

УДК 621.39:004.621.3

О.В. Одіяненко,  
В.О. Хорошко, д.т.н., професор  
Д.В. Чирков, к.т.н., доцент,  
Я.Л. Шатило

## ВИЯВЛЕННЯ НЕБЕЗПЕЧНИХ СИГНАЛІВ ПРИ РАДІОМОНІТОРИНГУ

*У статті розглянуто методи розкладання небезпечних сигналів при радіомоніторингу об'єктів по системі функціональних операторів. Сформульовано чотири твердження.*

**Ключові слова:** небезпечні сигнали, радіомоніторинг, система функціональних операторів.

*В статье рассмотрены методы разложения опасных сигналов при радиомониторинге объектов по системе функциональных операторов. Сформулированы четыре утверждения.*

**Ключевые слова:** опасные сигналы, радиомониторинг, система функциональных операторов.

*Methods of the decomposition of dangerous signals for objects radiomonitoring by the system of functional operators are considered. Four assertions are formulated.*

**Keywords:** dangerous signals, radiomonitoring, system of functional operators.

Радіомоніторинг є комплексом заходів, спрямованих на реалізацію спостереження, аналізу та прогнозування станів безпеки на об'єкті, який захищається, або з якого передбачається несанкціоноване отримання інформації. Класична сучасна система радіомоніторингу характеризується принципом виявлення можливого каналу витoku інформації, сферою застосування і методами, які використовуються для виявлення каналів витoku [1].

Таким чином, актуальним є дослідження питань виявлення небезпечних сигналів (сигналів, які несуть інформацію) при радіомоніторингу як з теоретичної, так і з практичної сторони. Синтез оптимальних систем виявлення і обробки складних сигналів істотно можна спростити при розкладанні контрольованих процесів, що спостерігаються, за системою лінійно незалежних функцій. У роботі "Основи системного аналізу" [1] показана можливість розкладання випадкових величин за системою функцій, утворених від цих же випадкових величин.

У статті розглядається запропоноване розкладання небезпечних сигналів при радіомоніторингу об'єктів по системі функціональних операторів.

Виконаємо узагальнення, розглянуте і запропоноване в [1], розкладання на класи функціональних операторів з постійними коефіцієнтами.

Як базові функції розглянемо безліч  $H = \{\eta_i(t), i = \overline{1, S}\}$ , що складається з  $S$  незалежних випадкових процесів,  $\eta_i(t)$ , заданих реалізаціями тривалістю  $T$ .

Аналізований випадковий процес  $\xi(t)$  і процеси  $\eta_i(t) \in H, i = \overline{1, S}$ , для узагальнення результатів, припускаємо комплексними. Оцінку процесу  $\xi(t)$  виконаємо поліноміальним оператором

$$Z_S(t) = \sum_{i=1}^S \frac{K_i}{T} \int_{t-T}^t \eta_i(t) dt + k_0, \quad (1)$$

де  $k_i, i = \overline{0, S}$  – невідомі вагові коефіцієнти.

На підставі виразу (1) сформулюємо визначення.

*Визначення.* Оператор вигляду (1) назвемо стаціонарним функціональним поліномом з постійними коефіцієнтами порядку  $S$ .

Вважаючи, що процеси  $\xi(t)$  і  $\eta_i(t), i = \overline{1, S}$  є стаціонарними і стаціонарно пов'язаними, вимагатимемо незміщеної оцінки (1). Для центрованого випадкового процесу  $\xi(t)$  ця вимога дозволяє (1) знайти

$$K_0 = - \sum_{i=1}^S \frac{K_i}{T} \int_{t-T}^t m_i dt, \quad (2)$$

де  $m_i = M\{\eta_i(t)\}$  – моментна функція першого порядку випадкового процесу  $\eta_i(t), i = \overline{1, S}$ . Тут і далі  $M\{\bullet\}$  означає операцію обчислення математичного сподівання від величини  $\{\bullet\}$ .

Зробивши підстановку (2) в (1), отримаємо

$$Z_S(t) = \sum_{i=1}^S \frac{K_i}{T} \int_{t-T}^t \Theta_i(t) dt, \quad (3)$$

де  $\Theta_i(t) = \eta_i(t) - m_i$  – центрований випадковий процес.

