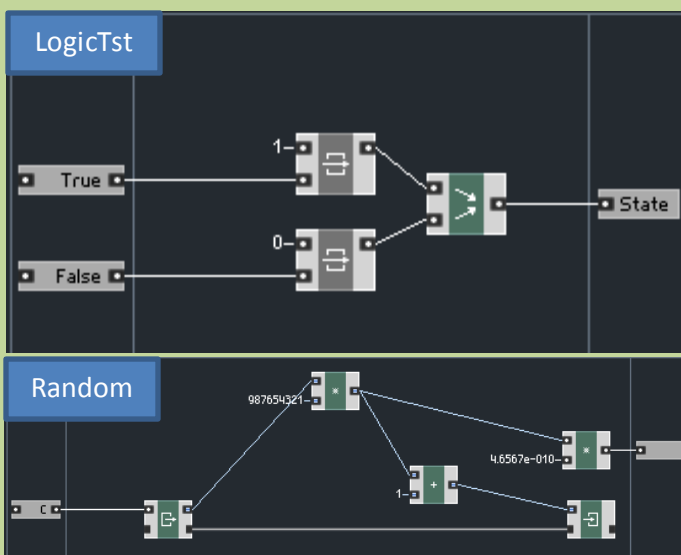
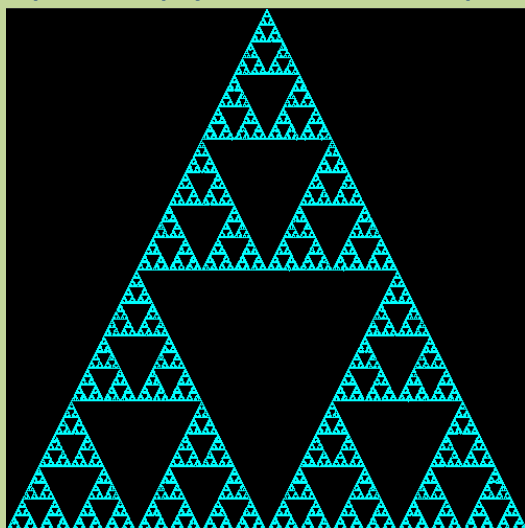


Схема с графической частью



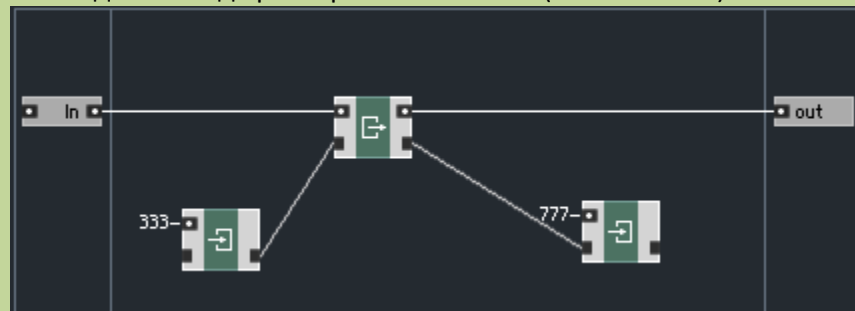


## Фрактал – Треугольник Паскаля, Серпинского (Z-1)



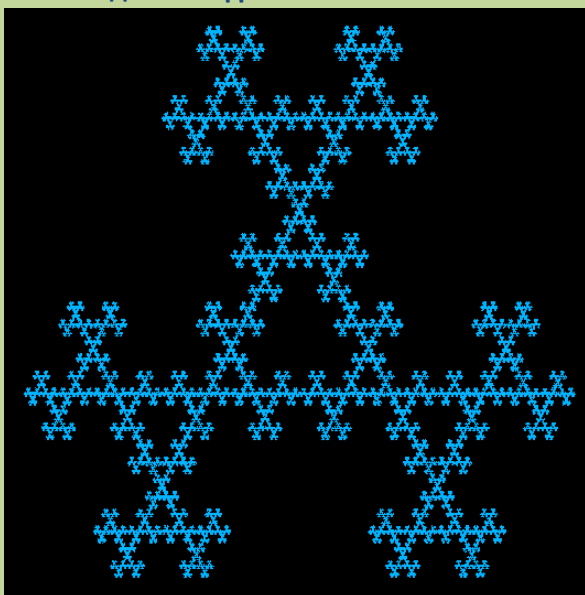
RANGE	
X	Y
Max	Max
1	1
Min	Min
0	0

Что выдает выход при старте такой схемы (event ячейка) ?



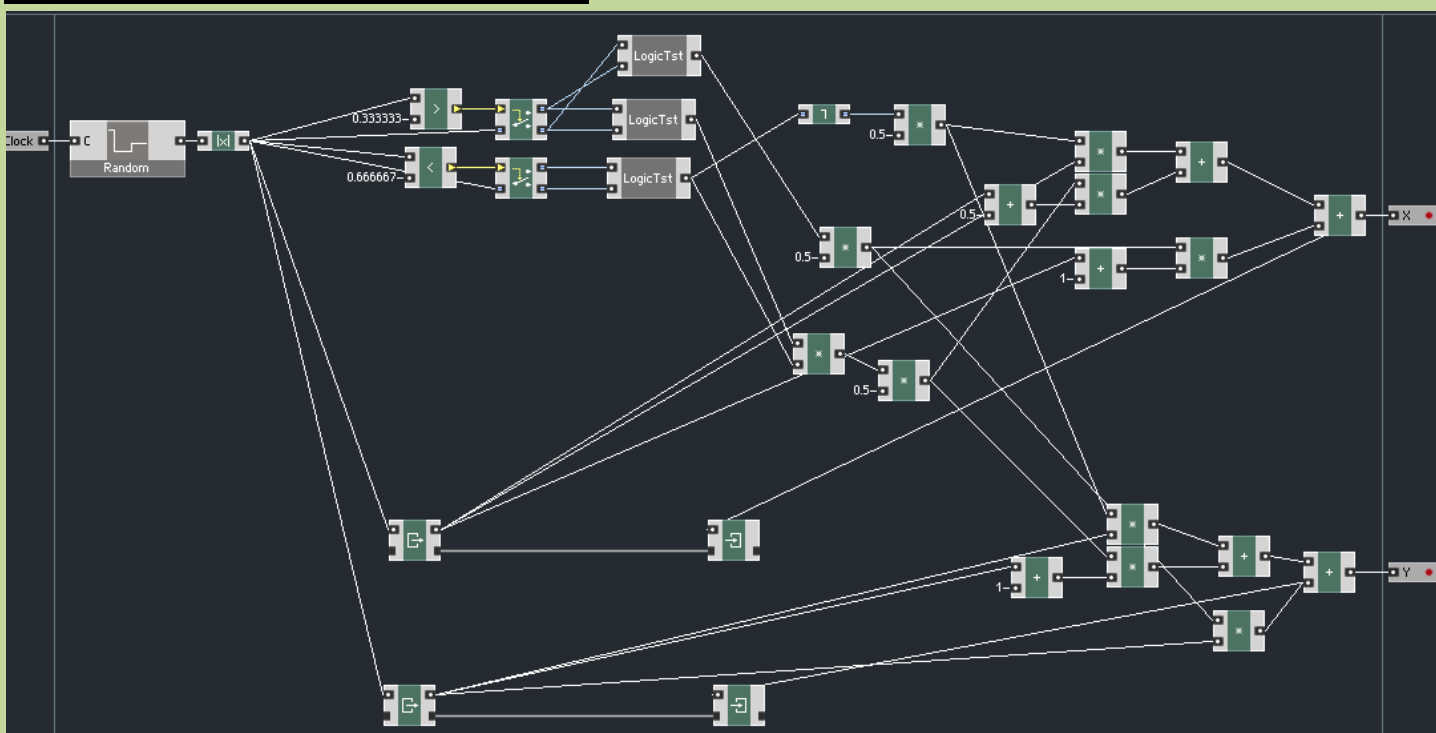
выход при старте выдаст 333, если дальше подавать сигнал на In то выход будет всегда идти с 777, пока не изменится 333. это можно использовать в качестве предустановки.

## Самоподобный фрактал



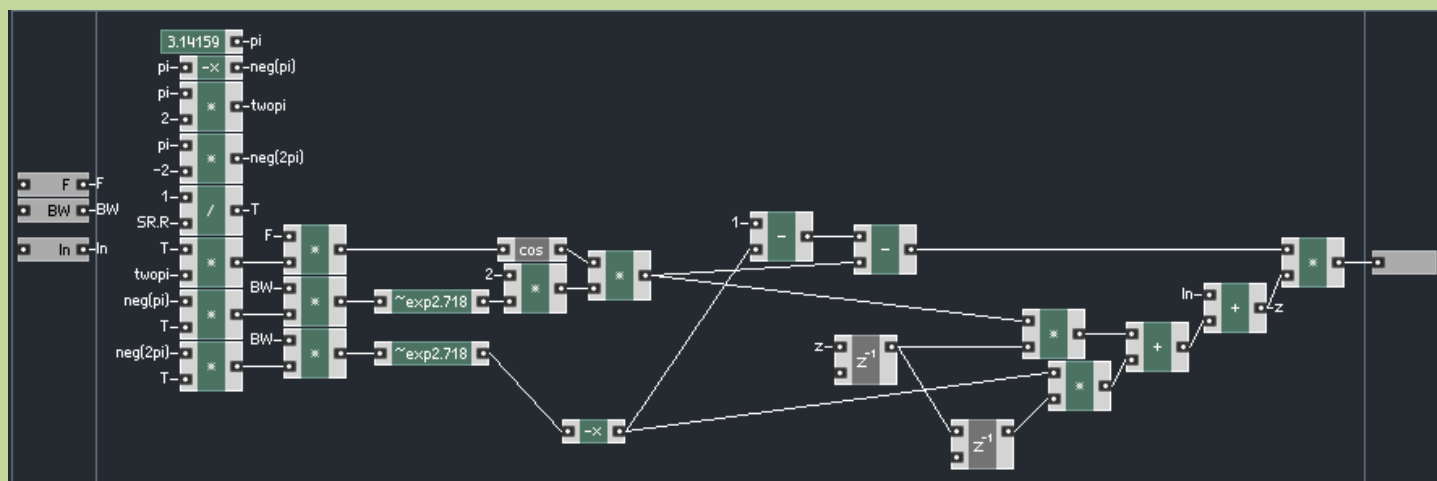
RANGE	
X	Y
Max	Max
0.7	0.7
Min	Min
-0.4	-0.4

XY



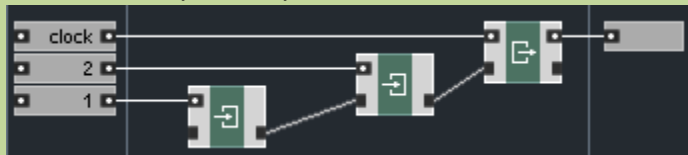
Не стоит также забывать что когда вы открываете core ячейку(заглядываете во внутрь), то данные в ней сбрасываются, для этого лучше использовать Horizontal Split –это когда экран поделён на две части. В нижней например коре-схема, а в верхней части панель управления. И с помощью Wire Debugging вы сможете посмотреть в нижней части что происходит в схеме.

## Резонансный аудио фильтр (Z-1), (F=0..5000, BW=0...7)



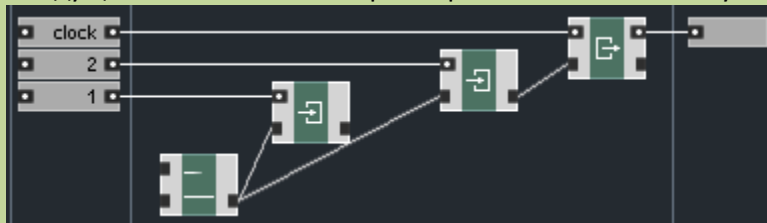
## R/W Order, Array, Index

Создадим такую схему :

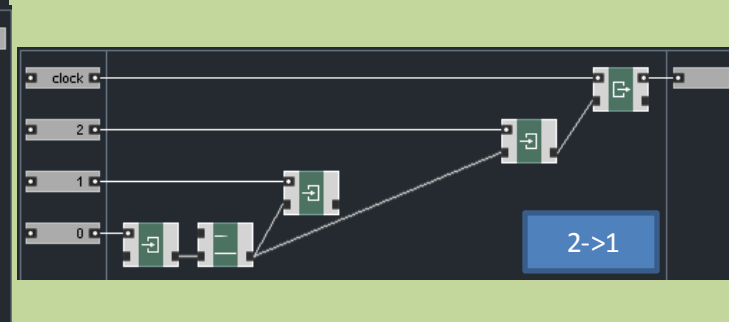
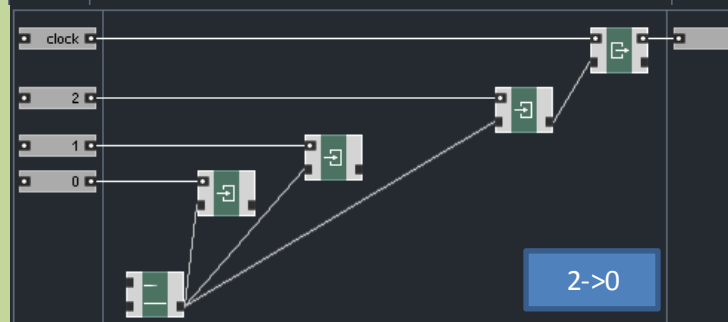
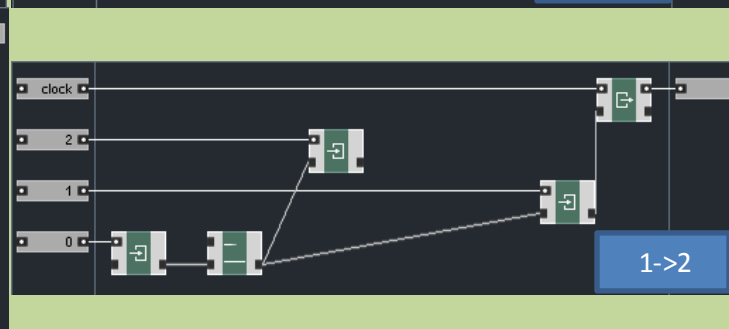
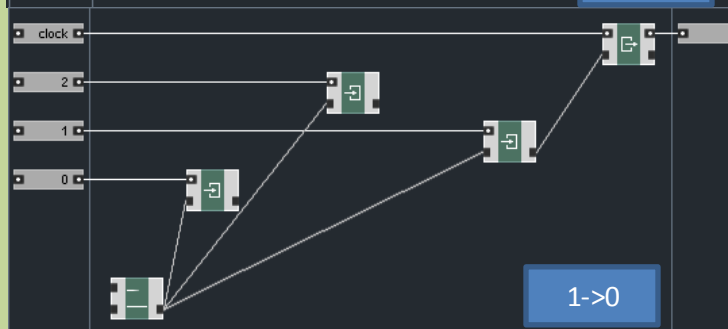
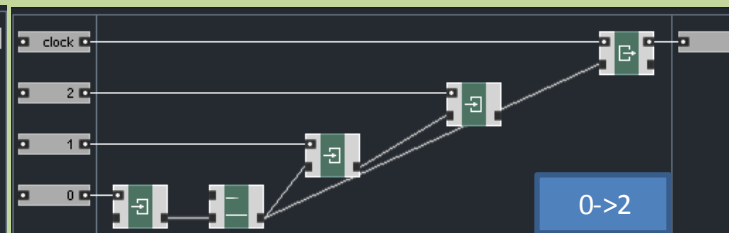
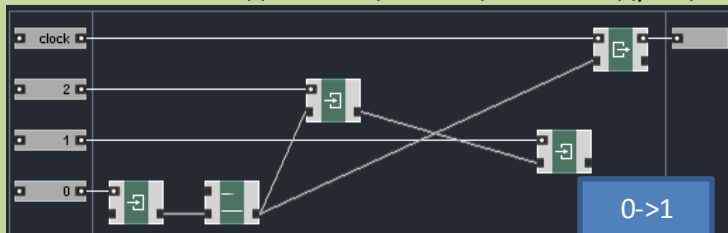


При старте выход покажет сигнал со второго входа, если не менять значения на 1 и 2 входах, то нажавая клок выход будет идти со второго входа.

Следущая схема позволяет при втором клок сигнале получать выход с первого входа

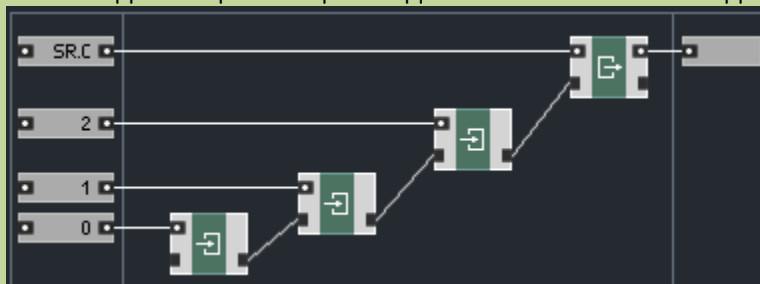


Если не менять входа то инициализация и последующий пошаговый клокинг покажет :



Если в качестве clock выбрать внешний CR.С то на дисплее при старте будут видны только данные с второго clock, так как CR.С это мгновенный clock, то изменения при старте вы не заметите.

Такие виды инициализаций входов можно использовать для старта модуля Merge :

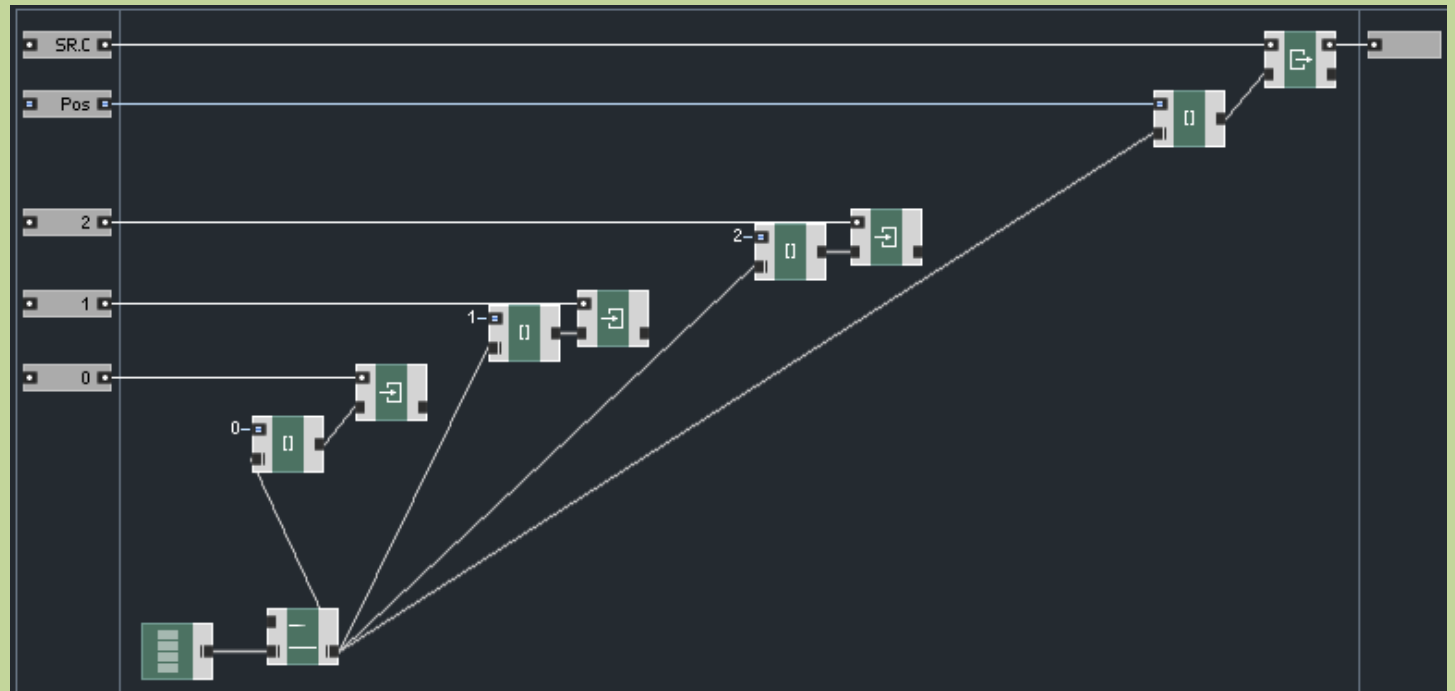


старт со вторым входом

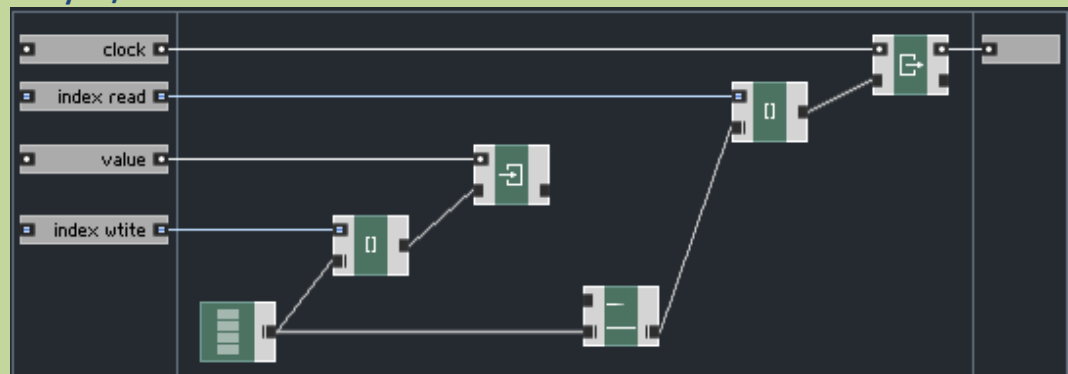
В отличие от первичного Merge где при старте (если входы не активны) выход всегда подаётся с самого нижнего входа, в core можно подать с любого входа при старте, с помощью Order W/R в том числе.

Array – это массив в котором хранятся значения. Массив можно рассматривать как 2D структуру – XY, X это адрес который выбирается с помощью индекса, Y – записываемое значение в этот адрес. Работа Core Array чем-то похожа на первичный модуль Event Table – в нём сначала выбирается WX (адрес), а запись в нём это In. Индекс всегда должен иметь целочисленное (integer) значение. В отличие от первичных модулей кроме Event Table, в Core Array в качестве первого индекса можно использовать ноль.

### Selector



### Array W/R

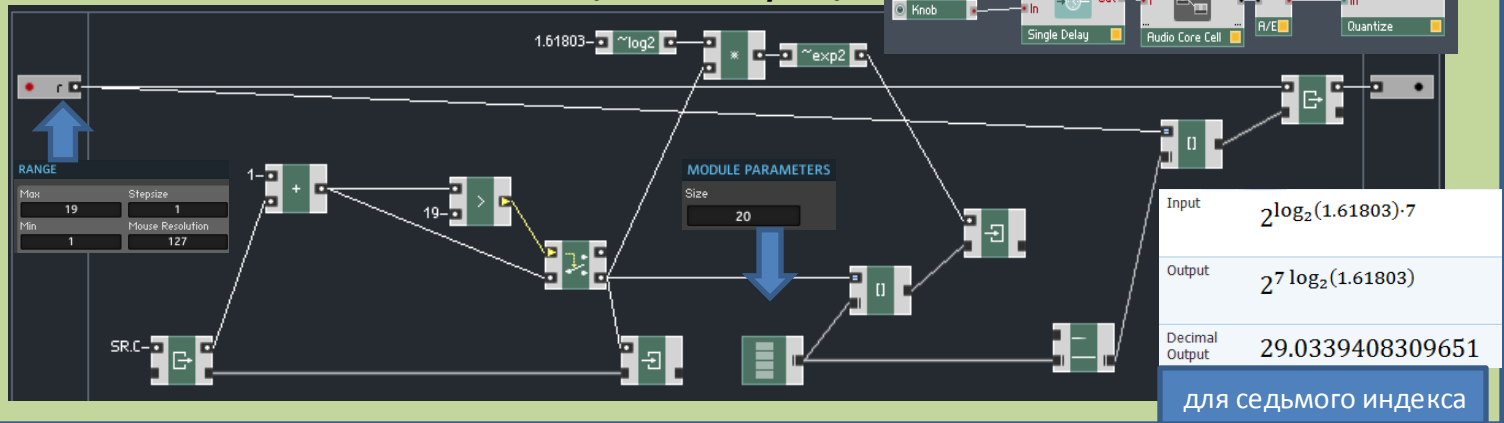


1. Выбираем индекс – крутим iw (вход index write)
2. Записываем значение в выбранную ячейку - крутим Knob (вход value)
3. Считываем значение с ячейки – крутим ir (вход index read)

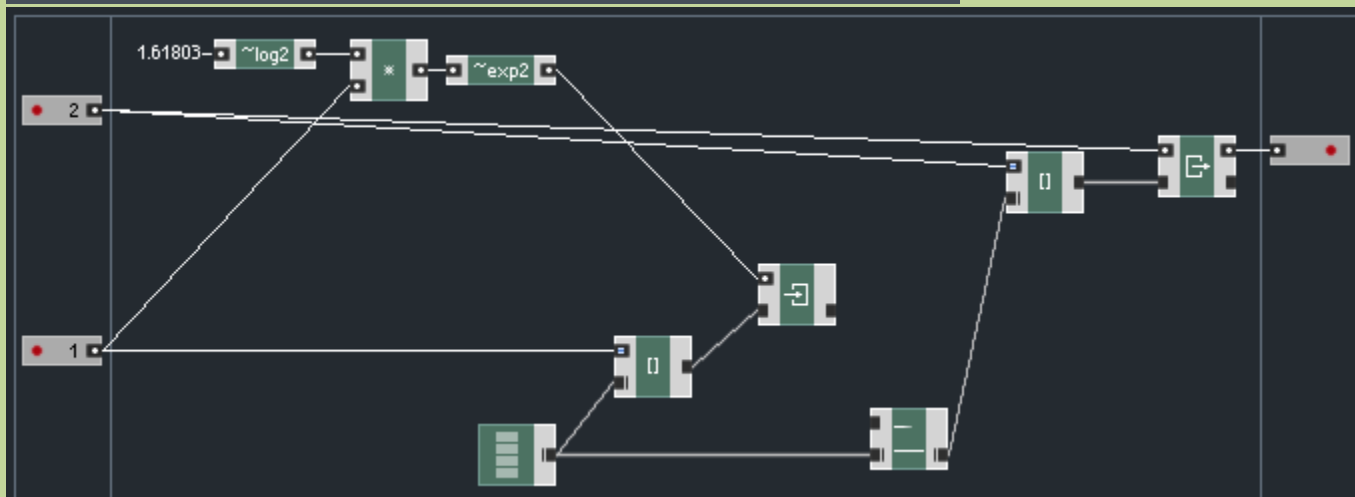
Clock здесь мгновенный CR.C

В отличие от Event Table – в Core Array значения пропадают после нового открытия файла, значения в Array не сохраняются при сохранении файла.

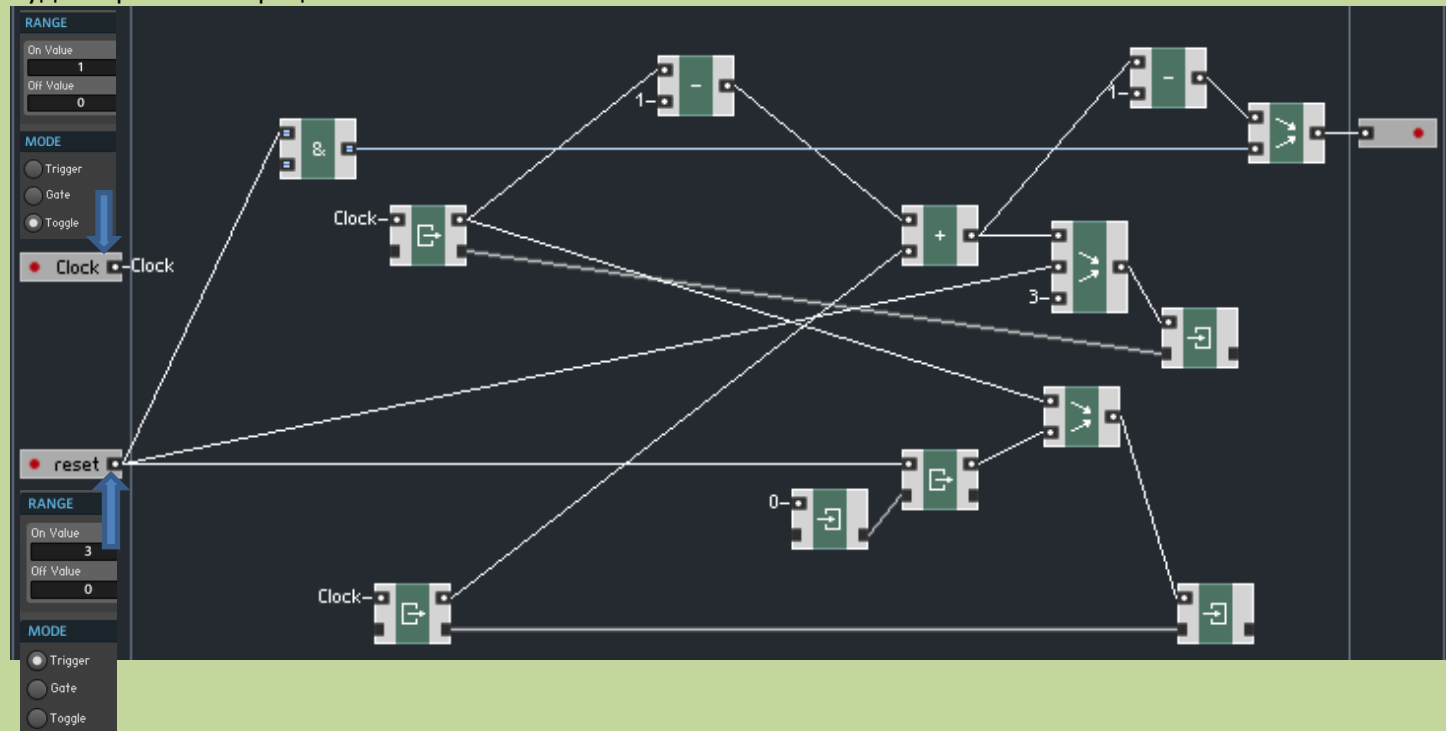
### Первые 19 чисел последовательности Люка (Quantize $\varphi^n$ )



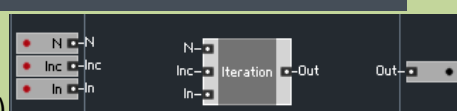
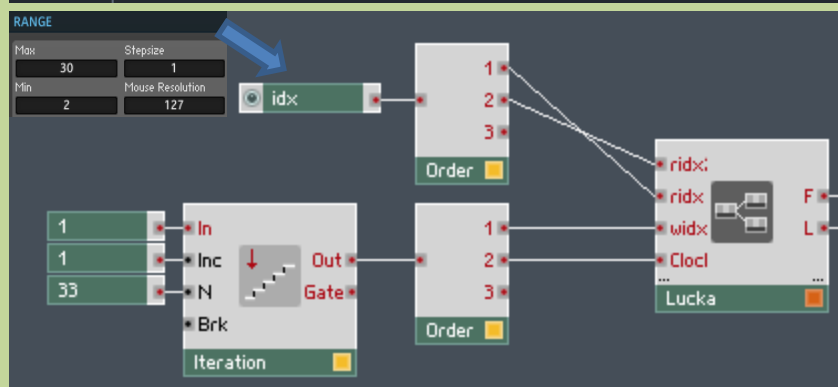
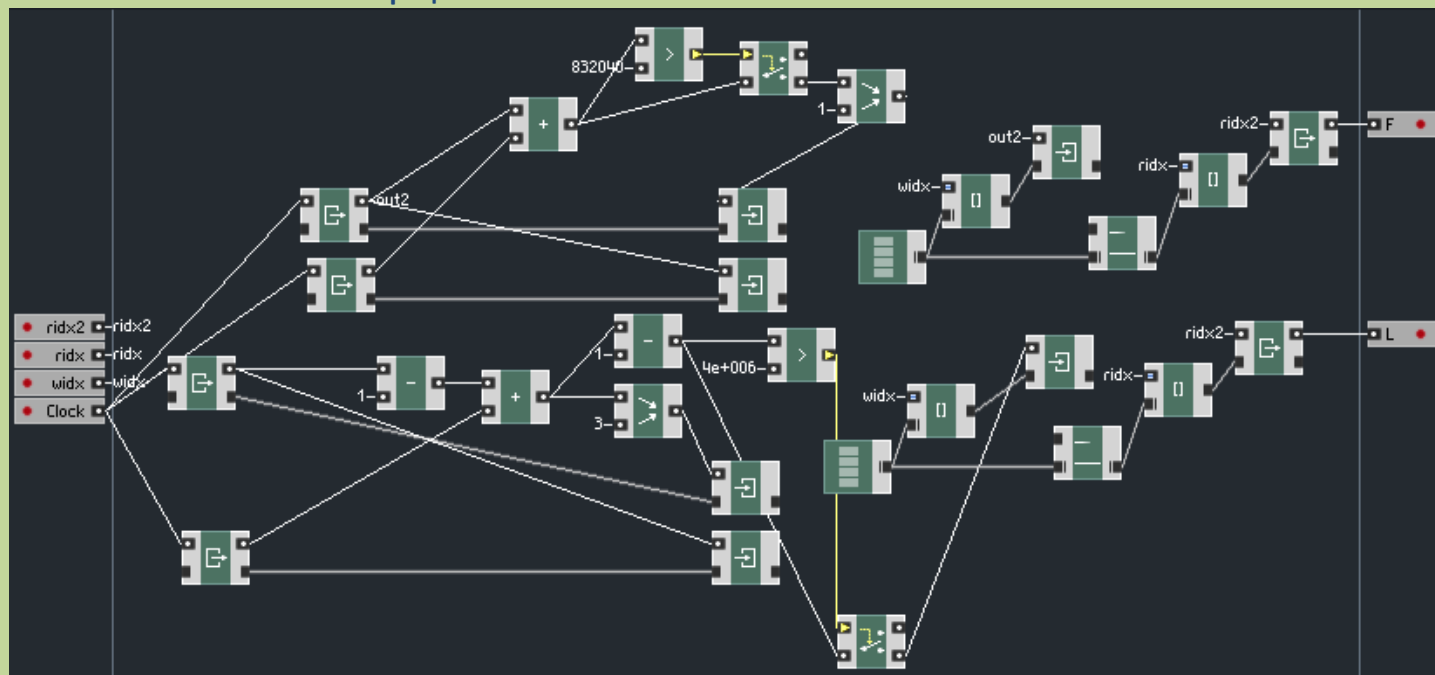
Начиная с 20-го члена начинается ошибка в округлении, так как константу 1.61803 можно записать только до сотых тысяч 0.00001.



