

## Суть с высоты птичьего полета

Метод предназначен для экстраполяции гармонической составляющей сигнала.

То есть

1. Имеем сигнал, состоящий из набора гармоник и еще некоторой не-гармонической составляющей
2. Выделяем гармоническую составляющую, игнорируем не-гармоническую - получаем спектр
3. Из спектра экстраполируем сигнал на будущее

Тут хочу оговориться, смысл термина «спектр» немного отличается от употребляемого в массах, далее сделаю описание устройства «спектра». Тоже самое относительно «не-гармонической составляющей».

Основным отличием метода от экстраполяции по Фурье (имею ввиду ряд Фурье, ДПФ) является то, что при производстве спектра игнорируются не-гармонические составляющие сигнала, а у Фурье - они приводятся к гармоническим и участвуют в экстраполяции наравне с чисто-гармоническими, это приводит к очень большим погрешностям.

Еще одно отличие - Фурье работает только с периодическими сигналами так как период любой базисной компоненты в ряду Фурье всегда кратен длине сигнала, в моем методе это не так, базиса как такового нет, сигнал не раскладывается в ряд, принцип метода другой, сигнал не обязан быть периодическим.

Еще одно отличие - каждая гармоника у Фурье присутствует на протяжении всего сигнала. Нет временной локализации гармоник. Эту проблему решают применением окон с Фурье, решают вейвлет-методами, может еще какими способами.. У меня каждая гармоника по времени распределена на собственном интервале, зависящем от периода, то есть не на всей длине сигнала. Как именно - рассмотрим далее. Хорошо это или плохо - пока не знаю. Далее рассмотрим временную локализацию гармоник.

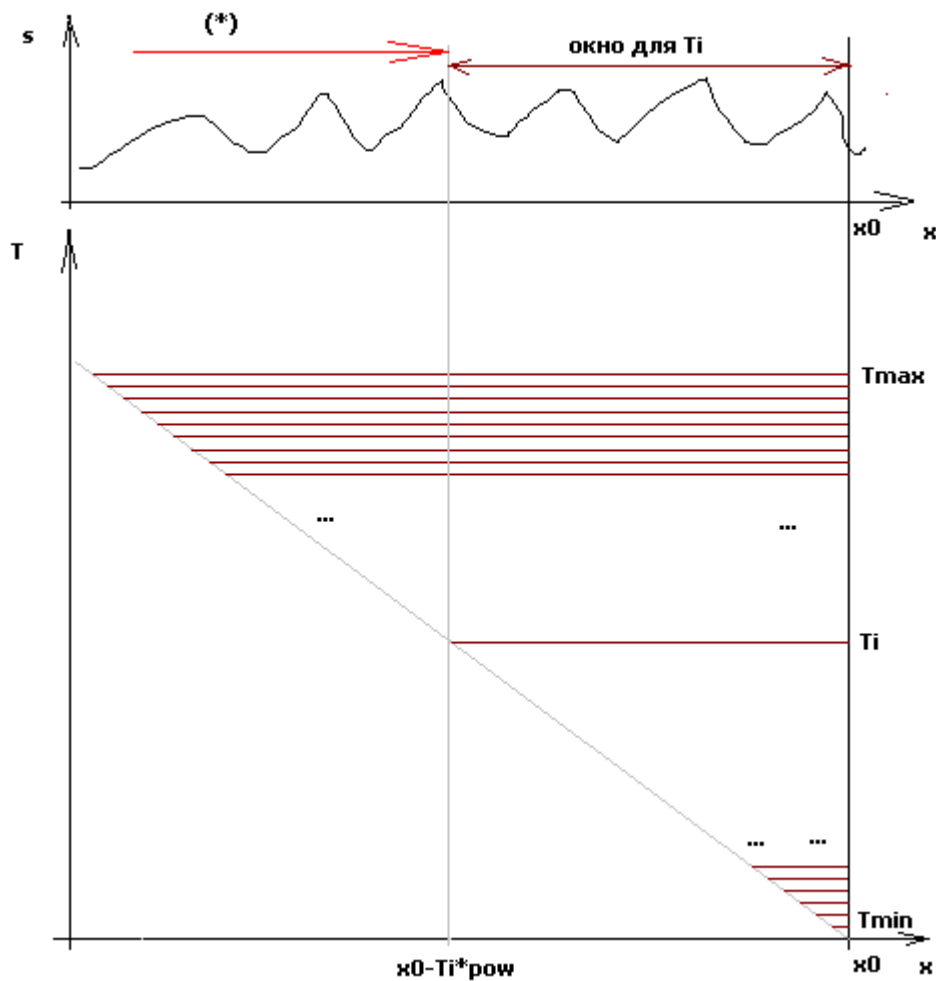
## Спектр и временная локализация гармоник

Одним из ключевых моментов метода является способ временного расположения гармоник в сигнале.

Спектр строится не для всего сигнала целиком, а для некоторого его «треугольного среза», суть которого в следующем:

Вводится константа, обозначающая «количество периодов на гармонику» ( $row$ ), фиксируется точка времени, в которой будет строиться спектр ( $x_0$ ).

Изображение треугольного среза:



$s$  – сигнал

$T$  — период

$x$  – время

$x_0$  – точка времени, в которой будет строиться спектр

$\text{row}$  – количество периодов на гармонику

$T_i$  – период  $i$ -той гармоники

$T_{\min}$ ,  $T_{\max}$  – минимальный и максимальный периоды

$(*)$  - область игнорирования гармоник с периодом меньше  $T_i$

Далее  $[x_0 - \text{row} \cdot T, x_0]$  буду называть окном (гармоники), а «количество периодов на гармонику» - «периодов на окно» или  $\text{row}$  (Periods On Window).

Таким образом, спектр всегда имеет следующие 2 параметра:

1.  $x_0$  – временная точка построения спектра
2.  $\text{row}$  – количество периодов на гармонику — параметр временной локализации гармоники

Спектр — это представление сигнала в периодной (частотной) области *для треугольного среза сигнала*.

То есть некоторый другой сигнал, ставящий в соответствие периоду гармоники — амплитуду и фазу (представленные, например, парой  $A, P$  или одним комплексным числом) гармоники. То есть это пара {амплитудно — периодная характеристика, фазо — периодная характеристика} для треугольного среза сигнала.

На рисунке область времени обозначенная (\*) - это область, в которой гармонические составляющие с периодом выше некоторого  $T_i$  — игнорируются. Эта область приводит к искажениям спектра на БОЛЬШИХ периодах (при применении метода), пока сильно не анализировал характер этих искажений и не задумывался, как их можно анулировать/компенсировать, просто отметил для себя что они есть.

На данный момент не смогу предоставить никаких математических обоснований, почему все устроено именно так а не иначе, все это выведено эмпирическим путем, а я не математик.

## Преобразование сигнала в спектральный отклик

Оговорка: спектральный отклик сигнала и спектр — разные вещи.

Под воздействием магнитных бурь на солнце, изменчивости приливов и отливов мирового океана, перепадов температур погоды и других факторов, связанных со словом «периодичность» было найдено следующее (чудесное) преобразование, принимающее на вход треугольный срез сигнала и выдающее некоторый спектральный отклик.

Чудесность чудесного преобразования (ЧП) заключается в следующем:

1. Форма спектрального отклика зависит от состава и параметров гармоник в сигнале
2. ЧП игнорирует не-гармоническую составляющую сигнала. То есть спектральный отклик сигнала равен спектральному отклику сигнала плюс любая не-гармоническая составляющая.
3. ЧП есть линейное преобразование. То есть сумма ЧП нескольких сигналов равна ЧП суммы этих сигналов

ЧП назвать какнибудь по нормальному

Не-гармоническая составляющая — это нелинейность в сигнале, которая при аппроксимации сигнала методами нелинейной оптимизации скорее приведет к полиному некоторой, относительно большой степени, чем к набору гармоник. Степень полинома — порядка row для окна треугольного среза.