Дисперсію різниці випадкових процесів  $\xi(t)$  і  $Z_S(t)$  (помилку апроксимації) будемо характеризувати величиною

$$\begin{aligned} \delta_S^2 = M \left\{ \left| \xi(t) - Z_S(t) \right|^2 \right\} = & \delta^2 - \sum_{i=1}^S \frac{k_i^*}{T} \int_{t-T}^t R_{1,i}^{\xi, \Theta}(t, x) dx - \\ & - \sum_{i=1}^S \frac{k_i}{T} \int_{t-T}^t R_{i,1}^{\Theta, \xi}(x, t) dx + \sum_{i=1}^S k_i^* k_j \int_{t-T}^t \int_{t-T}^t F_{ij}^{\Theta}(x, v) dx dv, \end{aligned} \quad (4)$$

де  $(\bullet)^*$  – комплексне об'єднання величини  $(\bullet)$ ;  $\delta^2$  – дисперсія процесу  $\xi(t)$ ;

$R_{1,i}^{\xi, \Theta}(t, x) = \left[ R_{i,1}^{\Theta, \xi}(x, t) \right]^* = M \left\{ \xi^*(t) \Theta_i(x) \right\}$  – спільна моментна функція другого

порядку випадкових процесів  $\xi^*(t)$  и  $\Theta_i(x)$ ;  $F_{ij}^\Theta(x, \nu)$  – моментна функція другого порядку двоментного розподілу випадкових процесів  $\Theta_i(x)$  и  $\Theta_j(\nu)$ .

Прийняті допущення стаціонарності процесів  $\xi(t)$  и  $\Theta(t)$ ,  $i = \overline{1, S}$  и їх центрованість дозволяє розглядати величину  $\delta_s^2$  в (4) як дисперсію оцінки (1), величина якої не залежить від значення  $t$ .

Враховуючи, що для стаціонарних процесів моментні функції двоментного розподілу залежать від різниці моментів, що розглядаються, и змінивши порядок інтегрування в двократному інтегралі, після інтегрування (4) отримуємо

$$\delta_s^2 = \delta_\xi^2 - \sum_{i=1}^S k_i^* G_{1,i} - \sum_{i=1}^S k_i G_{1,i}^* + \sum_{i,j=1}^S k_i^* k_j \Phi_{i,j}, \quad (5)$$

де введені додаткові позначення:

$$G_{1,i} = \frac{1}{T} \int_0^T R_{1,i}^{\xi, \Theta}(z) dz, \\ \Phi_{i,j} = \frac{1}{T} \int_{-T}^T \left(1 - \frac{|z|}{T}\right) F_{ij}^\Theta(z) dz. \quad (6)$$

На підставі проведених досліджень сформулюємо таке твердження.

*Твердження 1.* Величина

$$D_s^2 = \sum_{i,j=1}^S k_i^* k_j \Phi_{i,j} \quad (7)$$

являє собою невід'ємну ермітову форму для будь-яких значень вектора  $k = [k_i]_{i=\overline{1,S}}$ .

Спочатку відзначимо, що матриця  $\Phi = [\Phi_{i,j}]_{i,j=\overline{1,S}}$  є ермітовою, оскільки  $\Phi_{i,j} = \Phi_{j,i}^*$ ,  $i = \overline{1,S}$ . Це впливає з подання елементів матриці  $\Phi$  еквівалентною (6) рівністю, отриманою з рівнянь (5) та (4),

$$\Phi_{i,j} = \frac{1}{T^2} M \left\{ \int_{t-T}^t \int_{t-T}^t \Theta_i^*(x) \Theta_j^*(\nu) dx d\nu \right\} = \\ = \frac{1}{T^2} \left[ \int_{t-T}^t \int_{t-T}^t M \{ \Theta_i^*(x) \Theta_j^*(\nu) \} dx d\nu \right]^* = \Phi_{j,i}^*, i, j = \overline{1,S}. \quad (8)$$

Перетворення в (8) можливі, оскільки операція інтегрування лінійна, а розглянуті інтеграли при остаточному  $T$  мають кінцеве значення.

Підставляючи рівність (8) в (7), отримаємо

$$D_S^2 = M \left\{ \sum_{i,j=1}^S \frac{k_i^* k_j}{T^2} \int_{t-T}^t \Theta_i^*(x) dx \int_{t-T}^t \Theta_j(v) dv \right\} = M \left[ \left| \sum_{i=1}^S \frac{k_i}{T} \int_{t-T}^t \Theta_i^*(x) dx \right|^2 \right] \geq 0.$$

Тим самим показана невід'ємна визначеність ермітової форми  $D_S^2$ , а значить, і позитивна напіввизначеність ермітової матриці  $\Phi$ , а значить, і позитивна напіввизначеність ермітової матриці.

