

## МЕТОД ОБРАБОТКИ ИЗМЕРЕНИЙ С ИСПОЛЬЗОВАНИЕМ ВЕЙВЛЕТ-ФИЛЬТРАЦИИ

**Швидченко С.А., ассистент**

*(Донской государственной технической университет, г. Ростов-на-Дону, Россия)*

В настоящее время существует ряд задач контроля непрерывных параметров измерительных процессов, когда непосредственному наблюдению доступен процесс  $S(t)$ , а информативным параметром является его производная  $S'(t)$ . Для математического решения данной задачи существует известный метод численного дифференцирования [1]. Но этот метод будет удовлетворительно работать лишь для функций, заданных в дискретных точках абсолютно точно. При решении задачи дифференцирования реальных процессов, являющихся результатами измерений, он является некорректным вследствие наличия погрешности измерений.

Это связано со следующим. Математически задача численного дифференцирования состоит в том, чтобы найти максимально приближенное значение производной заданной функции  $S(t)$  (результатов измерений). Возьмем одно из разностных отношений, например [1]:

$$\frac{dS(t_k)}{dt} \approx S_{t,k} = \frac{t_k - t_{k-1}}{h}, \quad (1)$$

где  $h$  - шаг,  $S(t_k)$  - выборочные значения сигнала.

Возникающая в результате такой замены погрешность характеризуется разложением

$$S_{t,k} = \frac{dS(t_k)}{dt} - \frac{h}{2} S''(\xi^{(j)}_k), \quad (2)$$

где  $\xi^{(j)}_k, j=1,2,3$ , - точки из интервала  $(t_{k-1}, t_{k+1})$ .

Погрешность, возникающая при вычислении разностных отношений, намного превосходит погрешность в задании значений функции  $S(t_k)$  и даже может неограниченно возрастать при стремлении шага сетки  $h$  к нулю [1].

Операция численного дифференцирования является некорректной потому что для наибольшего приближения  $S_{t,k}$  к  $S'(t_k)$  необходимо, чтобы шаг  $h$  был как можно мал. Данную задачу можно решить также при помощи полиномов Лагранжа, но для аппроксимации с высокой точностью придется использовать большие степени [1]. При этом будут наблюдаться осцилляции. Поэтому данный метод не находит практического применения в случае наличия погрешности измерений.

Целью настоящей работы является разработка алгоритма численного дифференцирования результатов измерений с использованием аппарата вейвлет-фильтрации.

### 1. Метод вейвлет-дифференцирования

Вейвлеты представляют собой некоторый набор функций основанный на использовании представления сигнала в виде [2]:

$$S(t) = \sum_{k=1}^{\infty} C_k(t) \psi_0(t), \quad (3)$$

где  $S(t)$  - сигнал;  $\psi_0(t)$  - базисная функция;  $C_k(t)$  - коэффициенты вейвлет-разложения.

Базисные функции  $\psi_0(t)$  предполагаются заданными как функции определенного вида. Коэффициенты  $C_k(t)$  при этом содержат информацию о конкретном сигнале.

Прямое непрерывное вейвлет-преобразование есть скалярное произведение  $S(t)$  и базисных масштабирующих функций  $\psi_{a,b}(t) = a^{-1/2} \psi\left(\frac{t-b}{a}\right)$

$$CTWT_S(a, b) = a^{-1/2} \int_{-\infty}^{\infty} \psi\left(\frac{t-b}{a}\right) S(t) dt, \quad (4)$$

где  $a$  - параметр масштаба,  $b$  - параметр показывающий расположение во времени. Обратное вейвлет-преобразование осуществляется в соответствии с выражением [4]

$$S(t) = \frac{1}{C_\psi} \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} CTWT_S(a, b) a^{-1/2} \psi\left(\frac{t-b}{a}\right) \frac{dad b}{a^2}, \quad (5)$$

где  $C_\psi = 2\pi \int_{-\infty}^{\infty} \frac{|\tilde{\psi}(\omega)|^2}{|\omega|} d\omega$  - постоянная, которая зависит только от  $\psi(t)$ ,  $C_\psi < \infty, C_\psi = 1$  - в данном случае,  $\tilde{\psi}(\omega)$  - Фурье-образ  $\psi(t)$ .

