Министерство образования и науки Российской Федерации

ФЕДЕРАЛЬНОЕ ГОСУДАРСТВЕННОЕ БЮДЖЕТНОЕ ОБРАЗОВАТЕЛЬНОЕ УЧРЕЖДЕНИЕ ВЫСШЕГО ОБРАЗОВАНИЯ «САРАТОВСКИЙ НАЦИОНАЛЬНЫЙ ИССЛЕДОВАТЕЛЬСКИЙ ГОСУДАРСТВЕННЫЙ УНИВЕРСИТЕТ

ИМЕНИ Н.Г.ЧЕРНЫШЕВСКОГО»

Кафедра информатики и программирования

ЭМПИРИЧЕСКАЯ ДЕКОМПОЗИЦИЯ МОД

КУРСОВАЯ РАБОТА

Оглавление

- 1. Методы анализа нестационарных сигналов
- 1.1 Основные понятия
- 1.2 Различные методы декомпозиции данных
- 1.2.1 Преобразование Фурье
- 1.2.2 Спектрограмма
- 1.2.3 Вейвлет-преобразование
- 1.3 Метод эмпирической модовой декомпозиции
- 1.4 Алгоритм эмпирической модовой декомпозиции
- 1.4.1 Условие остановки алгоритма
- 1.5 Задача интерполяции
- 1.5.1 Интерполяция кубическими сплайнами

Введение

В современном мире специалистам практически в любой отрасли рано или поздно приходится сталкиваться с анализом данных предоставленных каким-либо процессом. Но на любой процесс могут воздействовать внешние, искажающие факторы. Таким образом, рассматривая данные, в виде графика или числовых значений, мы всегда должны помнить, что перед нами результат, отражающий взаимодействие множества разнообразных процессов.

Анализировать такие искажённые данные довольно сложно, а зачастую очень важно дать наиболее точный прогноз относительно какого-либо события основываясь непосредственно на предоставленных данных, отсюда и вытекает желание разделить наблюдаемый процесс на составляющие компоненты и анализировать каждую из них по отдельности. Изучая вклад каждой из таких компонент в исследуемый процесс, можно составить более четкую картину происходящего и повысить точность прогноза.

Целью данной работы будет ознакомиться с методом эмпирической декомпозиции мод и альтернативными методами разделения имеющихся данных на составные части, а так же реализовать соответствующий алгоритм и провести тесты.

Методы анализа нестационарных сигналов

Традиционные методы анализа данных, как правило, предназначены для линейных и стационарных сигналов. Но многие естественные физические процессы в той или иной мере являются нелинейными и нестационарными, поэтому в последние десятилетия начали активно развиваться методы анализа нестационарных данных, такие как вейвлетный анализ, спектрограмма и преобразование Гильберта-Хуанга.

Основные понятия

Формально, термин «декомпозиция» означает разделение чего-либо на составные части, но в областях, связанных с анализом различных сигналов, последовательностей или процессов, этот термин предполагает более широкое значение. Под декомпозицией стоит понимать разложение не на реальные составляющие, входящие непосредственно в исходные данные, а на приближенные функции, которые не присутствовали в процессе формирования этих исходных данных. Такие, искусственным образом полученные, функции, не смотря на их происхождение, позволяют произвести более точный и глубокий анализ.

Нестационарные сигналы – сигналы, характер которых изменяется с течением времени.

Огибающая сигнала — функция, построенная по некоторым характерным точкам данного сигнала. В ходе данной работы, для построения огибающих, будут выбраны точки максимума и минимума сигнала.

Сплайн – отрезок, часть чего-либо.

Главное условие интерполяции (ГУИ) — построенная приближающая функция g(x) должна совпадать во всех узлах с исходной функцией f.

Различные методы декомпозиции данных

На сегодняшний день существует большое количество методов декомпозиции анализируемых данных. Они отличаются подходами, лежащими в их основе, степенями сложности и областями, в которых они применяются.

Преобразование Фурье

Одним из известных способов декомпозиции данных является преобразование Фурье. Это преобразование принадлежит классу ортогональных преобразований с фиксированным базисом гармонических функций. Результатом преобразования Фурье является исходный сигнал, разложенный на гармонические функции фиксированной частоты и амплитуды. Стоит отметить, что преобразование Фурье всегда производится в фиксированном базисе ортогональных функций, который не зависит от характера преобразуемого сигнала. Ещё одной важной особенностью данного преобразования являются неизменные значения частоты и амплитуды для результирующих компонент. Это означает то, что если характер исходного сигнала будет изменяться с течением времени, то эти изменения не будут учтены в результатах. В данном случае, результаты будут отражать только усредненные значения. В силу своих особенностей, данное преобразование не подходит для анализа нестационарных сигналов.

Спектрограмма

Спектрограмма является ещё одним из основных методов и представляет собой не что иное, как ограниченный спектральный анализ Фурье по ширине окна. Последовательно сдвигая окно вдоль оси времени, можно получить распределение по частоте. Поскольку он опирается на традиционный спектральный анализ Фурье, нужно считать данные кусочно-стационарными.