Далее приведу несколько сигналов и их спектральный отклик

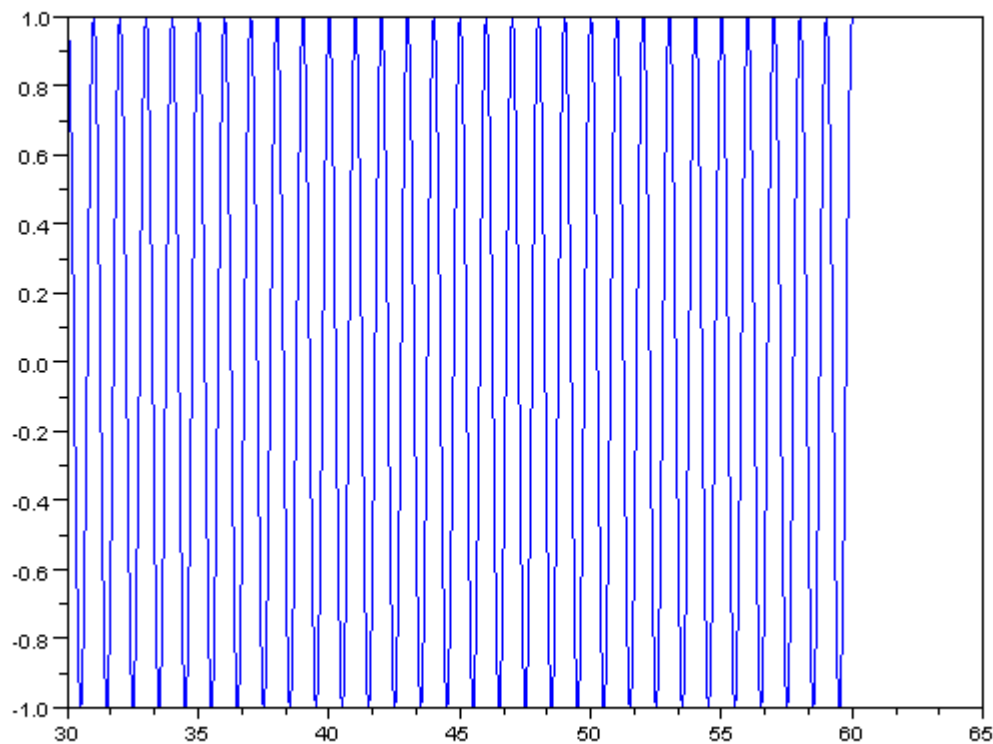
Для начала — эталонная гармоника

$$s(x) = A \cdot \cos(2 \cdot \pi \cdot (x - x_0) / T + P) ;$$

$$A=1; T=1; P=0;$$

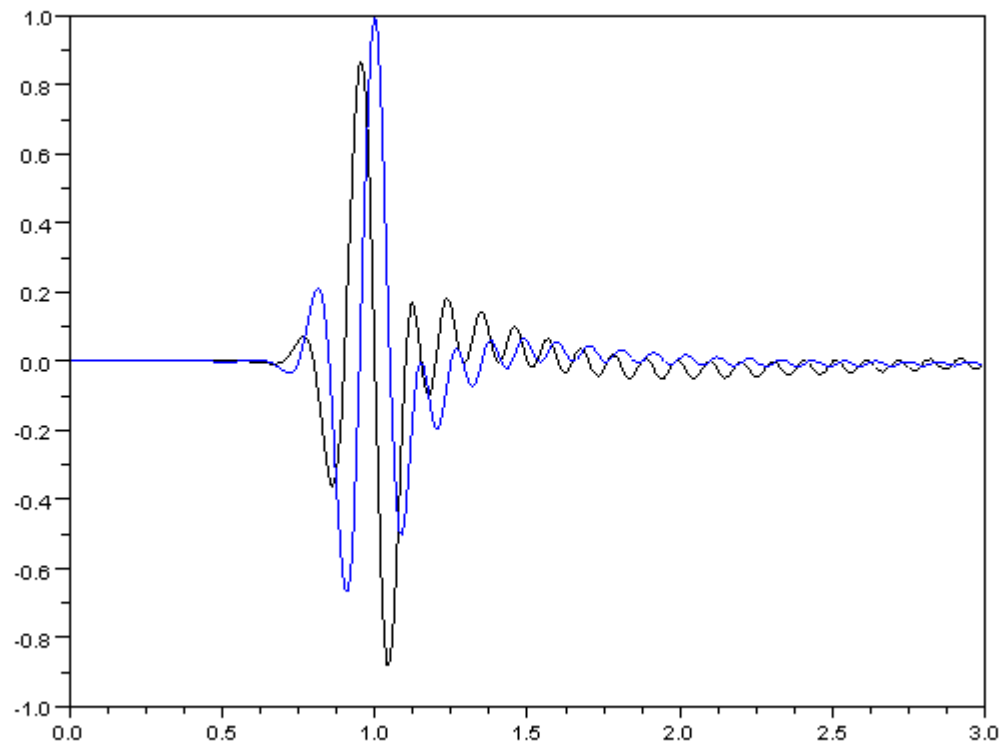
$$x_0=60$$

Сам сигнал выглядит так



( Почему диапазон времени [30-60]? 60 — это  $x_0$ , выбрано произвольно. Диапазон [30, 60] соответствует максимальному анализируемому периоду  $T_{\max} = (60-30)/(T_0 \cdot \text{row}) = 3$  — это правый предел периода спектрального отклика).

Вот отклик для row=10



по горизонтали период, по вертикали реальная(синяя) и мнимая(черная) части спектра.

При изменении амплитуды (A) гармоники сигнала — спектр соответственно изменяется по амплитуде.

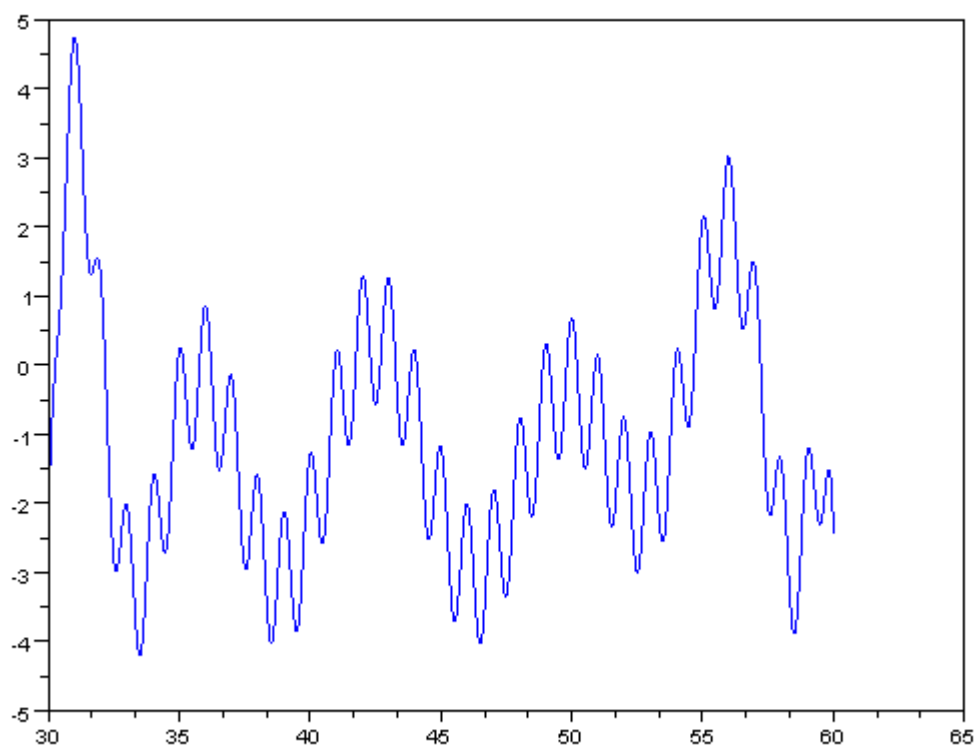
При изменении фазы (P) гармоники сигнала — спектр соответственно изменяется по фазе.

При изменении периода (T) гармоники сигнала — спектр соответственно изменяется по периоду.

Теперь гармоника с полиномом

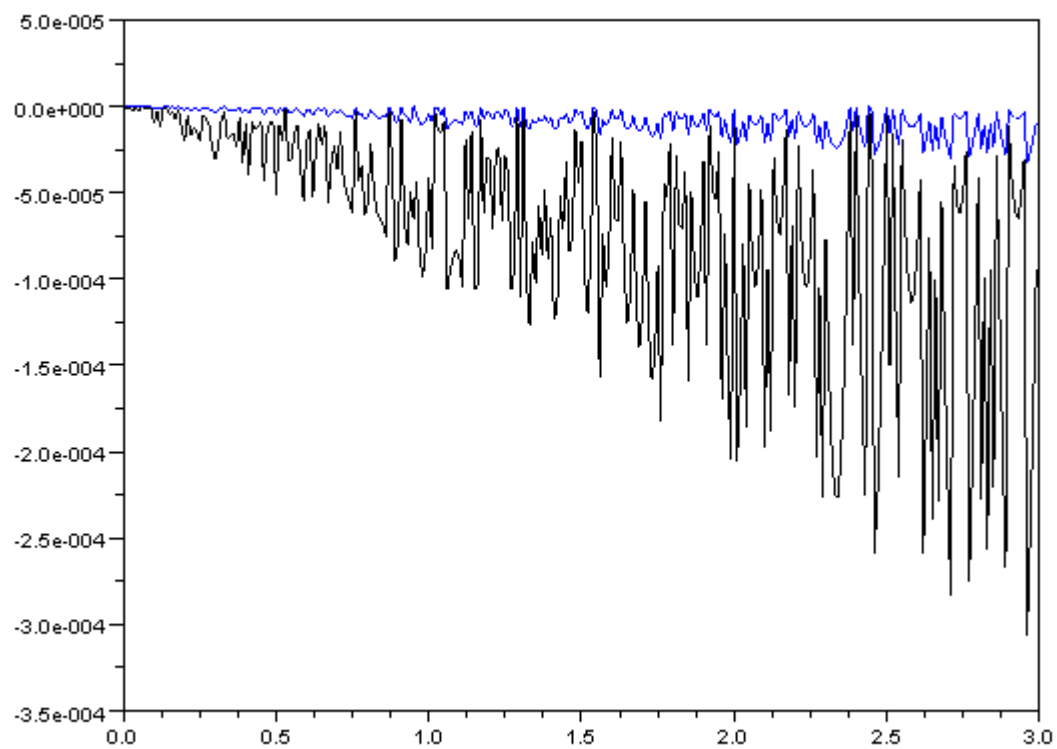
$$s(x) = A \cdot \cos(2 \cdot \pi \cdot (x - x_0) / T + P) + \text{poly15};$$

