# РАБОТА №10. ФИЛЬТРАЦИЯ СИГНАЛОВ С ПРИМЕНЕНИЕМ НЕПРЕРЫВНОГО ВЕЙВЛЕТ-ПРЕОБРАЗОВАНИЯ

<u>Цель работы</u>: изучение возможностей применения непрерывного вейвлет-преобразования для фильтрации сигналов.

<u>Планируемая продолжительность</u>: от 2 до 4 академических часов. <u>Тип работы</u>: с использованием компьютерных средств.

#### Фильтрация сигнала с применением непрерывного вейвлетпреобразования

данном практическом занятии, как И на предыдущих, рассматривается НВП дискретных сигналов. Результатом такого НВП является массив коэффициентов (двумерный массив), в котором от столбца к столбцу меняется параметр b, связанный с временем, а от строки к строке — параметр a, связанный с частотой. Таким образом, вейвлет-коэффициентов онжом охарактеризовать поверхность, содержащая сведения о изменении сигнала во времени (по оси x) и по частоте (по оси y).

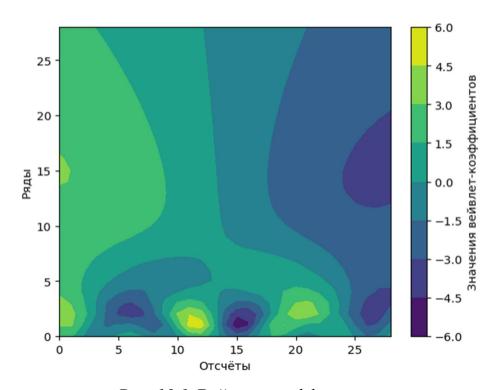


Рис. 10.1. Вейвлет-коэффициенты

Помимо этого известно, что имеется обратное НВП (ОНВП), позволяющее из массива вейвлет-коэффициентов восстановить исходный сигнал. Следовательно, если обнулить часть вейвлет-коэффициентов в массиве и затем восстановить из него сигнал с помощью ОНВП, можно очистить сигнал от соответствующих частотных компонентов в соответствующем временном участке сигнала. Именно таким образом и реализуется фильтрация на базе НВП.

#### Обратное непрерывное вейвлет преобразование

Известно выражение для прямого НВП:

$$W(a,b) = \frac{1}{\sqrt{a}} \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \cdot \psi\left(\frac{t-b}{a}\right) dt,$$

где  $\psi\left(\frac{t-b}{a}\right)$  - вейвлет, используемый для анализа;

а – параметр масштаба вейвлета;

b – параметр сдвига вейвлета.

Для дискретных сигналов данное выражение принимает вид:

$$W(a,b) = \frac{\Delta t}{\sqrt{a}} \sum_{j=1}^{N} S_j \cdot \psi\left(\frac{j \cdot \Delta t - b}{a}\right), \tag{14.1}$$

где  $\Delta t$  - интервал дискретизации;

S - дискретный сигнал.

При этом *a, b* также изменяют дискретно с некоторым шагом. В результате и формируется массив вейвлет-коэффициентов.

Для восстановления из массива вейвлет-коэффициентов исходного сигнала используют выражение:

$$f(t) = \frac{1}{C_{\psi}} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{\sqrt{a} \cdot a^2} W(a, b) \cdot \psi\left(\frac{t - b}{a}\right) da \ db,$$

где  $C_{\psi}$  - постоянная допустимости используемого вейвлета, для используемого в работе вейвлета МНАТ  $C_{\psi}=\pi$ .