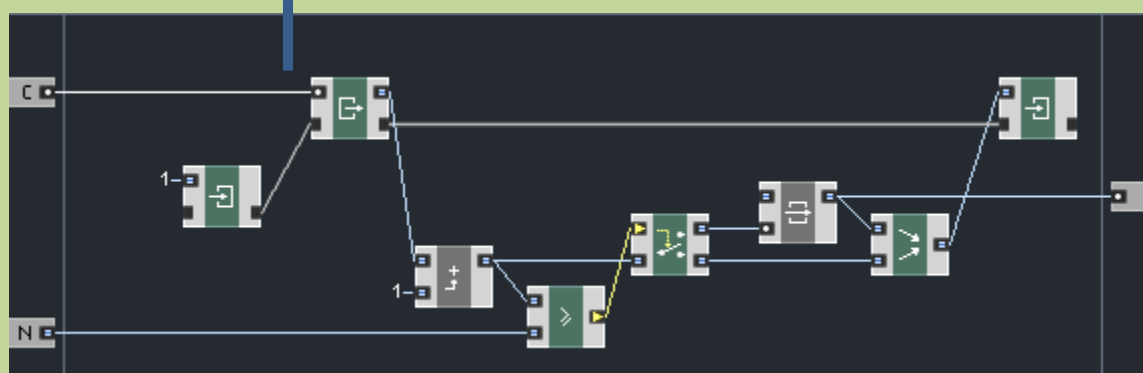
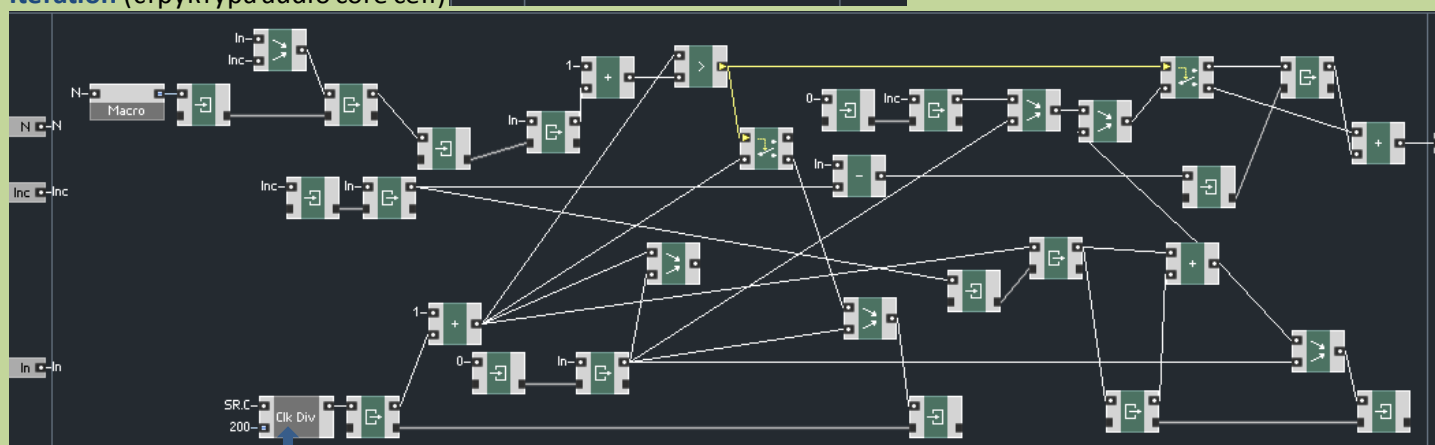
**Числа Люка с обратной связью**, так как здесь идёт суммирование то выход может идти до бесконечности без ошибок. Но чтобы добраться до n-члена последовательности нужно долго нажимать клоч, в последующей схеме будет вариант с итерацией и записью в массив.



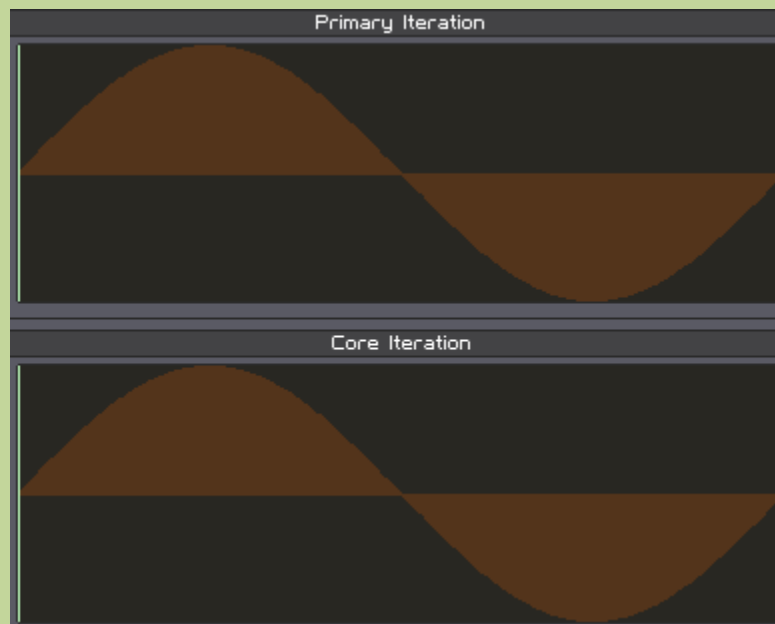
## Числа Люка и Фибоначи с итерацией и записью в массив



### Iteration (структура audio core cell)

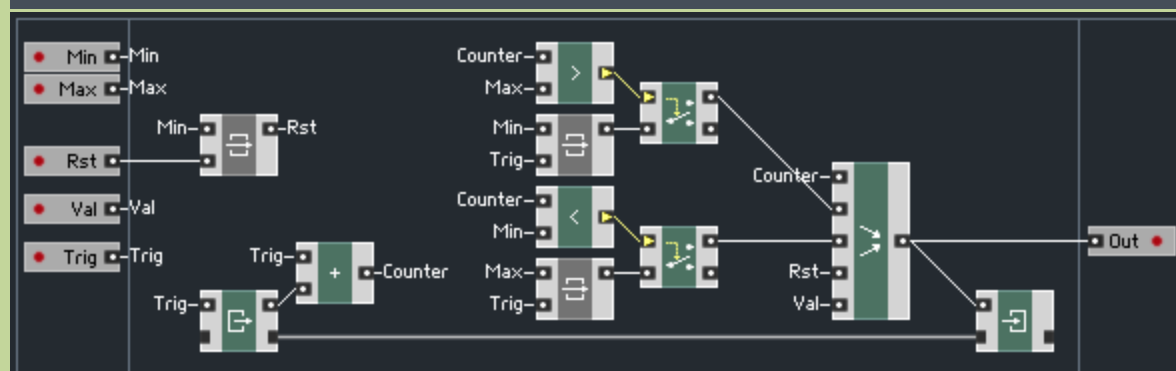
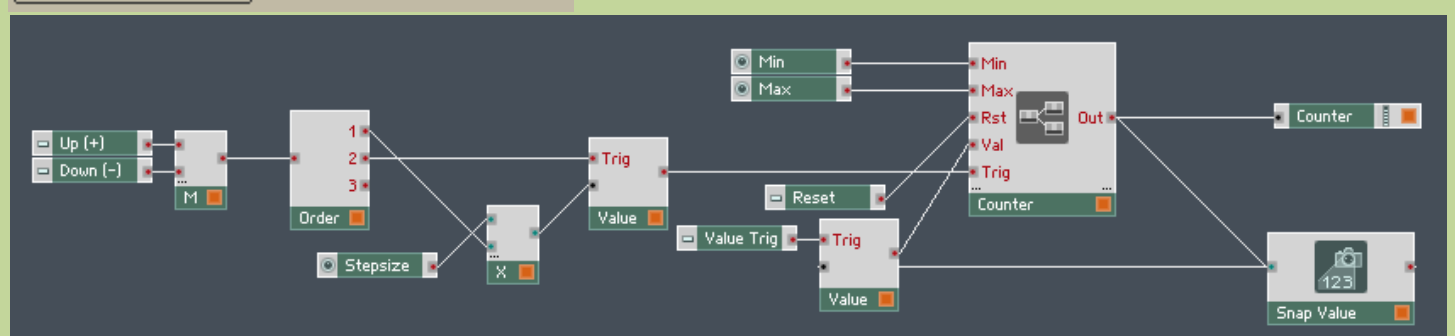


Этот итератор работает на частоте 200 Гц. Его работа такова – первое что он делает это создаёт индексы, индексы это сумма  $N+1$ . Допустим у нас  $N=4$ , значит количество индексов будет 5. Чтобы индексы создавались нужно получить цикл-сумматор с авто-остановкой. Второе что он делает это начинает суммировать предустановку  $In$  (первый индекс) с последующими  $N$  индексами где каждый индекс это  $+ Inc$ . Прорисовка полного периода синусойды коре итератором в евент тэйбл

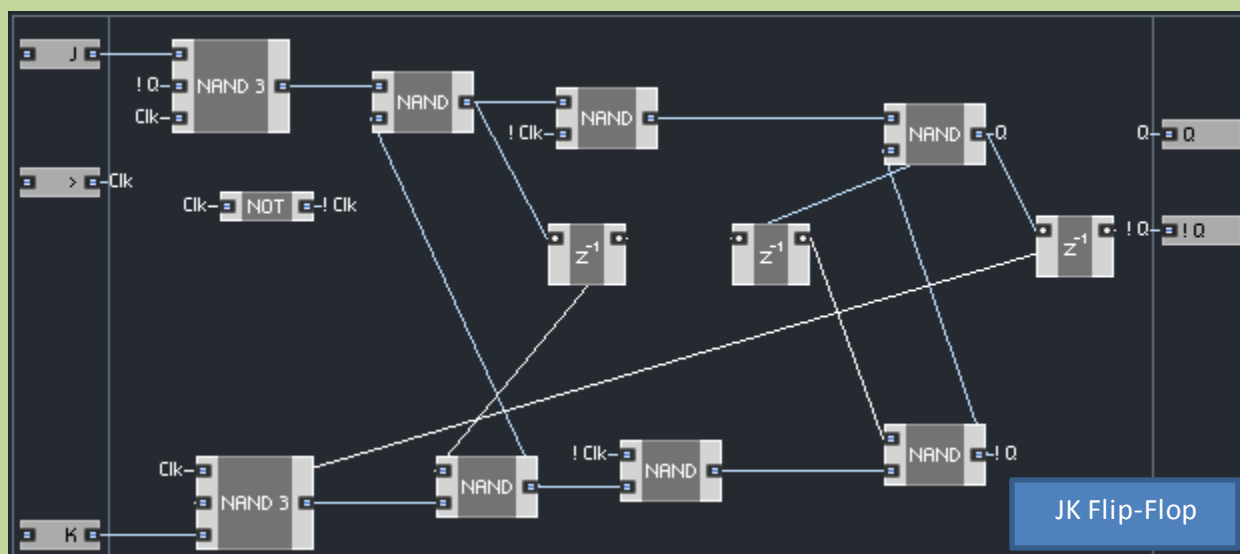
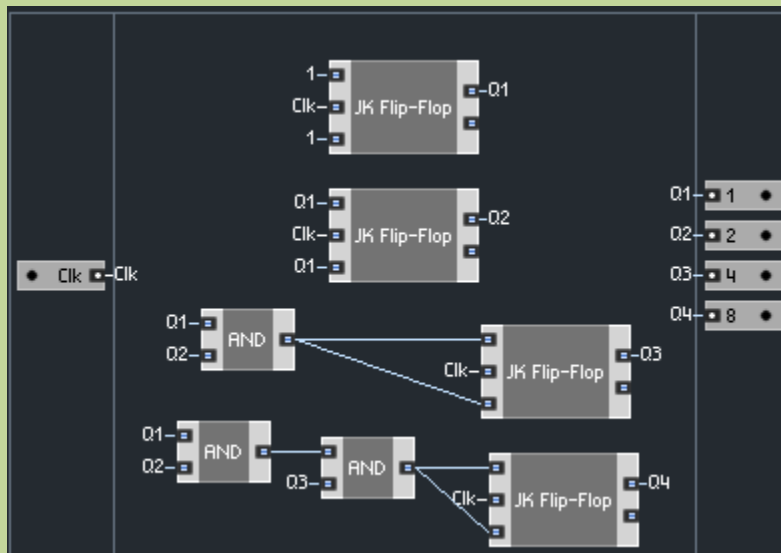
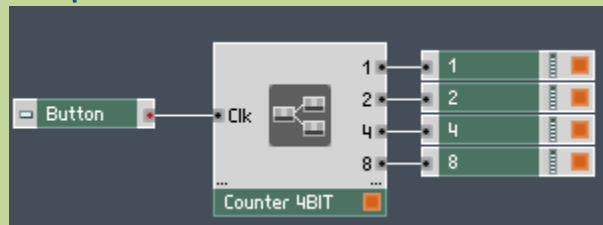


Здесь евент тэйбл содержит 360 WX индексов, так как коре итератор работает на частоте 200 Гц ( 200 индексов в секунду), то он будет немного запаздывать при прорисовке

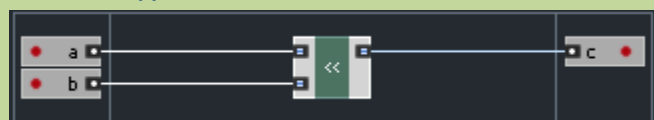
### Счётчик



## Бинарный счётчик



## Битовый сдвиг



Пример 1 :

a=4, b=3

4 в двоичном виде 100

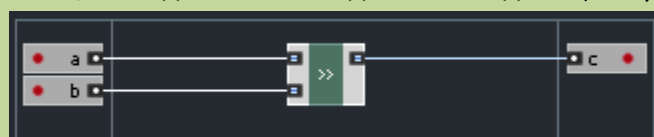
число 3 показывает сколько нулей надо **ДОБАВИТЬ** с правой стороны двоичного числа, поэтому c=100000, что в десятичном виде = 32. Выход c=32

Пример 2 :

a=3, b=1

a=3 в двоичном виде 11

b=1 показывает сколько нулей надо добавить с правой стороны двоичного числа, поэтому c=110, что в десятичном виде = 6. Выход c=6. (По сути,  $c=a \cdot 2^b$ )



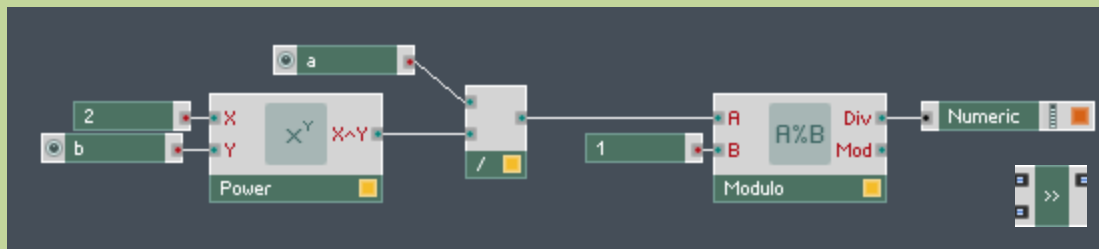
В таком сдвиге мы **УБЕРАЕМ** цифры с правой стороны, а не добавляем. Сколько цифр надо убрать, показывает число b.

Пример :

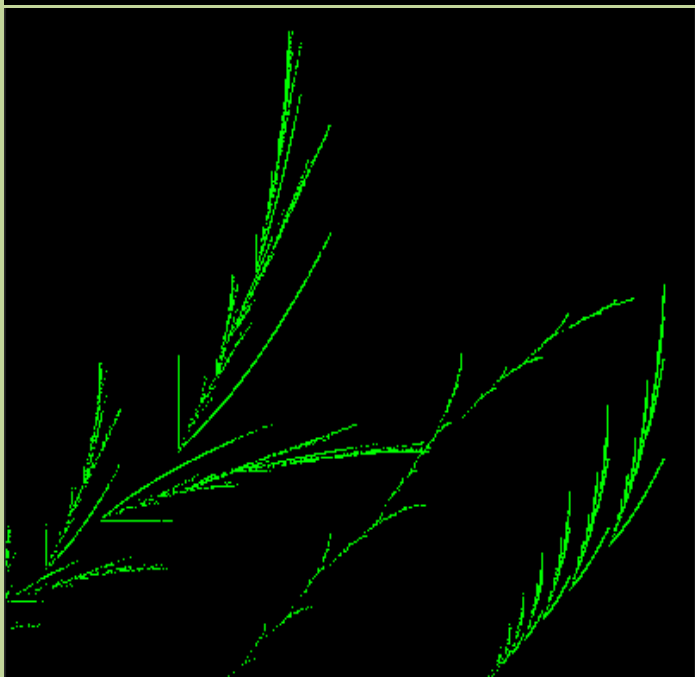
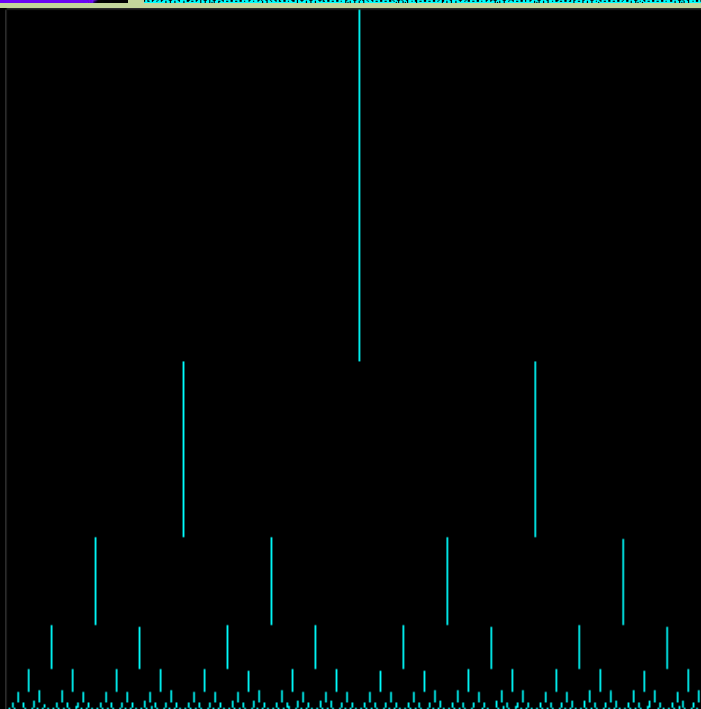
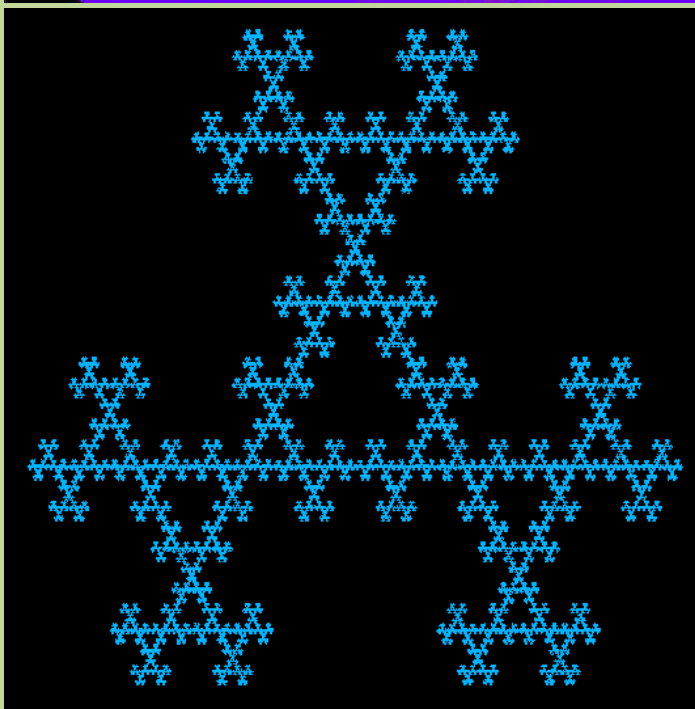
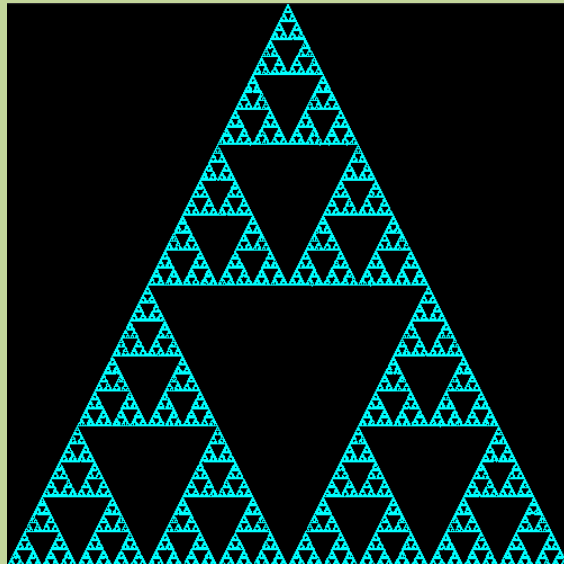
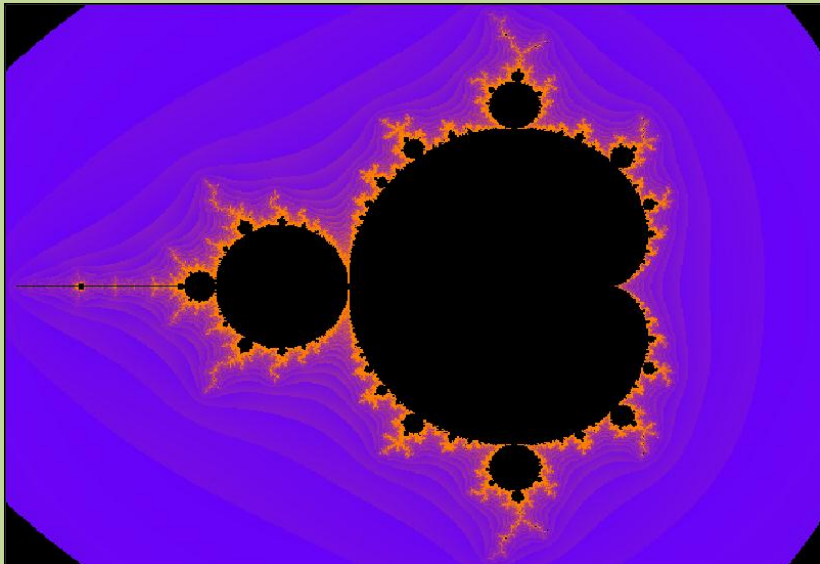
a=77, b=3 . a=1001101, убираем три числа справа, получаем 1001, что в десятичной системе = 9. Выход c=9



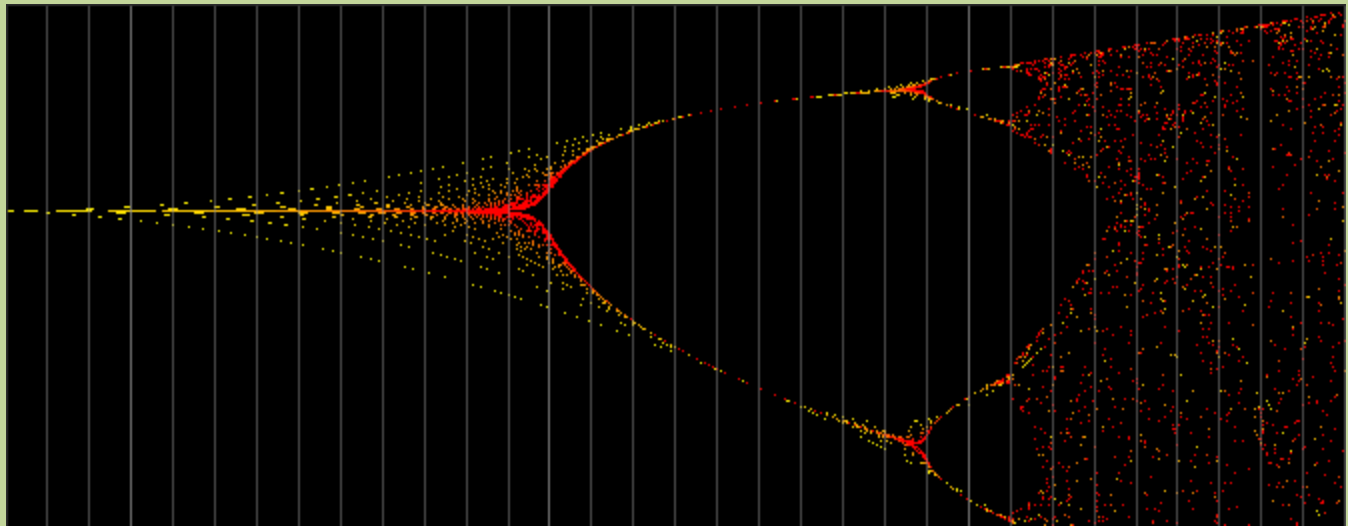
По сути,  $c = a/2^b$  с округлением в меньшую сторону



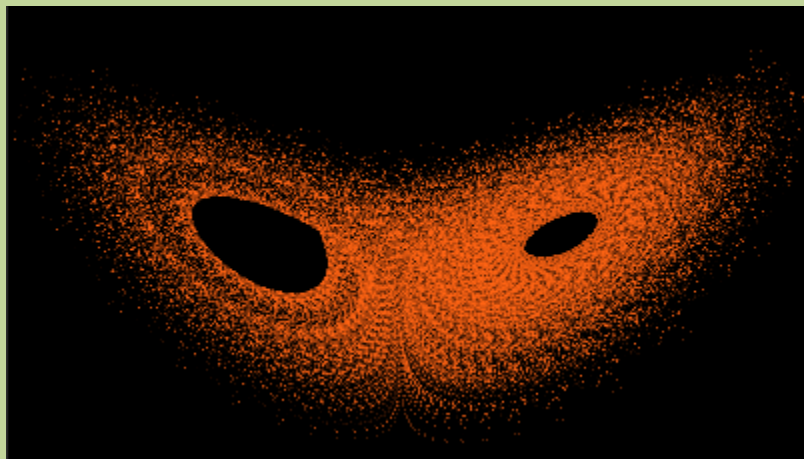
## Фракталы, аттракторы, хаос.



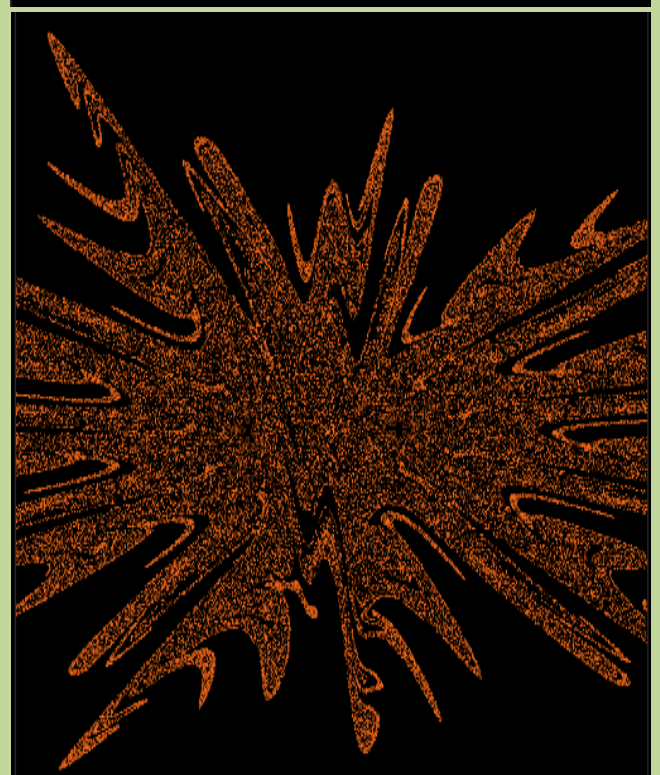
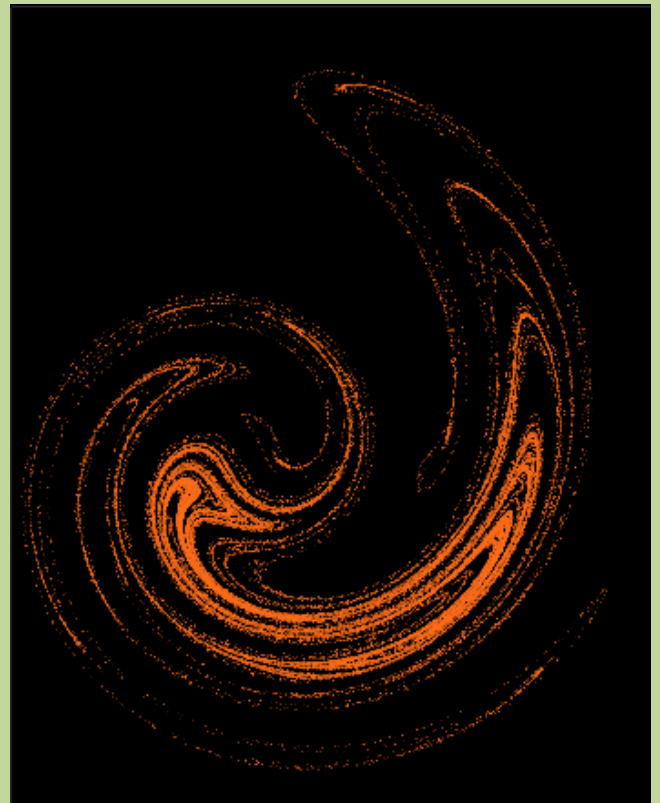
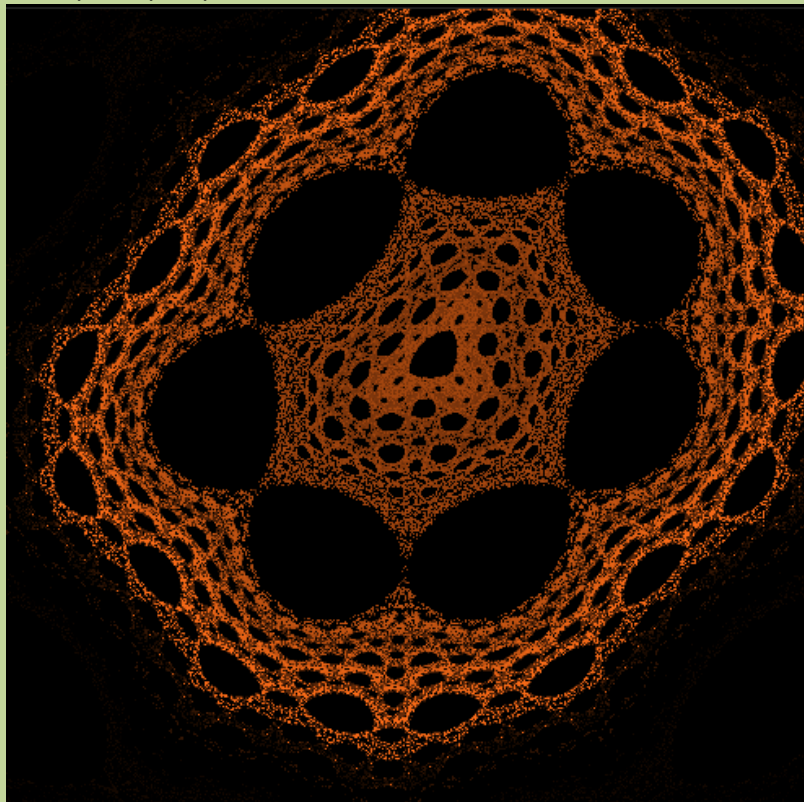
1.Мандельброта фрактал.2.Треугольник Паскаля - Серпинского.3.Снежинка.4.Пыль Кантора.  
5.L-фракталы.6.Самоподобный фрактал.