Прямое дискретное вейвлет-преобразование вычисляется по следующей формуле:

$$CTWS_S(m, n) = \sum_{m=1}^{\infty} \sum_{n=1}^{\infty} \phi(a^{-m}t - n) S(t) dt, \quad (6)$$

где  $\phi_{m,n}(t) = a^{-m/2} \psi(a^{-m}t - n)$  - дискретное значение вейвлет-функции,  $m, n \in Z$ ,  $Z$  - множество действительных чисел.

Если  $a=2$ , то возможно восстановление сигнала в соответствии со следующим выражением [2]

$$S(t) = C_\psi \sum_{m=1}^{\infty} \sum_{n=1}^{\infty} CTWS_S(m, n) a^{-m/2} \phi(a^{-m}t - n). \quad (7)$$

Рассмотрим возможности аппарата вейвлет-преобразования на примере дифференцирования нестационарных сигналов. Вычислим производную сигнала  $S(t)$  с использованием вейвлет-преобразования:

$$\frac{dS(t)}{dt} = C_\psi \sum_{m=1}^{\infty} \sum_{n=1}^{\infty} CTWS_S(m, n) a^{-m/2} \frac{d\phi(a^{-m}t - n)}{dt}. \quad (8)$$

Очевидно, что в этом случае, если  $\frac{d\phi(a^{-m}t - n)}{dt}$  будет обладать всеми свойствами вейвлета, т.е.:

$$\text{- нулевым средним } \int_{-\infty}^{\infty} \frac{d}{dt} \phi(a^{-m}t - n) dt = 0; \quad (9)$$

$$\text{- ограниченностью } \int_{-\infty}^{\infty} \left| \frac{d}{dt} \phi(a^{-m}t - n) \right|^2 dt < \infty, \quad (10)$$

то возможно обратное вейвлет-преобразование. Представим выражение (6), в виде

$$CTWS_{m,n} = \sum_{k=0}^{N-1} \phi(k, 2^{m-1}, n) S_k, \quad (11)$$

и запишем формулу (7) в следующей форме

$$S_k = \sum_{m=1}^{NK} \sum_{n=1}^{N-1} \phi(k, 2^{m-1}, n) CTWS_{m,n}, \quad (12)$$

где  $NK$ - число коэффициентов вейвлет-разложения,  $k$  - отсчеты сигнала,  $k=0 \dots N-1$ . При этом в выражениях (11), (12) использовано ограниченное число коэффициентов при прямом и обратном вейвлет-преобразованиях. При этом предлагаемый метод реализуется следующей последовательностью преобразований:

1. Получаем выборки из непрерывного сигнала  $S(t) \Rightarrow S_k(t)$ ;
2. Проводим прямое вейвлет-преобразование по формуле (6);
3. При обратном преобразовании используем выражение (8).

Преимущество вейвлет-преобразования состоит в том, что в численной схеме используется ограниченное число коэффициентов разложения.

## 2. Пример

Зададим тестовый измеряемый нестационарный сигнал вида

$$S_k = (\sin(k/8)\sin(k/2))\exp(k/N), \quad (13)$$

где  $N=256$  - количество отсчетов,  $k=0,1..N-1$ . Необходимость задания сигнала в такой форме обусловлена тем, что для такого представления легко найти аналитически точную производную  $\frac{dS_k}{dt}$ .

Найдем производную сигнала  $S_k$

$$\frac{dS_k}{dt} = 1/8 \cos(k/8)\sin(k/2)\exp(k/N) + 1/2 \sin(k/8)\cos(k/2)\exp(k/N) + \sin(k/8)\frac{\sin(k/2)}{N}\exp(k/N). \quad (14)$$

Запишем разностное соотношение численного дифференцирования

$$S_{t,k} = \frac{S_k - S_{k-1}}{h}, \quad (15)$$

где  $h=0,2$  - шаг сетки.