*Твердження 2.* При цій матриці  $\Phi$  мінімальне значення дисперсії  $D_S^2$  визначається вектором  $K^0 = [k_i, i = \overline{1, S}]^T$ , знайденим з рішення рівняння

$$\Phi K^0 = G, \quad (9)$$

де  $G = [G_{1,i}, \overline{1, S}]^T$  – матриця-стовпець.

Матрична рівність (9) є математичною формою запису леми [3] про ортогональні проєкції. Для підтвердження цього розглянемо  $n$  – мірний унітарний простір,  $E_n$  утворений реалізаціями випадкових процесів (векторами простору  $E_n$ ). У просторі  $E_n$  введемо операцію скалярного добутку.

$$(x, y) = M \{ x^*(t), y(t) \},$$

де  $x(t), y(t) \in E_n$ .

Ця операція, як відомо, задовольняє всім аксіомам скалярного добутку і з урахуванням змісту рівності (6), дозволяє задати матриці  $\Phi$  і  $G$  в (9) елементами

$$\Phi_{i,j} = (v_i, v_j), G_{1,i} = (\xi, v_i), i, j = \overline{1, S}, \quad (10)$$

де  $v_k = \frac{1}{T} \int_{t-T}^t \Theta_k(z) dz, k = i, j$ .

Таким чином, матриця  $\Phi$  є матрицею Грама [4]. Умова твердження  $\det \Phi > 0$  дозволяє розглядати вектори  $v_i, i = \overline{1, S}$  як систему лінійно незалежних векторів (базис) підпростору  $E_S \subset E_n$  при  $n \geq S$ . Тим самим рівність (9) можна інтерпретувати як умову ортогональності вектора помилки апроксимації  $\varepsilon(t) = \xi(t) - Z_S(t) \perp K^0$  підпростору  $E_S[\varepsilon(t) \perp E_S]$ .

За лемою про ортогональні [5] проєкції отримуємо, що вектор

$$K^0 = \Phi^{-1} G, \quad (11)$$

де  $\Phi^{-1}$  – матриця, зворотна матриці  $\Phi$ , виведена з (9) і є проєкцією вектора  $\xi(t) \in E_n$  в підпросторі  $E_S$ . Цей вектор забезпечує мінімальну дисперсію помилки  $\delta_S^2$ .

У більш детальному записі рівняння (9) має вигляд системи рівнянь

$$\sum_{j=1}^S k_i \Phi_{ij} = G_{1,i}, i = \overline{1, S}. \quad (12)$$

З рішенням за формулою Крамера отримаємо

$$k_i = \frac{\Delta_{S,j}}{\Delta_S}, j = \overline{1, S}, \quad (13)$$

де  $\Delta_S = \det \Phi$  – визначник матриці Грама s-го порядку;  $\Delta_{S,j}$  – визначник матриці, отриманої з матриці Грама заміною j-го стовпця стовпцем G.

На підставі *Твердження 2* сформуємо слідство.

*Слідство.* Для безлічі  $H = \{\eta_i(t), i = \overline{1, S}\}$  випадкових процесів  $\eta_i(t)$  незалежних від випадкового процесу  $\xi(t)$  для всіх  $i = \overline{1, S}$  при  $\det \Phi > 0$ , оптимальне значення коефіцієнтів  $k_i$  визначається матрицею-стовпцем  $K^0 \equiv 0$ .

Під незалежними випадковими процесами будемо розуміти такі процеси  $x(t)$  і  $y(t)$ , для яких виконується умова

$$M\{x(t)y(v)\} = M\{x(t)\}M\{y(v)\}. \quad (14)$$

У цьому випадку умова (14) призводить до матриці-стовпця  $G=0$ , оскільки процес  $\xi(t)$  є центрованим. Для матриці  $G=0$  з (11) маємо тривіальне і єдине рішення рівності (9).

Для тривіального рішення з (5) отримаємо дисперсію помилки апроксимації випадкового процесу  $\xi(t)$  стаціонарного функціонального полінома вигляду (1), що дорівнює дисперсії  $\delta_\xi^2$ . З геометричної точки зору результат легко можна пояснити. Вектор  $\xi(t) \in E_n$  при  $G=0$  є ортогональним підпростору  $E_s$ , натягнутому на базис  $v_i, i = \overline{1, S}$ . Тому проекція  $\xi(t)$  на підпросторі  $E_s$  дорівнює нульовому вектору, а вектор помилки  $\varepsilon(t) = \xi(t)$ .