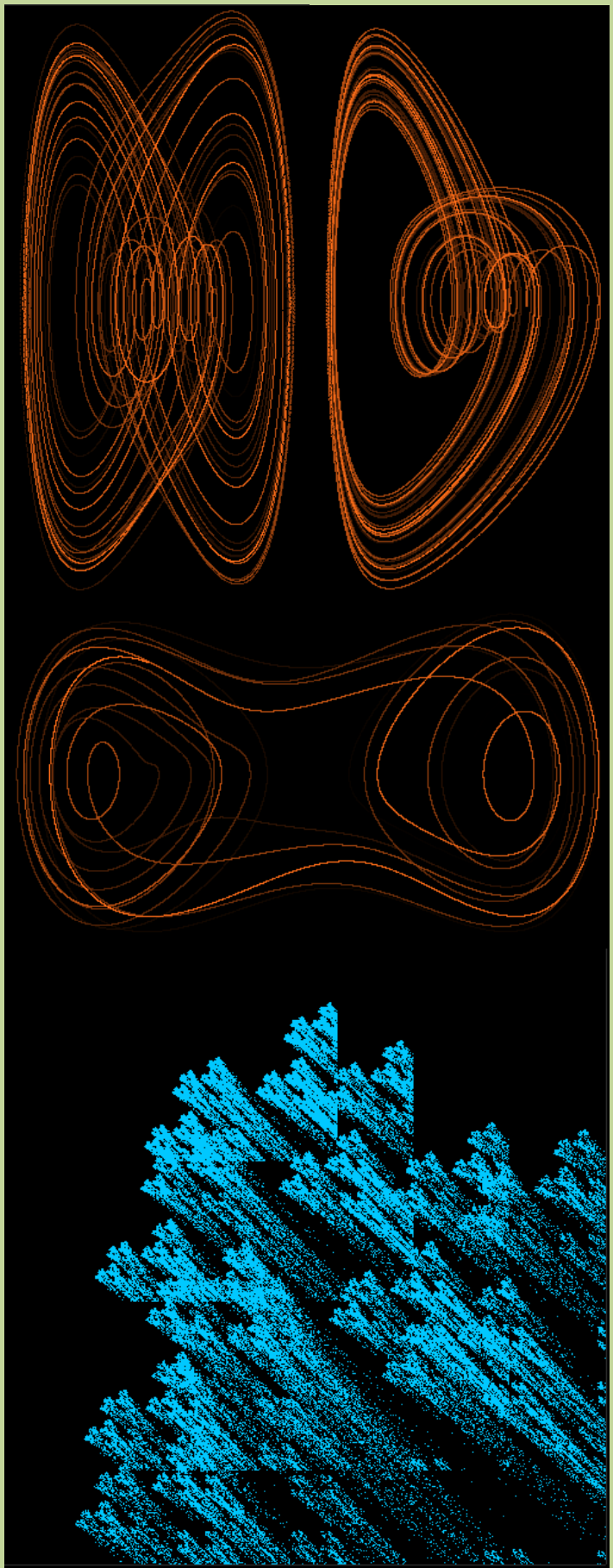
Бифуркация Фейгенбаума

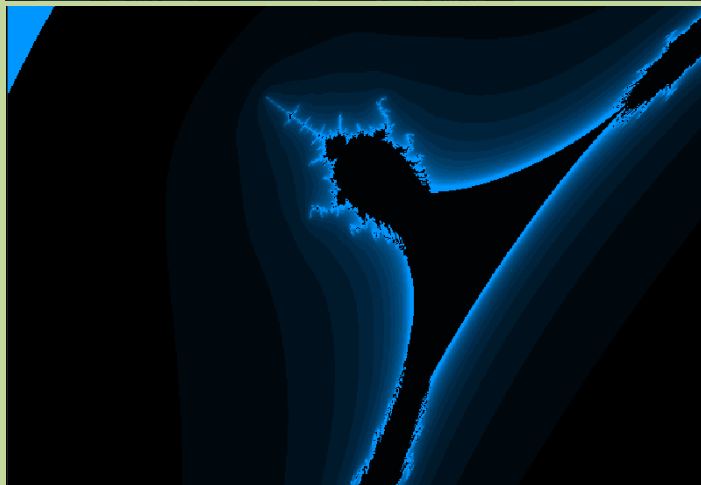
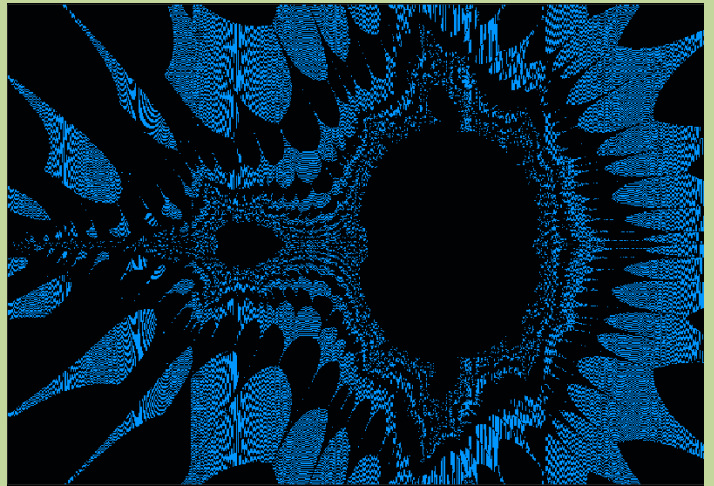
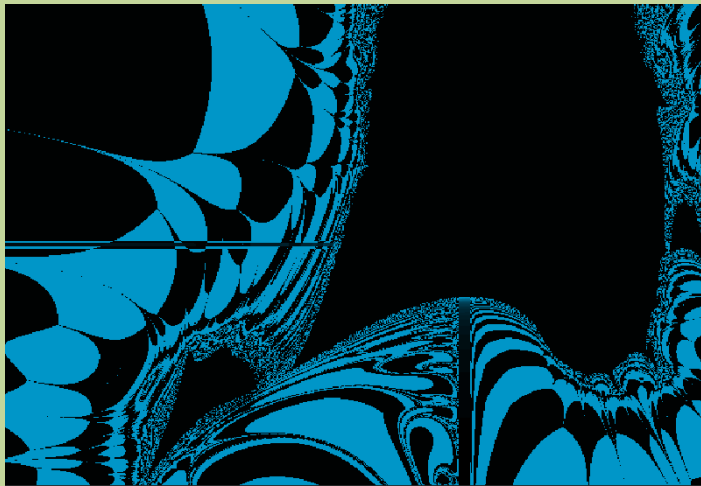
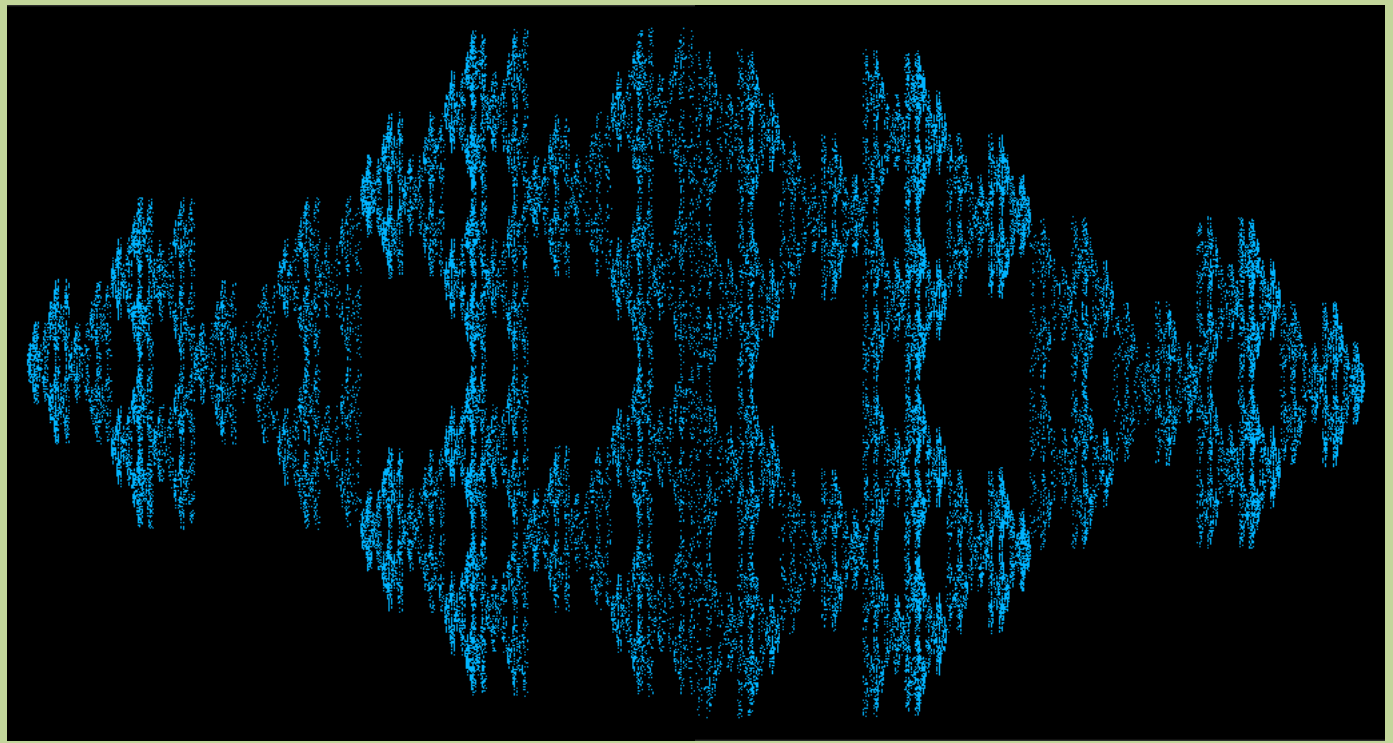


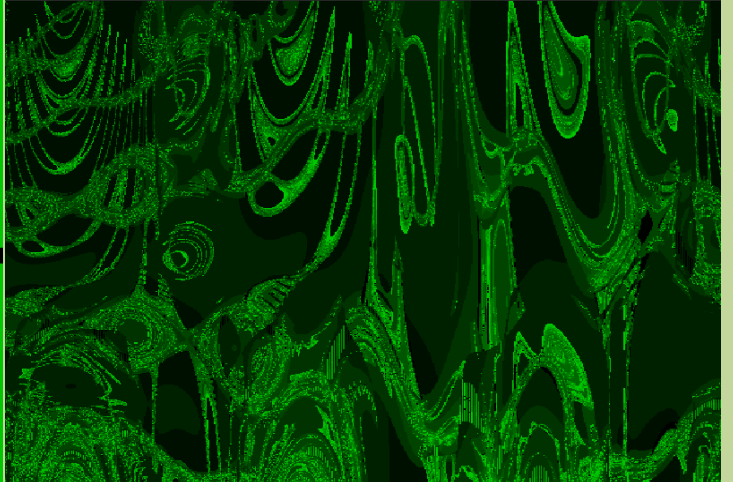
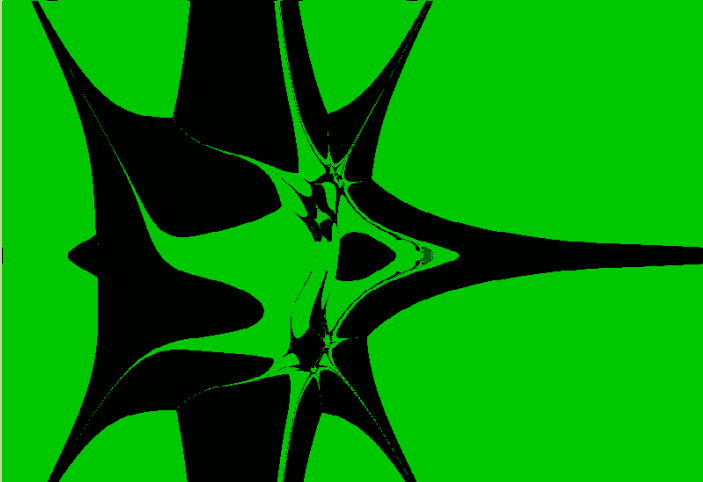
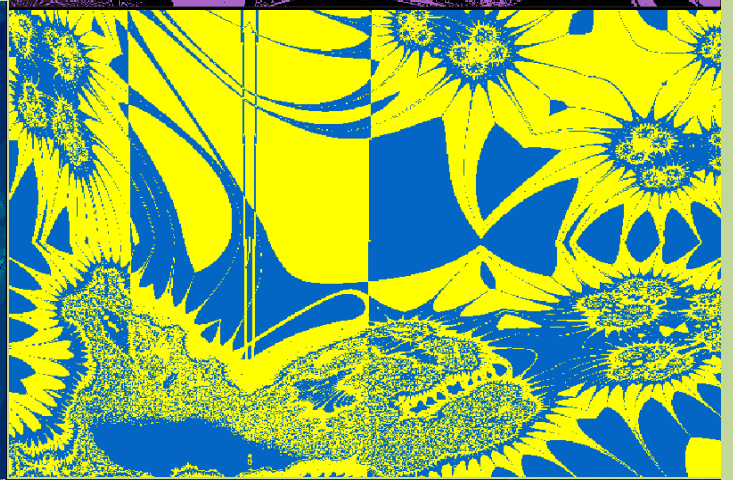
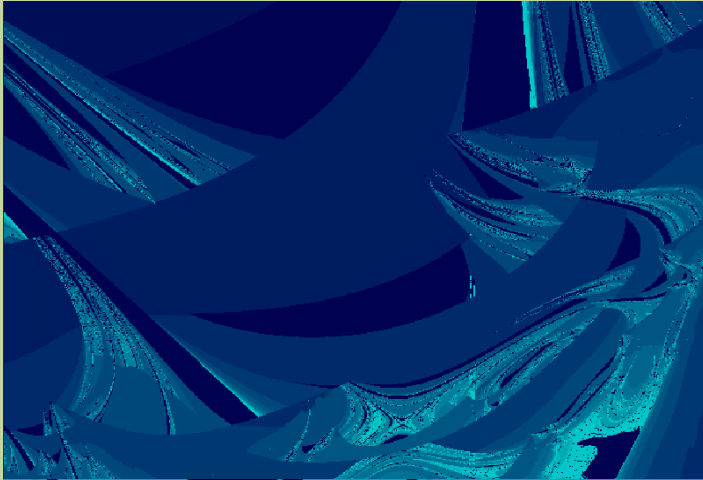
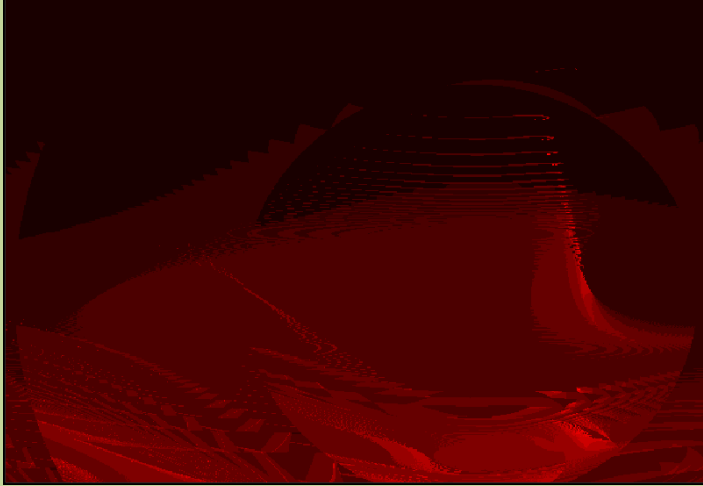
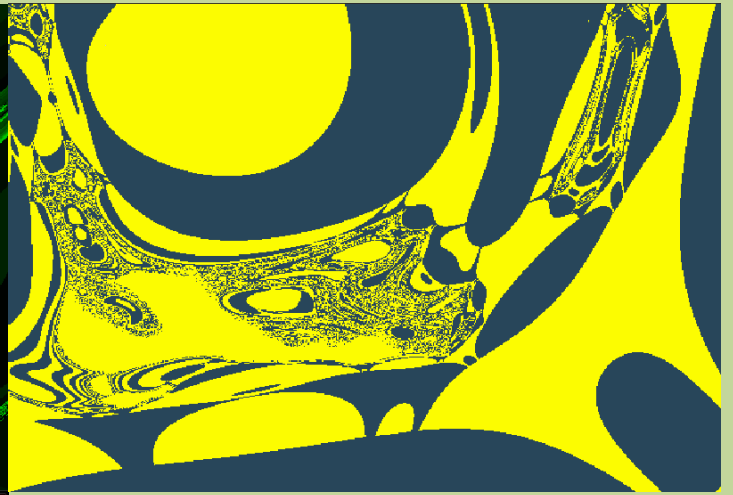
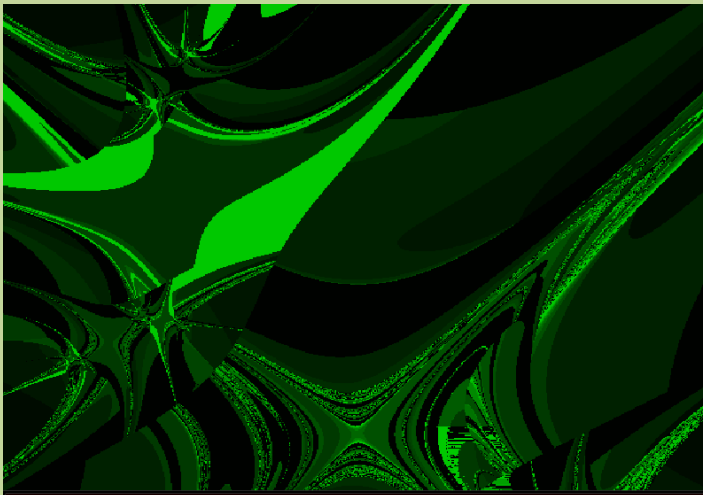
Аттрактор Лоренца



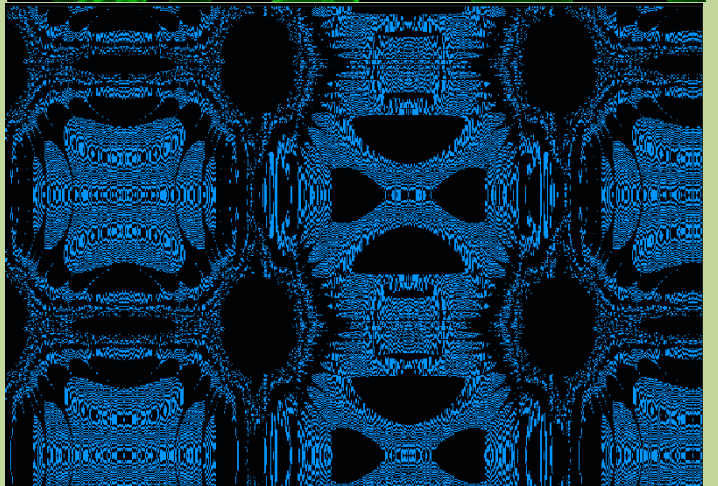
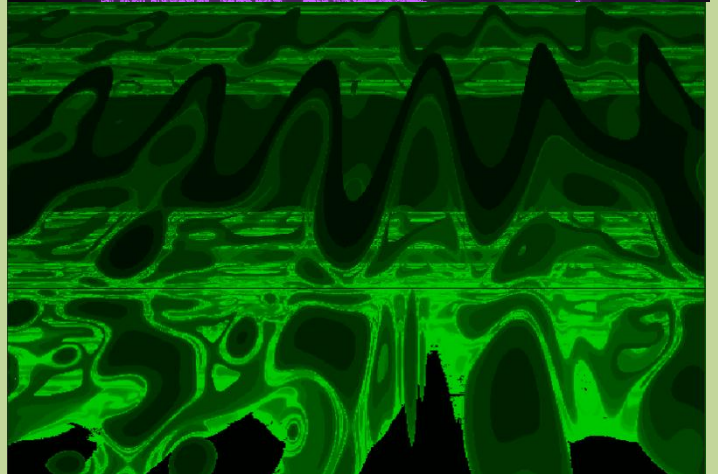
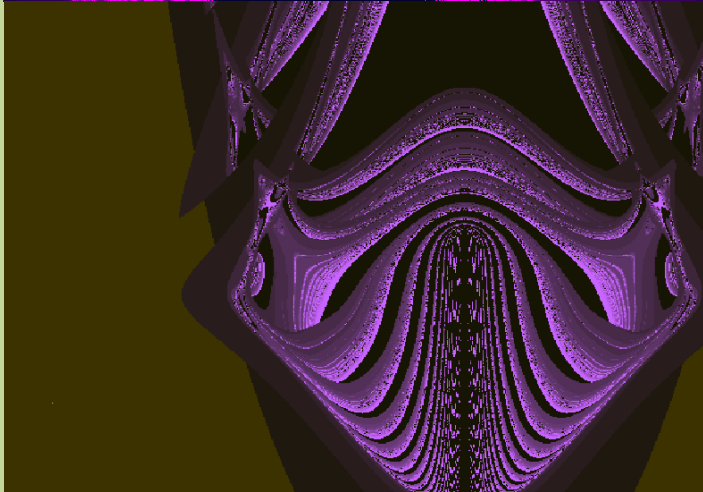
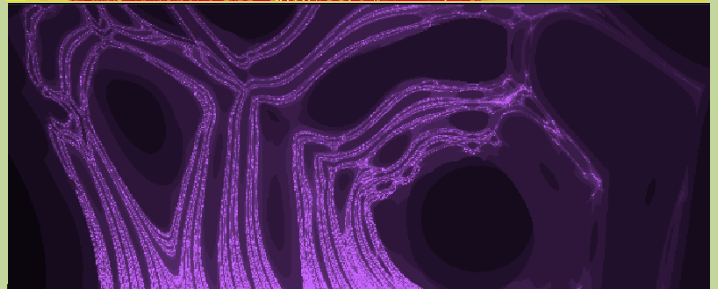
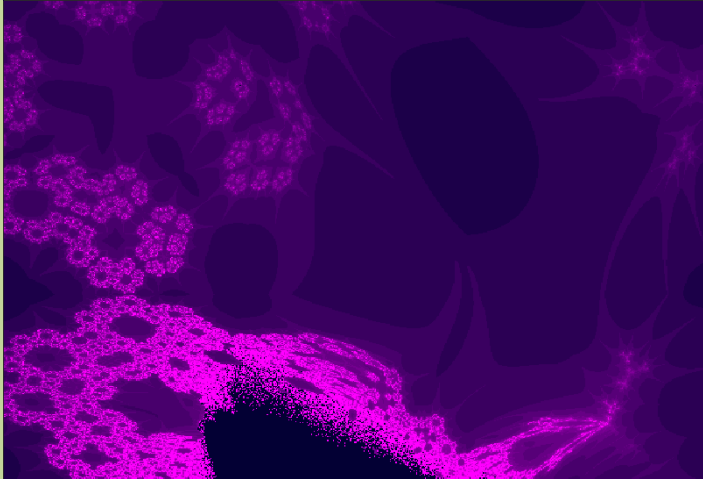
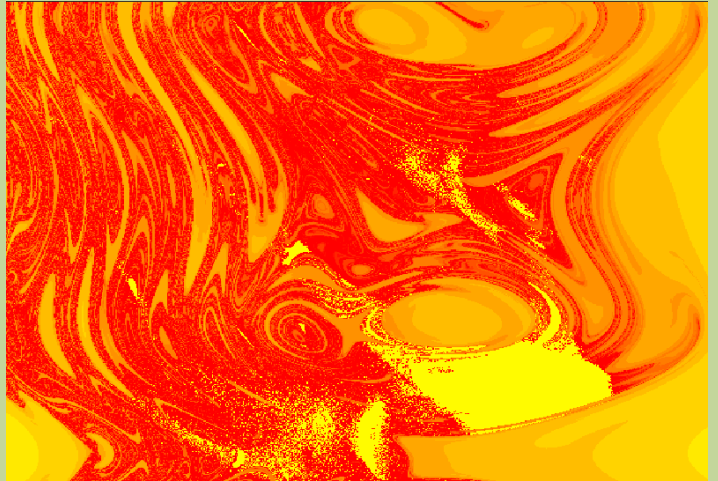
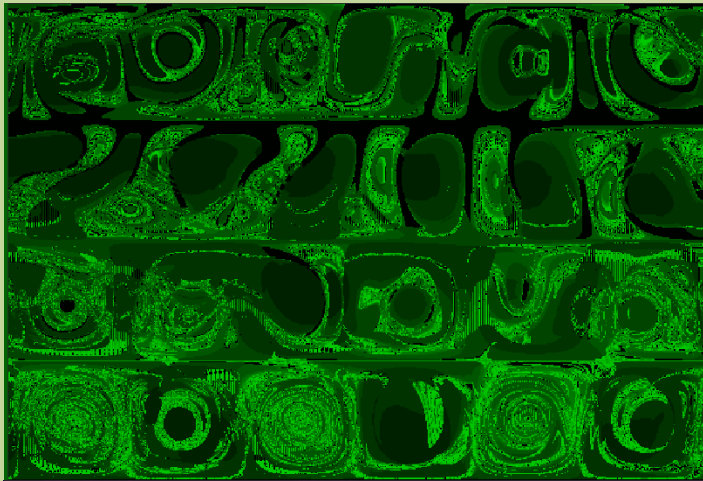


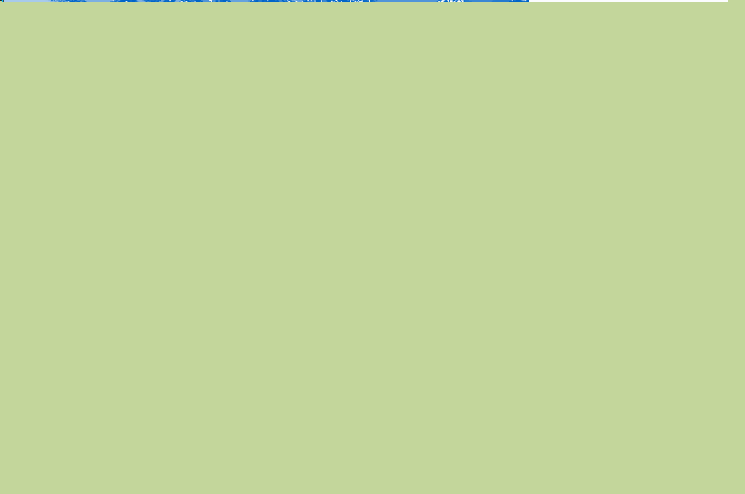
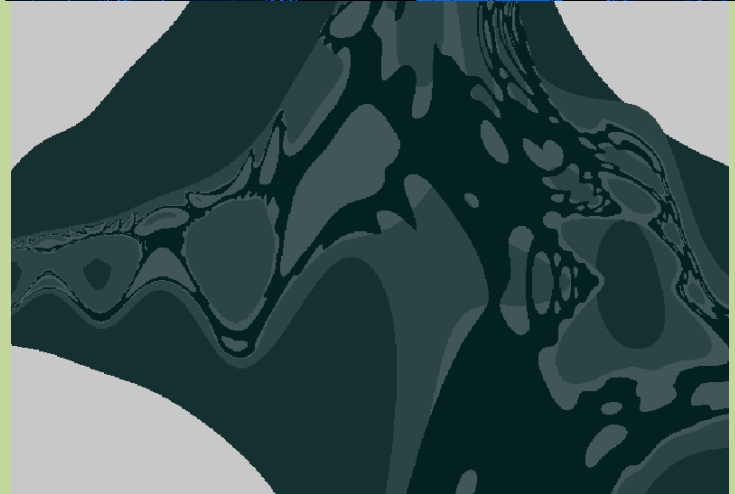
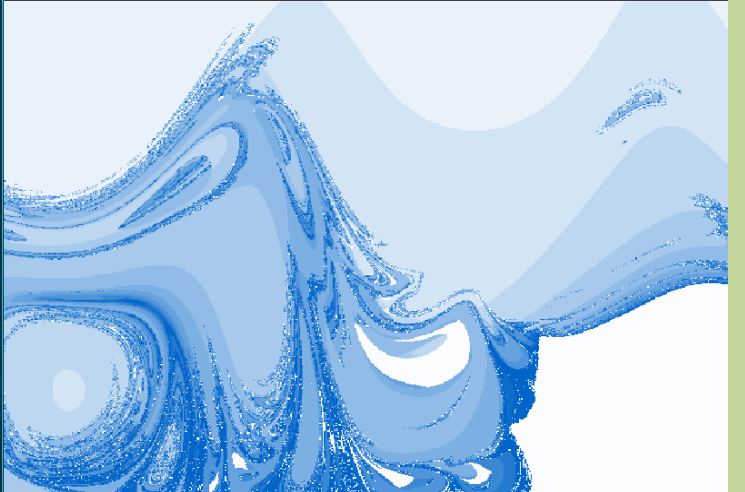
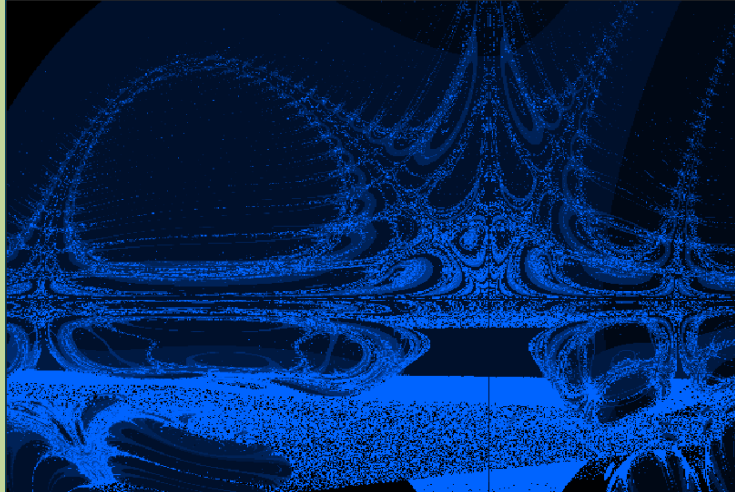
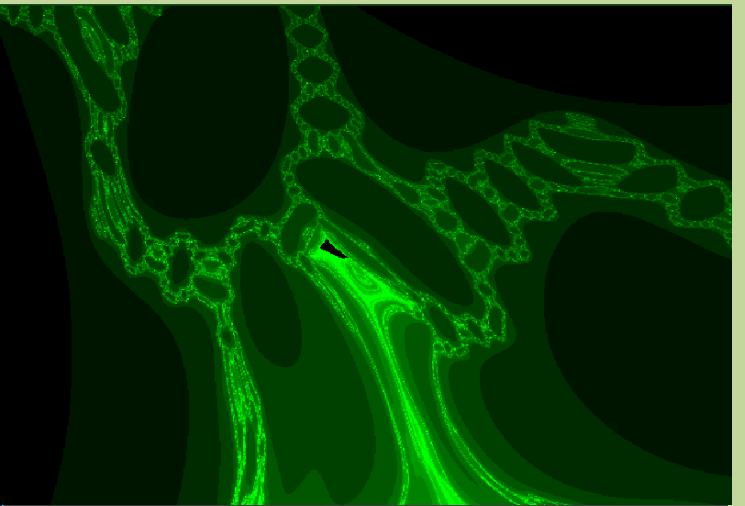
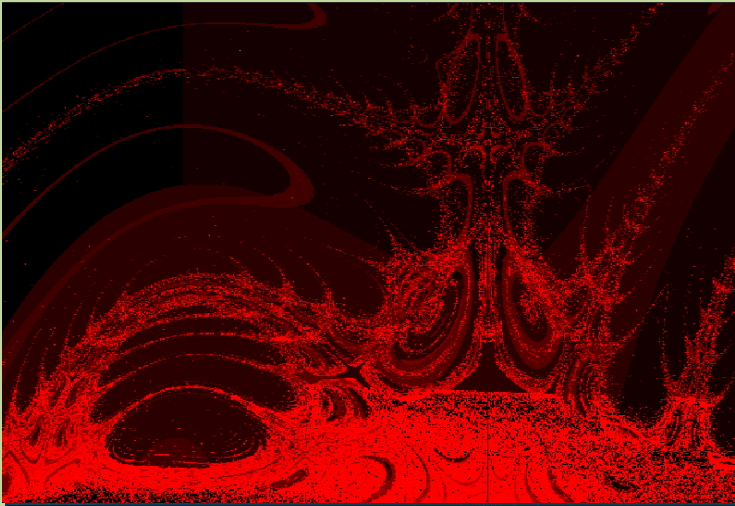














# Эффекты деля и эхо

## 1. Простейшая задержка



Рис. 1.1. Вид панели управления устройства

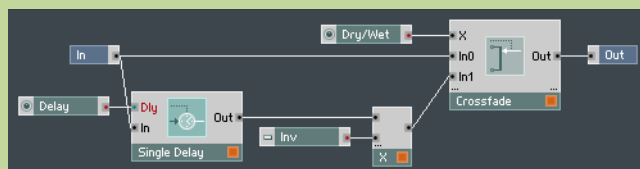


Рис. 1.2. Общая структура устройства

Самое простое, что может быть – это единичная задержка, которая микшируется с исходным сигналом. Устройство с панелью на рис. 1.1 и со схемой структуры 1.2 реализует это.

Модуль Single Delay и обеспечивает эту задержку. Регулятор Delay определяет время задержки, а кнопка Inv – инвертируем сигнал при надобности (далее....). Исходный сигнал и задержанный микшируются модулем Crossfade.

## 2. Простейшая задержка с обратной связью



Рис. 2.1. Вид панели управления устройства

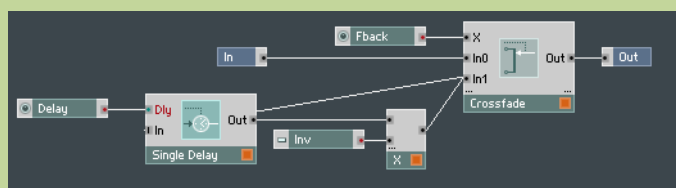


Рис. 2.2. Общая структура устройства

Рассмотрим устройство, реализующее задержку с обратной связью (см. рис. 2.1 и 2.2). Непосредственно исходный сигнал не идет на линию задержки. На модуль идет сигнал, взятый выходного порта модуля Crossfade. При таком построении возникает эффект как бы многократной задержки: сначала чистый сигнал поступает на модуль задержки, затем сигнал, содержащий исходный и задержанный – продолжает поступать на модуль задержки, формируя уже задержку этого нового сигнала, и так далее. Регулятором Fback можно регулировать уровень «чистоты» сигнала, поступающего (в очередной раз) на задержку и в выходной порт устройства.

## 3. Простейшая задержка с обратной связью и фильтром



Рис. 3.1. Вид панели управления устройства

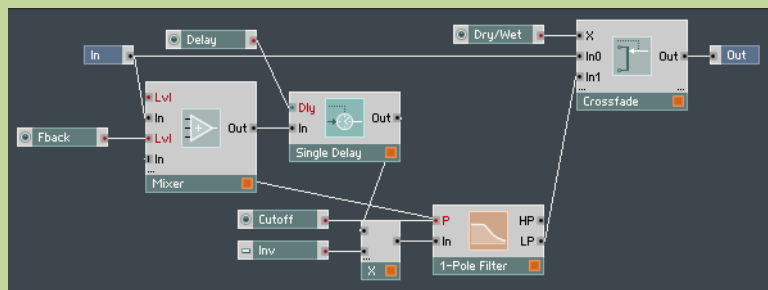


Рис. 3.2. Общая структура устройства

Рассмотрим версию задержки с фильтром. В цепь обратной связи будет входить непосредственно задержка и фильтр, а также отдельный микшер, осуществляющий контролирование уровня этой обратной связи (рис. 3.1 и 3.2).