Математическое моделирование проводилось в пакете Mathcad 14. Из рис. 1 видно, что значения производной  $S_{t,k}$ , полученные по разностной схеме, практически совпадают со значениями производной сигнала  $\frac{dS_k}{dt}$ .

Для удобства на рис. 1 показаны только первые 32 отсчета.

Проведем прямое дискретное вейвлет-преобразование при помощи вейвлета «мексиканская шляпа»:

$$\psi(t) = (1-t^2)e^{-\frac{t^2}{2}} = e^{-\frac{t^2}{2}} - t^2e^{-\frac{t^2}{2}}. \quad (16)$$

Его производная будет равна

$$\frac{d\psi(t)}{dt} = e^{-\frac{t^2}{2}}(-\frac{1}{2}2t) - (2te^{-\frac{t^2}{2}} + t^2(-te^{-\frac{t^2}{2}})) = te^{-\frac{t^2}{2}} - 2te^{-\frac{t^2}{2}} + t^3e^{-\frac{t^2}{2}} = -te^{-\frac{t^2}{2}} + t^3e^{-\frac{t^2}{2}} = -t\psi(t). \quad (17)$$

Она является вейвлетом, т.к. выполняются следующие условия:

$$\int_{-\infty}^{\infty} \left( -te^{-\frac{t^2}{2}} + t^3e^{-\frac{t^2}{2}} \right) dt = 0, \quad (18) \quad \int_{-\infty}^{\infty} \left| -te^{-\frac{t^2}{2}} + t^3e^{-\frac{t^2}{2}} \right|^2 dt < \infty \quad (19)$$

Выражение (19) имеет место, т.к. выполняется следующее условие

$$\lim_{t \rightarrow \infty} \left( t^3 e^{-\frac{t^2}{2}} \right) = \lim_{t \rightarrow \infty} \left( \frac{3t^2}{e^{\frac{t^2}{2}}} \right) = \lim_{t \rightarrow \infty} \left( \frac{6t}{e^{\frac{t^2}{2}}} \right) \rightarrow 0. \quad (20)$$

Запишем вейвлет (16) в

дискретной форме

$$\phi(t, m, n) = a^{-m/2} \psi(a^{-m}t - n),$$

$$\phi(t, m, n) = a^{-m/2} (1 - (a^{-m}t - n)^2) e^{-1/2(a^{-m}t - n)^2}.$$

(21)

Его производная будет равна

$$\frac{d\phi(t, m, n)}{dt} = -2a^{-3/2m} (a^{-m}t - n) e^{-1/2(a^{-m}t - n)^2} - a^{-m} (a^{-m}t - n) \bullet$$

$$\bullet \phi(t, m, n) \quad (22)$$

Для моделирования погрешности измерений добавим к исходному сигналу  $S_k$  с помощью

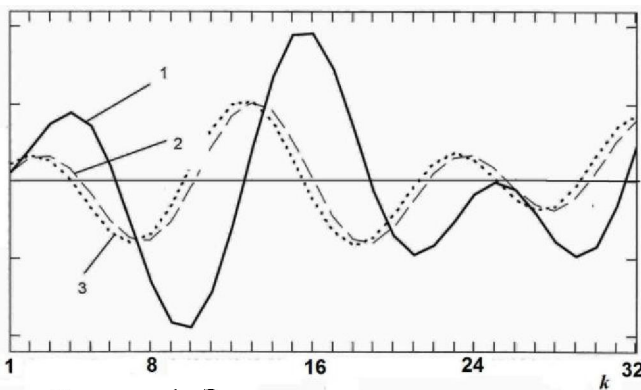


Рисунок 1- Значения нестационарного сигнала  $S_k$ ; 2- значения аналитической производной-  $\frac{dS_k}{dt}$ ; 3- значения производной, вычисленной по разностной схеме -  $S_{t,k}$

датчика случайных чисел «белый» гауссовский шум  $N_1$ , с математическим ожиданием равным  $m_N$  и среднеквадратическим отклонением  $\sigma_N$

$$S^N_k = S_k + N_1. \quad (23)$$

Проведем дифференцирование зашумленного сигнала  $S^N_k$  с помощью разностной схемы.