*Твердження 3.* Оптимальний вектор  $K^0 = [k_i, i = \overline{1, S}]^T$ , визначений з системи (12), задовольняє рівності

$$\sum_{j=1}^S k_i^* k_i \Phi_{ij} = \sum_{i=1}^S k_i^* G_{1,i} = \sum_{i=1}^S k_i^* G_{1,i}^*. \quad (15)$$

Перша рівність в (15) виходить з системи (12) при множенні кожного рівняння на  $k_i, i = \overline{1, S}$  з наступним підсумовуванням отриманих рівностей.

Відповідно до *твердження 1* ермітова форма в (15) є дійсною величиною. Тому, застосовуючи операцію комплексного сполучення до правої частини першої рівності (15), отримаємо запис другої рівності.

Враховуючи вирази (15) і (16), отримуємо наступні рівності для знаходження дисперсії помилки апроксимації:

$$\delta_s^2 = \delta_\xi^2 - \sum_{i=1}^S k_i^* G_{1,i} = \delta_\xi^2 - \sum_{j=1}^S k_i^* k_i \Phi_{ij}. \quad (16)$$

Використовуючи у виразі (16) позначення, введене в твердження 1, при оптимальному векторі  $K^0$  можна записати

$$\delta_s^2 = \delta_\xi^2 - D_s^2. \quad (17)$$

Згідно з виразом (17) при оптимальному векторі  $K^0$  дисперсія  $\delta_\xi^2$  визначається значенням, яке дорівнює дисперсії процесу  $D_s^2$  і залежить від порядку  $S$  стаціонарного функціонального полінома. Для розгляду цієї залежності доцільно отримати канонічну форму подання ермітової форми  $D_s^2$  у виразі (7). Введемо величину

$$L_s = D_s^2 - D_{s-1}^2, S = 1, 2, \dots, \quad (18)$$

яка при  $D_0^2 = 0$  визначає приріст величини  $D_s^2$  в порівнянні із значенням  $D_{s-1}^2$ .

Користуючись рівнянням (18), можна записати:

$$D_s^2 = D_s^2 - D_{s-1}^2 + D_{s-1}^2 - D_{s-2}^2 + \dots + D_1^2 - D_0^2 = \sum_{i=1}^s L_i. \quad (19)$$

*Твердження 4.* При оптимальному векторі  $K^0 = [K_1, K_2, \dots, K_n]^T$  в оцінці виразу (1) величина  $L_n, n = 1, S$  невід'ємно визначена і знаходиться з виразу

$$L_n = \frac{|\Delta_{n,n}|^2}{\Delta_n \Delta_{n-1}}, \Delta_0 \equiv 1. \quad (20)$$

Використовуючи для елементів вектора  $K^0$  порядку  $n = \overline{1, S}$  значення  $k_i, i = \overline{1, S}$ , записані в вигляді (13), отримаємо наступну величину  $L_n = D_n^2 - D_{n-1}^2$ , яку із застосуванням рівності (15) можна визначити з виразу

$$L_n = \frac{1}{\Delta_n \Delta_{n-1}} \left\{ \Delta_{n-1} \sum_{k=1}^n \Delta_{n,k} G_{1,k}^* - \Delta_n \sum_{k=1}^n \Delta_{n-1,k} G_{1,k}^* \right\}. \quad (21)$$

Розкладаючи визначники  $\Delta_{n,k}$  і  $\Delta_{n-1,k}$  за елементами  $k$ -го стовпця, маємо

$$\Delta_{p,k} = \sum_{j=1}^p G_{1,j} A_{j,k}^{(p)}, p = \overline{n-1, n}, k = \overline{1, p}, \quad (22)$$

де  $A_{j,k}^{(p)}$  алгебраїчне доповнення елемента  $j$ -го рядка і  $p$ -го стовпця в матриці Грама  $p$ -го порядку.