Итак, входной сигнал идет на выводящий смеситель Crossfade и на миксер цепи задержки цепи. Второй сигнал на Crossfade берется с фильтра. Тот же самый сигнал с фильтра берется в качестве обратной связи и поступает на микшер обратной связи. Его уровень регулируется Fback. Для фильтра задается частота среза регулятором Cutoff (логарифмический контроль). В остальном схема повторяет структуру схемы в первом примере.

#### 4. Задержка со смещением тона

Рис. 4.1. Вид панели управления устройства

Рис. 4.2. Общая структура устройства  
(разработка)

#### 5. Грейн-делей с фильтром

Рис. 5.1. Вид панели управления устройства

Рис. 5.2. Общая структура устройства  
(разработка)

#### 6. Стереodelей с фильтром и регенерацией



Рис. 6.1. Вид панели управления устройства

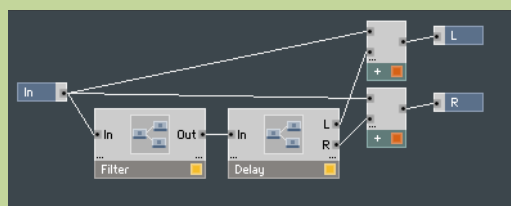


Рис. 6.2. Общая структура устройства

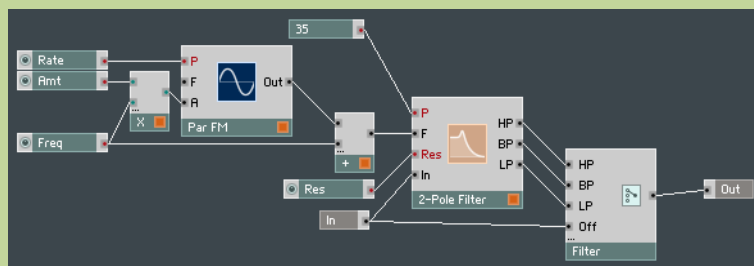


Рис. 6.3. Структура макроса Filter

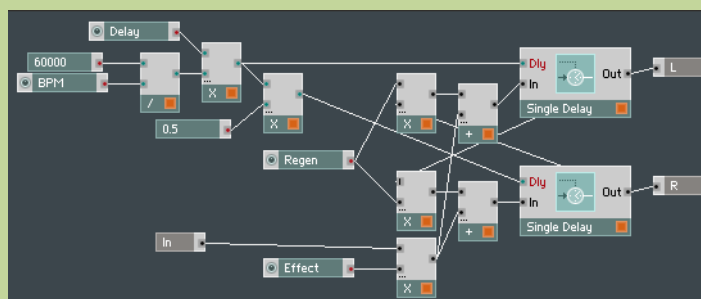


Рис. 6.4. Структура макроса Delay

Панель устройства (рис. 6.1) позволяет контролировать параметры фильтра, а также тип фильтрации. Общая структура состоит всего лишь из двух макросов и сумматоров обработанного сигнала с исходным (рис. 6.2).

Рассмотрим макрос фильтра (рис. 6.3). Здесь реализован фильтр второго порядка. Модуляция фильтра двойная: логарифмическая – задается константой 35 (это номер ноты), линейная более хитрым способом, с помощью параболического осциллятора и регулятора Freq. Высота тона осциллятора определяется Rate, а амплитуда зависит от регулятора Freq. Эта амплитуда регулируется Amt. (??)

Макрос Delay (рис. 6.4) состоит из двух параллельных линий простой задержки с использованием кросс-обратной связи (то есть сигнал с одной задержки подается в качестве обратной связи на другую линию задержки). Уровень входящего сигнала регулируется Effect, после чего сигнал поступает на два сумматора. На каждый сумматор также поступает сигнал обратной связи от делея (содержащегося в противоположной линии задержки), предварительно отрегулированный Regen. Время задержки для этих модулей делей устанавливается такой схемой:  $(60000/\text{BPM}) \cdot \text{Delay}$  для одной линии, а для второй время задержки уменьшается в два раза (в формуле BPM и Delay – это значения соответствующих регуляторов).

С этих двух делей снимается в общей сумме два сигнала, представляющие компоненты стереосигнала, которые устройством и выводятся.

## 7. Стереоделей с обратной связью и резонансом



Рис. 7.1. Вид панели управления устройства

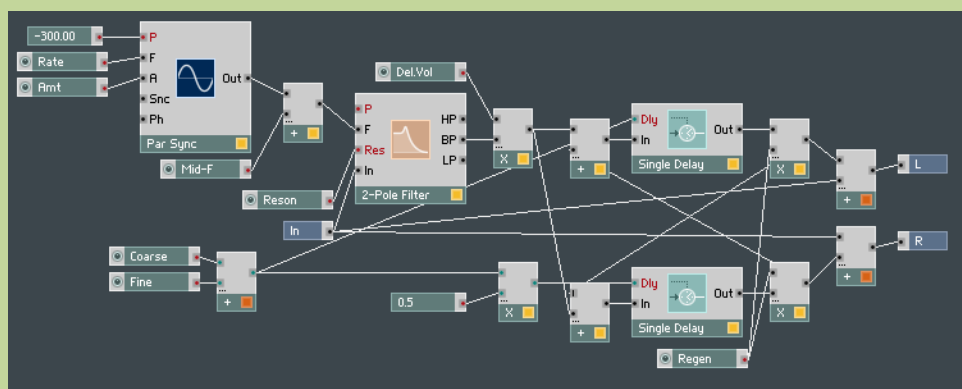


Рис. 7.2. Общая структура устройства

Рассмотрим еще один вариант стереодедея с применением фильтра (рис. 7.1 и 7.2). Идея этого устройства состоит в том, что здесь в отличие от предыдущего примера входной сигнал передается сразу на три порта входа: на фильтр, и на два сумматора в цепях задержки. Смешивание исходного сигнала и задержанного происходит в этих двух окончательных сумматорах.

В линию задержки включены: фильтр второго порядка с активным портом BP, два модуля задержки с кроссобротной связью. В цепи задержки регулятор Regen стоит после модулей задержки (а не перед ними, как в прошлом примере), и осуществляет регуляцию сигнала, идущего как на обратную связь, так и на окончательный сумматор. Также, в отличие от предыдущего примера, где уже к фильтрованному сигналу применялась задержка, в этой схеме реализуется другой принцип: в каждую обратную связь добавляется непосредственно компонента входного сигнала, прошедшего через фильтр. Это и есть главное различие приведенных двух схем. Количество этого дополнительного сигнала с фильтра регулируется Del.Vol. Частота среза фильтра (хотя здесь правильнее говорить о центральной частоте) управляется линейно посредством параболического осциллятора (плюс смещение регулятора Mid-F). В свою очередь, этот осциллятор управляется двухкомпонентно: логарифмически (-300) и линейно модулируется регулятором Rate (вернее, его значением). Амплитуда осциллятора задается регулятором Amt.

Время задержки устанавливается двухкомпонентно (Coarse+Fine), причем, на второй модуль задержки поступает значение в два раза меньшее.

## 8. Стереодеи с кросс-обратным фильтром (время задержки контролируется секвенсором)



Рис. 8.1. Вид панели управления устройства

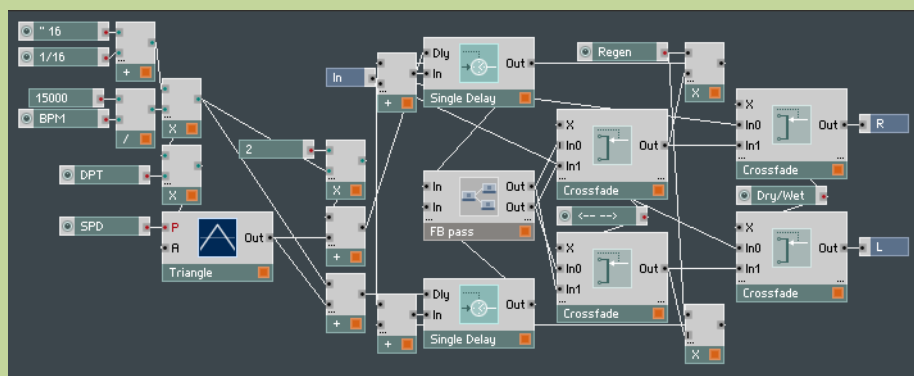


Рис. 8.2. Общая структура устройства

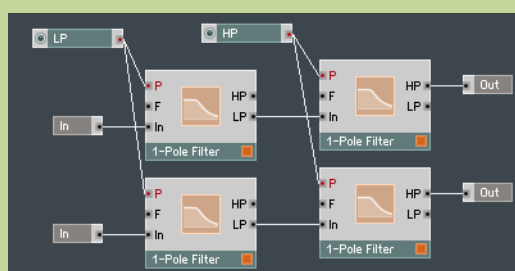


Рис. 8.3. Структура макроса FB pass

Рассмотрим стереоделей со смещенной (весовой) кроссобратной связью через блок фильтров. Панель и общая структура устройства изображена на рис. 8.1 и 8.2.

Левая часть схемы посвящена вычислению времени задержки деля. Оно складывается из двух компонент: осциллятора треугольной волны и выражения  $(16 + 1/16) * (15000 / \text{BPM})$ . Для одной из этих двух задержек (верхней) берется время удвоенного выражения. Это же выражение (правда, отрегулированное DPT, от сокращенного «глубина») посылается в качестве амплитуды осциллятора.

Цепь обратной связи состоит из двух делей, макроса фильтров FB pass и двух Crossfade (последние два Crossfade служат для поканального смешивания исходного сигнала с задержанным). Исходный сигнал поступает на сумматор с сигналом обратной связи. После прохождения модуля задержки сигнал подается на макрос фильтров (рис. 8.3). Здесь сигнал поканально дважды фильтруется: сначала LP, потом HP (соответствующие регуляторы определяют частоту среза фильтров).

После фильтрации сигнал попадает на два Crossfade в двух аналогичных копиях. На иллюстрации плохо видно как соединен макрос FB pass с модулями Crossfade. А он соединен симметрично: верхний out макроса соединен с In0 для верхнего модуля Crossfade, и с In1 для нижнего модуля, а нижний – наоборот. Регулятор  $\leftarrow \rightarrow$  осуществляет вариацию смешивания. Если значение его равно 0, то верхний Crossfade пропускает сигнал только из In0, а нижний Crossfade (в силу симметричности) – только из In1. При значении регулятора 1 – все меняется с точностью до наоборот. И, наконец, если значение регулятора лежит внутри отрезка 0..1, то на выход подается соответственно смешанный сигнал (см. описание модуля Crossfade).

С этих двух Crossfade сигнал также снимается дважды: один идет в качестве сигнала обратной связи через регулятор Regen обратно на сумматор,

другой – уже на оконечные Crossfade, в которых он смешивается с исходным и подается на выходные порты устройства.

## 9. Статический стереоделей



Рис. 9.1. Вид панели управления устройства

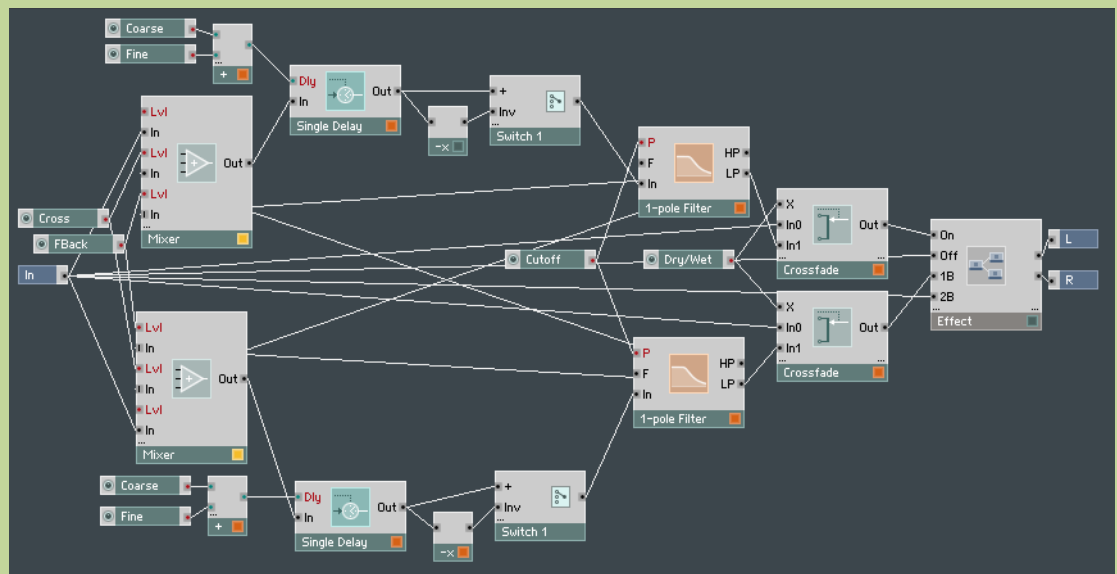


Рис. 9.2. Общая структура устройства

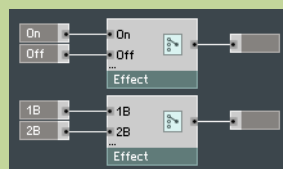


Рис. 9.3. Структура макроса Effect

Рассмотрим стереоделей с независимыми поканальными временами задержки (то есть время задержки устанавливается для каждого канала отдельно) и двойной обратной связью через фильтры (рис. 9.1 и 9.2).

На рис. 9.3 изображен макрос осуществляющий включение и выключение применения этого эффекта, расположенный перед выходными портами устройства.

Время задержки устанавливается независимо для каждого модуля задержки соответствующим двухкомпонентным выражением Coarse+Fine.

Каждый канал линии задержки имеет трехкомпонентный микшер, который обеспечивает смешение трех сигналов: исходного сигнала, сигнала обратной связи от фильтра (регулируется FBack) и кросс-сигнала обратной связи из другой линии задержки (регулируется Cross). Сигнал с микшера проходит через модуль задержки. После этого есть возможность его

инвертировать. Для этого создана простая конструкция из переключателя Switch 1 и модуля инвертирования сигнала. Далее сигнал попадает на фильтр (с общим для обоих фильтров логарифмическим регулятором Cutoff). С порта LP каждого фильтра сигнал идет в трех направлениях: в качестве обратной связи в микшер линии задержки, в качестве кросс-обратной связи в микшер противоположной линии задержки и в финальный Crossfade, где он смешивается с исходным сигналом и далее следует в соответствующий порт выхода устройства.

## 10. Простое эхо (из двух делейев, параллельное)



Рис. 10.1. Вид панели управления устройства

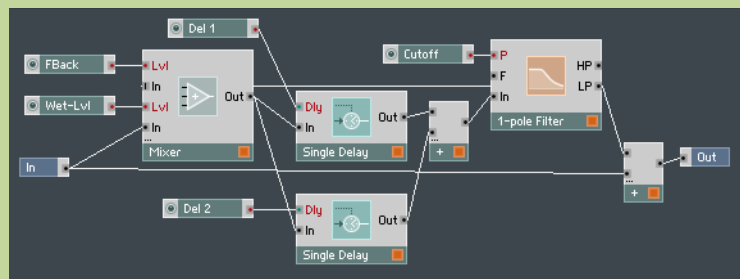


Рис. 10.2. Общая структура устройства

Эхо — это многократное повторение задержанного сигнала, следовательно без обратных связей эффект эха построить невозможно. Рассмотрим простой эффект эха (см. рис. 10.1 и 10.2). Устройство состоит из модулей двух простых задержек, включенных параллельно, фильтра и микшера.

Время задержки для каждого модуля Simple Delay определяется независимо регуляторами Del1 и Del2.

В микшер поступает два сигнала: исходный (регулируется Wet-lvl) и сигнал обратной связи (регулируется FBack). Сигналы двух задержек суммируются и проходят фильтр первого порядка с логарифмическим управлением частотой среза Cutoff. С фильтра сигнал поступает в качестве сигнала обратной связи на микшер, а также на окончательный сумматор, и, складываясь с исходным сигналом, выводится в выходной порт устройства.

## 11. Простое эхо (из двух делейев, последовательное двухступенчатое)



Рис. 11.1. Вид панели управления устройства

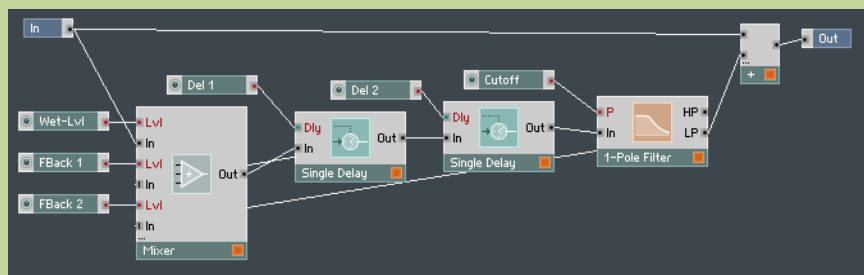


Рис. 11.2. Общая структура устройства

Модифицируем предыдущий пример, выстроив из модулей задержек и фильтра последовательную цепь (рис. 11.2). Панель устройства изображена на рис. 11.1.

Здесь микшер имеет уже три входных порта: порт исходного сигнала, порт обратной связи первого делея и порт сигнала обратной связи, идущего с фильтра. И регуляторов тоже три: Wet-lvl, FBack 1, Fback 2. Таким образом, в этом устройстве мы имеем две регулируемые цепи обратной связи.

## 12. Стереозо (с фильтром)



Рис. 12.1. Вид панели управления устройства

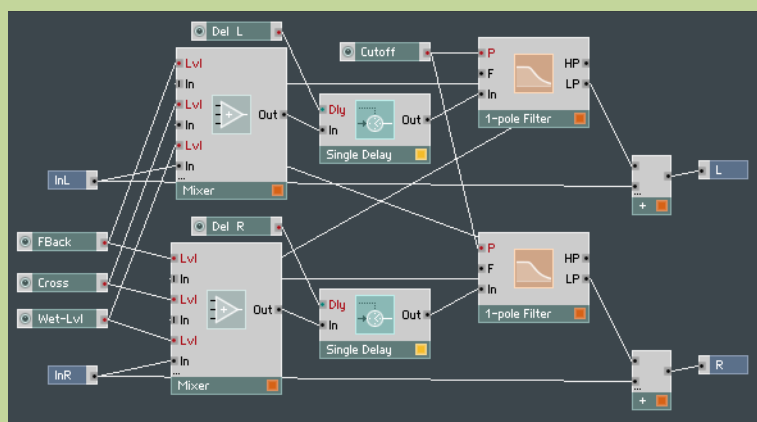


Рис. 12.2. Общая структура устройства

На рис. 12.2 приведена схема устройства стереозо с обратной связью и поканальной фильтрацией. Его панель изображена на рис. 12.1.

Устройство очень напоминает пример 9: та же обратная связь через фильтр и обратная кросс-связь с фильтра противоположной сигнальной линии.

Отличие заключается в том, что изначально имеем двухканальный стереосигнал InL и InR. Каждый канал имеет независимую обратную связь, за исключением кросс-связи от противоположного сигнала, регулируемую в микшере регулятором Cross. (и Del L и Del R малы – для эха??? Проверить!). В остальном структура больше не требует пояснений.

## 13. Стереозо (4 деля, по 2 параллельных)





Рис. 13.1. Вид панели управления устройства

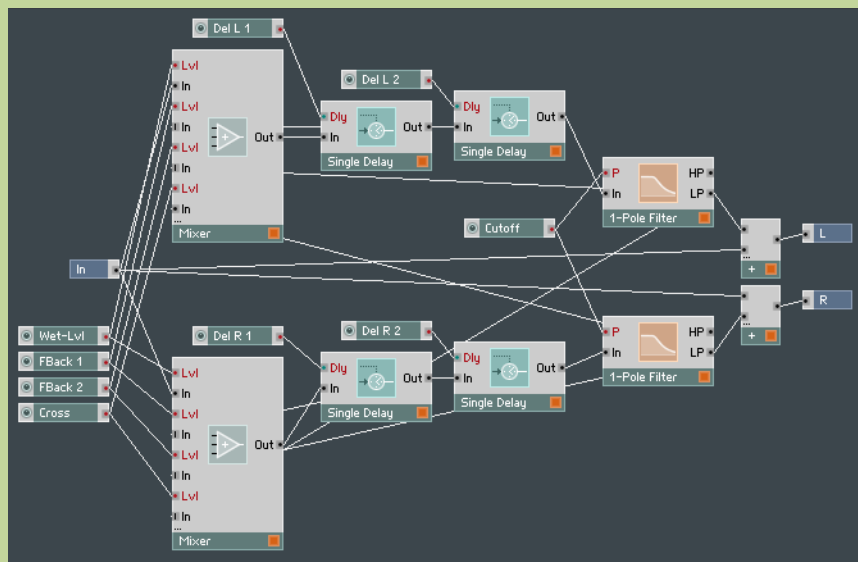


Рис. 13.2. Общая структура устройства

Данное устройство (см. рис. 13.1 и 13.2) является стереомодификацией устройства из примера 11, куда дополнительно добавлена еще и кросс-обратная связь между каналами. Итого, микшер каждой цепи обратной связи имеет уже по 4 входа (и, следовательно, по 4 регулятора; регуляторы, как видно, общие для обоих микшеров): порт сигнала обратной связи с первого делея, порт сигнала обратной связи с фильтра, порт сигнала кросс-обратной связи с фильтра противоположной цепи и самого исходного сигнала.

#### 14. Четырехступенчатое стерео эхо

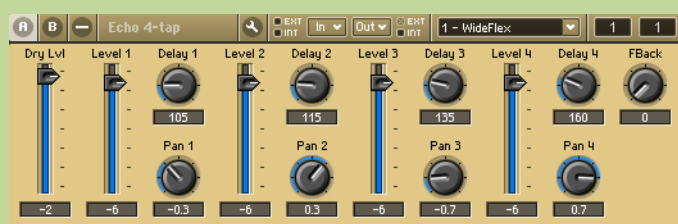


Рис. 14.1. Вид панели управления устройства

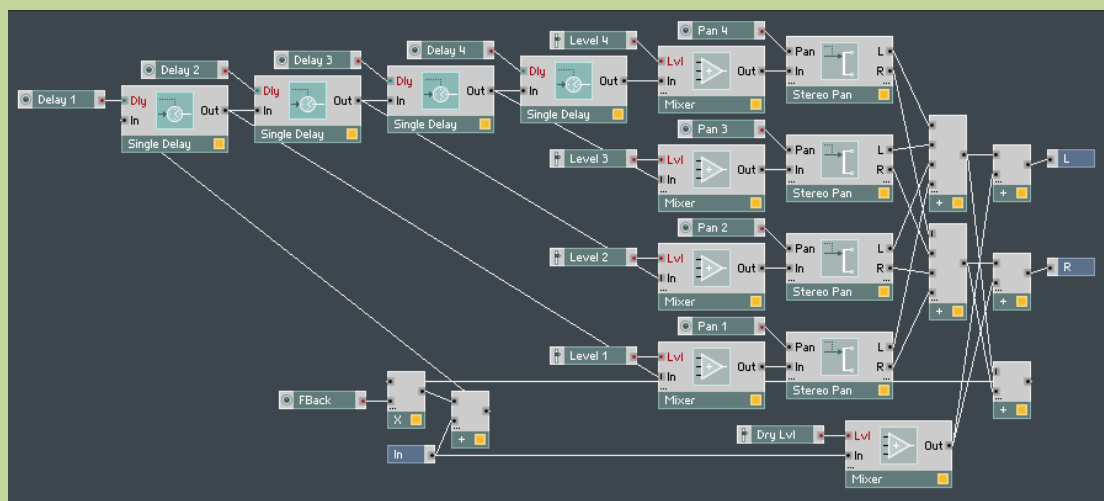


Рис. 14.2. Общая структура устройства

Рассмотрим еще одно устройство создания стереоэха на основе четырех простых делейев, построенное с применением модулей панаромирования Pan. Его панель управления изображена на рис. 14.1, а структура на рис. 14.2.

Устройство состоит из четырехступенчатой линии задержки и четырех одинаковых блоков микширования/панаромирования. У каждого такого блока есть пара соответствующих регуляторов Level и Pan.

Исходный сигнал поступает на специальный микшер, которым регулируется его уровень в общем миксе, подаваемом на стерео выход. Также исходный сигнал, сложенный с сигналом обратной связи (который предварительно отрегулирован FBack) поступает на линию задержки. Из схемы видно как работает линия задержки. Сигнал от каждого модуля задержки, кроме последнего, поступает в двух направлениях: на соответствующий блок микширования/панаромирования а также на следующий модуль задержки. Время задержки каждого модуля устанавливается соответствующим ему регулятором Delay.

После панаромирования мы имеем уже по 8 сигналов. Теперь все сигналы складываются поканально, то есть вместе 4 правых сигнала, и 4 левых. В итоге получаются два сигнала, каждый из которых идет в двух направлениях: складывается с исходным сигналом и выводится в соответствующий выходной порт (правый или левый) и в общий суммированный сигнал, который используется в качестве сигнала обратной связи.

## Эффекты вибрато (хорус, фланжер, фазер)

### 1. Простой хорус на основе делейа и LFO



Рис. 1.1. Вид панели управления устройства

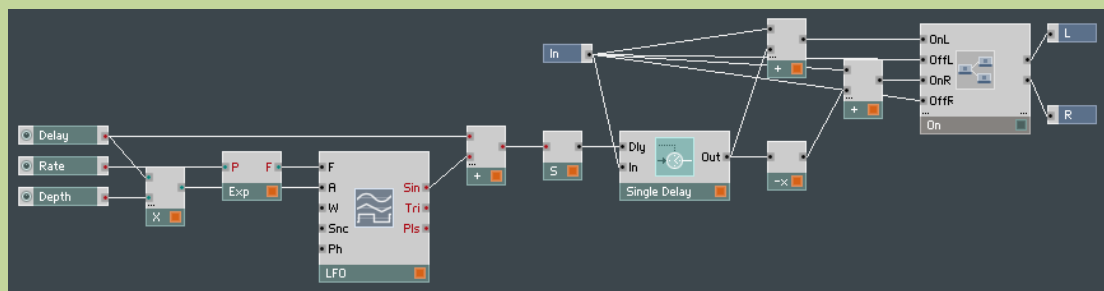


Рис. 1.2. Общая структура устройства

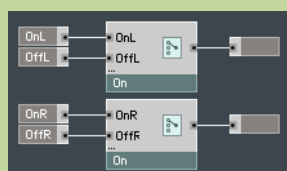


Рис. 1.3. Структура макроса On

Рассмотрим простой эффект хоруса (рис. 1.1 и 1.2). На рис. 1.3 изображен макрос, осуществляющий включение или обход эффекта.

(модуль *S* это простая задержка на 1 семпл, далее....)

Исходный сигнал складывается с задержанной его копией формируя два канала (сигнал задержки складывается с одним из каналов *R* инвертируется), причем время задержки регулируется двумя составляющими – регулятором *Delay* и модулем *LFO*. Частота *LFO* контролируется экспоненциально, а амплитуда – зависит от отдельного регулятора *Depth*, на который влияет время задержки *Delay*: чем задержка длиннее, тем сильнее ее влияние на амплитуду.

## 2. Простой хорус с двумя делителями и LFO



Рис. 2.1. Вид панели управления устройства

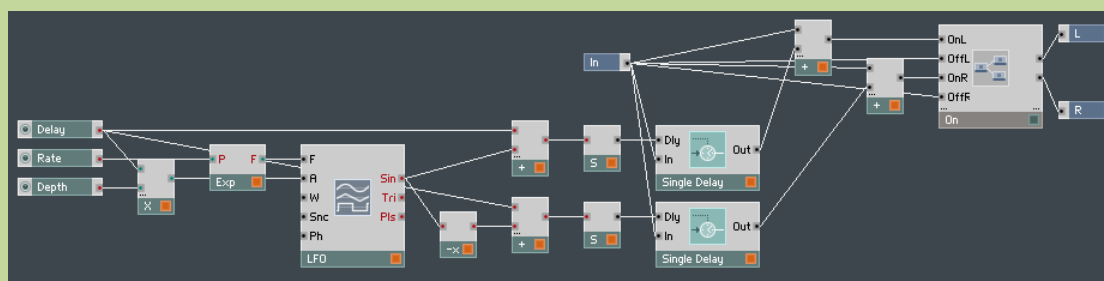


Рис. 2.2. Общая структура устройства

В отличие от предыдущего примера здесь используется два модуля простой задержки. Видно, что на одну задержку сигнал от *LFO* подается в противофазе к другому. В остальном схема повторяет структуру устройства из предыдущего примера.

### 3. Хорус с фильтром и обратной связью



Рис. 3.1. Вид панели управления устройства

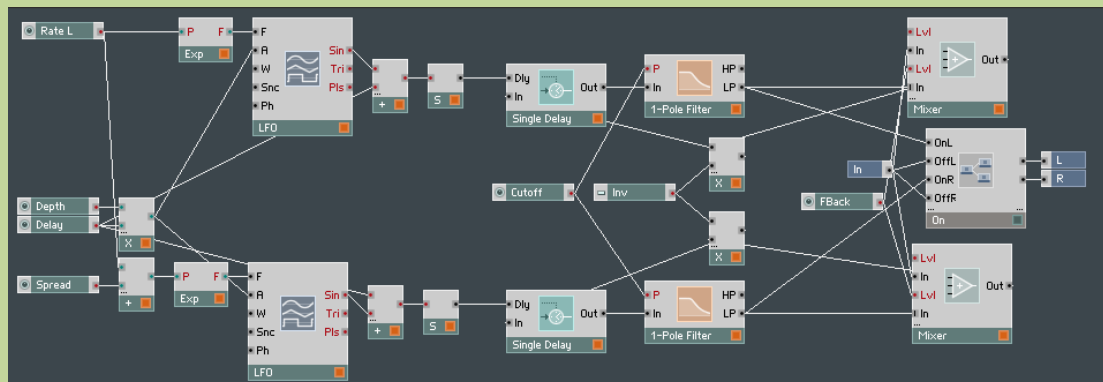


Рис. 3.2. Общая структура устройства

На рис. 3.1 изображена панель, а на рис. 3.2 – структура инструмента, построенного уже на двух LFO. Здесь уже используется поканальная обратная связь.

Вначале рассмотрим схему управления двумя LFO. Видно, что верхний LFO управляется Rate L через приведение к линейному выражению сигнала. Частота второго LFO дополнительно смещена на Spread. Амплитуда для обоих LFO задается регулятором Depth, причем присутствует дополнительная регуляция ее регулятором Delay, осуществляющим регуляцию времени задержки. Впоследствии это время задержки складывается поканально с значением модулей LFO и идет на входной порт в качестве окончательного времени задержки сигнала.

Теперь рассмотрим цепь обратной связи. Для каждого канала она построена на микшере, простом делее и фильтре первого порядка, причем регуляция частоты среза для фильтров (регулятор Cutoff), регуляция уровня обратной связи (FBack) и инвертирования сигнала (регулятор Inv; осуществляет умножение сигнала на значение  $-1$  или  $1$  в качестве переключателя) осуществляется сразу для обоих каналов.

Итак, сигнал их входного порта идет в двух направлениях: на макрос On, осуществляющий обход сигнала и на два микшера обратной цепи. В микшере сигнал складывается с задержанным сигналом из обратной цепи и пройдя поканально умножение на Inv поступает на модули задержки. Задержанный сигнал фильтруется фильтром низких частот и поступает в два направления: на микшер в качестве сигнала обратной связи и в макрос On в качестве обработанного сигнала.

### 4. Поканальный стереохорус



Рис. 4.1. Вид панели управления устройства

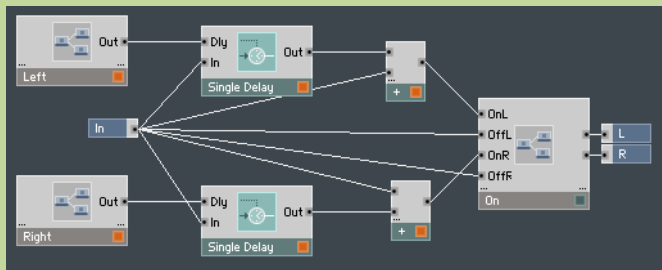


Рис. 4.2. Общая структура устройства

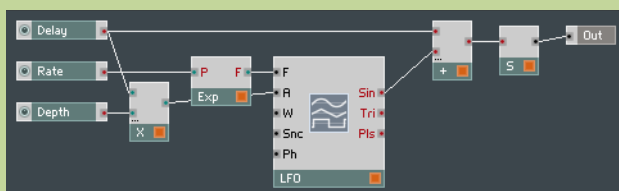


Рис. 4.3. Структура макросов Right и Left

Из схемы 4.2 видно, что сигнал формируется посредством сложения входного сигнала, а также задержанного. Время задержки определяется двумя отдельными макросами имеющими тождественную структуру.

Рассмотрим такой макрос (рис. 4.3). Он состоит из модуля LFO и схемы управления им. Эта структура управления полностью повторяет управление верхним макросом LFO из примера 2.