poly15 – полином 15 степени, коэффициенты сгенерировал рандомом



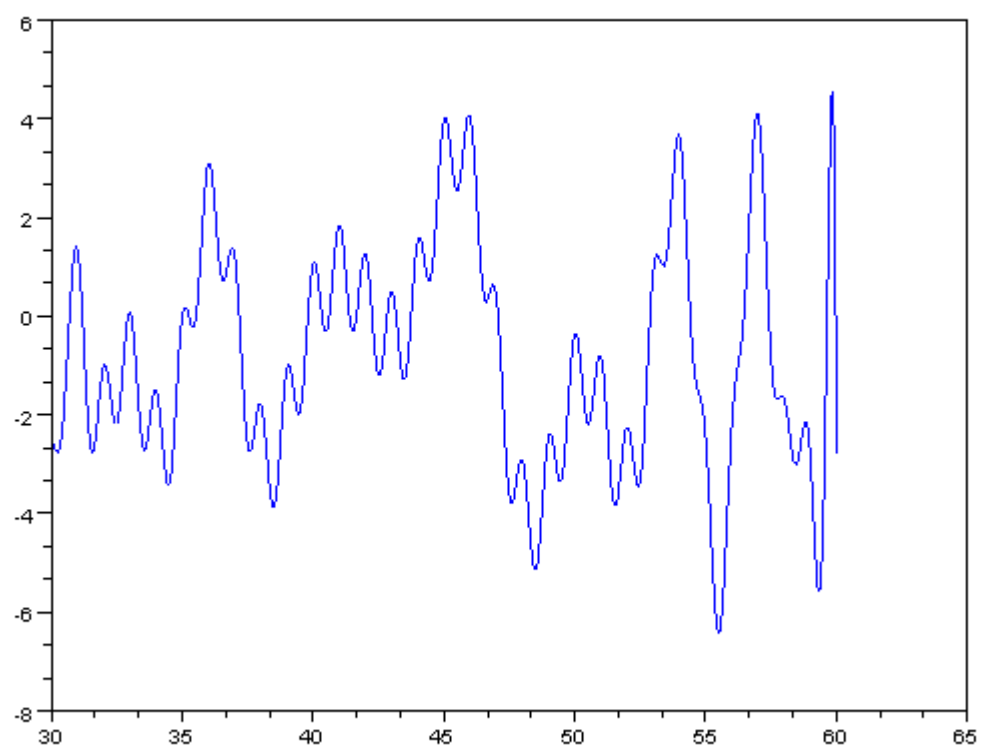
это сигнал, по горизонтали время

сам отклик такой же, как и для предыдущего сигнала, отличается лишь погрешностями машинных расчетов (при увеличении точности числа будет уменьшаться) и погрешностями происходящими из дискретности сигнала (при уменьшении шага дискретизации будет уменьшаться), вот разница:



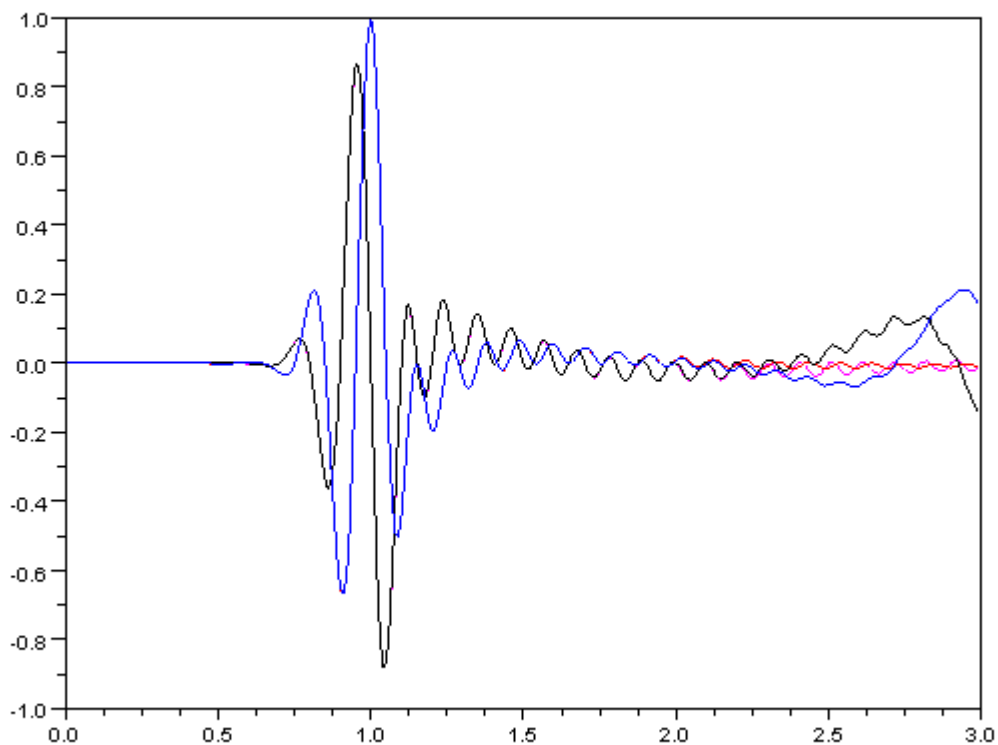
синим — разница реальной части, черным — мнимой. Видно, что различие не более минус3 порядка.

Вот сигнал с такой же гармоникой, но с более «агрессивным» полиномом 29 степени



и разница спектрального отклика с первым (без полинома) сигналом





малиновым и красным — без полинома, синим и черным — с полиномом.

Видно, что очень схоже в области  $T_0=1$ . На бОльших периодах начинаются отклонения, вызванные наличием гармонических компонент в полиноме.

-----

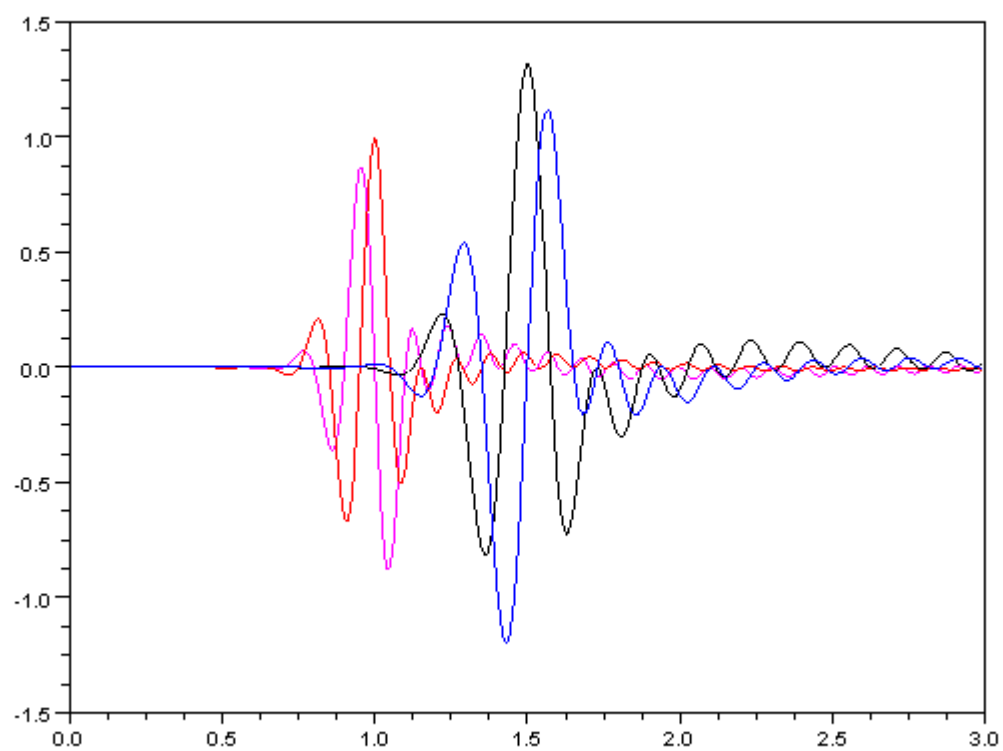
Линейность ЧП показывать не стану, просто скажу что это так.

Не, всетаки покажу. Возьму 2 гармоники, построю отклик одной, отклик другой, отклик суммы. Затем сравню отклик суммы и сумму откликов.