Из рис. 2 следует, что значения производной, полученные по разностной схеме, сильно отличаются от значений зашумленного сигнала  $S^N_k$  и производной данного сигнала  $\frac{dS^N_k}{dt}$ , то

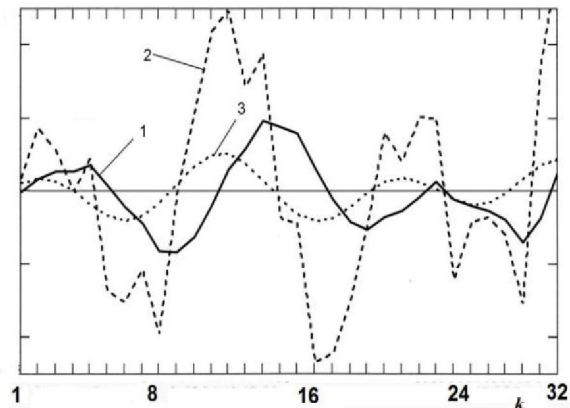


Рисунок 2 - Значения нестационарного сигнала + шум  $S^N_k$ ; 2 - значения производной, вычисленной по разностной схеме -  $S_{t,k}$ , 3 - значения аналитической производной -  $\frac{dS_k}{dt}$

есть на практике данный метод не применим.

Дискретное вейвлет-преобразование найдем в соответствии с выражением:

$$CTWS_{m,n} = \sum_{k=0}^{N-1} a^{-m/2} (1 - (a^{-m}k - n)^2) e^{-1/2(a^{-m}k - n)^2} S^N_k, \quad (24)$$

где  $m=1 \dots NK, n=1 \dots N-1, NK=6 \dots NK$  - количество коэффициентов вейвлет-разложения.

Обратное вейвлет-преобразование, т.е. восстановление исходного сигнала  $S_k$  произведем по следующей формуле:

$$S_k = \sum_{m=1}^{NK} \sum_{n=1}^{N-1} a^{-m/2} (1 - (a^{-m}k - n)^2) e^{-1/2(a^{-m}k - n)^2} CTWS_{m,n}. \quad (25)$$

Тогда можно записать формулу восстановления дифференцированного сигнала  $S^w_k$ :

$$\frac{dS^w_k}{dt} = \sum_{m=1}^{NK} \sum_{n=1}^{N-1} ((-2) a^{-3/2m} (a^{-m}k - n) e^{-1/2(a^{-m}k - n)^2} - a^{-m} (a^{-m}k - n) * a^{-m/2} (1 - (a^{-m}k - n)^2) e^{-1/2(a^{-m}k - n)^2}) CTWS_{m,n}. \quad (26)$$

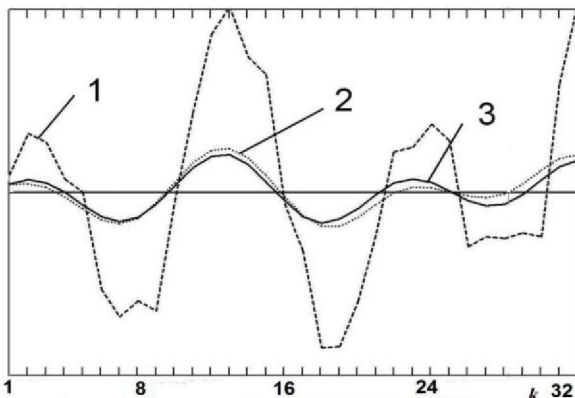


Рисунок 3 - Значения производной, вычисленной по разностной схеме -  $S_{t,k}$ , 2 - значения аналитической производной -  $\frac{dS_k}{dt}$ ; 3 - значения производной, вычисленной с использованием вейвлет-преобразования -  $\frac{dS^w_k}{dt}$

На рис. 3 приведен результат дифференцирования с использованием вейвлет-преобразования и разностной схемы, который дает нам право сделать вывод о том, что производная зашумленного сигнала успешно восстановлена при помощи вейвлет-преобразования.