## 5. Хорус с 4LFO и делями



Рис. 5.1. Вид панели управления устройства

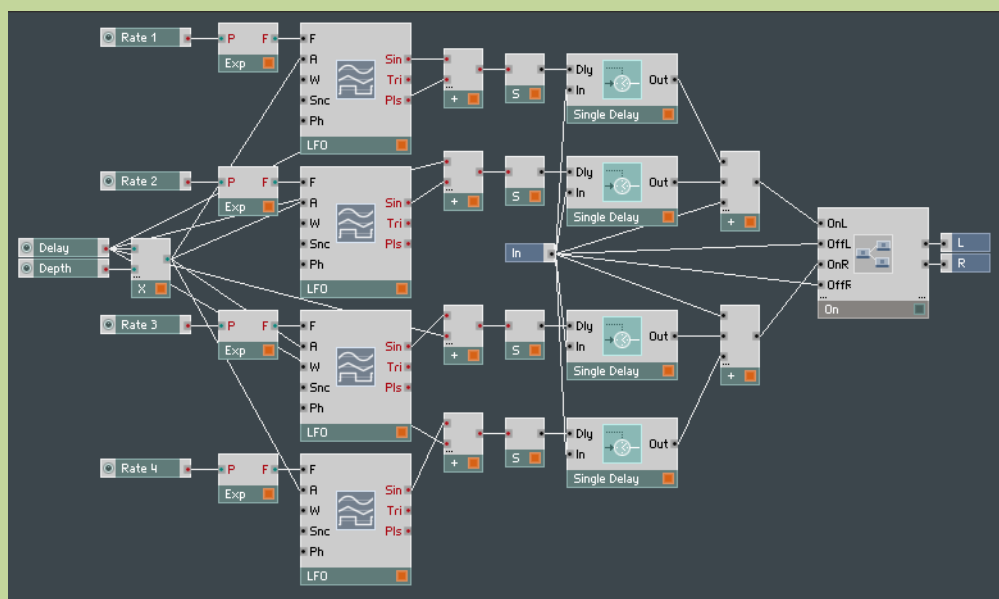


Рис. 5.2. Общая структура устройства

Рассмотрим устройство на основе 4 LFO (рис. 5.1 и 5.2). Идея его схожа с примером 2, только здесь уже не 2 канала а 4. В конечном итоге формируется все же два канала: путем сложения первых двух с исходным сигналом, а также последних двух с ним же. Из особенностей отметим, что частота каждого LFO регулируется отдельным Rate 1..4, а амплитуда для всех LFO общая, и задается такой же схемой управления как и в примере 2.

## 6. Фазер 1

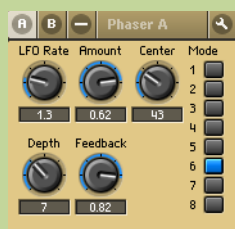


Рис. 6.1. Вид панели управления устройства

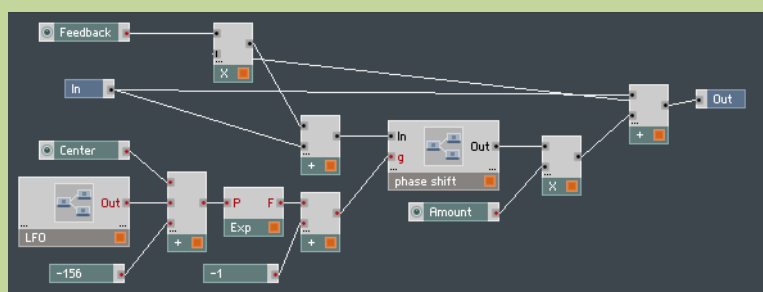


Рис. 6.2. Общая структура устройства



Рис. 6.3. Структура макроса Phase shift

Фазер на основе делейев Diffuser Delay. Панель устройства изображена на рис. 6.1. В общую схему структуры (рис. 6.2) входят два макроса: phase shift (рис. 6.3) и LFO (рис. 6.4 рисунка нет!).

Макрос LFO состоит из модуля LFO и двух регуляторов частоты и амплитуды (LFO Rate и Depth) а также Смушера (!) и преобразователя аудиосигнала в сигнал событий. Макрос входит в схему управления портом g макроса Phase shift. Этот порт регулирует уровень диффузии каждого модуля задержки. Сигнал от макроса LFO складывается с константой  $-156$  и регулятором Center  $[5,132]$ , преобразуется к линейной и сдвигается дополнительно на  $-1$ . Только после этого сигнал поступает на порт g макроса Phase shift.

Рассмотрим макрос Phase shift. Здесь представлено последовательное соединение восьми модулей Diffuse Delay и одного переключателя. На входные порты переключателя идет сигнал с модулей задержек таким образом: на первый порт – только от одного модуля, на второй – от второго и т.д. Видно, что чем более высок номер порта переключателя, то тем более глубже проходит обработку исходный сигнал.

Рассмотрим общую структуру (рис. 6.2). В ней присутствует сигнал обратной связи. Сигнал на входе устройства идет в двух направлениях: на оконечный сумматор (с которого и берется сигнал обратной связи, ее уровень регулируется FeedBack) и складываясь с сигналом обратной связи – на обработку макросом Phase shift. Уровень обработанного сигнала после макроса также регулируется отдельно при помощи Amount  $[-1,1]$  и поступает на оконечный сумматор, с которого и выводится из устройства.

## 7. Фазер 2

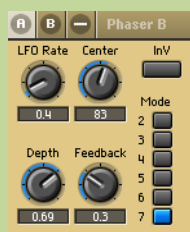


Рис. 7.1. Вид панели управления устройства

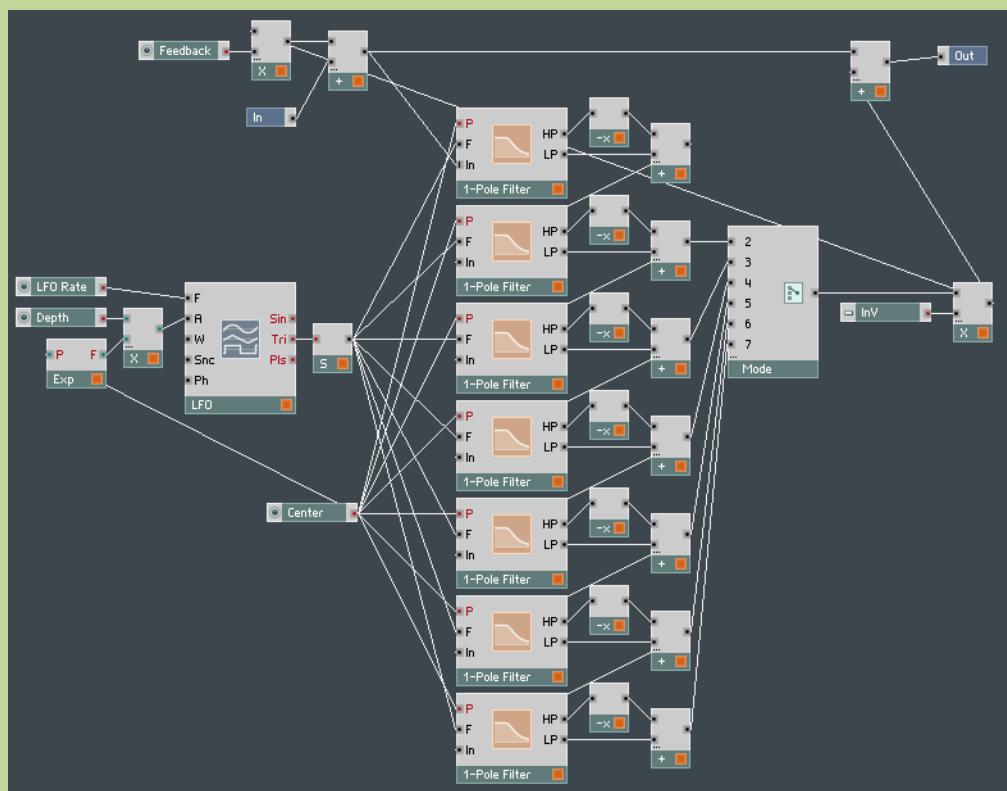


Рис. 7.2. Общая структура устройства

Рассмотрим вариант фазера, собранного на модулях фильтра первого порядка с двойной регуляцией (рис. 7.1 и 7.2). Рисунок в силу громоздкости плохо отражает принцип работы устройства, но он практически полностью повторяет предыдущий пример. Фильтры расположены параллельно один за другим. Сигналы от портов фильтра HP и LP складываются, причем сигнал порта HP дополнительно инвертируется, и общий сигнал переходит уже на входной порт следующего фильтра и т.д. На переключатель Mode идет сигнал от всех таких сумм, кроме суммы после прохождения первого фильтра. Далее сигнал поступает через возможность инвертирования на окончательный сумматор, а также в качестве сигнала обратной связи с регулятором Feedback. В окончательном сумматоре сигнал складывается с исходным и выводится в выходной порт устройства.

Осталось рассмотреть управление фильтрами. Оно производится двухкомпонентно и обще для всех этих фильтров: регулятором Center [40,115] для логарифмического контроля и схемой линейного контроля на основе модуля LFO. Частота LFO регулируется LFO Rate [0.1, 5.1], а амплитуда регулятором Depth [0, 1] значение которого дополнительно умножается на значение того же Center, предварительно конвертированного в линейный сигнал. Сигнал от модуля LFO сглаживается и поступает на порт f всех фильтров.

## 8. Фленджер с S+N



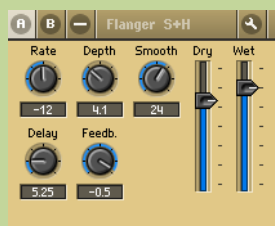


Рис. 8.1. Вид панели управления устройства

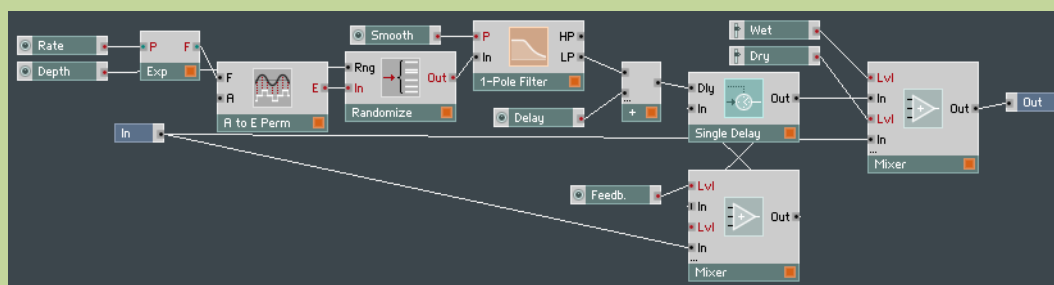


Рис. 8.2. Общая структура устройства

Рассмотрим схему управления временем задержки деля. Сигнал регулятора Rate  $[-43.5, 20]$  переводится в линейный и служит в качестве источника частоты семплирования модуля A to E Perm (порт A не задействован – значит с нулевой амплитудой). Далее значение рандомизируется в модуле Randomize в диапазоне Depth  $[0, 12.7]$ . В итоге получаем, что сигнал располагается в некоторой окрестности нуля. Далее этот сигнал фильтруется с частотой среза Smooth  $[0, 63.5]$ , складывается с Delay  $[0, 31.75]$  и поступает в качестве времени задержки на порт модуля задержки.

Обратная связь реализована на основе этого модуля задержки и микшера. Входной сигнал поступает в двух направлениях: на оконечный микшер и на микшер обратной связи. В микшере обратной связи смешиваются два сигнала – исходный и сигнал обратной связи (с дополнительной регуляцией Feedb  $[0, -12.7]$ ) и поступает на модуль задержки в качестве входного сигнала.

Оконечный микшер с двумя регуляторами Wet и Dry  $[-60, 3.5]$  микширует соответственно сигнал с деля и исходный сигнал, после чего сигнал выводится из устройства.

## 9. Фленджер с кросс-бэкком и эффектом хоруса



Рис. 9.1. Вид панели управления устройства

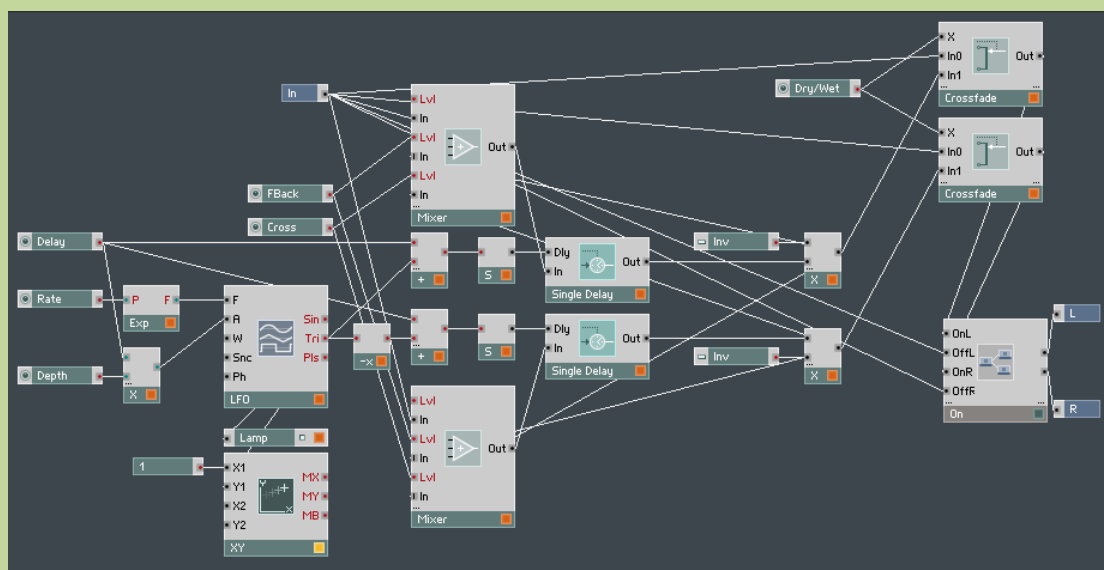


Рис. 9.2. Общая структура устройства

Схема содержит две линии задержки с линиями обратной связи и кроссобоотной связи. Схема управления временем задержки повторяет схему из примера 2 (см. рис. 2.2), только здесь используется треугольная волна модуля LFO в отличие от синуса во втором примере. Здесь для визуализации добавлены два модуля – это лампа Lamp и XY. (далее.....)

Исходный сигнал поступает в шести направлениях: два – на обход эффекта в макросе On, два на оконечные Crossfade для смешивания с обработанным сигналом (регулятор Dry/Wet [0, 1]), а также на два микшера линий задержки.

Рассмотрим линию задержки и ее обратные связи. Сигнал с модуля задержки поступает на переключатель-инвертор Inv, где его можно инвертировать; далее сигнал поступает в трех направлениях: на соответствующий Crossfade, далее в качестве сигнала обратной связи на микшер (уровень регулируется Fback [-3, -24]) и в качестве кроссобоотной связи на микшер другой линии задержки (регулятор Cross [-3, -24]).

## 10. Стереофленджер



Рис. 10.1. Вид панели управления устройства

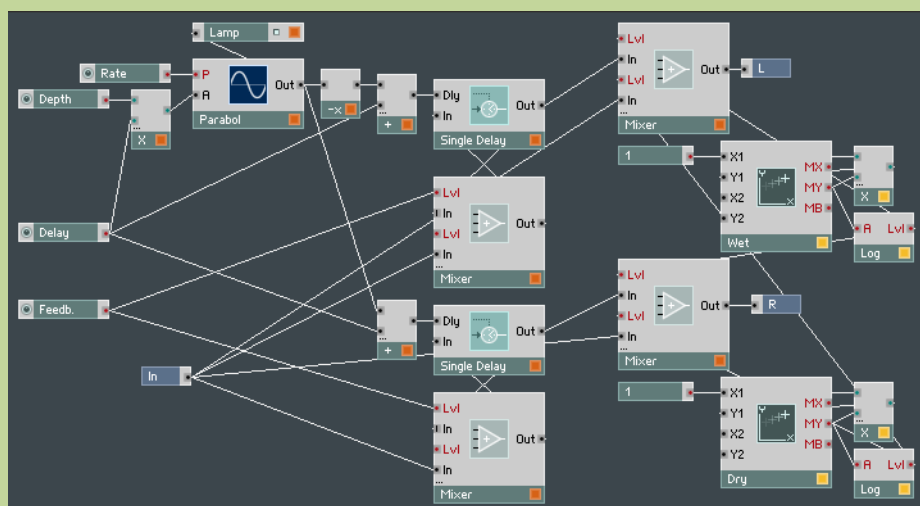


Рис. 10.2. Общая структура устройства

Итак, здесь мы видим структуру, состоящую из двух линий задержки с обратной связью но без кроссобратной, таким образом сигналы двух каналов независимы.

Рассмотрим схему формирования времени задержки для модулей Single Delay. Она построена на основе параболического осциллятора. Регулятор Rate [0, -80] определяет высоту тона осциллятора. Амплитуда задается на основе Depth [0, 0.99] и Delay [0, 31.75], который задает базовое время задержки. Сигнал с осциллятора попадает на лампу для индикации, а также складываясь с тем же Delay попадает в качестве времени задержки на модули задержки (видно, что перед сложением сигнала идущего к верхнему модулю задержки сигнал дополнительно инвертируется).

Входной сигнал идет в четырех направлениях: на два конечных микшера, и на микшеры цепей обратной связи. С модуля задержки сигнал снимается дважды – на окончательный микшер и на микшер линии задержки в качестве сигнала обратной связи. Этот уровень обратной связи регулируется Feedb. [0, -12] для обеих линий одновременно.

Регуляция Dry/Wet окончательных микшеров построена весьма оригинально: для этого использовались модули XY. Уровень микширования задается координатой Y, приведенной к логарифмической шкале, одновременно для двух микшеров. Микширование обработанного и исходного сигналов осуществляется независимо.

## 11. Фланджер с фильтром



Рис. 11.1. Вид панели управления устройства

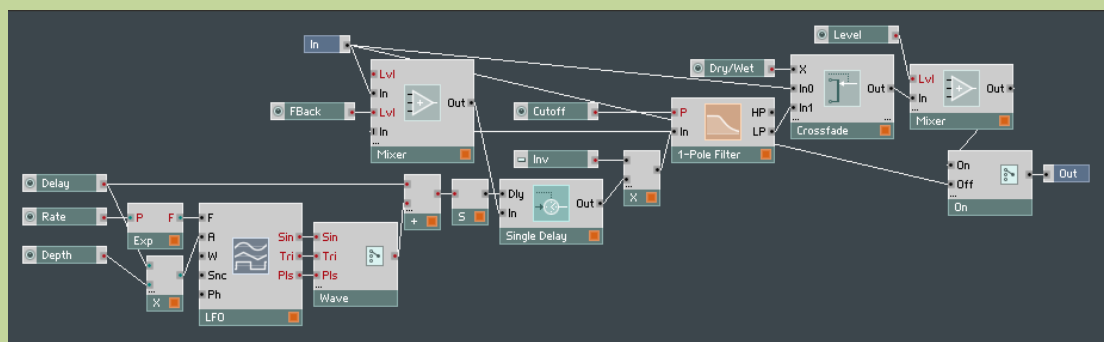


Рис. 11.2. Общая структура устройства

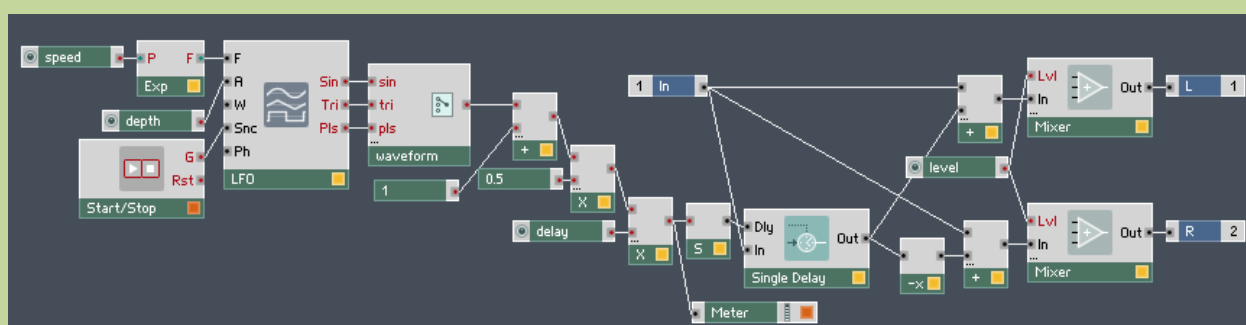
Рассмотрим устройство реализующее фланджер с обратной связью через фильтр. На рис. 11.1 изображена панель управления устройства. Видно что здесь также реализована возможность выбора типа волны LFO. На рис. 11.2 показана структура устройства.

Схема вычисления времени задержки сходна с рассмотренными ранее, за исключением того, что здесь дополнительно использован переключатель типа волны Wave для модуля LFO.

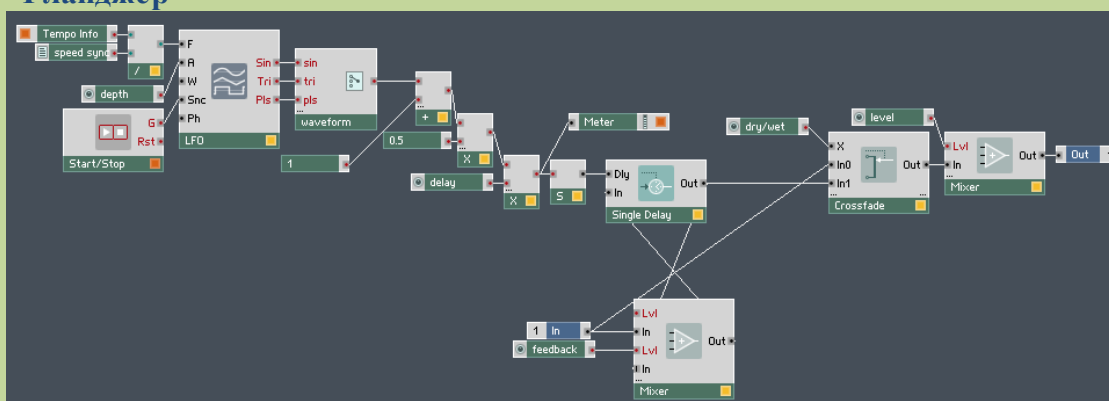
Цепь обратной связи состоит из микшера, модуля задержки и фильтра первого порядка с активным портом LP (фильтр низких частот). Уровень сигнала обратной связи, снимаемого с фильтра, регулируется FBack [0.0001, -24]. Уровень частоты среза фильтра регулируется логарифмически Cutoff [20, 130]. После модуля задержки есть возможность инвертировать сигнал при помощи умножения на Inv.

Входной сигнал на устройство поступает в трех направлениях: в цепь задержки с обратной связью, на оконечный Crossfade а также в селектор On на полный обход эффекта. Crossfade пересекает исходный сигнал и обработанный, снятый с фильтра регулятором Dry/Wet [0, 1]. После Crossfade стоит дополнительный микшер регулирующий уровень сигнала в пределах Level [-40, 20].

## Хорус



## Фланджер



## Аналоговые синтезаторы

В этом разделе мы рассмотрим построение нескольких простых аналоговых синтезаторов.

### 1. Простейший saw-синтезатор с фильтром и огибающей (раздельными, на каждую ноту) и LFO для вибрато

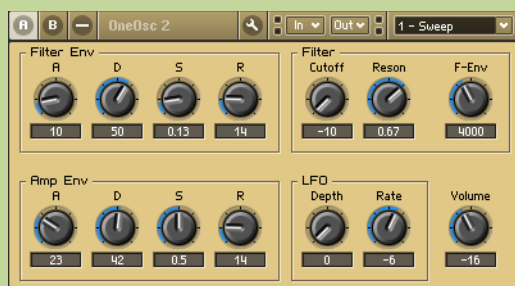


Рис. 1.1. Панель управления синтезатора

Рассмотрим общую структуру синтезатора, построенного на одном осцилляторе скошенной треугольной волны Sawtooth. Здесь все логически целостные его блоки оформлены в макросы, за исключением модуля самого осциллятора и микшера. Эта структура изображена на рис. 1.2.

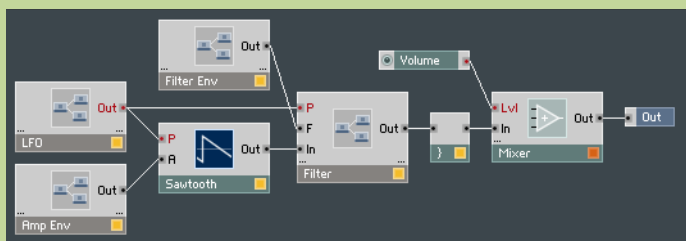


Рис. 1.2. Общая структура синтезатора

Сигнал, генерируемый осциллятором, фильтруется в макросе фильтра, комбинируется и направляется в порт выхода инструмента проходя через микшер.

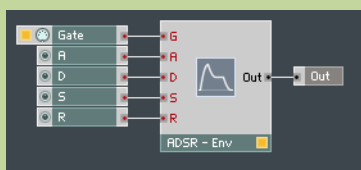


Рис. 1.3. Структура макросов Amp Env и Filter Env

Макросы Amp Env и Filter Env здесь абсолютно идентичны (рис. 1.3). Именно в этих макросах содержится модуль Gate, который осуществляет генерацию импульсов в соответствии с принятыми MIDI-командами Note on и Note off. Точнее, он выдает сигнал, соответствующий силе нажатия на клавишу velocity, то есть амплитуду сигнала в диапазоне 0..1. Но в этих макросах нет модуля, задающего высоту тона (MIDI-ноту).

Элементы управления A, D, R (0..80), S (0..1) соответствуют диапазону значений соответствующих портов модуля ADSR-огибающей, даже больше.



Рис. 1.4. Структура макроса LFO

На рис. 1.4. изображена структура макроса LFO. Здесь происходит следующее: сигнал от модуля LFO складывается с высотой тона ноты, также со смещением колеса pitch.

Амплитуда LFO управляется регулятором Depth ((0..1), глубина), сигнал логарифмического регулятор Rate (-60..3,5) проходя через преобразователь к линейному дает частоту приблизительно (0,25...10). Зачем нужен логарифмический регулятор? Просто потому, что осуществлять точную подстройку им удобнее.

Далее, как мы видим, этот сигнал подается в двух направлениях в качестве сигнала, управляющего высотой тона – на осциллятор и на фильтр.

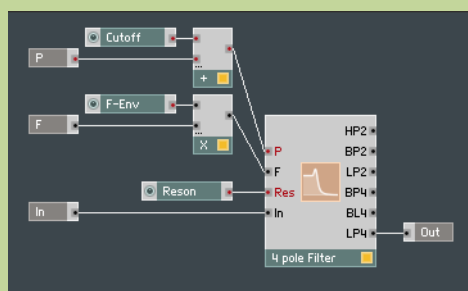


Рис. 1.5. Структура макроса Filter

Главным модулем Макроса фильтра Filter является фильтр-модуль, реализующий фильтрацию 4-порядка (рис. 1.5). Заметим, что здесь используются оба метода контроля частоты среза фильтра – как логарифмического так и линейного. Линейный контроль идет напрямую с макроса Filter Env и реализует динамику обработки сигнала во времени (она придает звуку, проходящему через фильтр окраску, как бы «скольжение»). Это управление от высоты тона ноты не зависит. Сигнал проходит через управляющую цепь – умножитель, с помощью которого задается количество модуляции частоты среза.

Логарифмический контроль. На него подается сигнал с макроса LFO, как мы знаем, содержащий три компонента (высоту ноты, смещение колеса pitch и непосредственно низкочастотную модуляцию). Этот сигнал – также динамичен во времени периодически, за счет LFO.

Итак, фильтр на панели имеет два органа управления частотой среза: постоянную Cutoff (-10..80, смещение значения среза фильтра определяется в полутонах от взятой ноты) и динамическую F-Env (0..10000, уровень «влияния» макроса Filter Env на управление фильтром, при 0 – это управление фактически отсутствует). Первая как бы служит точкой базового отсчета относительно взятой ноты (плюс периодические изменения LFO), а вторая выражает динамику во времени.

Уровень резонанса фильтра Reson (0..0,98) управляется независимо.

## 2. Одноосцилляторный синтезатор с 2 фильтрами

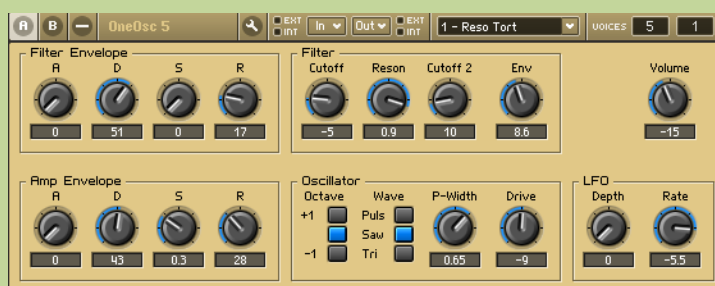


Рис. 2.1. Вид панели управления синтезатора

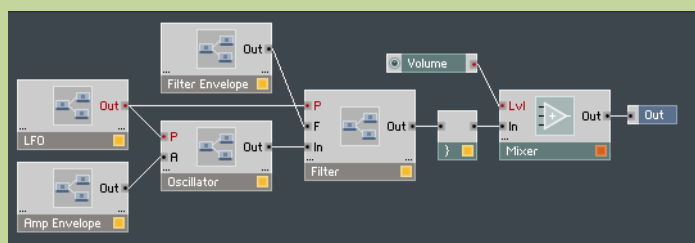


Рис. 2.2. Общая структура синтезатора

Рассмотрим более продвинутую версию синтезатора, созданного на основе схемы предыдущего примера. Его общая структура изображена на рис. 2.2. Здесь мы реализуем такие дополнительные возможности: выбор типа волны осциллятора из трех вариантов, смещение ноты на октаву вверх и вниз, естественный овердрайв, а также сдвоенный фильтр.

Макросы огибающих и LFO остаются без изменений. Основные изменения произошли в макросе Filter а также добавлен новый макрос Oscillator. Его вначале и рассмотрим (рис 2.3).

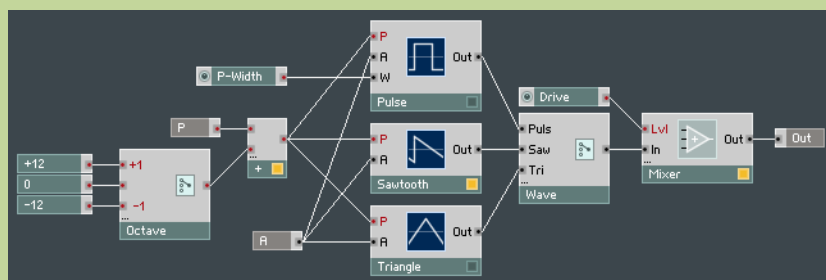


Рис. 2.3. Структура макроса Oscillator

Основу макроса составляют три модуля различного типа волны (Pulse, Sawtooth, Triangle), включенные параллельно. Причем одновременно может быть активен только единственный модуль. Это обеспечивается кнопочным переключателем Wave. Аналогичный переключатель Octave служит для выбора транспонирования ноты на октаву вверх и вниз. Это смещение – и значение выходного порта переключателя Octave складывается со значением высоты тона ноты P, и в дальнейшем посылается сразу на все три осцилляторных модуля. Амплитуда (порт A) также передается всем этим модулям на соответствующий порт без каких-либо преобразований. Для модуля Pulse доступен также регулятор ширины импульса P-Width (0..0,98). И последний модуль – это микшер. Регулятор уровня усиления назван Drive. Почему? Посмотрим на

диапазон его значений. Они от  $-40$  до  $20$ ! Именно завышенный уровень микшера и осуществляет здесь эффект перегруза.

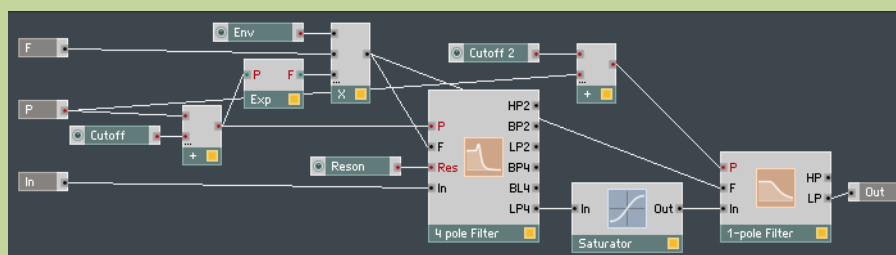


Рис. 2.4. Структура макроса Filter

На рис. 2.4. изображена структура макроса Filter. Здесь добавилось два основных модуля – еще один фильтр низких частот первого порядка и Saturator (сглаживатель).

Рассмотрим механизмы контроля частотами срезов фильтров. Линейный контроль для обоих фильтров одинаков, но в отличие от предыдущего примера расширен. Теперь линейный контроль управляется не только регулятором Env, но частично и высотой тона, передающегося портом P. При этом высота тона смещается регулятором Cutoff ( $-20..60$ ) и линеализируется.

Логарифмический контроль обоих фильтров осуществляется также совместно, но при этом для них задаются два различных смещения в полутонах: уже известное нам Cutoff для первого фильтра четвертого порядка и Cutoff2 ( $0..80$ ) для второго фильтра.

Сигнал после первого фильтра проходит через модуль Saturate на второй фильтр и далее – в выходной порт. Этот промежуточный модуль производит мягкий овердрайв ограничивая выход амплитуды в  $\pm 2$  цифровых отсчета для каждой входной амплитуды большей  $\pm 4$ . Это немного смягчает «ударность» звука овердрайва, который получен на выходе макроса осцилляторов.

Так как амплитуда сигнала, особенно при использовании перегруза, часто выходит за границы ( $-1..1$ ), то для того, чтобы не создавать уже паразитные перегрузки при подаче сигнала на звуковую карту компьютера, звуковым микшером, установленным перед выходным портом синтезатора регулируется уровень сигнала (чаще на понижение).

### 3. Простой аналоговый синтезатор классической схемы (2 осциллятора, один фильтр и усилитель)



Рис. 3.1. Вид панели управления синтезатора



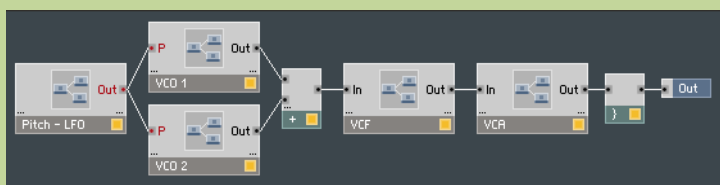


Рис. 3.2. Общая структура синтезатора

Теперь рассмотрим классическую двухосцилляторную структуру, которая часто характеризует принцип построения настоящего железного устройства (имеется в виду идеология модульности), управляющая панель которой изображена на рис. 3.1. В самой структуре (рис. 3.2) присутствуют: блок Pitch-LFO, два осциллятора, включенные параллельно, сумматор, VCF – фильтр, VCA – усилитель. Прямо перед выходным портом включен сумматор.