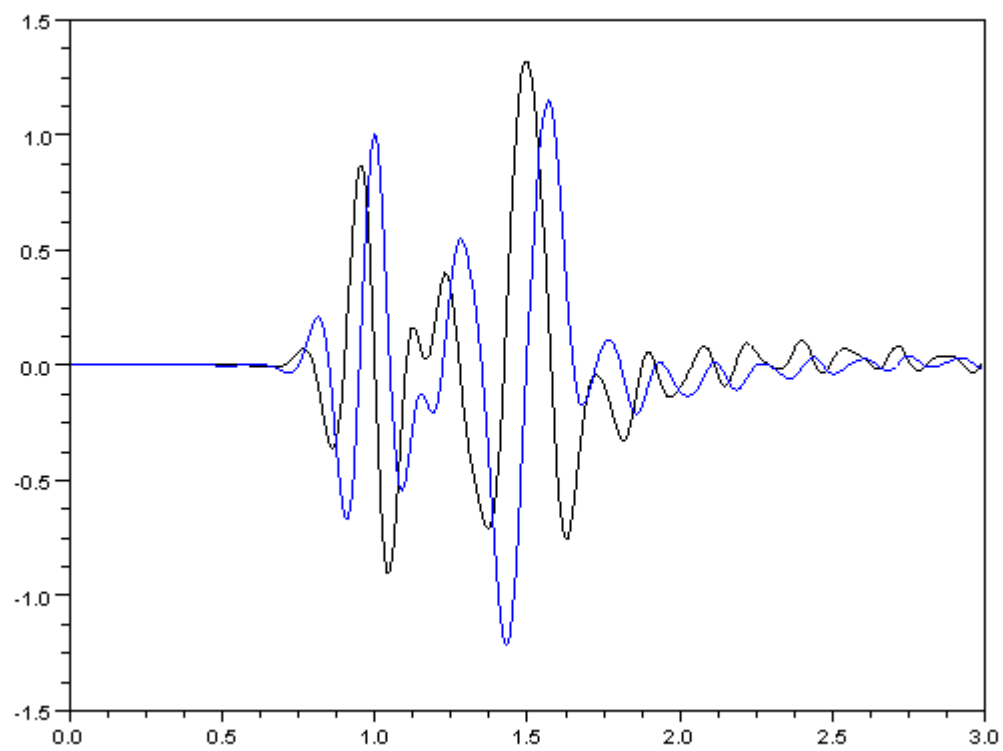
Гармоника1:  $1 \cdot \cos(2 \cdot \pi \cdot (x - x_0) / 1 + 0)$

Гармоника2:  $1.32 \cdot \cos(2 \cdot \pi \cdot (x - x_0) / 1.5 + \pi / 2)$

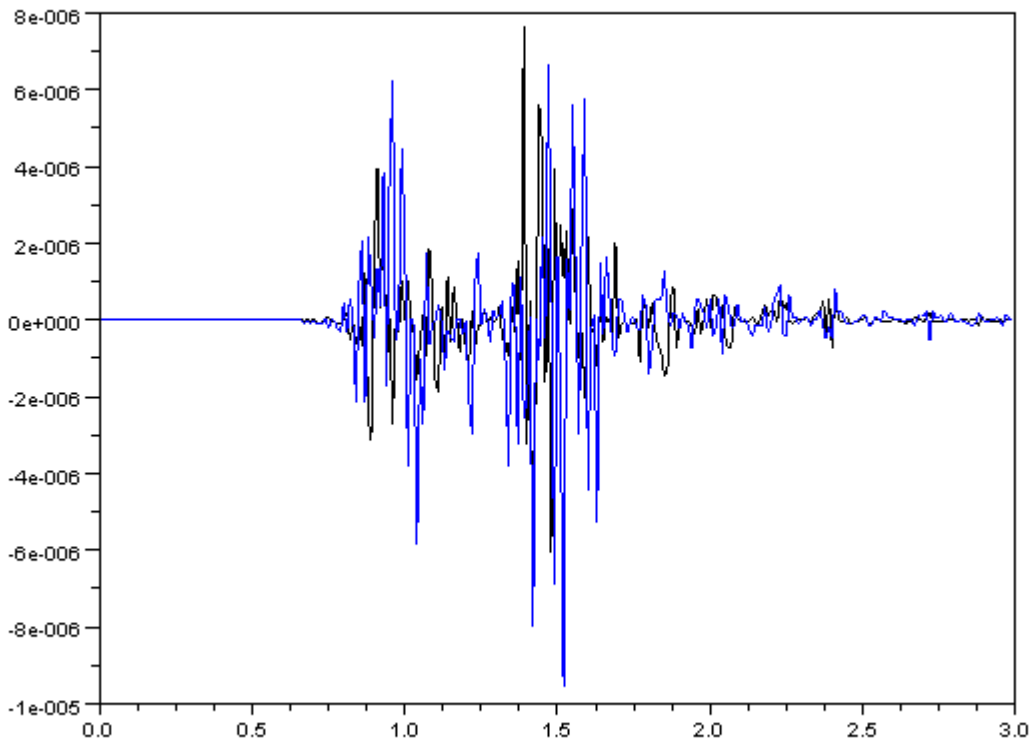
Далее на картинке отклик первой гармоники — малиновый красный, второй — синий черный



теперь отклик суммы этих двух гармоник



а теперь сложу 2 отклика двух гармоник (из первой картинке) и вычту отклик суммы двух гармоник (из второй картинке) и посмотрю разницу:



Разница не более минус5 порядка — это погрешность численных расчетов.

## Отклик эталона

Эталонная гармоника это

$$s(x) = A0 \cdot \cos(2 \cdot \pi \cdot (x - x0) / T0 + P0);$$

Спектральный отклик эталонной гармоники — это комплексная величина, зависящая от  $A0$ ,  $T0$ ,  $P0$  и переменная по периоду, назову  $T$ . То есть

$$E(T, T0, P0, A0)$$

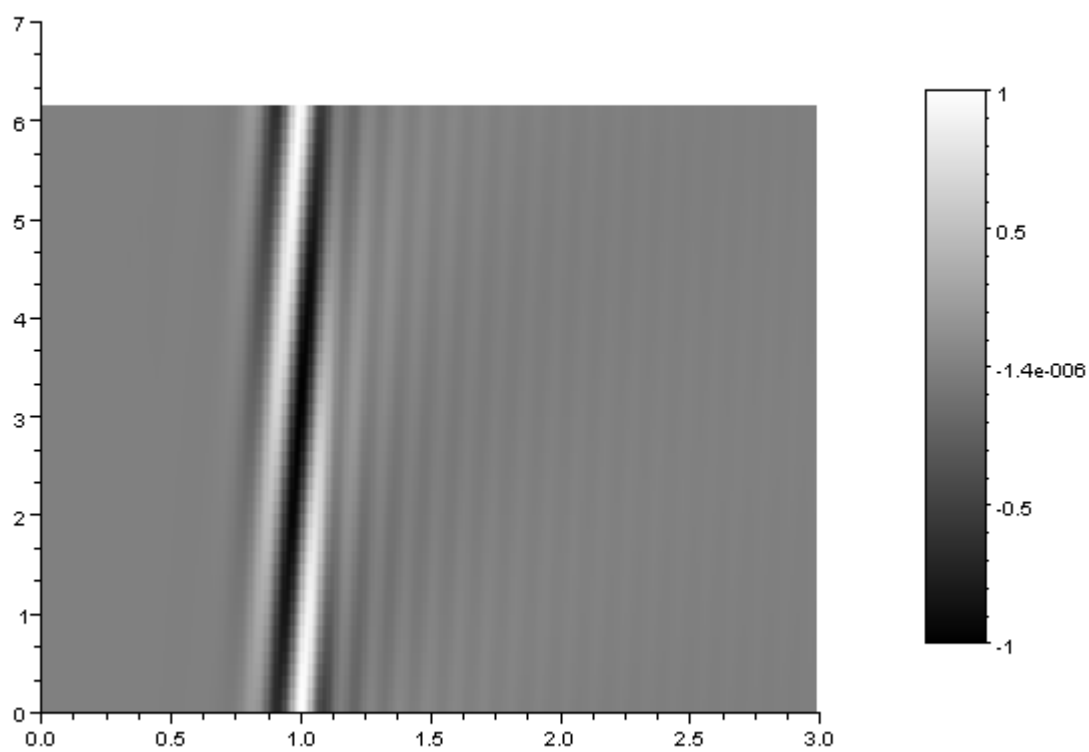
В предыдущем разделе я брал  $A0$ ,  $T0$ ,  $P0$  константами. Теперь приведу отклик эталона для переменного  $P0$ .

