

**Чебан В.І.** Державний університет інфраструктури та технологій, старший викладач кафедри судноводіння та експлуатації технічних систем на водному транспорті, м.Ізмаїл

## **УЗАГАЛЬНЕНА МАТЕМАТИЧНА МОДЕЛЬ ПОРІВНЯННЯ ОСНОВНИХ КЛАСИЧНИХ МЕТОДІВ АПАРАТУРНОГО СПЕКТРАЛЬНОГО АНАЛІЗУ**

**Постановка проблеми.** Розглянемо метод перемноження. Цей метод заснований на часовому усередненні випадкового сигналу  $x(t)$  і його фільтрованої реалізації  $y(t)$ . Зведемо оцінки СЦП, отримані перерахованими методами, до узагальненого виду [1, 2].

**Мета дослідження** – удосконалення узагальненої математичної моделі порівняння основних класичних методів апаратурного спектрального аналізу.

**Виклад основного матеріалу дослідження.**

**Оцінка спектральної щільності потужності вимірювання часового усереднення квадрата фільтрованої реалізації випадкового сигналу**

Суть даного методу вимірювання («фільтровий» або метод безпосередньої фільтрації), описується виразами

$$\hat{G}_1 = \int_0^T dt \int_0^t d\tau \int_0^t d\tau' h(t-\tau) h(t-\tau') x(\tau) x(\tau'),$$

або

$$\hat{G}_1 = \int_0^T dt \int_0^t d\tau \int_0^t d\tau' h(\tau) h(\tau') x(t-\tau) x(t-\tau'). \quad (1)$$

Перетворимо дане співвідношення. Для цього змінимо порядок інтегрування у формулі (1), використовуючи рис.2 так:

$$\int_0^T dt \int_0^t d\tau \int_0^t d\tau' = \int_0^T d\tau \left( \int_0^\tau d\tau' \int_\tau^T dt + \int_\tau^T d\tau' \int_0^\tau dt \right) = \int_0^T d\tau \int_0^{\max(\tau, \tau')} d\tau' \int_0^T dt .$$

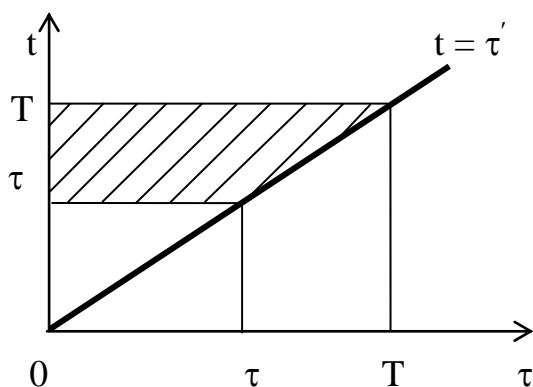


Рисунок 1 – До пояснення зміни порядку інтегрування у формулі (1)

З урахуванням цієї рівності для виразу (1) маємо

$$\hat{G}_1 = 2 \int_{\tau > \tau'}^T \int d\tau d\tau' h(\tau) h(\tau') \int_\tau^T dt x(t - \tau) x(t - \tau'). \quad (2)$$

Розглянемо інтеграл  $\int_\tau^T x(t - \tau) x(t - \tau') dt$  при  $\tau > \tau'$ .

Вводячи заміну змінних  $t - \tau = u$ , отримаємо

$$\int_\tau^T x(t - \tau) x(t - \tau') dt = \int_0^{T-\tau} x(u) x(u + \tau - \tau') du.$$

Цей вираз є однією з можливих, але не оптимальних, оцінок кореляційної функції  $\hat{R}_1(\tau - \tau')$ :

$$\hat{R}_1(\tau - \tau') = \frac{1}{T - \tau} \int_0^{T-\tau} x(u) x(u + \tau - \tau') du, \quad \tau > \tau'. \quad (3)$$

Оптимальна оцінка кореляційної функції має вигляд

$$\hat{R}_{\text{опт}}(\tau - \tau') = \frac{1}{T - \tau + \tau'} \int_0^{T-\tau+\tau'} x(u) x(u + \tau - \tau') du, \quad \tau > \tau'. \quad (4)$$

Математичне очікування оцінки (3) дорівнює оптимальній оцінці (4), але її дисперсія трохи більше за рахунок меншого (на величину  $\tau'$ ) інтервалу інтегрування. Підставляючи рівність (3) у формулу (2), маємо

$$\hat{G}_1 = 2 \int_0^T d\tau \int_0^{\tau} d\tau' h(\tau) h(\tau') (T - \tau) \hat{R}_1(\tau - \tau').$$

Перетворюючи цей вираз, знаходимо

$$\hat{G}_1 = 2 \int_0^T d\tau \int_0^{\tau} du h(\tau) h(\tau - u) (T - \tau) \hat{R}_1(u) = 2 \int_0^T du \int_u^T d\tau h(\tau) h(\tau - u) (T - \tau) \hat{R}_1(u)$$

або

$$\hat{G}_1 = \int_0^T H_1(u) \hat{R}_1(u) du, \quad (5)$$

$$\text{де } H_1(u) = 2 \int_u^T h(\tau) h(\tau - u) (T - u) d\tau. \quad (6)$$

Аналіз цього виразу показує, що можливості варіювання форми перетворюючої функції обмежені, оскільки, інтегральне рівняння (6) не для будь-якої функції  $H_1(\tau)$  має рішення  $h(\tau)$ .