Макрос Pitch-LFO (рис. 3.3) и здесь не претерпел никаких изменений, и полностью повторяет структуру макроса LFO из предыдущих примеров.

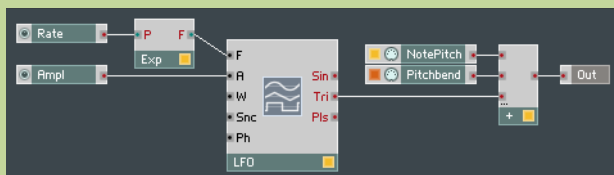


Рис. 3.3. Структура макроса LFO

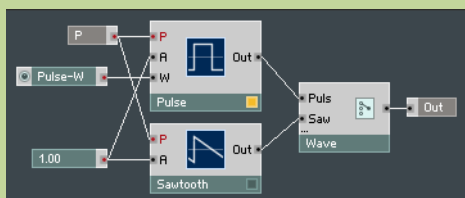


Рис. 3.4. Структура макроса VCO 1

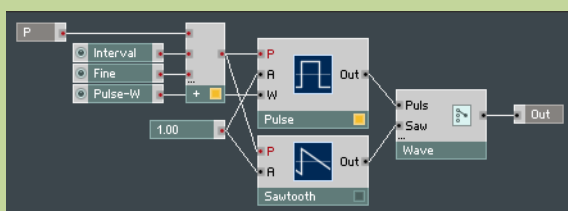


Рис. 3.5. Структура макроса VCO 2

На рисунках 3.4 и 3.5 изображены схемы структур двух осцилляторов. Видно, что они различаются весьма незначительно: во втором осцилляторе всего лишь расширено управление высотой тона. Дополнительные регуляторы Interval и Fine обеспечивают смещение высоты тона второго осциллятора относительно высоты тона первого. Заметим, что в отличие от предыдущих примеров амплитуда сигнала для осцилляторов задается константой, то есть от силы нажатия на MIDI-клавишу не зависит. Для модуля Pulse доступен регулятор ширины импульса Pulse-W(0..0,98). Переключатель Wave здесь осуществляет переключение сигнала от одной формы волны к другой.

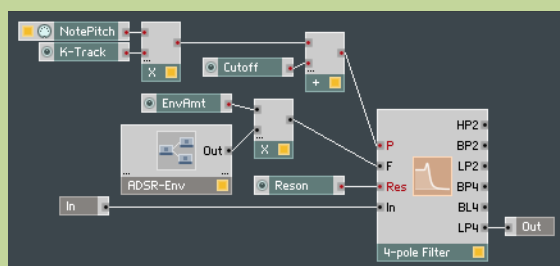


Рис. 3.6. Структура макроса VCF

После этого сигналы выходных портов модулей VCO1 и VCO2 складываются и поступают на фильтр. Структура макроса фильтра (рис. 3.6) напоминает структуру фильтра первого примера, но, во-первых, внутри этого макроса внедрен подмакрос огибающей ADSR-Env (полностью аналогичный ранее рассмотренному) и здесь же еще раз используется модуль Note Pitch. (многократное использование таких передающих модулей – не возбраняется: любая копия передает полностью соответствующие сигналы).

Линейный контроль частотой среза фильтра осуществляется посредством огибающей – и вот уже здесь, на фильтр – используется влияние MIDI-контроллера Velocity посредством уровня сигнала генерируемого Gate, который находится в ADSR-Env. EnvAmt здесь – контролирует уровень этого влияния огибающей на частоту среза фильтра.

Логарифмический контроль фильтра – его уровень контролирует регулятор K-Track – может быть смещен относительно высоты тона нажатой ноты регулятором Cutoff.

Некоторые сообразительные читатели, наверное, уже догадались, что, так как амплитуда осцилляторов уже установлена константой и совершенно не зависит от сигнала Gate, то синтезатор должен издавать звуки непрерывно вне зависимости от нажатия и отпускания клавиши. Это так и есть. Но почему же не слышно звуков? Секрет скрыт в последнем макросе VCA.

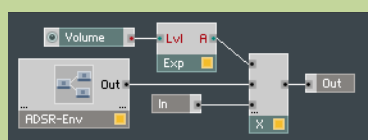


Рис. 3.7. Структура макроса VCA

Рассмотрим его повнимательнее (рис. 3.7). Оказывается, поступающий с фильтра сигнал не только регулируется Volume, но в этом макросе также расположен уже известный нам подмакрос ADSR-Env. И именно здесь, на этой последней стадии перед выводом сигнала на порт выхода – регулируется амплитуда выходного сигнала. Для этого все эти три сигнала перемножаются. Таким образом осуществляется модуляция конечного сигнала огибающей (заметим, уже фильтрованного!) и, по совместительству, именно наличие нуля в этом умножении “гасит” сигнал в нулевую амплитуду при отсутствии нажатий на MIDI-клавиши. Таким образом, эти две схемы построения синтезаторов 1-2 примера и рассматриваемого сейчас имеют принципиальные различия в подходе построения.

#### 4. Двухосцилляторный импульсный синтезатор



Рис. 4.1. Вид панели управления синтезатора

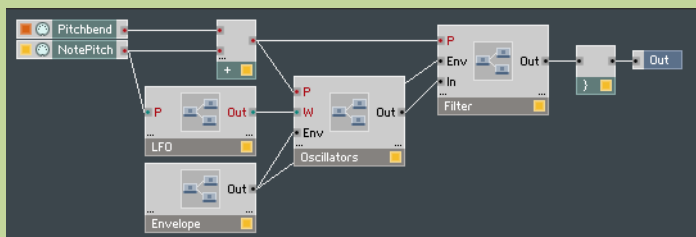


Рис. 4.2. Общая структура синтезатора

Сейчас рассмотрим импульсный двухволновый синтезатор. Его панель приведена на рис. 4.1, а структура на рис. 4.2. Синтезатор хорошо синтезирует звуки типа Pad.

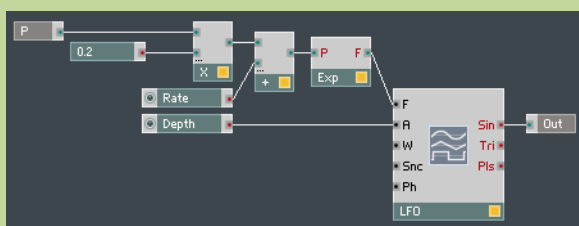


Рис. 4.3. Структура макроса LFO

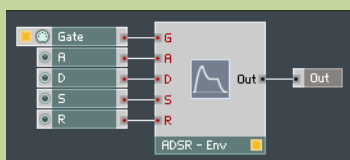


Рис. 4.4. Структура макроса Envelope

Особенность этого синтезатора – это наличие всего лишь одной общей для осцилляторов и фильтра огибающей. Ее макрос – тот же как и в предыдущих примерах (рис. 4.4). Но структура макроса LFO немного изменена (рис. 4.3): туда добавлена регулирующая константа со значением 0,2, ослабляющая влияние на частоту, подаваемую на входной порт модуля LFO от высоты тона взятой MIDI-клавиши. Это сделано потому что в таких звуках как пады (их еще называют «подкладки», потому что их обычно используют как бы в виде гармонического фона) резкие и быстрые перепады не нужны, а нужна плавность и медленное течение звука. Таким образом если регулятор Rate, обеспечивающий увеличение и уменьшение частоты будет установлен в ноль, то период колебаний LFO будет равен эквиваленту линеаризованной частоты «номер ноты»/5. Например, если взятая нота будет 50, то частота будет равна... (привести пример). Амплитуда задается независимым регулятором Depth.

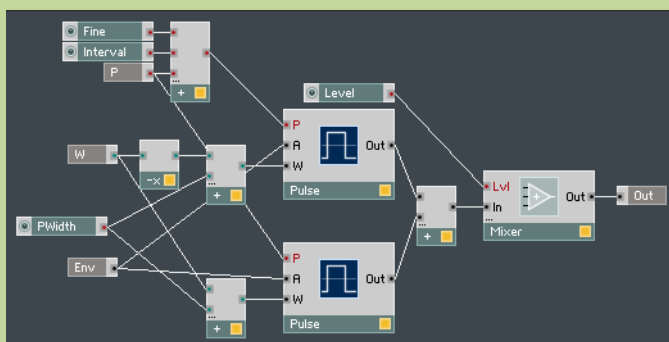


Рис. 4.5. Структура макроса Oscillators

Рассмотрим макрос Oscillators (рис. 4.5). Основу его составляют два импульсных осциллятора включенные параллельно и микшер. Амплитуда на осцилляторы передается из макроса Envelope. Рассмотрим логарифмический контроль высоты тона осцилляторов. Он практически эквивалентен методу, использованному в примере 4: на один из осцилляторов подается сигнал (номер MIDI-ноты) непосредственно с порта P (что есть ничто иное как номер ноты + значение контроллера колеса сдвига тона), на второй же осциллятор – сигнал смещенный регуляторами Interval и Fine.

Модулирующий сигнал от LFO поступает на входной порт W макроса Oscillators, но используется для модуляции высоты тона и амплитуды. Что же модулируется? Оказывается – ширина импульса. Причем таким образом: регулятор PWidth задает базовое значение ширины импульса, а сигнал от LFO осуществляет плавное движение в некоторой окрестности этого базового значения. Причем, на один осциллятор сигнал идет напрямую, а на второй – инвертируется (то есть в противофазе).

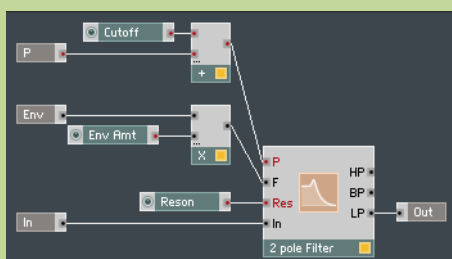


Рис. 4.6. Структура макроса Filter

Теперь рассмотрим фильтр. Его структура (рис. 4.6) полностью повторяет структуру фильтра из примера 1, за исключением того, что здесь используется фильтр второго порядка (в режиме LP, то есть фильтра низких частот).

И, наконец, сигнал проходя через смеситель выводится в выходной порт синтезатора. Заметим, что регулятор уровня сигнала после смесителя отсутствует. Это связано с тем, что уровень сигнала для приведенного синтезатора хорошо регулируется еще в макросе Oscillators и практически не требует дальнейшего микширования.

## 5. Двухосцилляторный синтезатор с мультимодовым фильтром и двумя огибающими

В этом примере мы рассмотрим двухосцилляторный синтезатор с мультимоновым фильтром – то есть режим фильтрации сигнала будет выбираться пользователем. Другая особенность этого синтезатора – балансированный микшер двух осцилляторов.

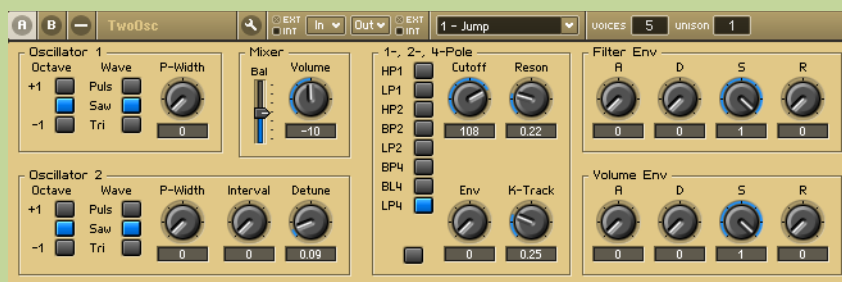


Рис. 5.1. Вид панели управления синтезатора

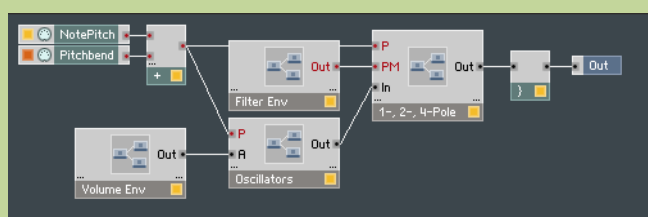


Рис. 5.2. Общая структура синтезатора

Рассмотрим панель управления (рис. 5.1) и общую структуру синтезатора (рис. 5.2). Сразу бросается в глаза переключатель режима работы фильтра. Он выполнен в виде ряда кнопок переключения.

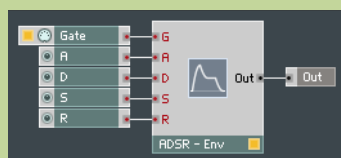


Рис. 5.3. Структура макроса Envelope

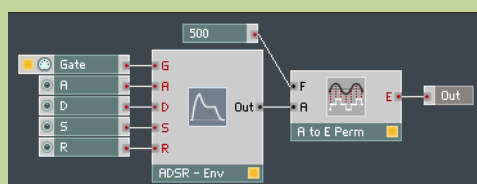


Рис. 5.4. Структура макроса Filter Envelope

Общая структура следующая: высота тона ноты суммируется с показанием MIDI-контроллера колеса Pitch и посылается на осцилляторы и фильтр. В структуре также присутствуют две отдельные огибающие – для макроса осцилляторов (Volume Env) и для фильтра (Filter Env). Макрос огибающей осцилляторов Volume Env (рис. 5.3) полностью идентичен ранее рассмотренным. Макрос Filter Env (рис. 5.4) имеет отличие: перед выходом на порт выхода макроса сигнал поступает на A to E perm (---).

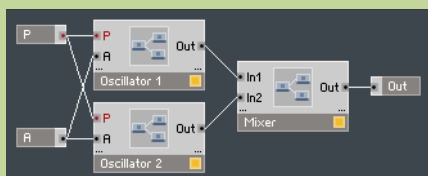


Рис. 5.5. Структура макроса Oscillators

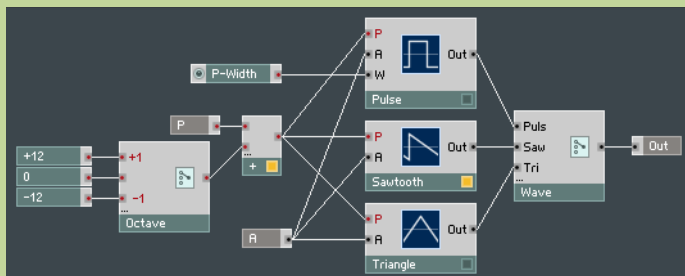


Рис. 5.6. Структура подмакроса Oscillator 1 в макросе Oscillators

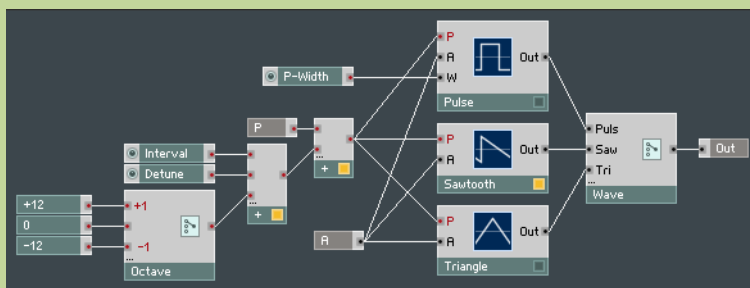


Рис. 5.7. Структура подмакроса Oscillator 2 в макросе Oscillators

Макрос осцилляторов изображен на рис. 5.5. Он служит только контейнером для дальнейшей структуризации – в макросах Oscillator 1, Oscillator 2 и Mixer. Структура первых двух подмакросов изображена на рис. 5.6 – 5.7. Можно заметить, что первый макрос очень похож на рассмотренный нами ранее в примере номер 2 (см. рис. 2.3). Действительно, его структура аналогична, за исключением того, что сейчас в нем нет микшера. В макросе Oscillator 2 всего лишь добавлена возможность смещения тона (которое, как видно, складывается со смещением тона переключателя Octave). Такой механизм также был рассмотрен в предыдущем примере номер 3.

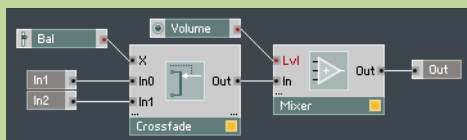


Рис. 5.8. Структура подмакроса Mixer в макросе Oscillators

Подмакрос Mixer содержит модуль Crossfade, а также обычный микшер, регулирующий уровень сигнала. Регулятор Bal модуля Crossfade делает вот что: он определяет в какой пропорции сигналы этих двух осцилляторов будут смешиваться. Например, если значение равно 0, то модуль Crossfade пропустит только сигнал первого осциллятора и не пропустит сигнал второго, и наоборот – если 1. В промежуточном положении модуль Crossfade микширует сигнал в соответствии с весами:  $x$  для первого осциллятора и  $1-x$  для второго.

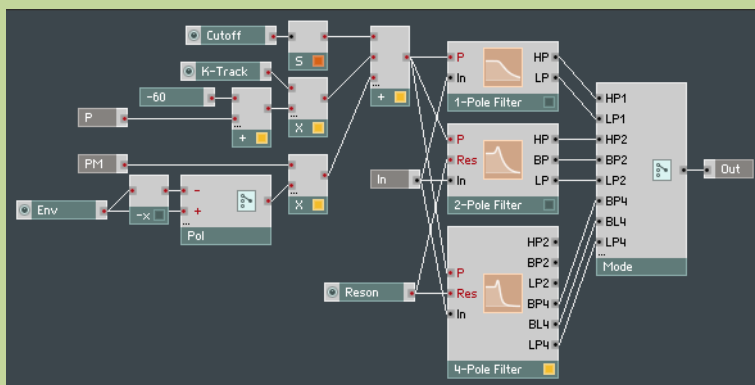


Рис. 5.9. Структура макроса Filter

После макроса Oscillators сигнал идет на фильтрацию в макрос Filter (рис. 5.9). В структуру макроса входят три фильтра. Это фильтры первого, второго и четвертого порядка. Здесь, в отличие от предыдущих примеров, используются варианты модулей фильтров только с логарифмической модуляцией частоты среза. (м.б. это уменьшает нагрузку на процессор???) Рассмотрим это управление. Оно складывается из трех составляющих: сигнала порта P (номер ноты), сигнала приходящего с огибающей фильтра Filter Env а также независимого регулятора Cutoff, задающего постоянный компонент. Из сигнала с порта P дополнительно вычитается 60. Влияние огибающей задается регулятором Env, причем его значение может быть инвертировано путем переключения модулем Pol (полярность).

Сигналы от выходных портов фильтров переключаются модулем Mode, отвечающим за выбор текущего режима фильтрации.

## 6. Три осциллятора с мультимодовым фильтром при использовании микшера

Данный синтезатор построен по принципу структуры из третьего примера. Здесь сигналы от трех осцилляторов микшируются в дополнительном макросе Mixer. Общий сигнал фильтруется мультимодовым фильтром и проходит через макрос усилителя Amp, аналогичный макросу на рис. 3.7.



Рис. 6.1. Вид панели управления синтезатора

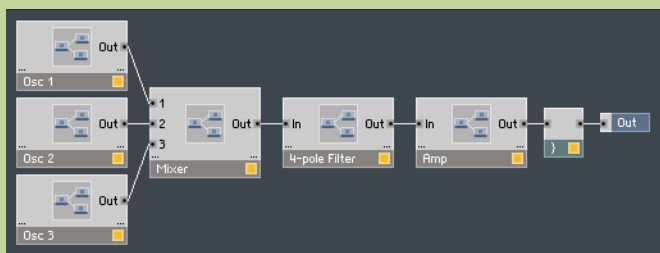


Рис. 6.2. Общая структура синтезатора

Панель управления синтезатора изображена на рис. 6.1, а общая структура – на рис. 6.2.

В качестве осцилляторов использованы три одинаковых структуры, дающие возможность выбрать два типа волны: Pulse или Sawtooth (рис. 6.3). Также в осциляторе присутствует подстройка уровня Pitch и Fine.

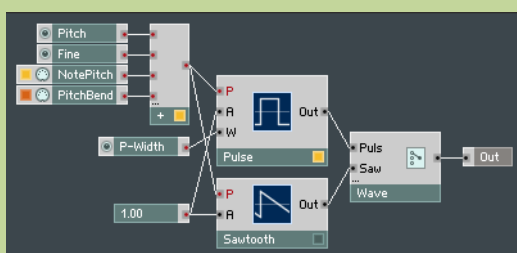


Рис. 6.3. Структура макросов Osc 1, Osc 2 и Osc 3

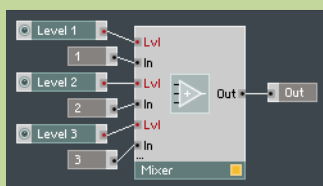


Рис. 6.4. Структура макроса Mixer

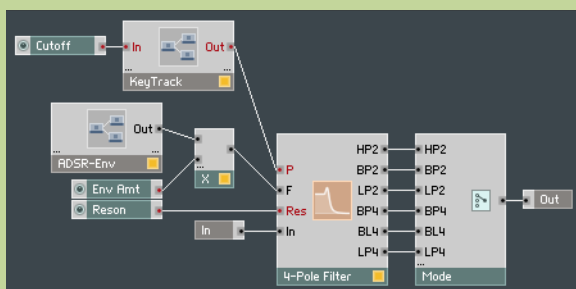


Рис. 6.5. Структура макроса 4-pole Filter

Макрос Mixer представляет собой трехканальный одноименный модуль с тремя регуляторами уровня входящих сигналов (рис. 6.4).

Рассмотрим макрос, содержащий фильтр (рис. 6.5). Здесь использован модуль фильтра четвертого порядка с двумя механизмами контроля частоты среза (линейным и логарифмическим).



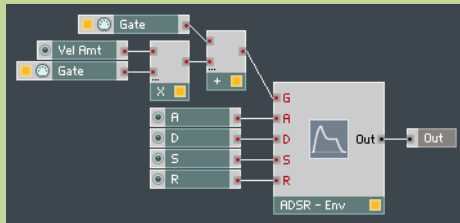


Рис. 6.6. Структура подмакроста ADSR-Env в макросе 4-pole Filter

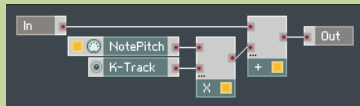


Рис. 6.7. Структура подмакроста KeyTrack в макросе 4-pole Filter

Линейный контроль осуществляется посредством получения сигнала из подмакроста ADSR-Env (рис. 6.6). В этом подмакросте два модуля Gate, причем значения выходных портов их складываются. Уровень одного из значений контролируется регулятором Vel Amt.

Подмакрост KeyTrack, при помощи которого осуществляется контроль логарифмическим портом частоты среза, ни что иное как кусок структуры фильтра из примера 3 (см. рис. 3.6), оформленный в отдельный макрос для наглядности.

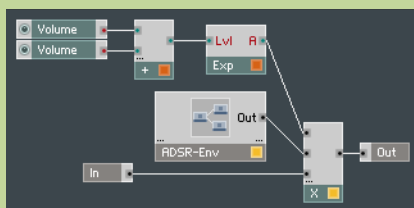


Рис. 6.8. Структура макроста Amp

Переключатель Mode позволяет выбрать необходимый сигнал и переслать его в макрос усилителя Amp.

## 7. Трехволновый синтезатор со сдвоенным фильтром и 2 огибающими

Рассмотрим еще одну модификацию трехосцилляторного синтезатора. В этом синтезаторе два фильтра со смещением.



Рис. 7.1. Вид панели управления синтезатора

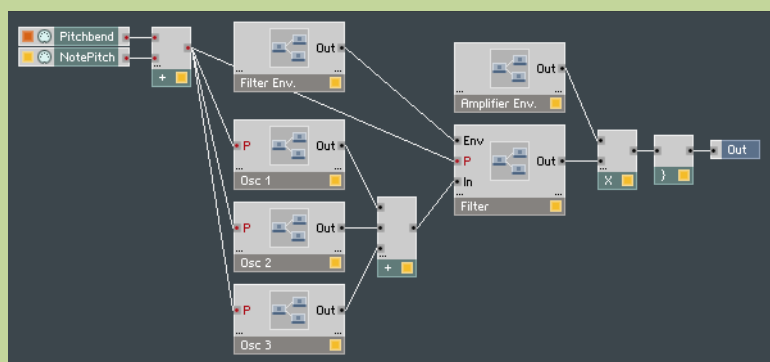


Рис. 7.2. Общая структура синтезатора

Панель управления синтезатором изображена на рис. 7.1. В общую структуру (рис. 7.2) входят помимо трех одинаковых осцилляторов и фильтра два одинаковых макроса огибающих Amplifier Env и Filter Env (см., например, рис. 1.3).

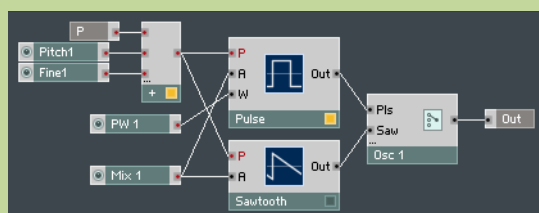


Рис. 7.3. Структура макросов Ocs 1, Osc 2 и Osc 3

Макрос осциллятора изображен на рис. 7.3. Его структура подобна структуре осциллятора из предыдущего примера, только амплитуда задается не константой, а регулятором (они названы Mix1, Mix2, Mix3 соответственно для первого, второго и третьего осциллятора). По этой причине в синтезаторе нет какого-либо дополнительного микшера. Также модули NotePitch и Pitchband вынесены в основную структуру, тогда как в предыдущем примере они находились в каждом осцилляторе.

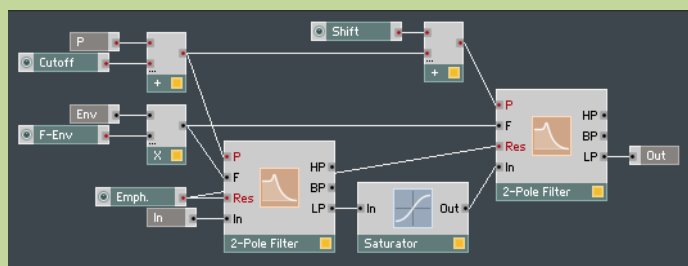


Рис. 7.4. Структура макроса Filter

После суммирования трех волн, сигнал фильтруется (рис. 7.4). Макрос фильтра состоит из двух фильтров второго порядка (с двойным контролем частоты среза) и сатуратором, расположенным между ними. Линейный контроль осуществляется при помощи огибающей фильтра Filter Env, сигнал которой дозируется регулятором F-Env. Этот контроль един для обоих фильтров. Логарифмический контроль осуществляется по схеме: высота тона (номер ноты) складывается с регулятором Cutoff и идет на порт P первого фильтра, а также этот сложенный сигнал еще раз смещается другим регулятором Shift и проходит уже на второй фильтр. Фактически, на входной порт P второго фильтра сигнал приходит дважды смещенным: первый раз относительно значения ноты и второй раз – относительно смещения первого фильтра.

## 8. Синтезатор на основе модулей step

Рассмотрим весьма специфический синтезатор, построенный на основе модулей Step (далее рассказать об этих модулях).

Макрос огибающей Envelope здесь такой же стандартный как, например, на рис. 1.3.

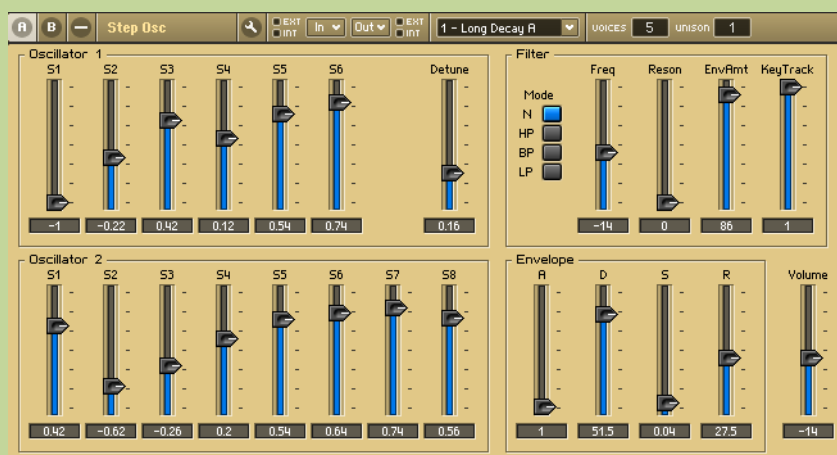


Рис. 8.1. Вид панели управления синтезатора

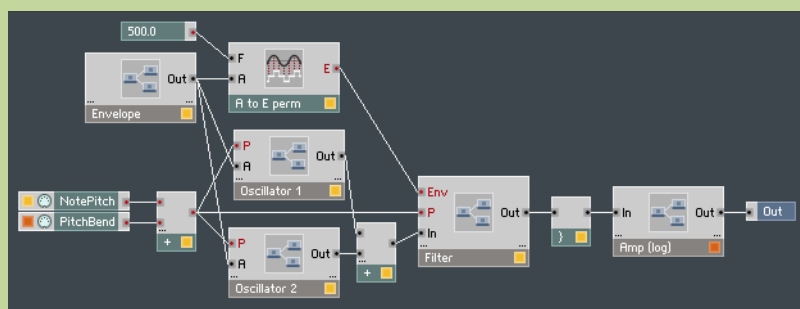


Рис. 8.2. Общая структура синтезатора

В построении общей структуры синтезатора (рис. 8.2) ничего особенного не наблюдается. Его панель изображена на рис. 8.1. Основными объектами рассмотрения будут являться макросы осцилляторов (рис. 8.3 и 8.4) и макрос фильтра (рис. 8.5).

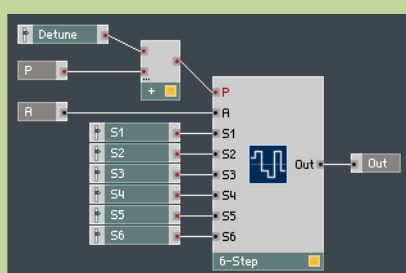


Рис. 8.3. Структура макроса Oscillator 1

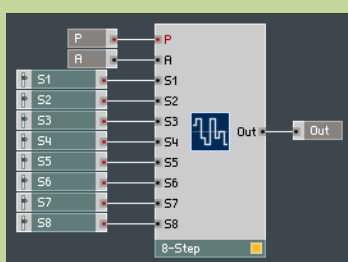


Рис. 8.4. Структура макроса Oscillator 2

Макросы осцилляторов состоят практически из одного модуля – это 6-step и 8-step, модулей-регуляторов. Также в Oscillator 1 предусмотрено управление смещением высоты тона ноты (регулятор Detune).

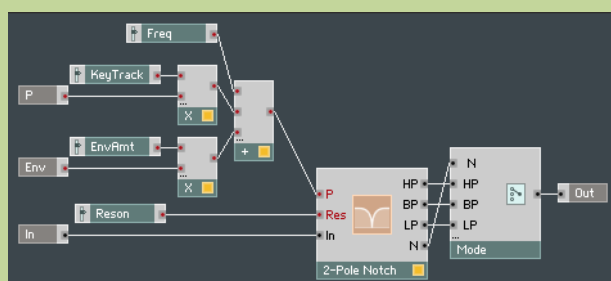
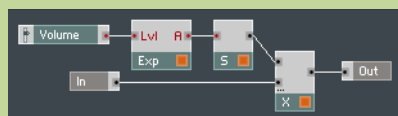


Рис. 8.5. Структура макроса Filter

Фильтр построен на основе модуля 2-pole Notch (вырезает частоты). Он имеет только логарифмическое управление уже известного нам

Также присутствует переключатель Mode, который выводит один выбранный сигнал с фильтра.



И, наконец, макрос Amp (рис. 8.6) осуществляет логарифмическое регулирование выходного сигнала синтезатора.

## 1. Простейший FM-синтез с двумя операторами FM 2 ops

The screenshot shows the 'FM 2 ops' control panel. It features several knobs and a slider for parameter adjustment:

- Interval:** A knob set to 33.
- Detune:** A knob set to 0.07.
- FM:** A vertical slider set to 3300.
- Mod-D:** A knob set to 35.
- Mod-R:** A knob set to 31.
- Carr-D:** A knob set to 54.5.
- Carr-R:** A knob set to 37.5.

The screenshot shows a Pure Data patch with the following components and connections:

- Inputs:** Pitchbend, NotePitch, Interval, Detune, FM, Mod-D, Mod-R, Gate, Carr-D, Carr-R.
- Processing Modules:**
  - DR - Env (top):** Receives Pitchbend, NotePitch, and Interval. Its output is multiplied by the output of the FM module.
  - DR - Env (bottom):** Receives Carr-D and Carr-R. Its output is multiplied by the output of the Gate module.
  - Parabol:** Receives the output of the top DR - Env module and the output of the Gate module. It has a 'Parabol' sub-module with a sine wave icon.
  - Par Sync:** Receives the output of the Parabol module and the output of the bottom DR - Env module. It has a 'Par Sync' sub-module with a sine wave icon.
- Output:** The final output is the result of the Par Sync module.

Панель управления синтезатора можно видеть на рис. 1.1.

Общая структура (рис. 1.2) выполнена без применения структуризации с помощью макросов. Итак, мы реализуем двухоператорный синтез, следовательно видим перед собой две огибающих, два осциллятора а также элементы схемы управления ими. Для того чтобы осуществить частотную

модуляцию, один из осцилляторов должен иметь порт, на который подается линейный сигнал от второго. Так и есть. При этом оператор, на который подается модулирующий сигнал называется “несущей” (волной), а второй оператор – “модулятором”.

Рассмотрим схему управления осцилляторами. На рисунке 1.2 видно, что на несущую подается исходный NotePitch+Pitchband сигнал, тогда как на модулятор к сигналу применяется смещение регуляторов Interval и Detune. Сигнал Gate подается в три направления: двум огибающим типа DR-Env (имеющих по два регулятора – двух параметров Decay и Release) и на порт синхронизации несущей (далее.....). На огибающую модулятора сигнал от Gate подается дозированно, проходя через регулятор FM (этот регулятор и осуществляет регуляцию уровня FM-модуляции).