Приведу его в 3 видах:

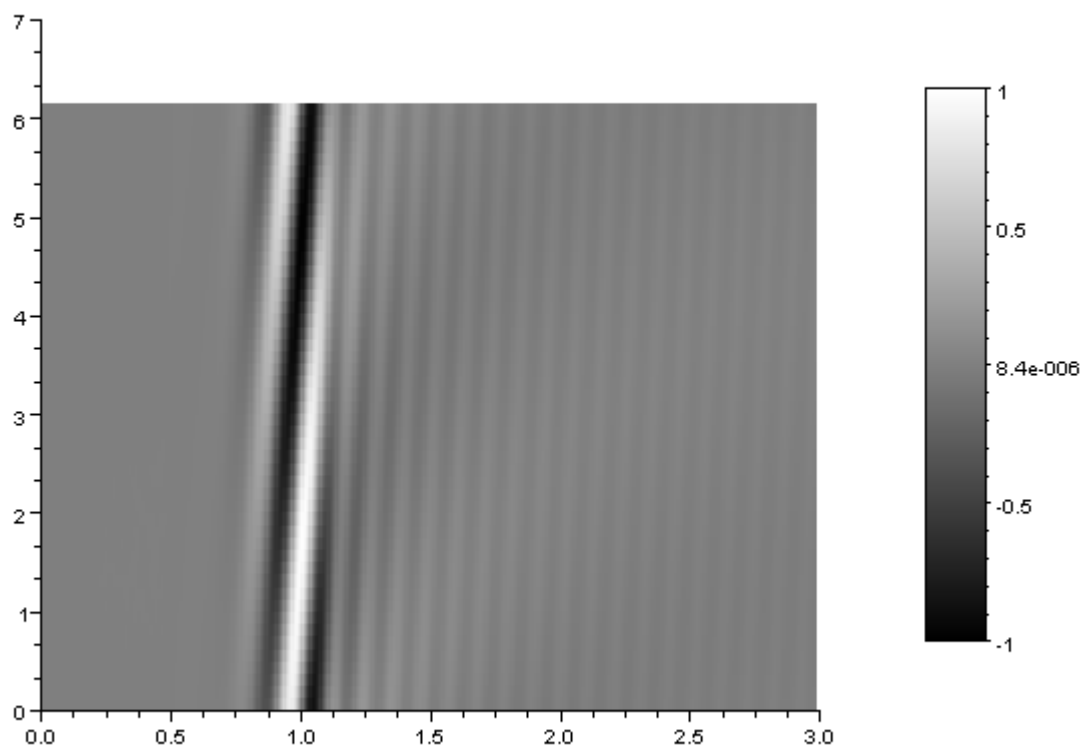
1. в виде реальной и мнимой частей комплексного значения
2. в виде амплитуды и фазы

3. в виде плоской проекции амплитуды по переменной фазе

Реальная часть:

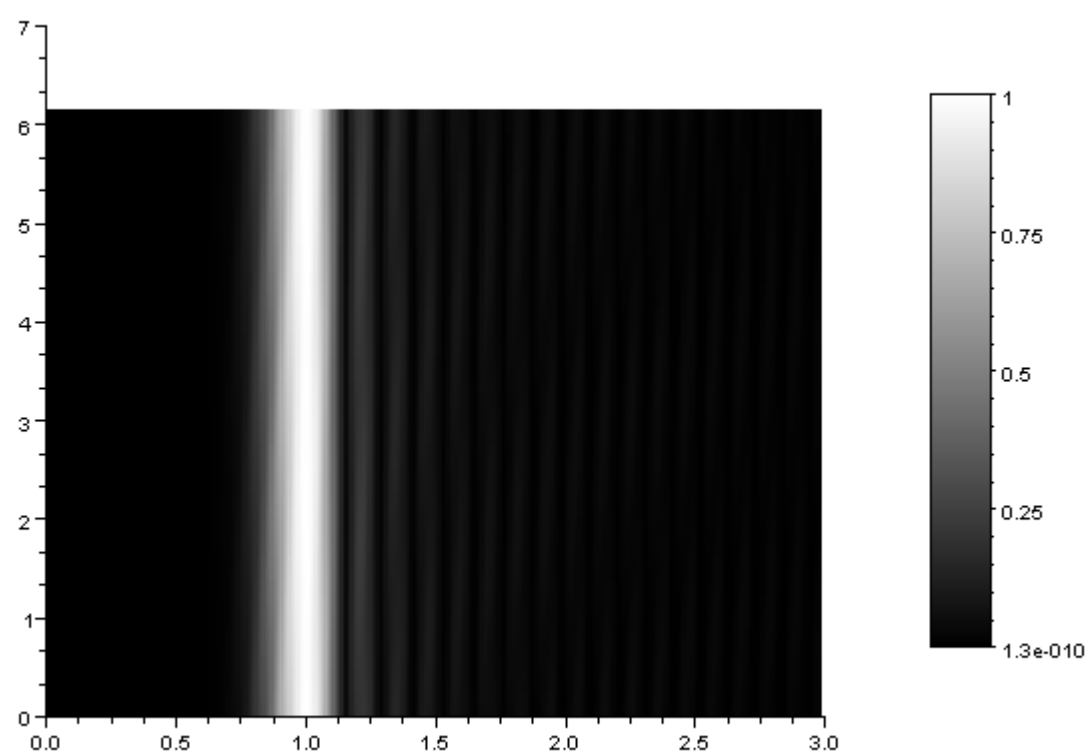


мнимая:

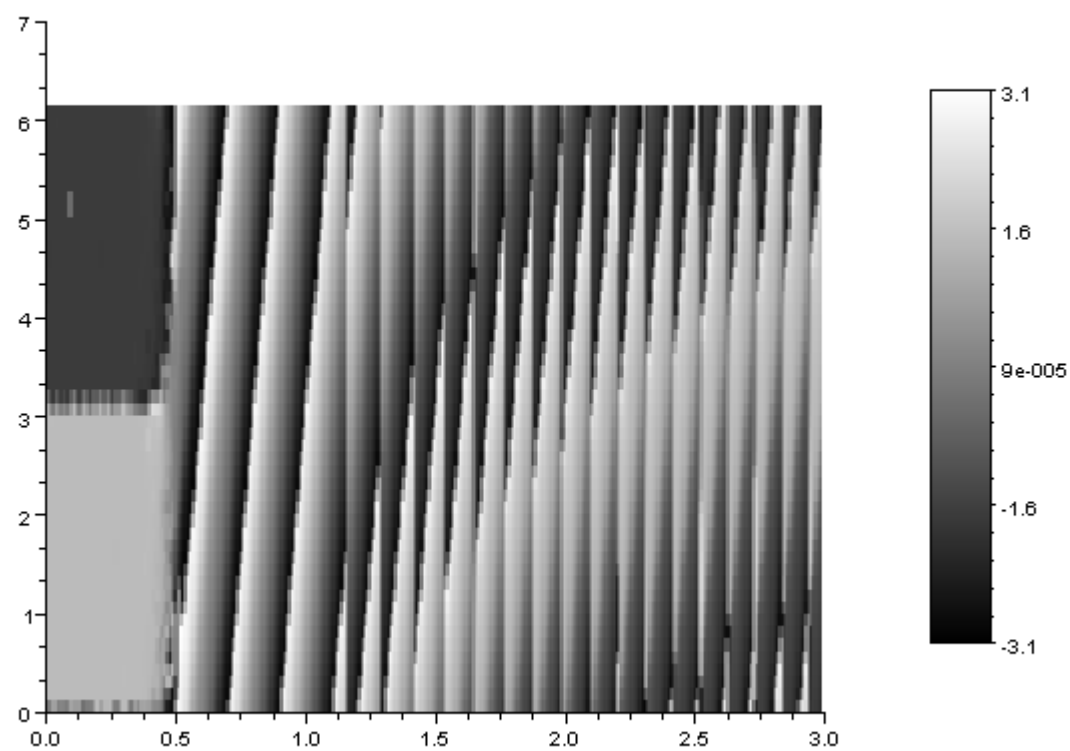


Тут по вертикали —  $P_0$  эталонной гармоники (от 0 до  $2\pi$ ), по горизонтали — период  $T$  отклика, цвет — величина.

Теперь тоже самое но в виде амплитуды и фазы  
амплитуда отклика:

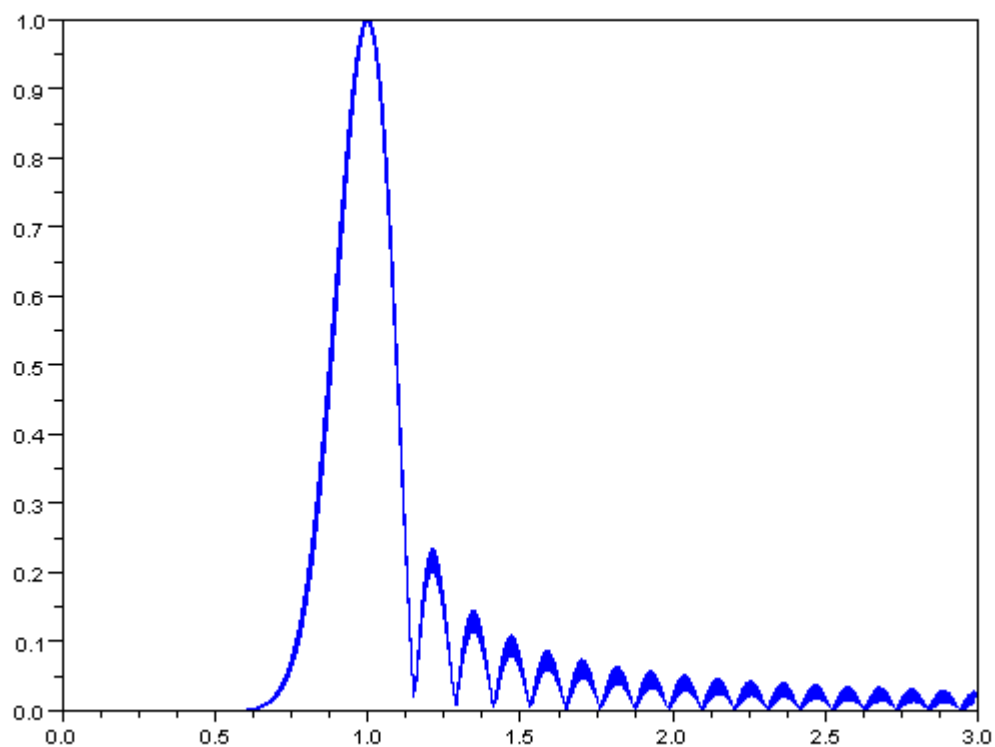


фаза отклика:



Теперь тоже самое в виде плоской проекции амплитуды по переменной фазе





Вот были 3 различных отображения одного и того же отклика. Думаю так будет понятно, какую форму он имеет.