Отриманий результат можна уточнити так. Насправді оцінка (3) залежить і від  $\tau - \tau' = u$ , і від  $\tau$ , тобто,

$$\hat{R}_1(u, \tau) = \frac{1}{T - \tau} \int_0^{T - \tau} x(t) x(t + u) dt. \quad (7)$$

Тоді, використовуючи рівності (6) і (7), оцінку кореляційної функції можна представити так:

$$\hat{R}_1(u) = \frac{1}{H_1(u)} \int_u^T h(\tau) h(\tau - u) (T - \tau) \hat{R}_1(u, \tau) d\tau. \quad (8)$$

Якщо функція  $\hat{R}_1(u, \tau)$  слабо залежить від  $\tau$ , то  $\hat{R}_1(u, \tau) \approx \hat{R}_1(u)$ .

Це має місце в тому випадку, якщо в підінтегральному виразі (8) істотна лише область інтегрування  $\tau \sim u \ll T$ , тобто коли функція  $h(\tau)$  істотно відмінна від нуля лише при малих значеннях  $\tau$ . Якщо ж функція  $h(\tau)$  має вузький максимум при  $\tau = t_0$ , то

$$\hat{R}_1(u) \approx \hat{R}_1(u, t_0) = \frac{1}{T - t_0} \int_0^{T - t_0} x(t) x(t + u) dt, \quad u > t_0. \quad (9)$$

Якщо  $u < t_0$ , то

$$\hat{R}_1(u, \tau) \approx \hat{R}_1(\tau) = \frac{1}{T - \tau} \int_0^{T - \tau} x(t) x(t + \tau) dt. \quad (10)$$

Очевидно, в цьому випадку оцінка  $\hat{R}_1(u)$  може істотно відрізнятися від оптимальної оцінки  $\hat{R}_{\text{опт}}(u)$  [3,4].

### 1. Оцінка спектральної щільності потужності непрямого методу вимірювання на усіченому перетворенні Фур'є

Даний непрямий метод вимірювання оцінки СЩП описується виразом (1), при цьому

$$H(\tau) = k(\tau) \cos \omega \tau. \quad (11)$$

Якщо за  $\hat{R}_2(\tau)$  взята оптимальна оцінка, то і оцінка СЩП  $\hat{G}_2$  буде оптимальною. Однак зазвичай за  $\hat{R}_2$  беруть спрощену оцінку кореляційної функції

$$\hat{R}(\tau) = \frac{1}{T} \int_0^T x(t)x(t+\tau) dt. \quad (12)$$

Якщо функція, що усикається  $k(\tau)$  відмінна від нуля тільки при малих значеннях  $\tau$ , то відмінність між оцінками  $\hat{R}_2$  і  $\hat{R}$  несуттєва.

**Висновки.** Отже, характеристики оцінки СЩП  $\hat{G}_2$ , отримані при вимірюванні наближеної оцінки кореляційної функції  $\hat{R}(\tau)$  згідно з рівністю (12), будуть близькі до оптимальних. В цьому випадку, також як і при використанні оптимальної оцінки  $\hat{R}_2(\tau)$ , вибором функції, що усикається  $k(\tau)$  можна змінювати в потрібному напрямку форму перетворюючої функції  $H_2(\tau)$ , яка визначається формулою (11).

### Список літератури

1. Сергиенко А.Б. Цифровая обработка сигналов. СПб.: Питер, 2006. 751 с.

2. Теоретические основы испытаний и экспериментальная обработка сложных технических систем / Л.Н. Александровская и др. М.: Логос, 2003. 736 с.
3. Чинков В.Н., Тищенко Основные направления совершенствования фильтровых методов спектрального анализа. *Системи обробки інформації*. 1999. Вип. 2 (6). С. 44–47.
4. Чинков В.Н., Тищенко В.А. Основы теории оптимизации полосовых фильтров для спектрального анализа случайных сигналов. *Вестник ХГПУ*. 1998. Вып. 21. С. 129–133.
5. Штрибець В.В. Контроль технічного стану двигунів засобів водного транспорту методом спектрального аналізу випадкових сигналів. *Новітні технології*. 2019. Вип.1(8). С. 59–69.