Для оценки точности дифференцирования дисперсия ошибки восстановления рассчитывалась в соответствии со следующими выражениями:

$$D_1 = \frac{1}{N-1} \sum_{k=1}^N \left( \frac{dS(t_k)}{dt} - S_{t,k} \right)^2, \quad D_2 = \frac{1}{N-1} \sum_{k=1}^N \left( \frac{dS_k^w}{dt} - \frac{dS_k}{dt} \right)^2, \quad (27)$$

где  $D_1$  - дисперсия ошибки для разностной схемы вычисления производной,  $D_2$  - дисперсия ошибки для сигнала, дифференцированного с использованием вейвлет-преобразования.

На рис.4. приведены результаты вычислительного эксперимента – зависимость дисперсий  $D_1, D_2$  от дисперсии белого гауссовского шума  $D_u$ .

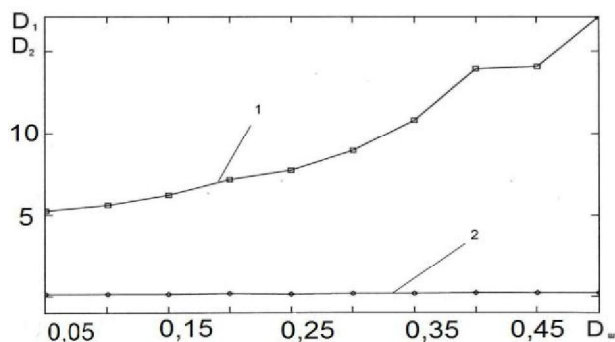


Рисунок 4 - Дисперсия для разностной схемы вычисления производной -  $D_1$ , 2 - дисперсия для сигнала, дифференцированного с использованием вейвлет-преобразования -  $D_2$

Предложенный метод вейвлет-преобразования дает возможность дифференцировать результаты измерений с меньшей погрешностью, чем разностная схема. Это хорошо видно из рис. 4. При зашумленном сигнале разностная схема дифференцирования начинает давать значительную погрешность, а вейвлет-преобразование восстанавливает производную сигнала. При восстановлении дифференцированного сигнала использовалось ограниченное число вейвлет-коэффициентов, что дает возможность фильтровать сигнал от шума с минимальными вычислительными затратами. При этом погрешность дифференцирования практически не зависит от дисперсии шума (погрешности измерений).

#### Перечень ссылок

1. Самарский А.А., Гулин А.В. Численные методы: Учеб. пособие для вузов. – М.: Наука, 1989.
2. Воробьев В.И., Грибунин В.Г. Теория и практика вейвлет- преобразования. – СПб.: ВУС, 1999.
3. Леваль Ж. Введение в анализ данных с применением непрерывного вейвлет-преобразования / Пер. с англ; под ред. В.Г. Грибунина – СПб.: АВТЭКС, 2002.
4. Дьяконов В.П. Вейвлеты. От теории к практике. – М.: СОЛОН-Р, 2002.

УДК 681.5:66.0

### АППАРАТНО-ПРОГРАММНОЕ УСТРОЙСТВО ДЛЯ ОПРЕДЕЛЕНИЯ ТЕРМОКИНЕТИЧЕСКИХ ХАРАКТЕРИСТИК ЭНЕРГОНАСЫЩЕННЫХ МАТЕРИАЛОВ

**Вдовина Н.А., аспирант; Буйновский Д.С., студент; Тюрин О.Г., д.т.н.**

*(Южно-Российский государственный технический университет, г. Новочеркасск, Россия)*

Известно [1], что энергонасыщенные материалы (ЭМ) как полимерные композиции относятся к классу веществ, имеющих экзотермический эффект термического разложения. Для