Для дискретных сигналов с учетом  $\mathcal{C}_{\psi} = \pi$  данное выражение принимает вид:

$$S_{j} = \frac{1}{\pi} \sum_{k=1}^{L} \sum_{i=1}^{M} \frac{1}{\sqrt{i \cdot \Delta a} \cdot (i \cdot \Delta a)^{2}} W_{i,k} \cdot \psi \left( \frac{j \cdot \Delta t - k \cdot \Delta b}{i \cdot \Delta a} \right), \quad (14.2)$$

$$109$$

```
где \Delta t - интервал дискретизации; \Delta a - шаг изменения масштаба (выбирается при прямом НВП); \Delta b - шаг изменения сдвига (выбирается при прямом НВП); i - текущая строка; k - текущий столбец; W_{i,k} - текущий элемент в массиве вейвлет-коэффициентов; j - текущий номер элемента в дискретном сигнале S.
```

## Реализация алгоритма фильтрации с помощью НВП Python

Для начала импортируем следующие зависимости.

```
import numpy as np
import matplotlib.pyplot as plt
from typing import Callable
from scipy.fft import fft, fftfreq
matplotlib widget
```

Рис. 10.2. Импорт зависимостей

A также из предыдущей работы нужно взять функции plot, plot\_scalogram, mexican\_hat, wavelet\_transform

После чего – сам фильтруемый сигнал.

Рис. 10.3. Тестовый сигнал

```
1  N = 30
2  x = np.arange(start=1, stop=30)
3  signal = y(x * (2 * np.pi / N))
4  plot(signal)
```

Рис. 10.4. Создание тестового сигнала

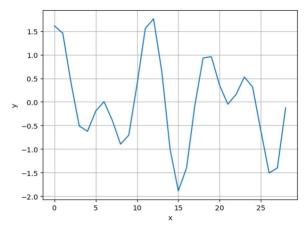


Рис. 10.5. График тестового сигнала

### И обратное НВП (в нашем случае $\Delta t = \Delta a = \Delta b$ ).

```
def inverse_wavelet_transform(
2
        array: np.ndarray,
3
        psi_func: np.ndarray
    ) -> np.ndarray:
        dt = 2 * np.pi / signal.size
5
6
7
        Так как на вход передается массив, где
        элементы массива являются срезам по рядям, то
9
        нужно транспонировать матрицу, чтобы получить
10
        срезы по отсчётам
        0.00
11
12
        array = array.T
13
14
        def inverse wavelet element transform(t: float) -> np.ndarray:
15
            result_element = np.zeros(shape=(array.shape[0], array.shape[0]))
16
            for y in range(1, result element.shape[0] + 1):
                for x in range(1, result_element.shape[1] + 1):
17
                    result_element[y - 1, x - 1] = array[y - 1, x - 1] * \
18
19
                        psi_func((t - y * dt) / (x * dt)) * \
                        (1 / (((x * dt) ** 2) * np.sqrt(x * dt)))
20
            return ((dt ** 2) / np.pi) * np.sum(result_element)
21
22
23
        result = []
        for t in range(array.shape[0]):
24
            result.append(inverse_wavelet_element_transform((t + 1) * dt))
25
        return np.array(result)
26
```

*Puc. 10.6.* Обратное НВП

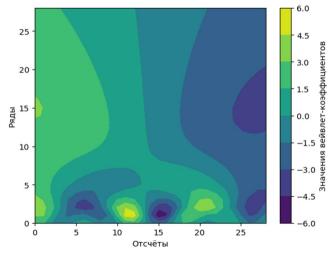


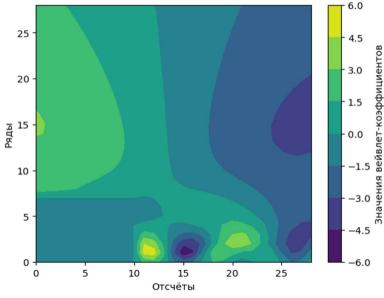
Рис. 10.7. График вейвлет-коэффициентов

Попробуем отфильтровать в первых 10 отсчётах высокие частоты, которые, согласно графику коэффициентов, сосредоточены в рядах 0-7 (вторая граница берётся не включительно поэтому индексы на единицу больше).

```
1 wt = wavelet_transform(signal, mexican_hat)
```

- 2 wt[0:8, 0:11] = 0
- 3 plot\_scalogram(wt)

Рис. 10.8. Фильтрация коэффициентов



*Рис. 10.9.* Отфильтрованные коэффициенты

Строим график сигнала, полученного из отфильтрованного массива.