Перед выходом сигнал комбинируется в моно.

## 2. Трехоператорный синтез (два варианта) FM 3 ops ab



Рис. 2.1. Вид панели управления синтезатора с двумя модуляторами и несущей



Рис. 2.2. Вид панели управления синтезатора с одним модулятором и двумя несущими

Рассмотрим синтезатор на основе трех операторов. Ясно, что такой синтезатор можно построить двумя разными способами: сигнал, составленный из двух операторов модулирует третий оператор и второй случай – когда все три оператора соединены в последовательную цепь, при этом третий оператор модулируется уже составной волной, произошедшей от модуляции второго

оператора первым. Панели синтезаторов на рис. 2.1 и 2.2 ничем не отличаются, кроме названий операторов.

Структуры этих двух типов приведены на рис. 2.3 и 2.4.

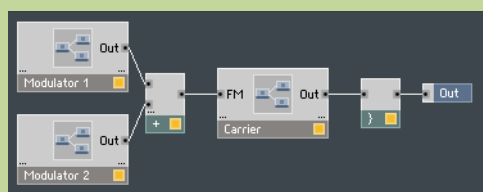


Рис. 2.3. Общая структура синтезатора с двумя модуляторами и несущей



Рис. 2.4. Общая структура синтезатора с одним модулятором и двумя несущими

Нам остается только рассмотреть структуру оператора (рис. 2.5, здесь изображен модулятор).

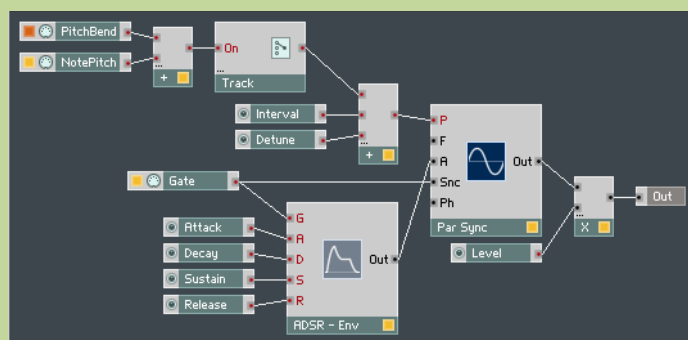


Рис. 2.5. Структура макроса оператора Modulator

Итак, мы видим огибающую ADSR-Env со средствами управления, осциллятор с возможностью линейной модуляции, переключатель Track, осуществляющий, по существу, включение и выключение сигнала оператора, регуляторы смещения Interval и Detune, а также дозатор уровня сигнала Level. На рисунке изображен оператор типа «модулятор». Оператор типа «несущая» отличается лишь дополнительным входным портом, который соединяется на порт F осциллятора, как раз для осуществления частотной модуляции.

### 3. Трехоператорный синтез с фильтром



Рис. 3.1. Вид панели управления синтезатора

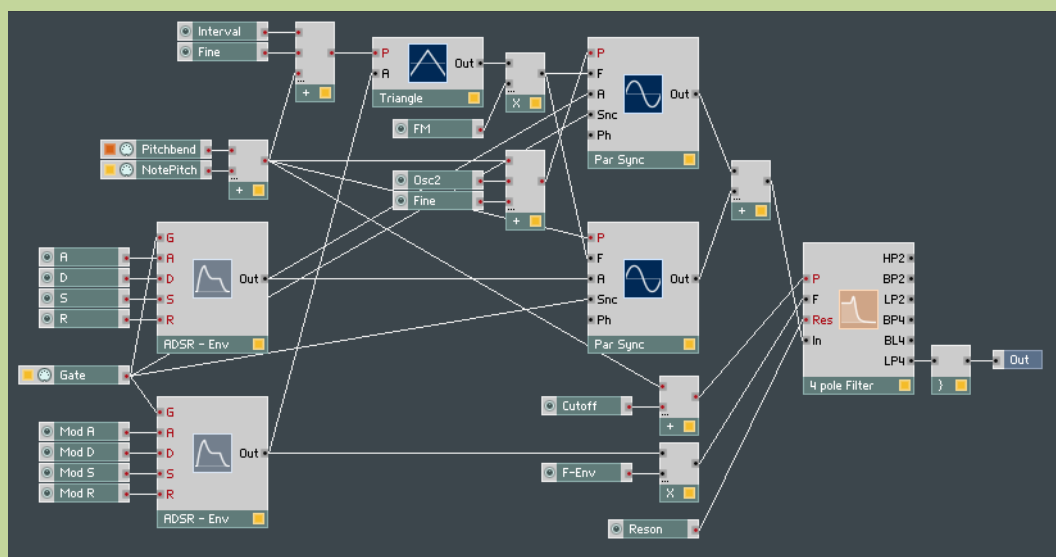


Рис. 3.2. Общая структура синтезатора

Теперь рассмотрим трехоператорный синтез с фильтрацией (панель изображена на рис. 3.1). Идея такова: два параболических осциллятора с общей огибающей модулируются осциллятором волны треугольного типа, затем суммируются и фильтруются. Причем фильтр и этот модулятор имеют отдельную общую огибающую. На схеме структуры это видно (рис. 3.2).

Смещение модулятора относительно взятой ноты (точнее относительно NotePitch+Pitchband) осуществляется регуляторами Interval и Fine, уровень сигнала модуляции регулируется значением FM. Для одной из несущих сигнал высоты ноты передается без смещения, для второй смещается на значение Osc2+Fine (не спутайте этот регулятор с одноименным у модулятора, они разные!). Фильтр смещается на значение Cutoff (что дает постоянную компоненту частоты среза фильтра в пределах одной ноты). Уровень сигнала от огибающей дозируется регулятором F-Env, а резонанс – Reson. Используется выходной порт фильтра, осуществляющий фильтрацию нижних частот 4 порядка.

Перед выводом сигнал комбинируется в моно.

#### 4. Двухоператорный с чёперным (вращающимся) фильтром (+статический фильтр) и импульсной модуляцией



Рис. 4.1. Вид панели управления синтезатора



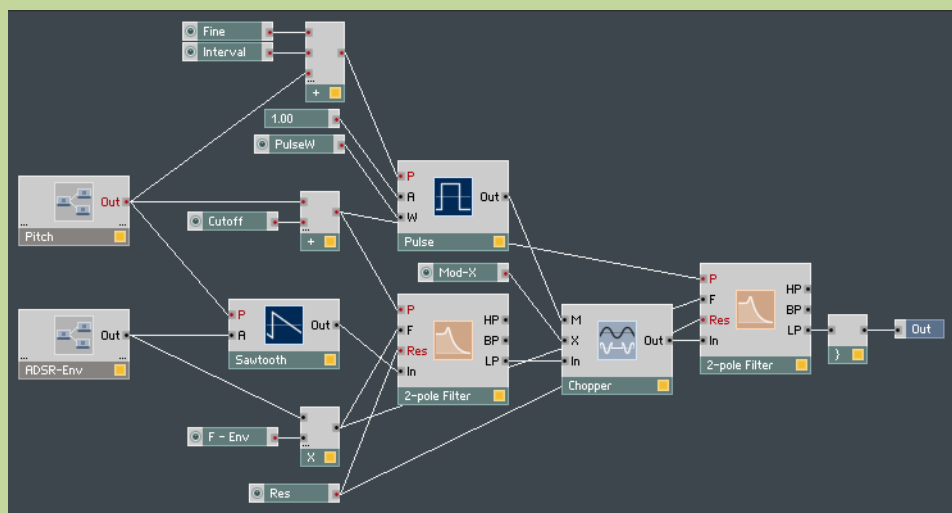


Рис. 4.2. Общая структура синтезатора

Здесь мы рассмотрим синтезатор с “вращающимся” фильтром, построенный на двух осцилляторах (непосредственной модуляции нет). Панель этого синтезатора изображена на рис. 4.1. Общая структура синтезатора (рис. 4.2) выражает такую идею: сигнал с осциллятора Sawtooth фильтруется первым фильтром, проходит на Chopper (далее.....), который, в свою очередь, модулируется сигналом импульсного осциллятора единичной амплитуды. Затем сигнал вторично фильтруется и подается через комбинатор на выходной порт синтезатора. Макрос Pitch (рис. 4.3) введен просто для удобства. Макрос огибающей стандартен (рис. 4.4).

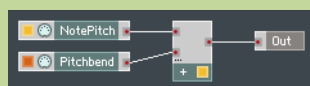


Рис. 4.3. Структура макроса Pitch



Рис. 4.4. Структура макроса ADSR-Env

Управление двумя фильтрами осуществляется одной цепью управления синхронно как по линейному контролю (с дозатором F-Env), так и по логарифмическому (со смещением Cutoff). Для импульсного осциллятора введены регуляторы подстройки (смещения) Fine и Interval.

## 5. SAW-модуляция трех несущих треугольных волн с фильтром (Модуляция несущей такая же как в предыдущем примере!) см.

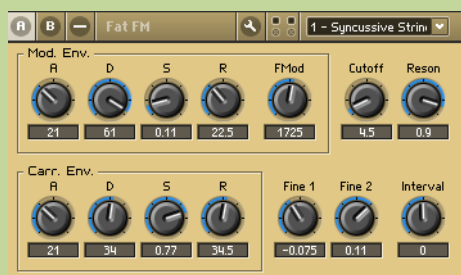


Рис. 5.1. Вид панели управления синтезатора

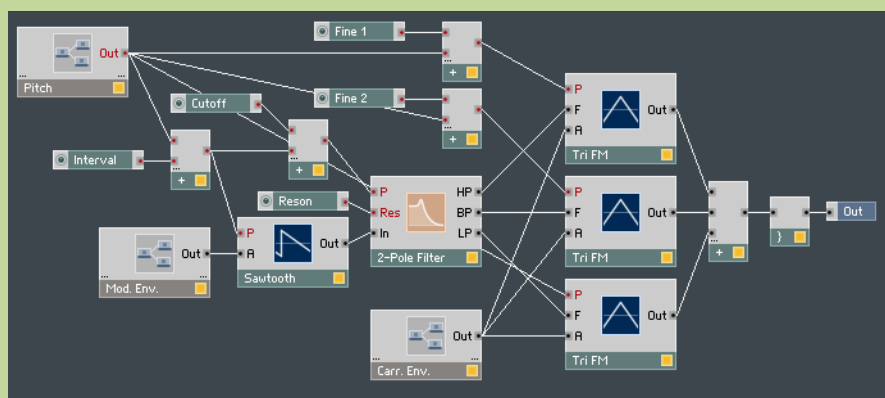


Рис. 5.2. Общая структура синтезатора

Рассмотрим модуляцию волной типа Sawtooth блока, состоящего из трех треугольных осцилляторов через фильтр.

Вид панели управления синтезатора изображен на рис 5.1. По структуре (рис. 5.2) видно, что присутствуют две огибающие. Огибающая для модулятора Mod.Env. (рис. 5.3) отличается от огибающей Carr.Env. (см. ранее рис. 4.4) всего лишь наличием дополнительного регулятора Fmod, который задает уровень сигнала от Gate (этот-то сигнал и пойдет на модуляцию через фильтр).

Итак, рассмотрим механизм управления. Сигнал NotePitch+Pitchband из макроса Pitch (см. ранее рис. 4.3) поступает на 5 модулей: на три осциллятора треугольных волн (несущие) – на один без смещения, на два других с различными смещениями Fine1 и Fine2; на модулятор Sawtooth со смещением Interval, а также на фильтр с дополнительным (к Interval) смещением Cutoff.

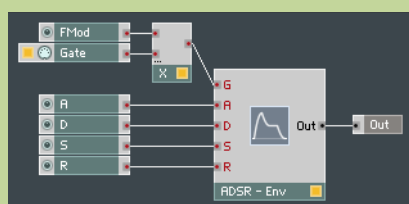


Рис. 5.3. Структура макроса Mod.Env.

Сигнал от модулятора проходит через фильтр, который выводит три сигнала (три разных типа фильтрации), и каждый из этих сигналов модулирует только одну треугольную волну. Затем сигналы складываются.

Перед выводом сигнал комбинируется в моно.

# Органы (аддитивный синтез) на основе сложения волн

## 1. 8-волновый орган



Рис. 1.1. Вид панели управления синтезатора

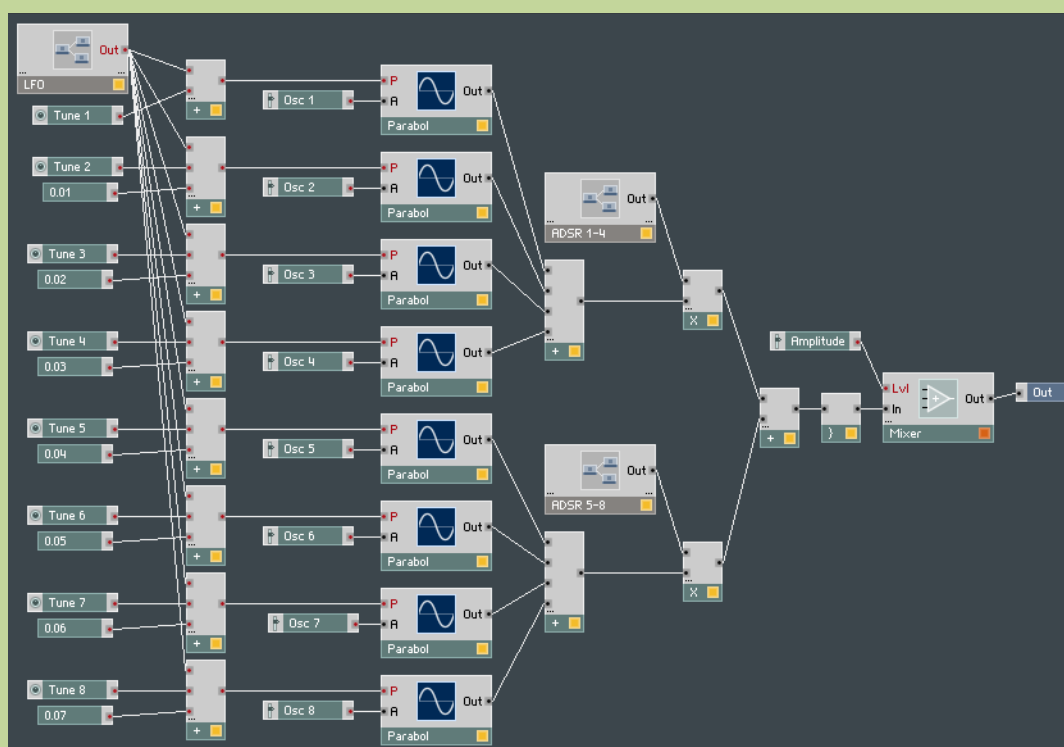


Рис. 1.2. Общая структура синтезатора

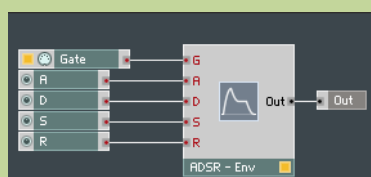


Рис. 1.4. Структура макросов ADSR 1-4 и ADSR 5-8

Рассмотрим синтезатор на основе восьми параболических осцилляторов, реализующий аддитивный синтез, то есть звук формируется большим числом осцилляторов, сигналы которых складываются. Звуки синтезаторов такого типа хорошо имитируют органы.

На рисунке 1.1 изображена панель управления синтезатором, а на рис. 1.2 его структура. Читателям, которые изучили предыдущие примеры, будет предельно ясно и построение этого синтезатора: 8 осцилляторов разбиты на два блока, каждый блок управляется отдельной огибающей (см. рис. 1.4). Каждый осциллятор имеет точную подстройку высоты тона и амплитуды сигнала.

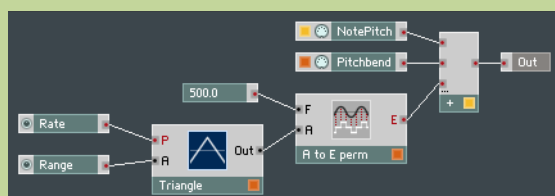


Рис. 1.3. Структура макроса LFO

Отдельно рассмотрим макрос LFO (рис. 1.3). Он построен не на модуле LFO, а на простом осцилляторе треугольной волны. Это сделано для того, чтобы получить более высокие частоты модуляции (далее....).

Перед выводом сигнал комбинируется и микшируется его уровень (так как микшер расположен за комбинатором, то выстраивается не звук каждой отдельной ноты, а всего звукового потока в целом).

## 2. Импульсный 6-волновый орган

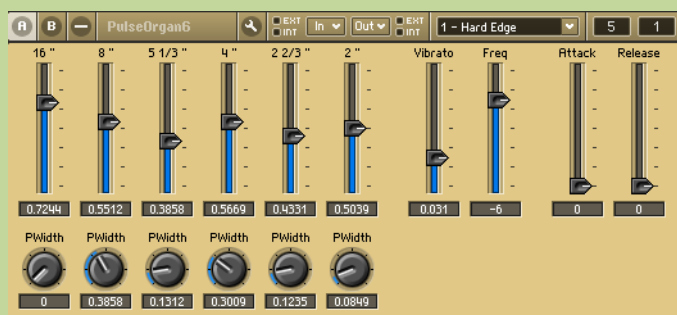


Рис. 2.1. Вид панели управления синтезатора

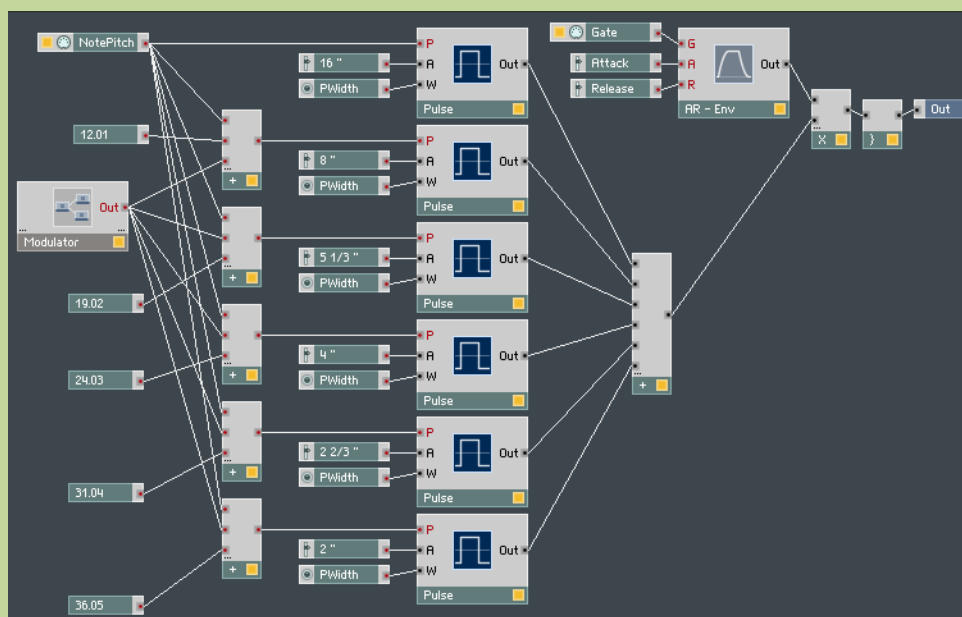


Рис. 2.2. Общая структура синтезатора

Теперь рассмотрим аддитивный синтезатор на основе импульсных осцилляторов. Его панель управления изображена на рис. 2.1. Структура его (рис. 2.2) весьма схожа со структурой предыдущего примера, только здесь осцилляторов всего 6, и огибающая только одна, и к тому же типа AR-Env.

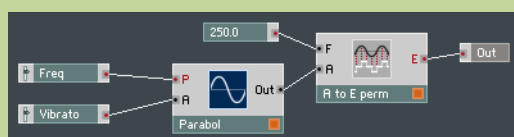


Рис. 2.3. Структура макроса Modulator

Константы смещений высоты тона ноты подобраны так, чтобы звучали гармонично, и дополнительной настройки сдвига тона с панели синтезатора не предусмотрено. Макрос Modulator (рис. 2.3) построен на основе параболического осциллятора (далее.....).

### 3. Shape org (не аддитивный)

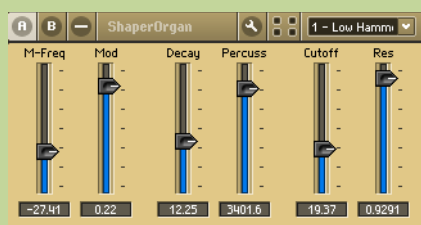


Рис. 3.1. Вид панели управления синтезатора

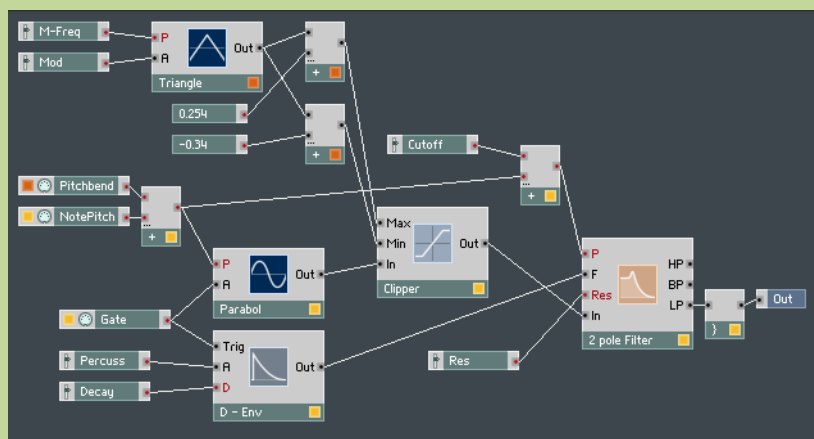


Рис. 3.2. Общая структура синтезатора

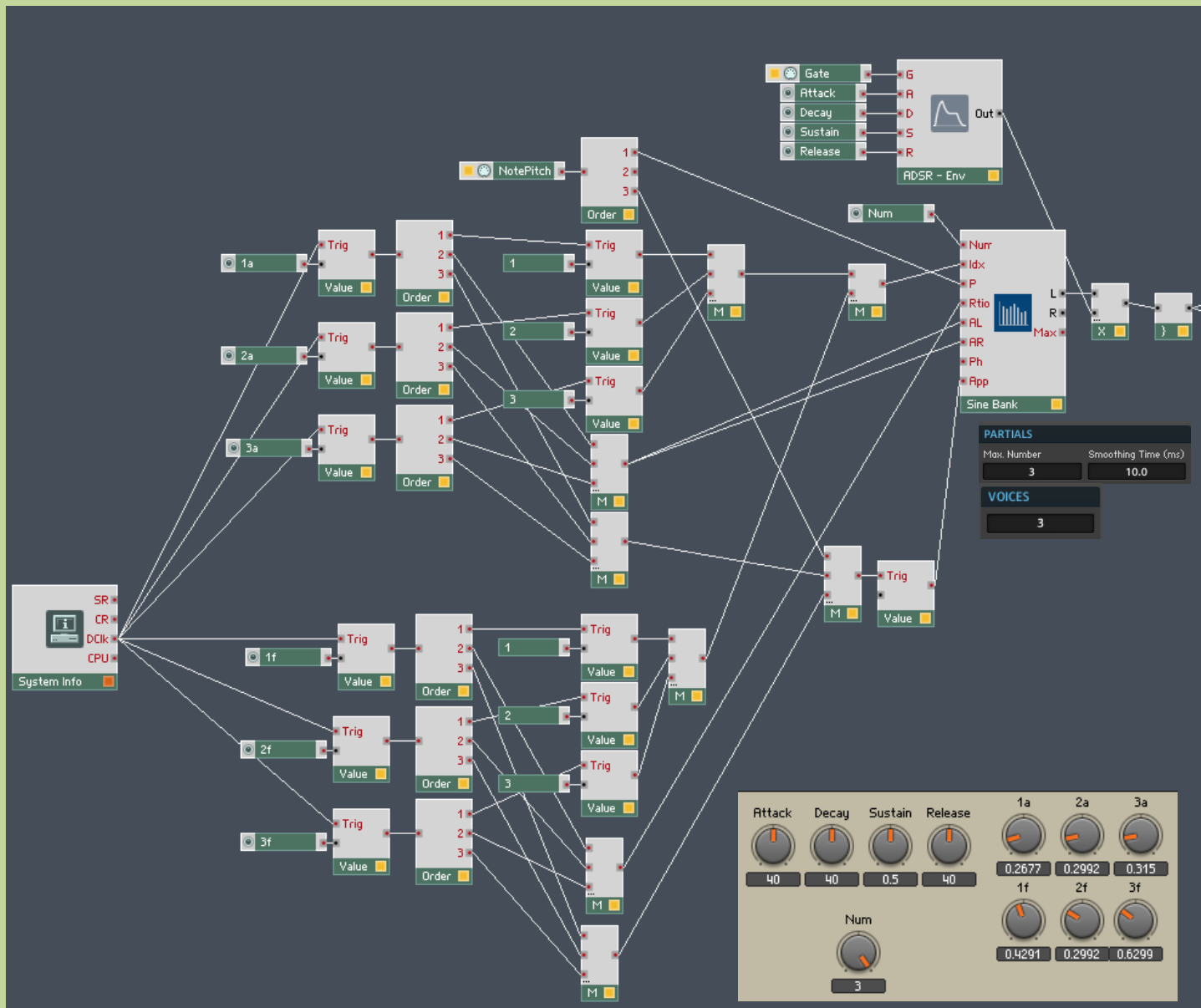
Здесь рассмотрим еще один вариант синтезатора, генерирующего органоподобные звуки, но без использования аддитивного синтеза. Идея состоит в том, чтобы создавать звуковую волну не суммированием, а при использовании клиппирования (ограничения сигнала). Это клиппирование сигнала также модулируется осциллятором. Рассмотрим синтезатор более подробно. На панели (рис. 3.1) присутствует немного управляющих элементов.

Структура синтезатора изображена на рис. 3.2. Как видно, она построена без макросов. В структуре используется основной параболический осциллятор, осциллятор волны треугольного типа с ограничителем Clipper, а также фильтр в связке с простой огибающей типа D-Env.

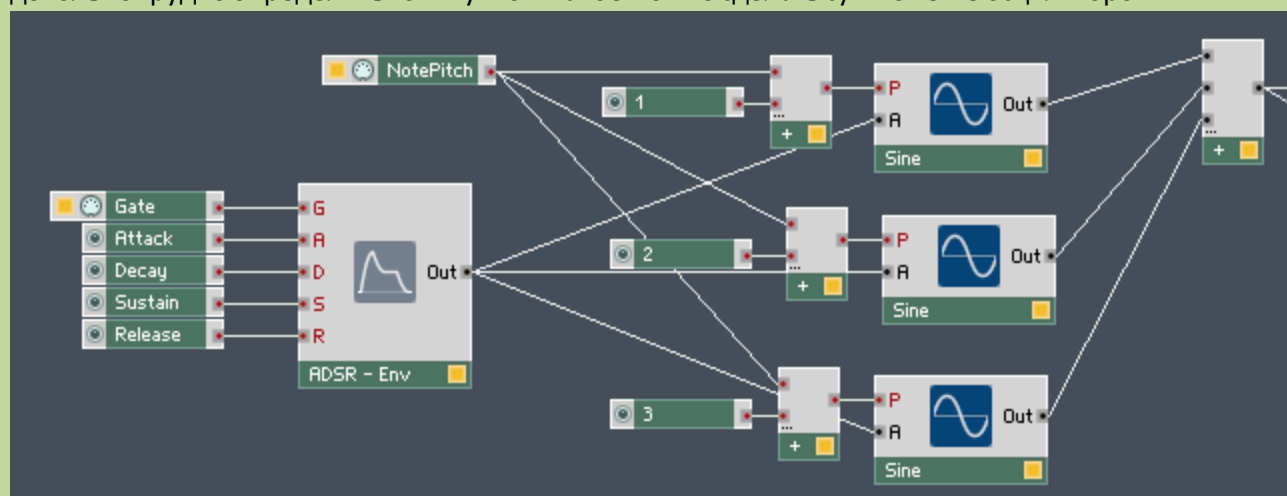
Из схемы видно, что диапазон клиппирования в каждый момент времени меняется посредством осциллятора треугольной волны (причем эта волна еще смещена двумя константами, а регуляторы этой волны не зависят от нажатых MIDI-клавиш). Сигнал NotePitch+Pitchband посылается только на осциллятор основной волны и на фильтр. Для фильтра также применено смещение высоты тона на Cutoff по линии логарифмического управления. Линейный контроль фильтра идет непосредственно с огибающей D-Env.

Как обычно, сигнал перед выводом в выходной порт синтезатора комбинируется.

## Sine Bank



**Sine Bank** осциллятор отличается от других осцилляторов тем, что в нём можно задать произвольное отношение между гармониками-partials. При этом звук будет необычным, так называемый дисгармоничный, в котором довольно трудно определить тонику. Хотя такое можно сделать суммой Sine осцилляторов.



Knobs 1,2,3 – рациональная подстройка – дробный Stepsize. В отличие от Sine Bank здесь громкость для каждой гармоник одинаковая.

**Sine Bank** более удобен при построение сложного звука состоящего например из 128 гармоник, если бы мы использовали просто модули Sine то их довольно долго надо было бы вставлять – 128 штук, а в Sine Bank гармоник это idx индексы, с помощью Iteration и формул можно получить простую схему со сложным звуком.

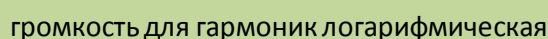
**Num** – сколько гармоник-partials звучит в данный момент времени, если вход не подключён , то будут работать все гармоники-partials согласно настройке Sine Bank

**Idx** – номер гармоники, начинается с 1.

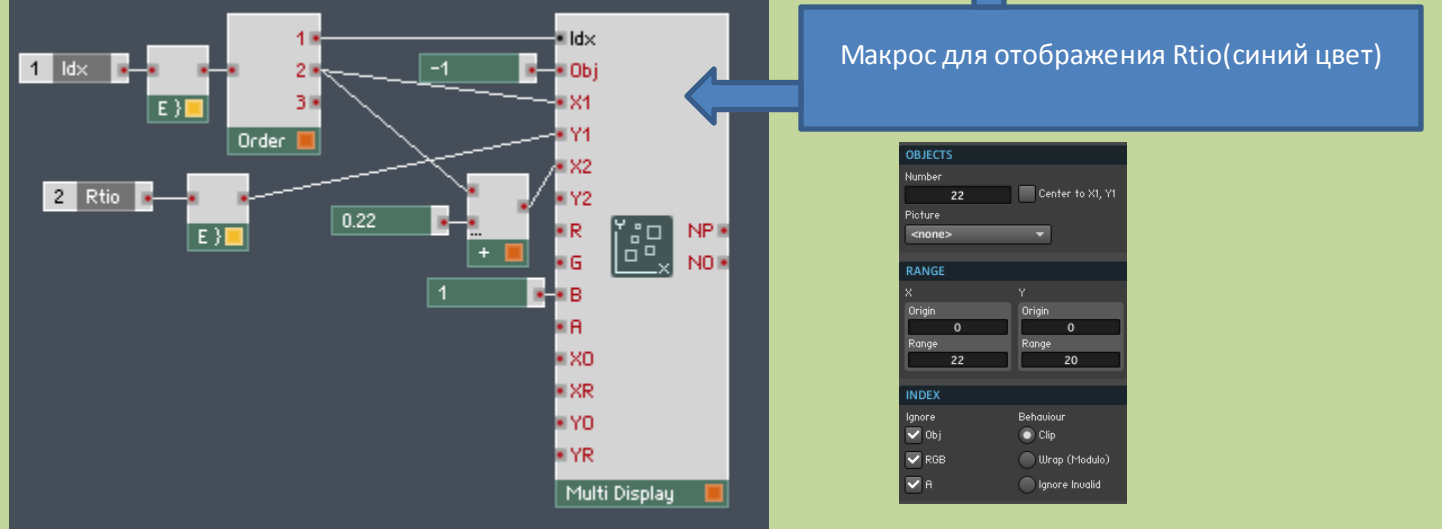
**Rtio** – отношение между гармониками. Если гармоника=1, то это гармоника=NotePitch. Если вторая гармоника в 2 раза больше чем первая, то отношение по высоте это октава.

**AI,AR** – амплитуда-громкость гармоник

**App** – сокращённое от Applied – применить. Если вход **Ph-Phase** не применяется в схеме, то на вход App посылается ноль. В схеме этот вход App должен измениться самым последним, то есть сначала выбрались idx, затем AL-AR и Rtio, и только потом применить App.

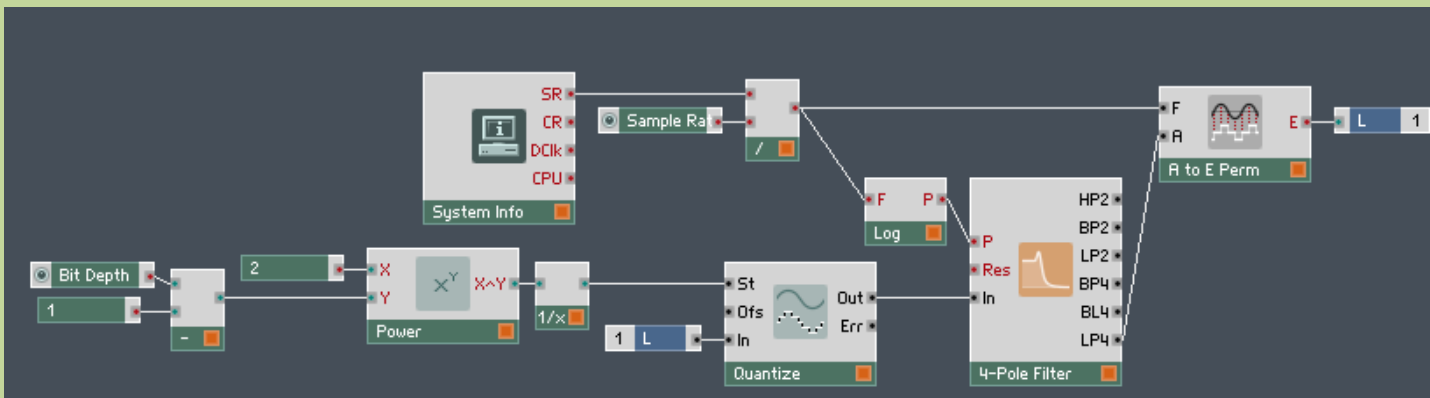




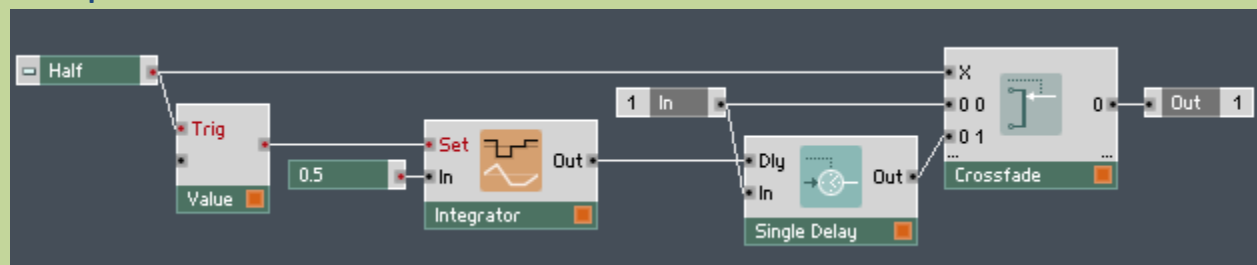


В макросе вход Idx подключается к выходу Order (1), а Rtiо к выходу который посылает Rtiо на SineBank.

