Modelowanie i identyfikacja – laboratorium 9.

Identyfikacja statycznych systemów liniowych typu MISO.

Metoda najmniejszych kwadratów – **skorelowane zakłócenie**

Paweł Wachel

Wymagania wstępne:

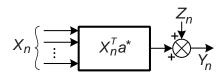
- 1. Wymagania wstępne z poprzednich zajęć¹.
- 2. Znajomość konstrukcji i podstawowych własności macierzy kowariancji wektora losowego.

Zadania do wykonania:

Dany jest statyczny system liniowy typu MISO o D wejściach (np. D=10,20) opisany równaniem

$$Y_n = X_n^T a^* + Z_n, (1)$$

gdzie $X_n = [X_{n1}, X_{n2}, \dots, X_{nD}]^T$, $a^* = [a_1^*, a_2^*, \dots, a_D^*]^T$ oraz $Y_n, Z_n \in \mathbb{R}^1$.



Zakładamy parametryczną wiedzę wstępną, tj. znajomość parametru D.

- 1. Ustalić arbitralnie składowe wektora a^* . Wygenerować N-elementową sekwencję obserwacji wejścia $\{X_n\}$ typu i.i.d. o rozkładzie normalnym $\mathcal{N}(\boldsymbol{\mu}, \Sigma)$, gdzie macierz kowariancji $\Sigma = \mathbf{I}\sigma_X^2$, \mathbf{I} jest macierzą jednostkową o wym. $[D \times D]$, $\sigma_X^2 > 0$ jest stałą, a $\boldsymbol{\mu}$ jest D-elementowym wektorem.
- 2. Wygenerować skalarny (pomocniczy) sygnał $\{\varepsilon_n\}$ typu *i.i.d.* o rozkładzie² $\mathcal{N}(0, \sigma_{\varepsilon}^2)$. Na jego podstawie utworzyć sygnał zakłócający $\{Z_n\}$ (por. równanie (1)), zgodnie z zależnością

$$Z_n = \varepsilon_n + b_1 \varepsilon_{n-1},$$

gdzie $b_1 = 0.5$. Na jego podstawie utworzyć N-elementową sekwencję zakłócającą $\{Z_n\}$.

3. Wykorzystując sygnały $\{X_n\}$ i $\{Z_n\}$ wyznaczyć sekwencję pomiarów wyjścia $\{Y_n\}$ zgodnie z równaniem (1). N-elementowy zbiór par (X_n, Y_n) oznaczymy symbolem T_N , tzn. $T_N = \{(X_1, Y_1), (X_2, Y_2), \dots, (X_N, Y_N)\}$.

¹Całkujemy wiedzę... przynajmniej do wakacji.

 $^{^2}$ Przyjąć dowolną wartość wariancji $\sigma_\varepsilon^2>0.$ Jej wpływ na rezultaty identyfikacji będzie przedmiotem dalszych badań.

4. Niech

$$\mathbf{X}_{N} = \begin{bmatrix} X_{1}^{T} \\ X_{2}^{T} \\ \vdots \\ X_{N}^{T} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} X_{11} & X_{12} & \cdots & X_{1D} \\ X_{21} & X_{22} & \cdots & X_{2D} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ X_{N1} & X_{N2} & \cdots & X_{ND} \end{bmatrix}, \mathbf{Y}_{N} = \begin{bmatrix} Y_{1} \\ Y_{2} \\ \vdots \\ Y_{N} \end{bmatrix}, \mathbf{Z}_{N} = \begin{bmatrix} Z_{1} \\ Z_{2} \\ \vdots \\ Z_{N} \end{bmatrix}.$$

Wtedy $\mathbf{Y}_N = \mathbf{X}_N a^* + \mathbf{Z}_N$ (por. wz. (1)).