Линейное изменение  $T_0$  приводит к линейному растяжению/сжатию отклика по  $T$ . Аналогично линейное изменение  $A_0$  приводит к линейному растяжению/сжатию отклика по амплитуде.

Оговорка относительно использования  $x_0$  в гармонике.

Почему эталонная гармоника выбрана в виде  $s(x) = A \cdot \cos(2\pi \cdot (x - x_0) / T + P)$  ;

а не  $s(x) = A \cdot \cos(2\pi \cdot x / T + P)$  ;

Потому что тогда  $P$  (начальная фаза) относится к  $x_0$  а не к  $0$ , и это очень сильно смягчает динамику  $P$  относительно динамики  $T$  (сводит ее на нет в точке  $x_0$ ). Динамика  $P$ , относящегося к  $0$  относительно динамики  $T$  зависит от  $x$  (фактически  $\Delta P = -2\pi \cdot x / \Delta T$ ) и при больших  $x$  — она просто бешеная.

Тут еще показать параметричность ЧП и соответствующие изменения отклика

## Параметричность ЧП

Параметрами ЧП являются:

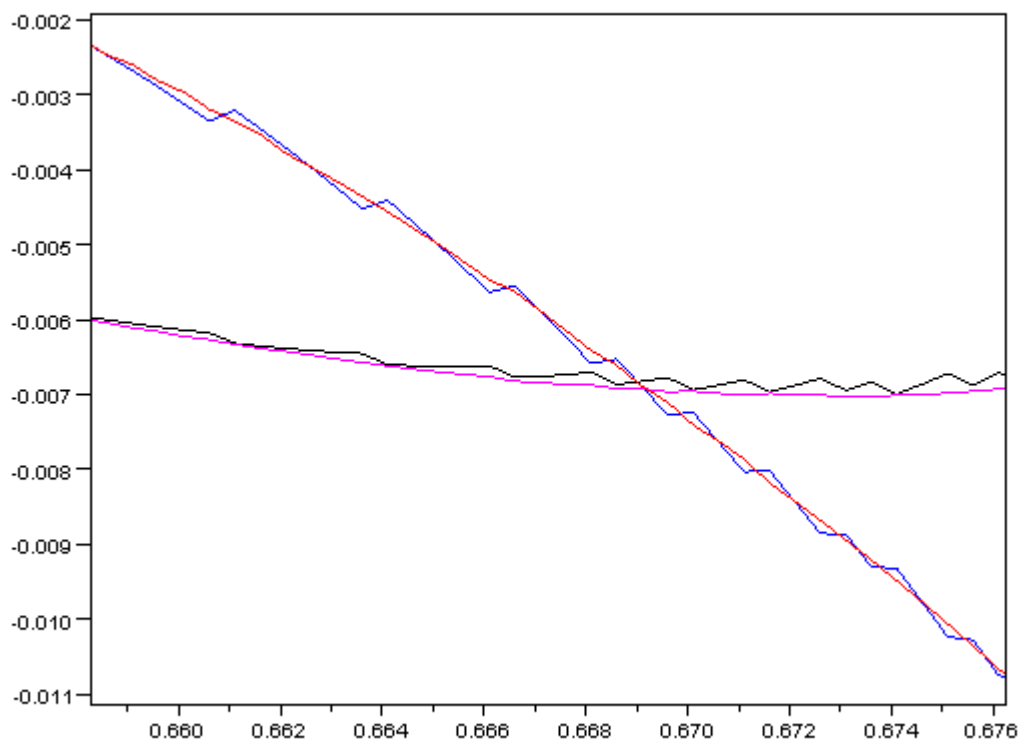
1. Дискрет отсчетов сигнала на треугольное окно
2. row – периодов гармоник на окно треугольного среза
3. Количество нелинейности для игнорирования

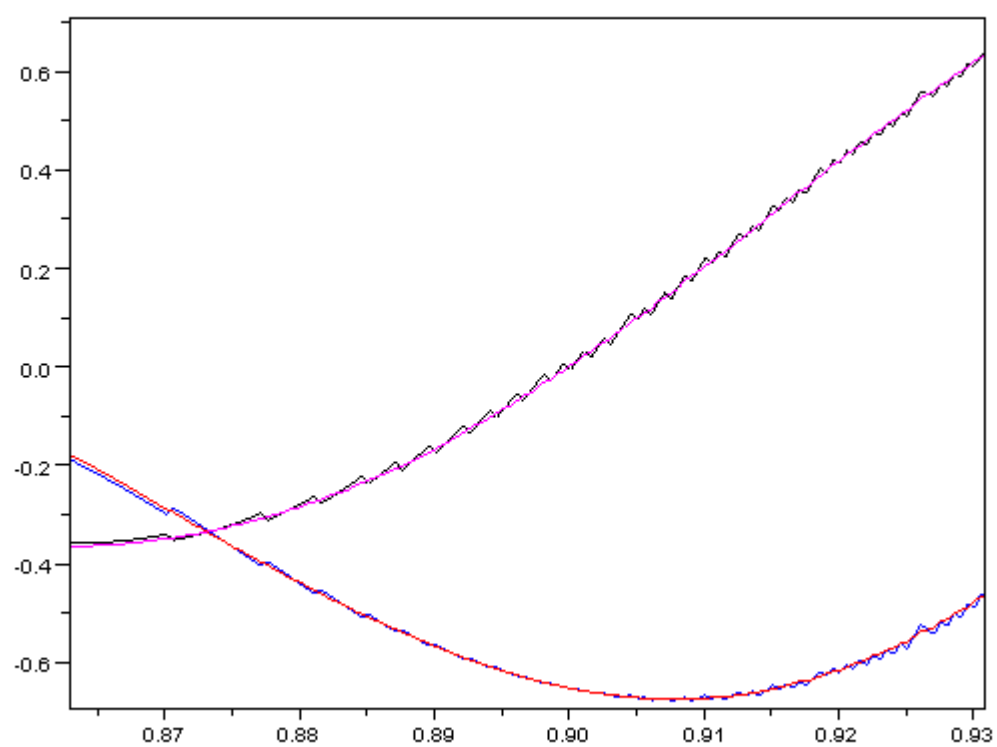
Рассмотрю их поштучно

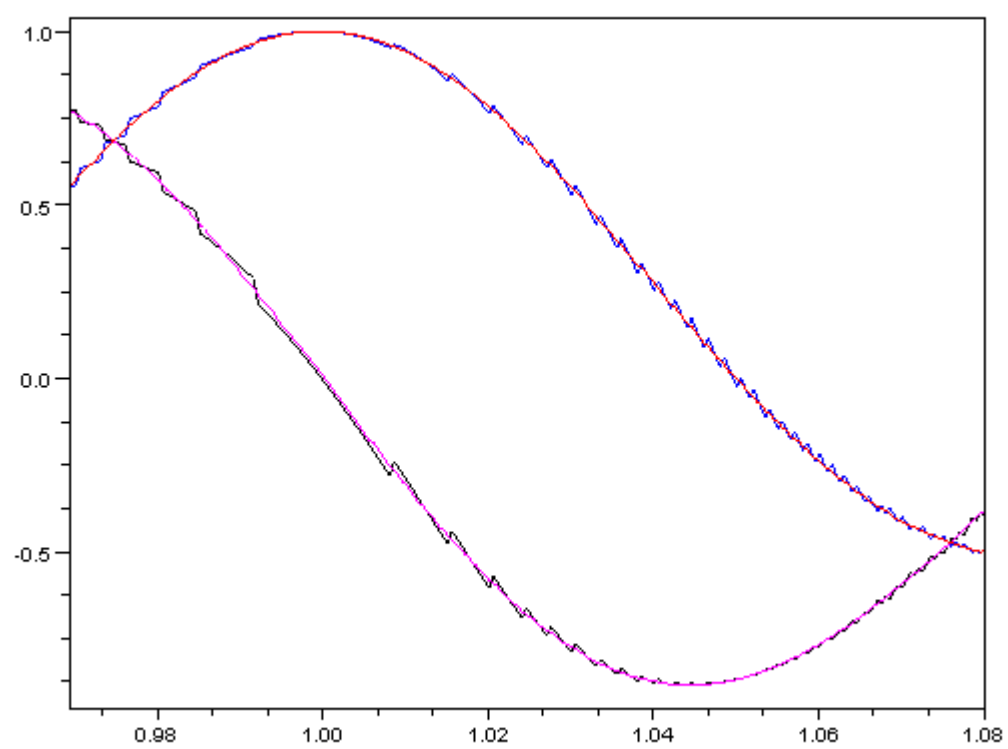
### ***Дискрет отсчетов сигнала на треугольное окно***