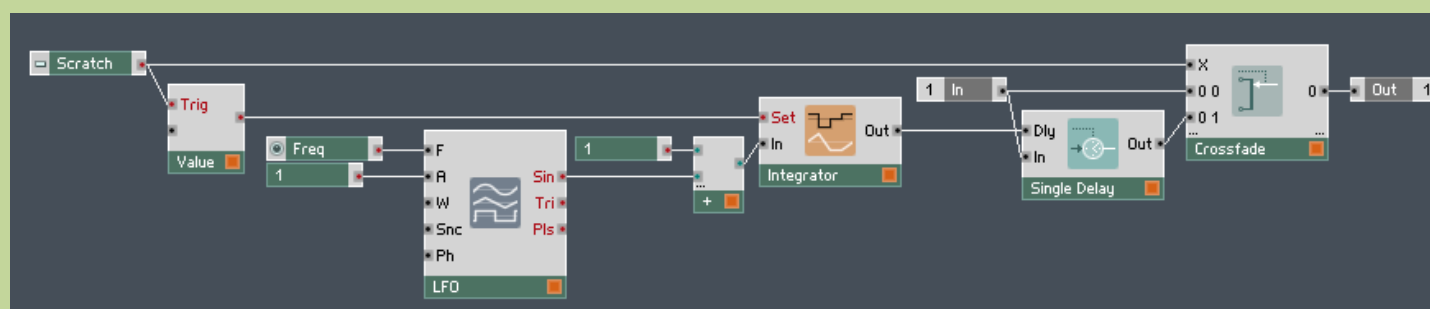
## Bit Crusher



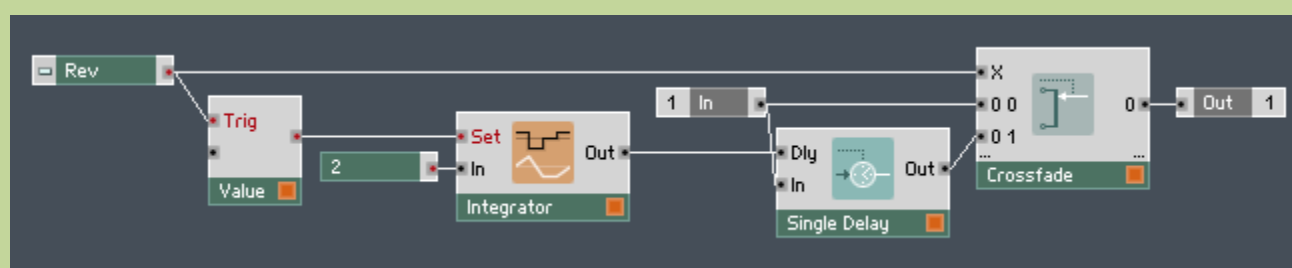
## Half Speed



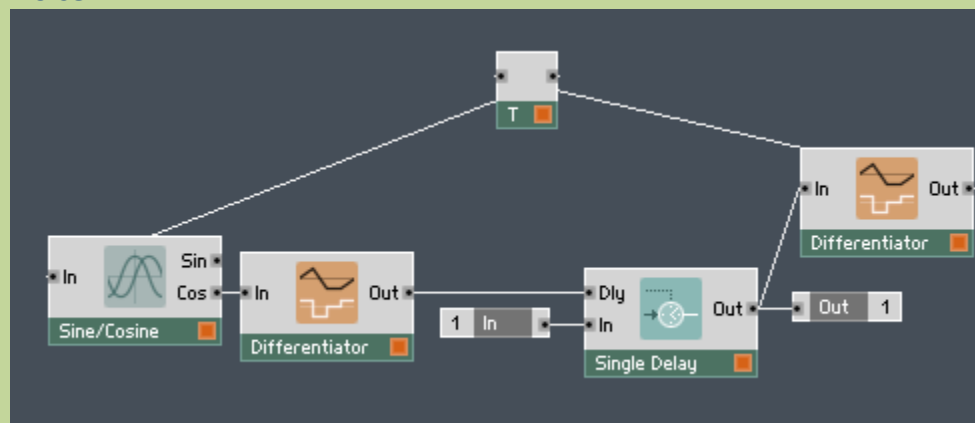
## Scratch



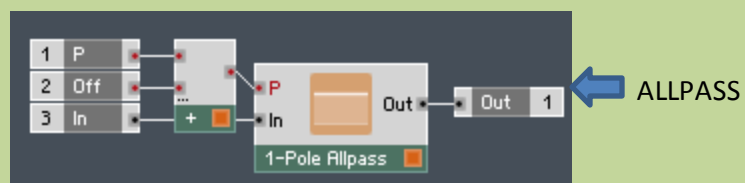
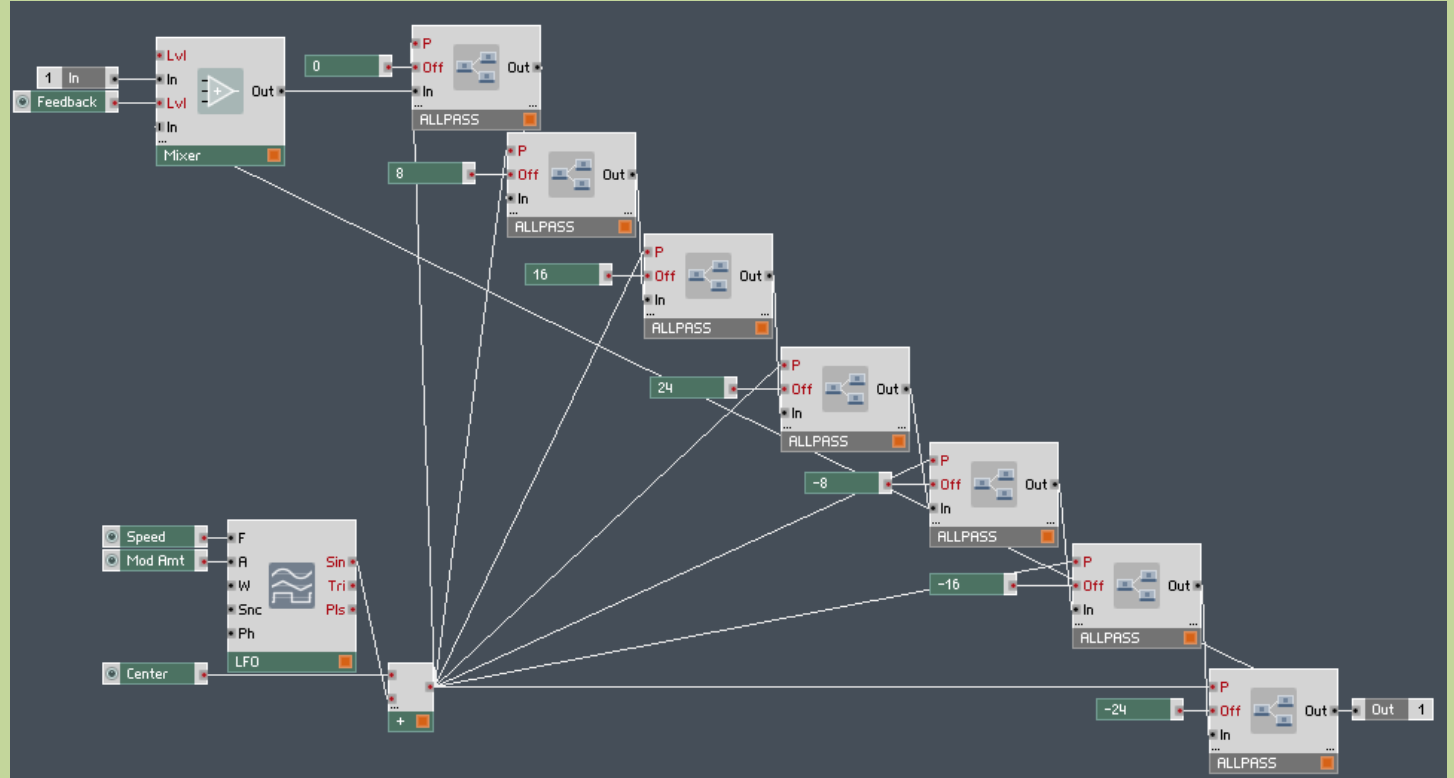
## Reverse



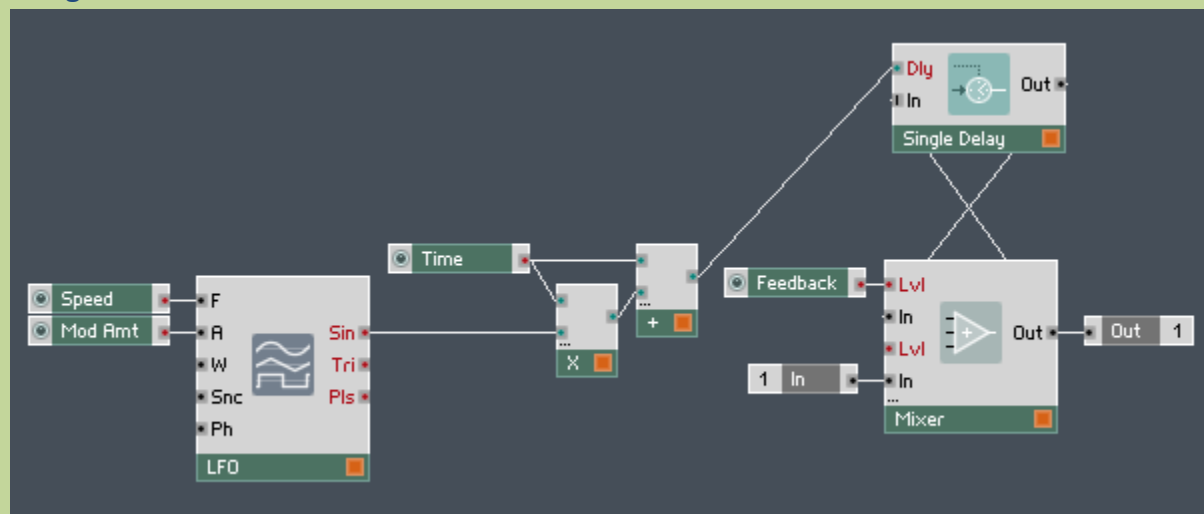
## Noise



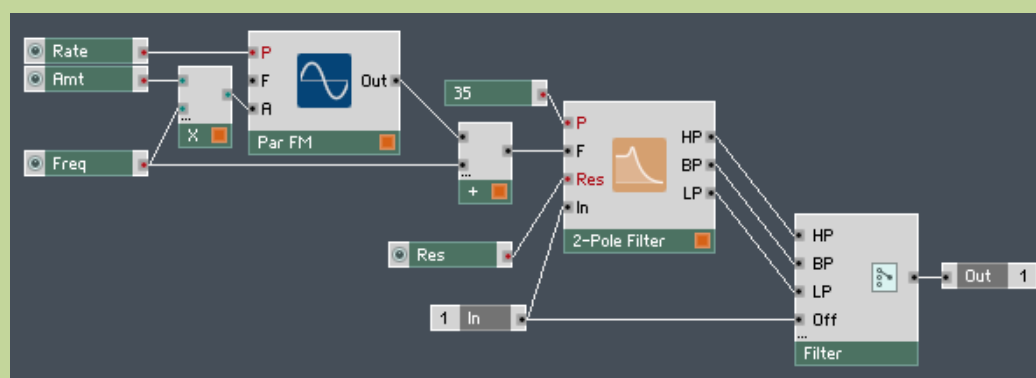
## Phaser



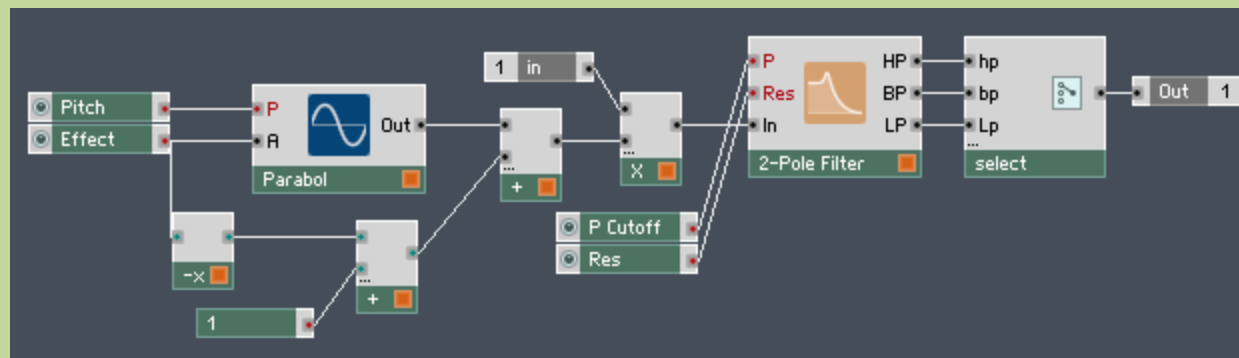
## Flanger



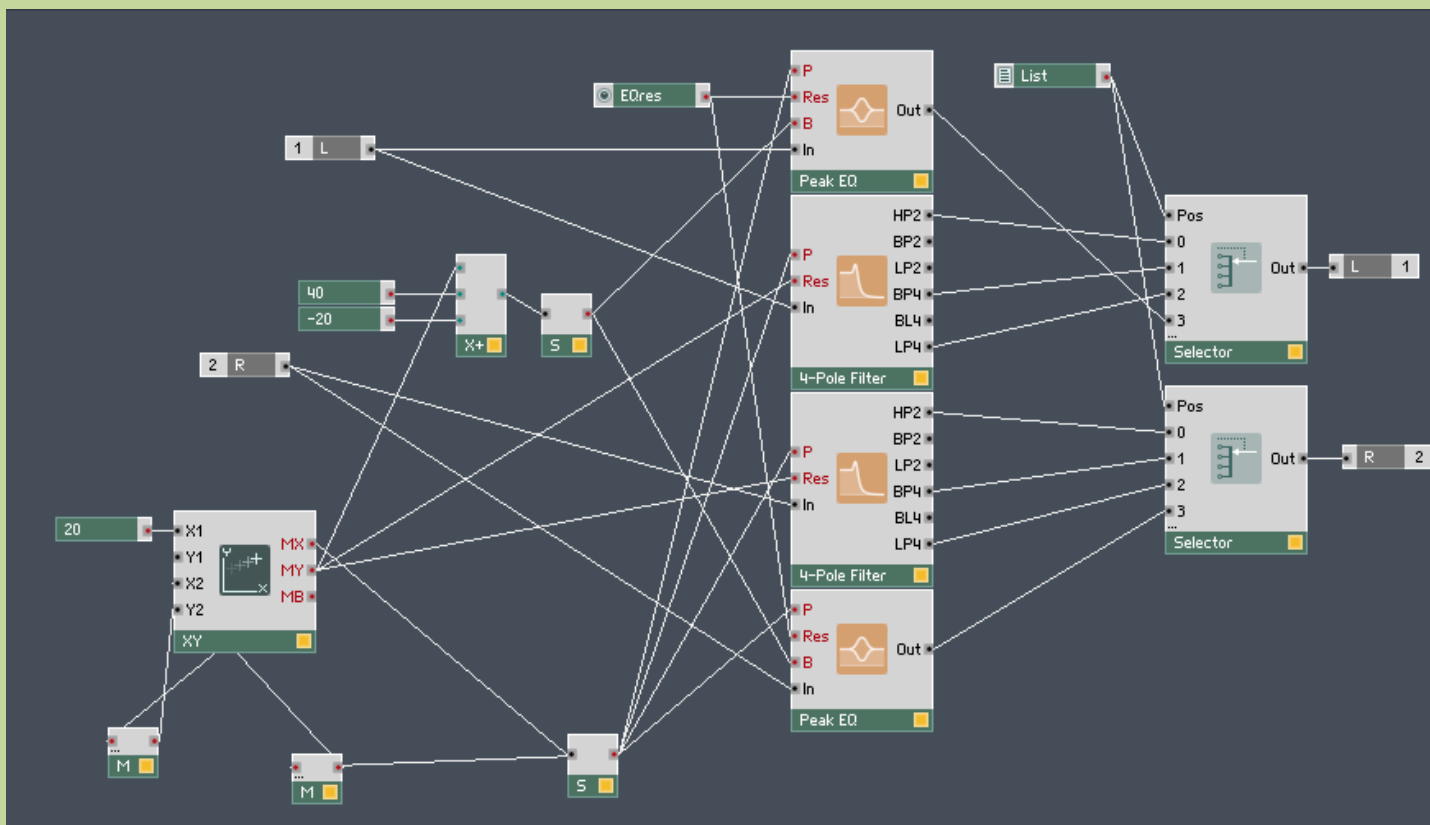
## Filter



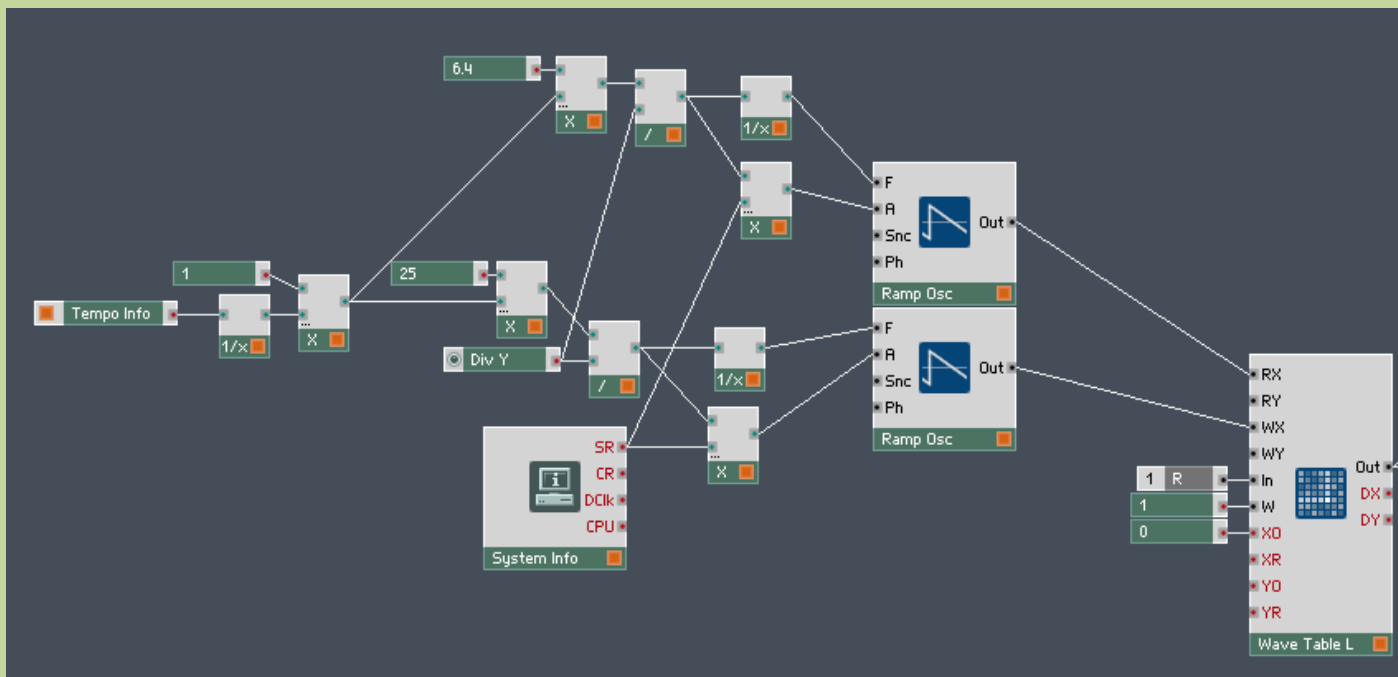
## Ringmod



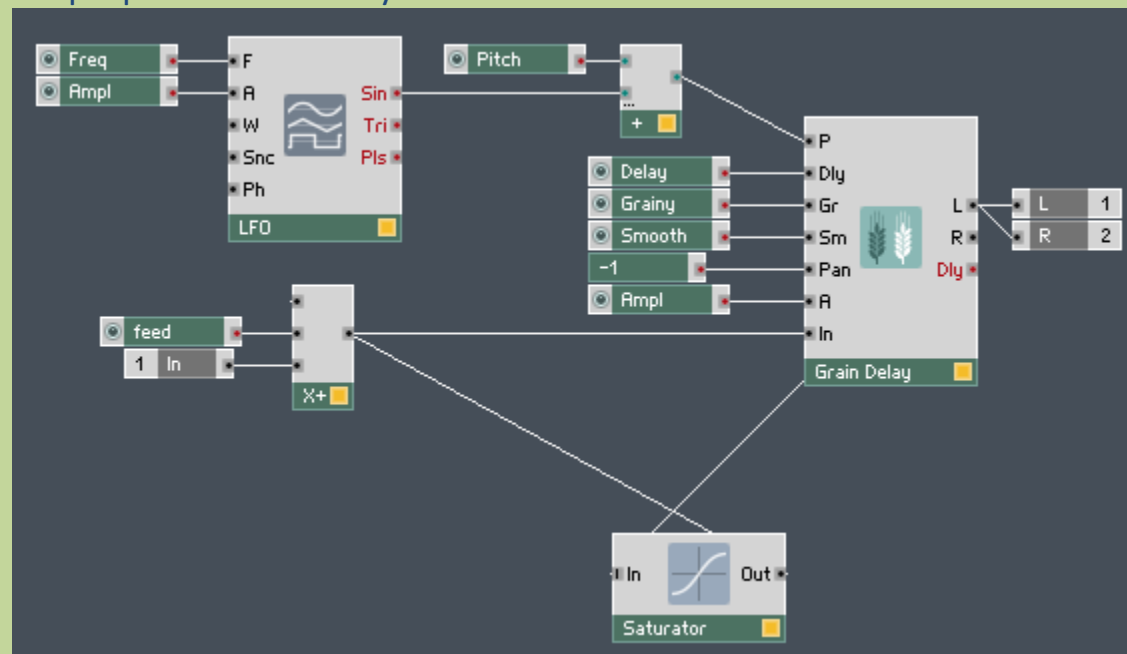
## Filter



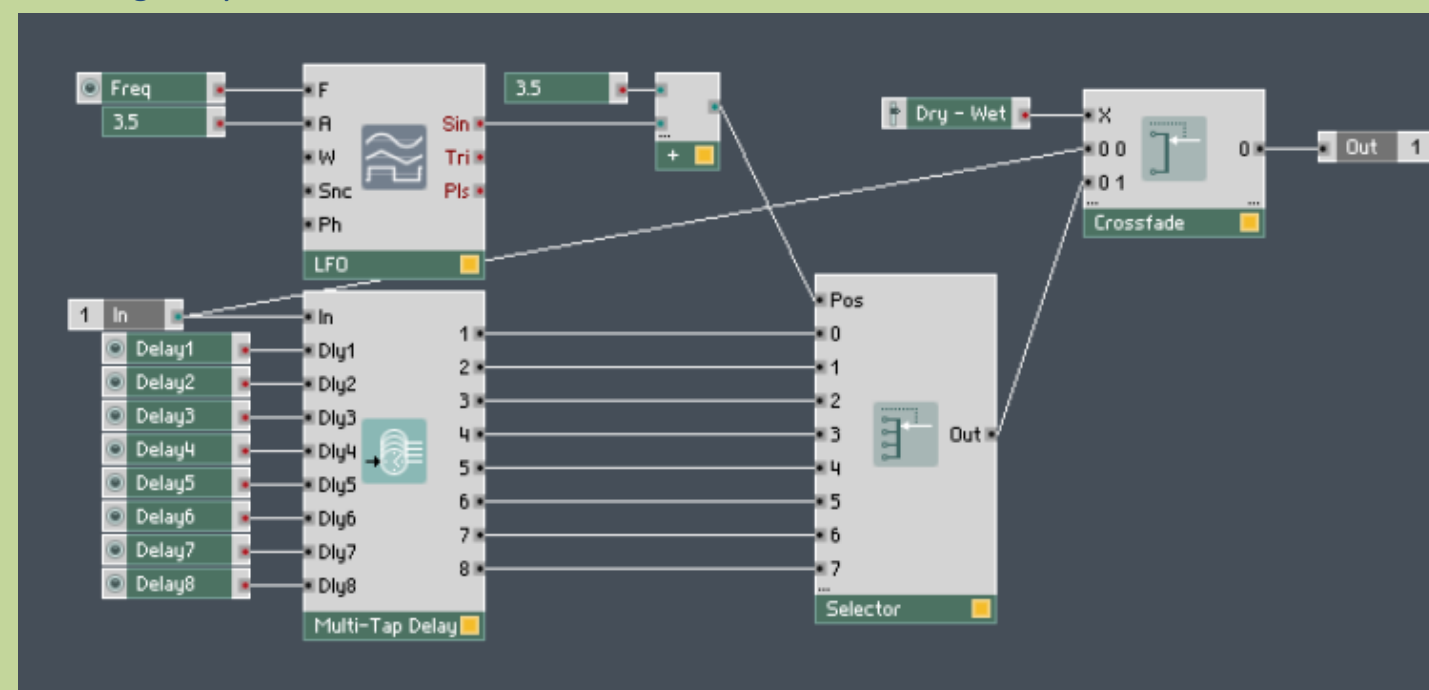
## Buffers



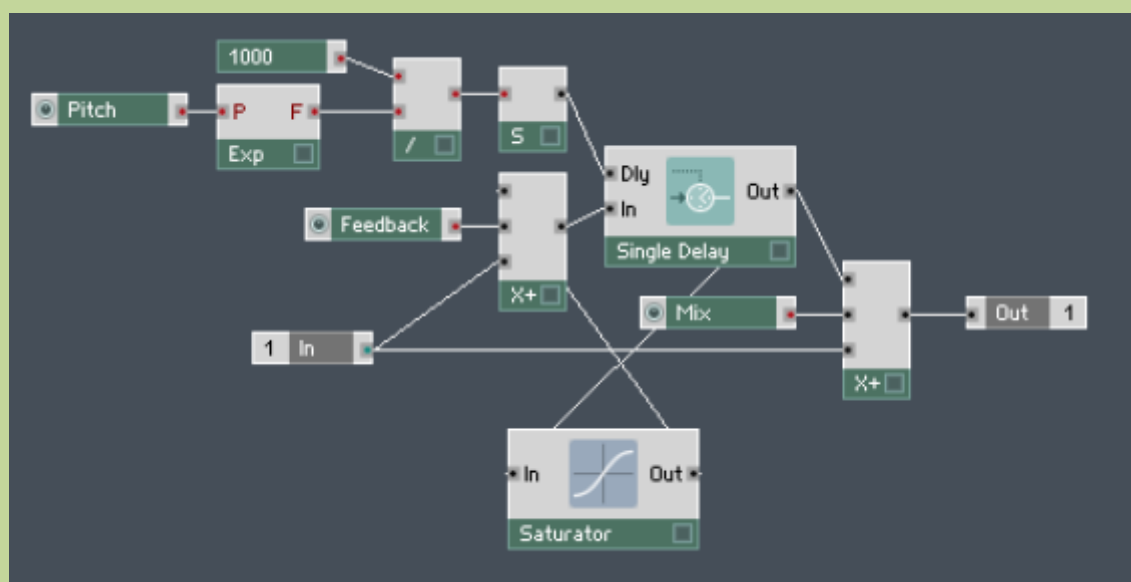
## Simple pitch shifter delay effect



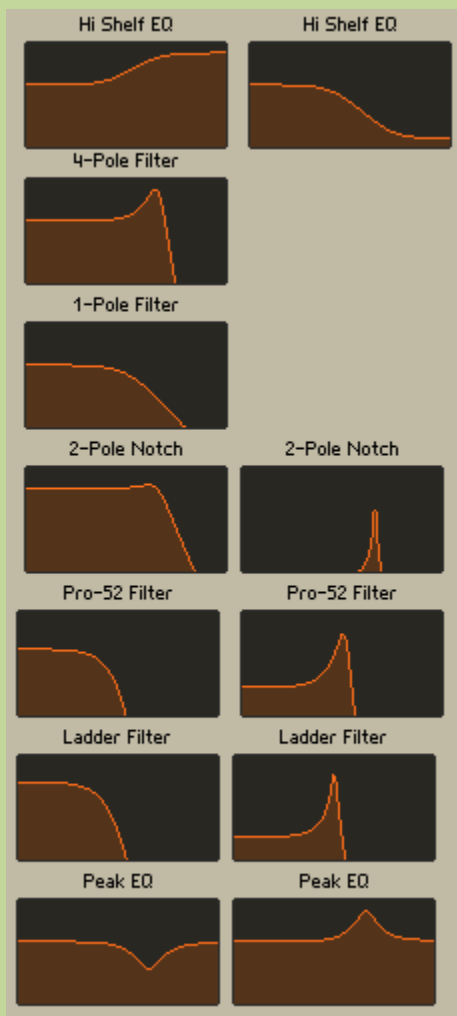
## Scanning delay effect



## Comb Filter



## Фильтры

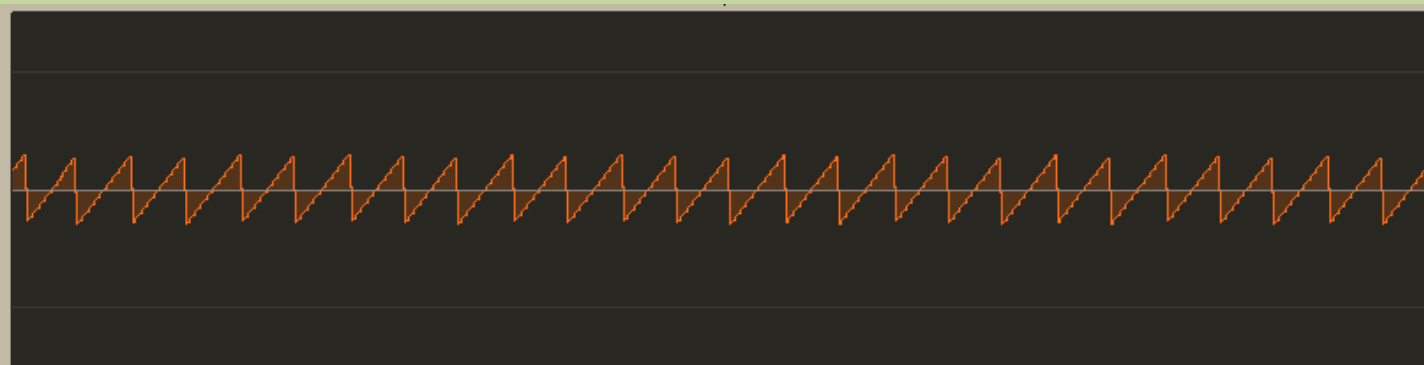


Основные параметры :

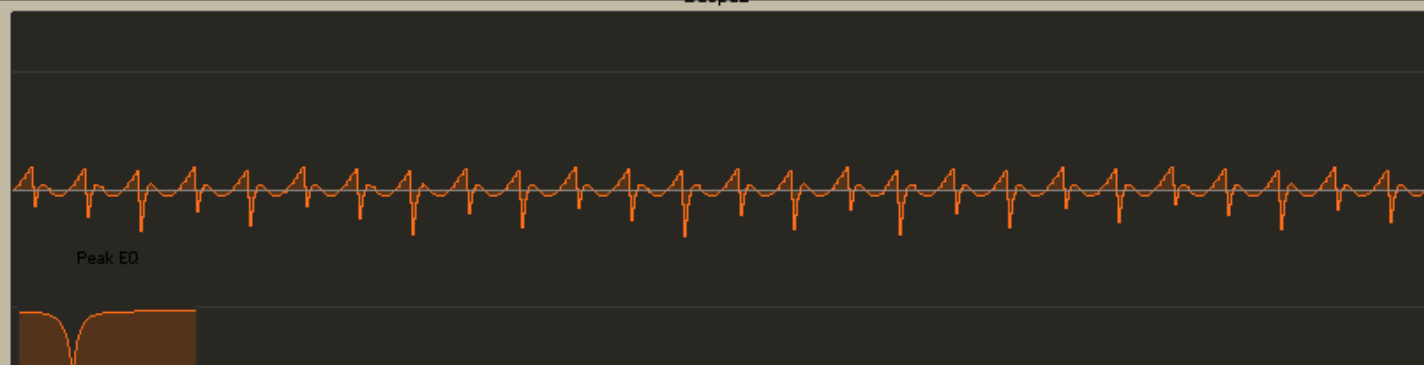
Res - резонанс

B – boost - усиление

P – частота среза



Scope2



Наверху простой чистый сигнал Sawtooth , внизу этот же сигнал после фильтра Peak EQ