Но это не всегда оправдано в случае анализа нестационарных сигналов. Невозможно гарантировать, что размер окна всегда совпадает со стационарными участками сигнала. Так же существуют трудности практического применения данного метода: для локализации события во времени ширина окна должна быть узкой, но, с другой стороны, частотное разрешение требует более длинных временных рядов. Использование данного метода возможно только в определённых ситуациях, однако его легко реализовать с помощью быстрого преобразования Фурье. Большинство применений данного метода предназначены для качественного отображения анализа речи

Вейвлет-преобразование

Другое преобразование, позволяющее избежать проблем, которые возникаю при анализе нестационарных сигналов с помощью преобразования Фурье, - вейвлет-преобразование. Это преобразование, так же как и преобразование Фурье, производит декомпозицию в фиксированном базисе, с одним лишь отличием, что этот базис должен быть выбран перед началом преобразования. При использовании вейвлет-преобразования, каждая найденная компонента имеет параметры, определяющие её значения частоты и амплитуды, что позволяет анализировать нестационарные сигналы.

И преобразование Фурье и вейвлет-преобразование пользуются большой популярностью в силу своей универсальности и использованию в них хорошо обоснованных математических методов. Но более удобным для практического применения было бы преобразование, позволяющее работать с нестационарными сигналами и использующее базис преобразования, определяемый исходными данными.

Метод эмпирической модовой декомпозиции

Метод эмпирической модовой декомпозиции (Empirical Mode Decomposition, EMD) является составной частью преобразования Гильберта-Хуанга (Hilbert-Huang transform, HHT), предложенного Норденом Хуангом в 1995 году и предназначавшегося для исследования поверхностных волн тайфунов.

В отличие от преобразования Фурье и вейвлет-преобразования в процессе эмпирической модовой декомпозиции происходит разложение на эмпирические моды, которые не заданы аналитически и определяются исключительно самой анализируемой последовательностью. При этом базисные функции преобразования формируются адаптивно, непосредственно из входных данных. Выделенные, в процессе данного метода, эмпирические моды должны удовлетворять следующим условиям:

- 1. Количество экстремумов эмпирической моды и количество пересечений нуля не должны отличаться более чем на единицу.
- 2. В любой точке эмпирической моды среднее значение огибающих, определённых локальными максимумами и локальными минимумами, должно быть нулевым.

Удовлетворение данным условиям позволяет применить к полученным модам методы преобразования Гильберта.

Алгоритм эмпирической модовой декомпозиции

В основе алгоритма лежит построение гладких огибающих по точкам экстремума данной на вход последовательности x(t) и дальнейшее вычитание этих огибающих из исходных данных. Необходимо найти все точки максимума и минимума, а затем, с помощью интерполяции кубическими сплайнами построить верхнюю и нижнюю огибающие соответственно. Далее по полученным огибающим вычисляется среднее значение $m_1(t)$, которое вычитается из исходной последовательности.

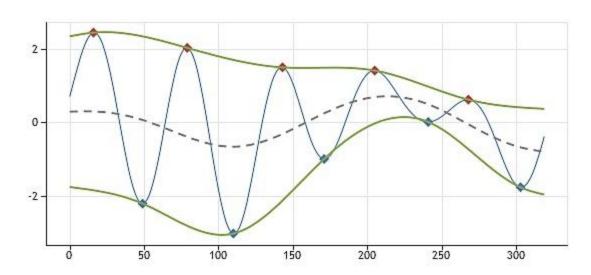


Рисунок 1. Пример построенных верхних и нижних огибающих

На рисунке красным обозначены точки максимума, синим — точки минимума, зелёными линиями - верхняя и нижняя огибающие соответственно и пунктирной линией обозначено среднее значение между огибающими.

В результате перечисленных шагов находится искомая эмпирическая функция в первом приближении $h_1(t) = x(t) - m_1(t)$. Для нахождения полноценной эмпирической моды функции, необходимо повторять действия, описанные выше, до наступления условия остановки.

Условие остановки алгоритма

Первым условием для остановки алгоритма, который Хуанг применил на практике, было сравнение нормированного квадрата разности между двумя последовательными итерациями алгоритма (между последней и предпоследней найденными эмпирическими модами) с наперёд заданным малым числом.

$$SD_k = \frac{\sum_{t=0}^{T} |h_{k-1}(t) - h_k(t)|^2}{\sum_{t=0}^{T} h_{k-1}^2}$$
 (1)

Если этот параметр оказывался меньше заданного заранее числа, то алгоритм останавливался. Но у данного критерия есть несколько недостатков, хотя он и является строгим с математической точки зрения:

- 1. Непонятно, насколько малое значение выбирать для сравнения;
- 2. Данный критерий не имеет отношения к свойствам получаемых эмпирических мод, и его выполнение не гарантирует, что число экстремумов и число нулей будут равны или будут отличаться на единицу;
- 3. При выборе очень маленького критерия для сравнения серьезно увеличиваются вычислительные затраты, т.к. критерий необходимо пересчитывать на каждом шаге алгоритма.