Підставляючи вираз (22) в (21), отримаємо

$$L_n = \frac{1}{\Delta_n \Delta_{n-1}} \sum_{k,j=1}^n [A_{j,k}^{(n)} \Delta_{n-1} - A_{j,k}^{(n-1)} \Delta_n] G_{1,j} G_{1,k}^*. \quad (23)$$

Об'єднання двох сум у виразі (22) виконано шляхом додавання доданків виду

$$\sum_{j=1}^n G_{1,j} G_{1,k}^* A_{j,n}^{(n-1)} = \sum_{k=1}^n G_{1,n} G_{1,k}^* A_{n,k}^{(n-1)},$$

оскільки  $A_{j,n}^{(n-1)} = A_{n,k}^{(n-1)} = 0$ ,  $j, k = \overline{1, n}$ , як  $n$ -го рядка і  $n$ -го стовпця в визначнику  $(n-1)$  порядку немає.

Використовуючи відоме з теорії визначників співвідношення [3], запишемо

$$A_{j,k}^{(n)} \Delta_{n-1} - A_{j,k}^{(n-1)} \Delta_n = [A_{j,n}^{(n)}]^* A_{j,n}^{(n)}, \quad j, k = \overline{1, n}$$

для елементів, записаних в квадратній дужці виразу (23), маємо

$$\begin{aligned} L_n &= \frac{1}{\Delta_n \Delta_{n-1}} \sum_{j,k=1}^n G_{1,n} G_{1,k}^* [A_{k,n}^{(n)}]^* A_{j,n}^{(n)} = \\ &= \frac{1}{\Delta_n \Delta_{n-1}} \left\{ \sum_{k=1}^n G_{1,n} A_{k,n}^* \right\}^* \sum_{j=1}^n G_{1,j} A_{j,n}^{(n)} = \frac{|\Delta_{n,n}|^2}{\Delta_n \Delta_{n-1}}, \end{aligned} \quad (24)$$

що відповідає (20).

Напіввизначеність виразу (20) впливає з його вигляду, оскільки граміан  $\Delta_S > 0$ , вектор, що визначає  $K^0$  з виразу (11), згідно з умовами Сильвестра забезпечує позитивну визначеність граміанів  $\Delta_n, n = \overline{1, S}$ ,  $n$ -го порядку.

Підставляючи вирази (20) в (19), маємо канонічну форму визначення величин

$$D_S^2 = \sum_{i=1}^S \frac{|\Delta_i|^2}{\Delta_i \Delta_{i-1}}. \quad (25)$$

Вираз (25), підставлений в (17) і з урахуванням виразу (13), дозволяє отримати залежність  $\delta_S^2$  від величини  $S$  в простішому вигляді для проведення аналізу:

$$\delta_S^2 = \delta_S^2 - \sum_{i=1}^S \frac{|\Delta_{i,i}|^2}{\Delta_i \Delta_{i-1}} = \delta_S^2 - |k_i^{(i)}| \sum_{i=1}^S \frac{\Delta_i}{\Delta_i \Delta_{i-1}},$$

де  $k_i^{(i)}$   $i$ -й елемент вектора  $K^0$ , визначений з виразу (13) для порядку  $S=i$ .

### Висновки

Проведені дослідження дозволяють робити розкладання небезпечних сигналів при радіомоніторингу об'єктів по системі функціональних операторів. При цьому отримані вирази дають можливість знаходити мінімальну помилку

апроксимації випадкових ефірних процесів  $\xi(t)$  стаціонарних функціональних поліномів з оптимальними значеннями постійних коефіцієнтів з відомим значенням матриць  $\Phi$  і  $G$ . Оптимальною особливістю аналізу задачі апроксимації є її рішення без використання методу ортогоналізації векторів, що утворюють базис простору  $E_S$ .

#### СПИСОК ВИКОРИСТАНИХ ДЖЕРЕЛ

1. Згуровський М.З. Основи системного аналізу / М.З. Згуровський, Н.Д. Панкратов. – К. : Вид. група ВНУ, 2007. – 544 с.
2. Бейкер Дж. Аппроксимация Паде / Дж. Бейкер, П. Грейвс-Моррис. – М. : Мир, 1986. – 502 с.
3. Макклеллан Дж. Х. Применение теории чисел в цифровой обработке сигналов / Дж. Х. Макклеллан, Ч. М. Рейдер. – М. : Радио и связь, 1983. – 264 с.
4. Баранов В.Л. Моделирование физических процессов в информационной безопасности / В.Л. Баранов, М.В. Капустян, Р.М. Костюченко, В.О. Хорошко. – К. : Вид. ДУІКТ, 2009. – 175 с.
5. Арфкен Г. Математические методы в физике / Г. Арфкен. – М. : Атомиздат, 1970. – 712 с.

Отримано 08.02.2012