1 plot(inverse\_wavelet\_transform(wt, mexican\_hat))

Рис. 10.10. Построение графика сигнала

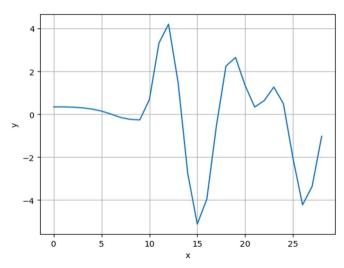


Рис. 10.11. Отфильтрованный сигнал

Как видим, в сигнале отсутствуют выбросы на границе фильтрации, при том, что коэффициенты были обнулены без какоголибо окна.

Попробуем устранить только высокочастотную составляющую в более широкой временной области сигнала, не подавив низкочастотную.

```
wt = wavelet_transform(signal, mexican_hat)
wt[0:3, 0:21] = 0
plot_scalogram(wt)
```

Рис. 10.12. Фильтрация коэффициентов

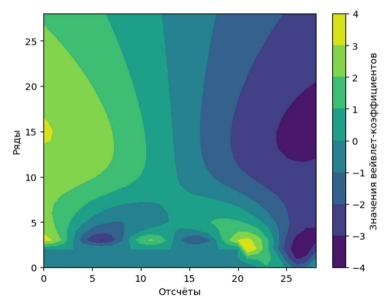


Рис. 10.13. Отфильтрованные коэффициенты

1 plot(inverse\_wavelet\_transform(wt, mexican\_hat))

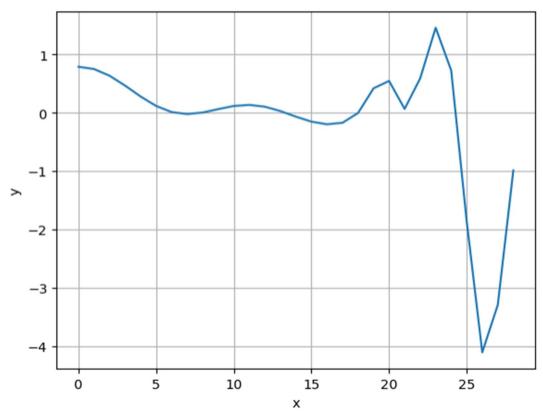


Рис. 10.14. Отфильтрованный сигнал

### Задание

Реализовать алгоритм фильтрации из последнего раздела для заданного вариантом сигнала.

Таблица 14.1

Варианты заданий

Вариант	Сигнал
1,6,11, 16,21,26	$y(x) := \sin(0, 4 \cdot 2 \cdot \pi \cdot x) + \sin(0, 9 \cdot 2 \cdot \pi \cdot x + \frac{\pi}{6})$
2,7,12, 17,22,27	$Y(x) := \cos\left(0, 4 \cdot 2 \cdot \mathbf{n} \cdot x + \frac{\mathbf{n}}{12}\right) + \sin\left(0, 9 \cdot 2 \cdot \mathbf{n} \cdot x + \frac{\mathbf{n}}{9}\right)$
3,8,13, 18,23,28	$y(x) := \sin\left(0, 4 \cdot 2 \cdot \mathbf{\pi} \cdot x + \frac{\mathbf{\pi}}{10}\right) + \cos\left(0, 7 \cdot 2 \cdot \mathbf{\pi} \cdot x + \frac{\mathbf{\pi}}{4}\right)$
4,9,14, 19,24,29	$y(x) := \sin(0, 4 \cdot 2 \cdot \pi \cdot x) + \cos(0, 7 \cdot 2 \cdot \pi \cdot x + \frac{\pi}{7})$
5,10,15, 20,25,30	$Y(x) := \cos\left(0, 6 \cdot 2 \cdot \mathbf{n} \cdot x + \frac{\mathbf{n}}{7}\right) + \cos\left(0, 9 \cdot 2 \cdot \mathbf{n} \cdot x + \frac{\mathbf{n}}{11}\right)$