Указанные выше недостатки привели к созданию более простого критерия. Он основан на простом ограничении числа итераций. Достаточно менее 10 итераций для получения компонент со свойствами, близкими к эмпирическим модам.

После наступления критерия остановки, последнее значение полученное значение $h_k(t)$, принимается за наиболее высокочастотную функцию, которая непосредственно входит в состав исходного сигнала x(t). Низкочастотные составляющие можно получить путём вычитания полученного значения из исходной функции.

$$r_1(t) = x(t) - h_k(t)$$
 (2)

Полученный остаток $r_1(t)$ принимается как новая последовательность x(t), и продолжает обрабатываться по алгоритму, пока остаток $r_k(t)$ не превратится в монотонную последовательность. Таким образом достигается декомпозиция данных в n- эмпирическом приближении.

Ниже представлена схема алгоритма эмпирической модовой декомпозиции.



Рисунок 2. Схема алгоритма эмпирической модовой декомпозиции

Задача интерполяции

В описании алгоритма, для построения верхней и нижней огибающих использовался метод интерполяции кубическими сплайнами. Это один из методов решения задачи интерполяции. Рассмотрим подробнее.

Предположим, что у нас имеются значения функции в некоторых узловых точках. Этого недостаточно для построения графика или же анализа это функции. Необходимо найти значения в промежуточных точках. Для этого нам необходимо построить некоторую функцию (интерполянту), значения которой будет совпадать в узловых точках с имеющимися у нас значениями. Существует множество вариантов нахождения интерполянты, их отличают математические законы, на которых они основываются, и степень точности получаемых в результате значений. Интерполяция кубическими сплайнами даёт необходимую точность.

Интерполяция кубическими сплайнами

Для нахождения промежуточных значений необходимо построить на каждом отрезке $[x_{i-1}, x_i]$ кубический многочлен следующего вида:

$$S_i(x) = a_i + b_i(x - x_{i-1}) + c_i(x - x_{i-1})^2 + d_i(x - x_{i-1})^3$$
, $\forall i$ от 1 до n (3)

Полученный многочлен называется кубическим сплайном. Для того чтобы определить сплайны $S_i(x)$, $\forall i$ от 0 до n, необходимо найти значения их коэффициентов a_i, b_i, c_i, d_i (всего 4n штук).

Найдём эти коэффициенты из следующих условий:

1. Потребуем, чтобы сплайны, определяемые по формуле (3) удовлетворяли ГУИ.

$$\begin{cases}
S_{i}(x_{i}) = f_{i} \\
S_{i}(x_{i-1}) = f_{i-1}
\end{cases} \rightarrow$$

$$\Rightarrow \begin{cases}
a_{i} + b_{i} * h_{i} + c_{i} * h_{i}^{2} + d_{i} * h_{i}^{3} = f_{i}, i \text{ от 1 до } n \\
a_{i} = f_{i-1}, i \text{ от 1 до } n
\end{cases} (4)$$
(5)

где $h_i = x_i - x_{i-1}$

Отсюда получим 2n уравнений, чего недостаточно для нахождения всех коэффициентов.

2. Получим недостающие уравнения, потребовав непрерывности первой и второй производных кубического многочлена в узловых точках.

$$\begin{cases} S_i'(x_i) = S_{i+1}'(x_i) & (6) \\ S_i''(x_i) = S_{i+1}''(x_i) & (7) \end{cases}$$

Если расписать данную систему в терминах коэффициентов сплайнов, то получится следующее:

$$\begin{cases} b_i + 2 * c_i * h_i + 3 * d_i * h_i^2 = b_{i+1,} i \text{ от 1 до } n - 1 \\ 2 * c_i + 6 * d_i * h_i = 2 * c_{i+1,} i \text{ от 1 до } n - 1 \end{cases}$$
(8)

Из этой системы получим ещё 2n-2 уравнений. Всего на данный момент имеется 4n-2 уравнения, чего все ещё не хватает для нахождения всех коэффициентов.

3. Недостающие два уравнения сконструируем из условия нулевой кривизны сплайна $S_1(x)$ в точке x_0 и сплайна $S_n(x)$ в точке x_n . Потребуем следующее:

$$\begin{cases} S_1''(x_0) = 0 \\ S_n''(x_n) = 0 \end{cases} \rightarrow \begin{cases} 2 * c_1 + 6 * d_1 * (x - x_0) = 0 \\ 2 * c_n + 6 * d_n * (x_n - x_{n-1}) = 0 \end{cases}$$
(10)

Таким образом, уравнения 4-11 дают нам 4n уравнений, которые представляют собой систему линейных алгебраических уравнений относительно искомых коэффициентов. Решив эту СЛАУ любым доступным способом, получим значения всех коэффициентов кубических сплайнов, тем самым однозначно определив кусочно-непрерывную интерполянту.