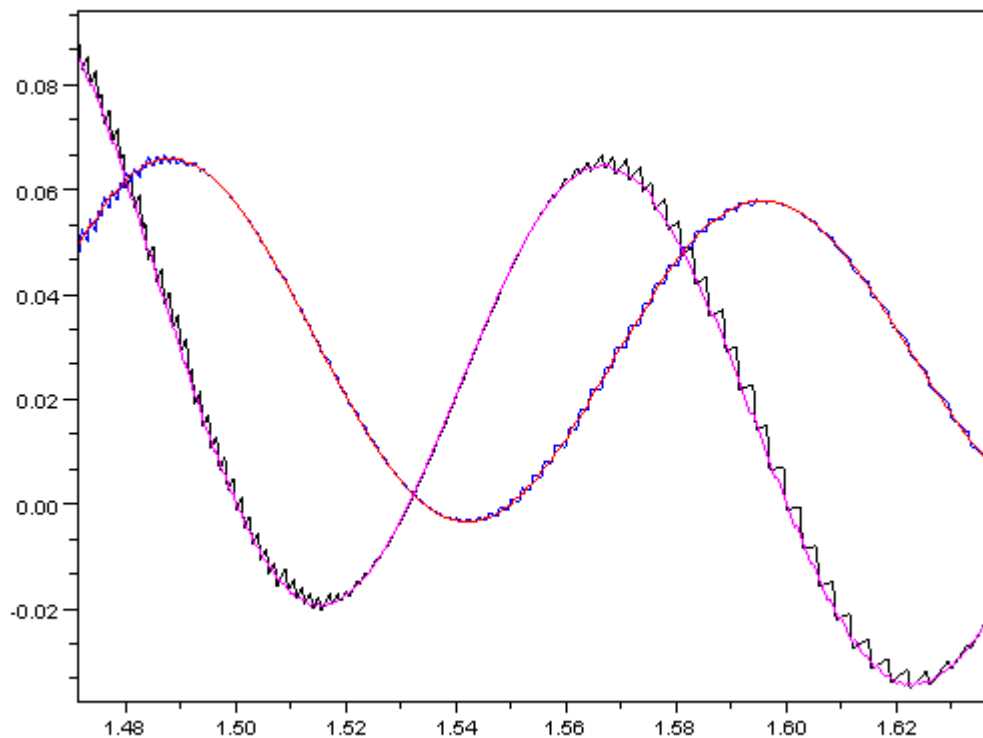
Дискрет отсчетов сигнала, он же sop (Samples On Period) – количество отсчетов сигнала на один период гармоник (для окна треугольного среза).

При увеличении sop увеличивается точность расчета отклика. На картинках несколько фрагментов отклика черным синим — для sop=100, малиновым красным — для sop=500









Хочу отметить, что для увеличения  $\text{sor}$  (а следовательно, для уменьшения ошибки) вовсе не обязательно требовать увеличения  $\text{sample rate}$  самого исходного сигнала. Отлично себя показал способ когда сигнал интерполируется сплайнами и дискретизуется для бОльшего  $\text{sample rate}$  и соответственно увеличивается  $\text{sor}$ . Искажения спектрального отклика, вносимые сплайн-интерполяцией и передискретизацией настолько малы что засеч их не удалось (их порядок не превосходит порядка погрешности численных расчетов).

(Ошибку этого типа можно уменьшить не только увеличением  $\text{sor}$ , но еще сдвигом дискрета окна треугольного среза с последующим суммированием (мат ожидание ошибки=0, будет гаситься суммой), это отдельная песня, пока сильно не раскапывал в силу более приоритетных проблем, просто отметил для себя).

### ***row – периодов гармоник на окно треугольного среза***

Этот параметр регулирует разрешающую способность ЧП.

Увеличение  $\text{row}$  приводит к более сжатому отклику по периоду относительно  $T_0$ .

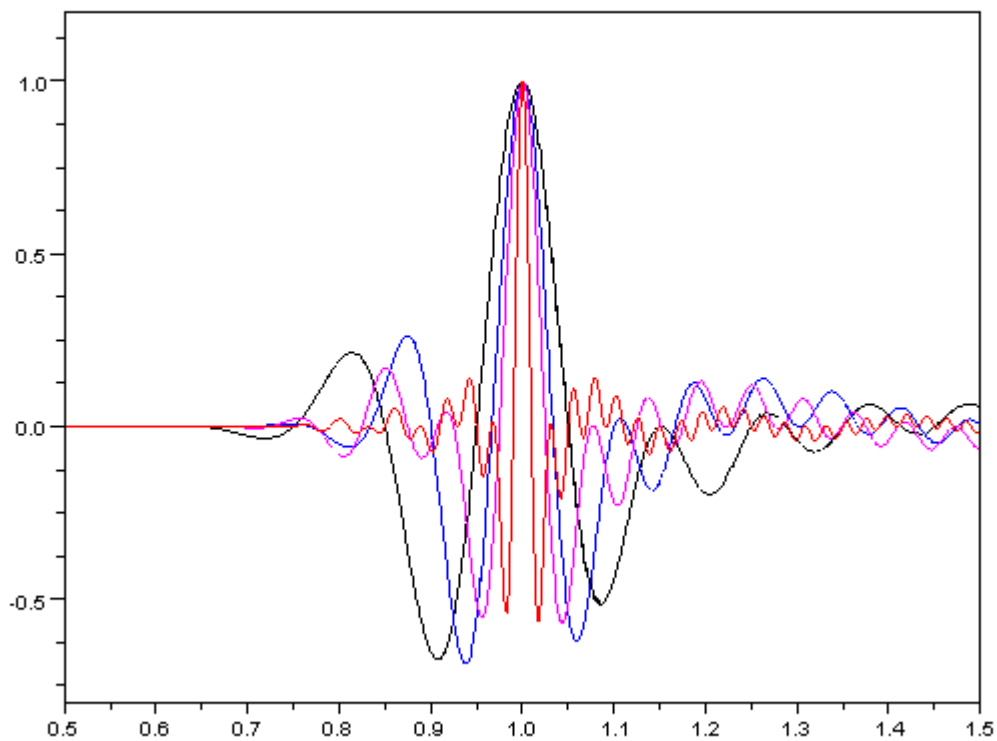
Увеличение  $\text{row}$  приводит к выделению гармоник из сигнала из бОльших интервалах времени — тоест уменьшает восприимчивость метода к динамичности изменения гармоник в сигнале со временем. Тоест если в сигнале параметры гармоник меняются быстро, то увеличение  $\text{row}$

приведет к худшим результатам.

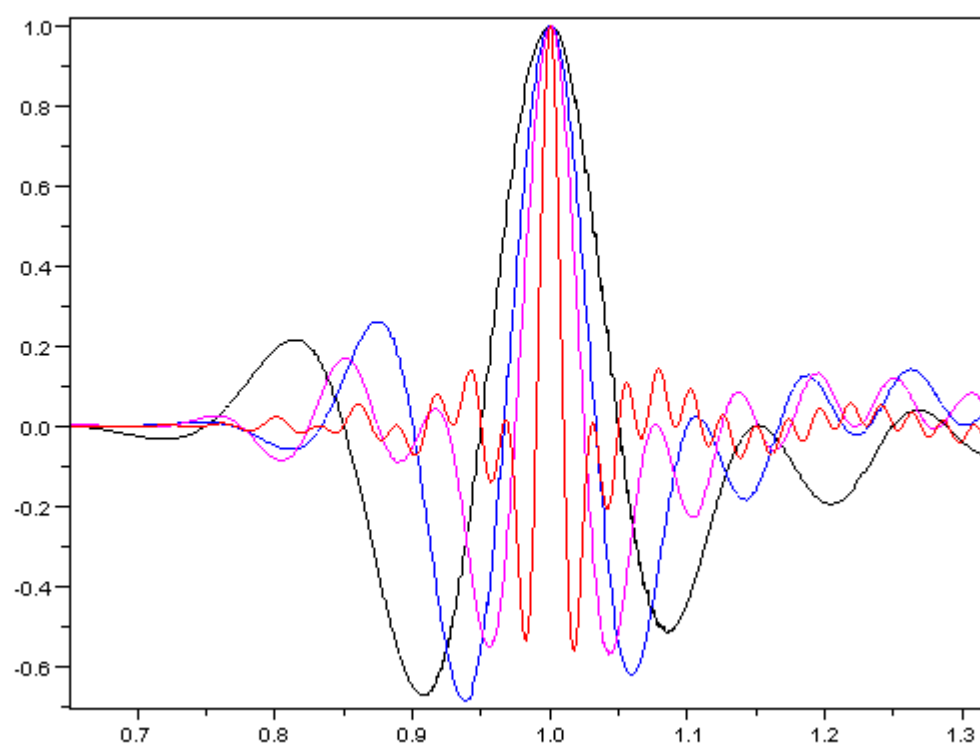
Увеличение row приводит к бОльшим флуктуациям отклика, это тоже фактор...

Поэтому для row надо выбирать некоторую «золотую середину» такую, чтобы гармоники в сигнале не успевали сильно измениться (в окне треугольного среза), чтобы получить разрешение побольше и чтобы флуктуаций отклика было поменьше.

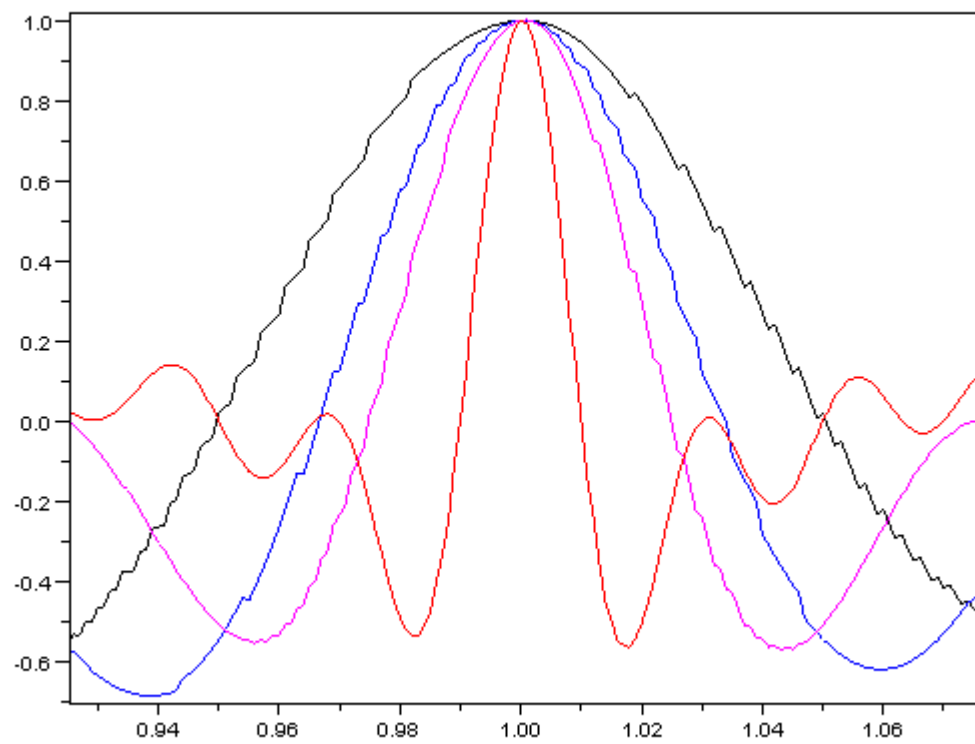
Далее на картинке реальная часть отклика для row=10, 15, 20, 50 (черный синий малиновый красный соответственно)



чуть увеличу серидину



чуть увеличу серидину



Тут, кстати, хорошо видно помеху малого  $\text{sor}...$



## Количество нелинейности для игнорирования

Этот параметр влияет на то, какое количество не-гармоничности в сигнале будет игнорироваться.

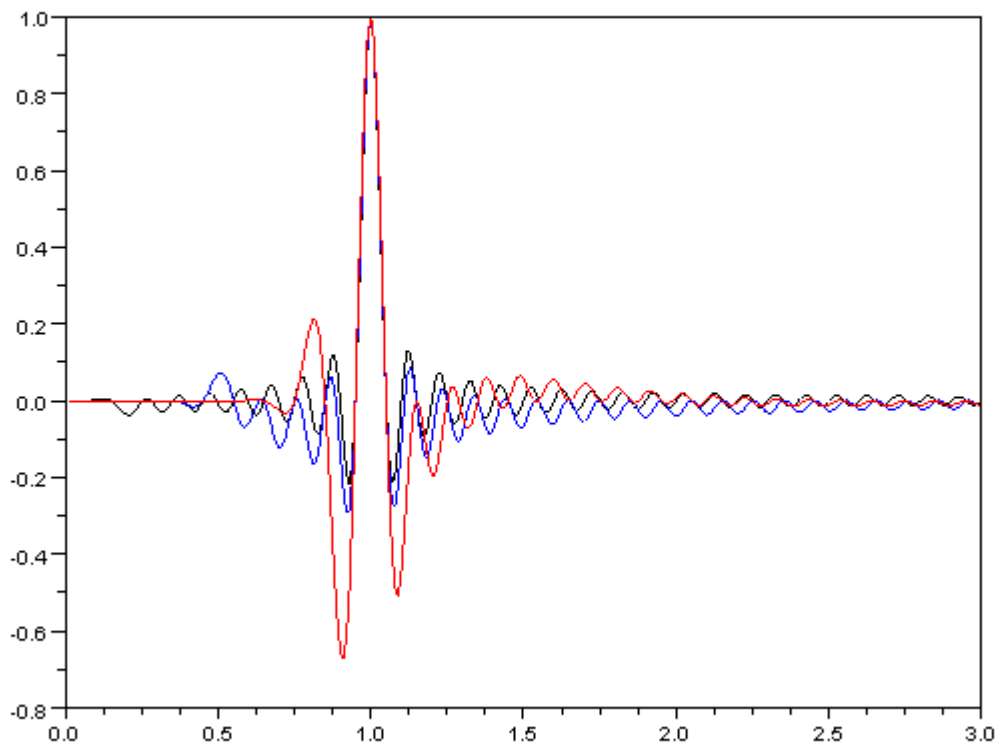
Например, при значении 0 - любой сигнал будет рассматриваться как гармонический, то есть если сигнал будет например  $s(x) = x$ ; то он приведется к гармонике с очень большим периодом и фазой  $0 = -\pi/2$  (такой косинус близок к прямой  $s(x) = x$  в окрестности  $x_0$ ).

При увеличении этого параметра будет увеличиваться количество не-гармоничности, проигнорированное при построении отклика.

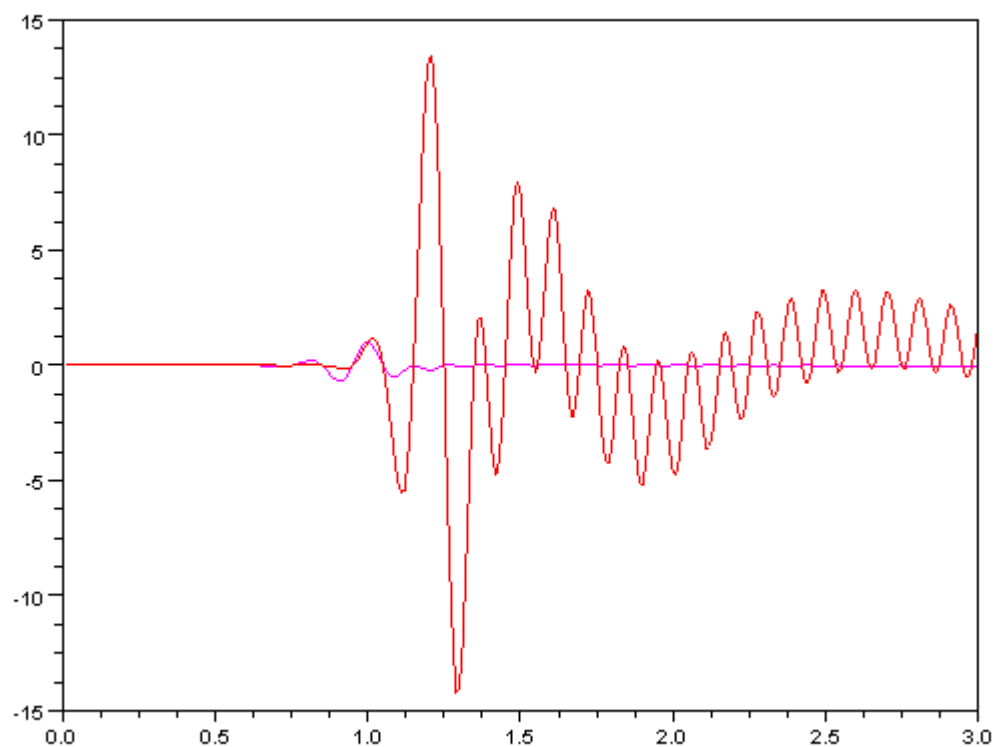
Этот параметр влияет на "размазанность отклика" по периоду относительно  $T_0$ .

При увеличении этого параметра сильно возрастает трудоемкость расчета отклика.

Далее на картинке отклики с параметром равным 0.5, 1.5, 2.5 (черный синий красный соответственно)



У этого параметра есть некий верхний предел, выше которого ЧП начинает «грезить» нелинейностями - теряется свойство линейности преобразования, ЧП начинает выдавать, хоть и красивый и ровный, но мусор. Далее на картинке отклики для значений 2.5(малиновый) и 3.5(красный)



## Построение спектра из спектрального отклика

Казалось бы — нет ничего проще...

Итак, есть спектральный отклик некоего сигнала, есть спектральный отклик эталонной гармоники. Нужно разложить отклик сигнала по базису откликов эталона (ведь ЧП — линейный оператор), коэффициенты такого разложения (амплитуды и фазы для переменного периода) будут представлять спектр сигнала, который уже можно переводить обратно в сигнал.

Продолжение следует