Skonstruować estymator MNK parametru a^* zgodnie ze wzorem

$$\hat{a}_N = (\mathbf{X}_N^T \mathbf{X}_N)^{-1} \mathbf{X}_N^T \mathbf{Y}_N.$$

5. Wyznaczyć (samodzielnie) macierz kowariancji \mathbf{R} wektora \mathbf{Z}_N ,

$$\mathbf{R} = cov \{\mathbf{Z}_N\} = E\{\mathbf{Z}_N \mathbf{Z}_N^T\} = \begin{bmatrix} c_{11} & c_{12} & \cdots & c_{1N} \\ c_{21} & c_{22} & & & \\ \vdots & & \ddots & & \\ c_{N1} & \cdots & & c_{NN} \end{bmatrix}.$$

gdzie $c_{kk} = Var\left\{\mathbf{Z}_{N}\left(k\right)\right\}$ oraz $c_{jk} = cov\left\{\mathbf{Z}_{N}\left(j\right), \mathbf{Z}_{N}\left(k\right)\right\}$, gdzie $\mathbf{Z}_{N}\left(j\right)$ oznacza j-ty element wektora \mathbf{Z}_{N} .

6. W oparciu o funkcję imagesc() lub bar3() przedstawić graficznie macierz kowariancji³ estymatora \hat{a}_N , tj.

$$\operatorname{cov}\{\hat{a}_N\} = (\mathbf{X}_N^T \mathbf{X}_N)^{-1} \mathbf{X}_N^T \mathbf{R} \mathbf{X}_N (\mathbf{X}_N^T \mathbf{X}_N)^{-1}.$$
(2)

Dokonać interpretacji uzyskanego wyniku w kontekście rezultatów uzyskanych w poprzednim ćwiczeniu (Lab8 – macierz kowariancji estymatora \hat{a}_N przy zakłóceniu typu i.i.d.). Jaki jest wpływ parametru b_1 (patrz pkt. 2.) na macierz kowariancji estymatora \hat{a}_N ?

7. Dla (ustalonego) sygnału wejściowego $\{X_n\}$ z punktu 1. wygenerować L (np. L=20,30) niezależnych sekwencji $\{Z_n\}$ i utworzyć odpowiadające im zbiory pomiarów $T_N^{[1]},T_N^{[2]},\ldots,T_N^{[L]}$. (por. pkt. 3.). Niech $\hat{a}_N^{[l]}$ oznacza realizację estymatora \hat{a}_N uzyskaną na podstawie pomiarów ze zbioru $T_N^{[l]}$. Wykreślić błąd

$$Err \{\hat{a}_N\} = \frac{1}{L} \sum_{l=1}^{L} \left\| \hat{a}_N^{[l]} - a^* \right\|^2$$
 (3)

w funkcji N. Porównać uzyskany rezultat z odpowiadającym mu wynikiem dla zakłócenia typu i.i.d.. Badania powtórzyć dla różnych wartości wariancji zakłóceń.

³Przyjmujemy tu interpretację, zgodnie z którą wejście $\{X_n\}$ ma charakter deterministyczny, a zakłócenie jest sekwencją losową jak w pkt. 1 (biały szum).

Zadania dodatkowe:

1. W kontekście zadania z p
kt. 2. wyznaczyć macierz kowariancji wektora zakłóce
ń $\mathbf{Z}_N,$ gdy

$$Z_n = \sum_{k=0}^K \lambda^k \varepsilon_{n-k},\tag{4}$$

gdzie $0 < \lambda < 1$ jest pewną stałą (przyjąć wartość K, dla której $\lambda^K \leq \delta$ oraz $\delta = 0.001$). Przedstawić graficznie cov $\{\mathbf{Z}_N\}$ dla kilku wybranych wartości λ (np. $\lambda \in \{0.001; 0.1; 0.5; 0.98\}$ i zinterpretować uzyskane wyniki.

2. Dla zakłócenia (4) i kilku wybranych wartości λ (patrz zadanie powyżej) przeprowadzić eksperyment symulacyjny analogiczny do badań z pkt. 7. oraz wyznaczyć i przedstawić graficznie macierz kowariancji cov $\{\hat{a}_N\}$ (wzór (2)).

Literatura:

- 1. Söderström, Torsten D., and Petre Gheorghe Stoica. Identyfikacja systemów. Wydawnictwo Naukowe PWN, 1997.
- 2. Mańczak, Kazimierz, and Zbigniew Nahorski. Komputerowa identyfikacja obiektów dynamicznych. Państwowe Wydawnictwo Naukowe, 1983.
- 3. Wasserman, Larry. All of statistics: a concise course in statistical inference. Springer Science & Business Media, 2013.
- 4. Gajek Lesław, Kałuszka Marek. Wnioskowanie statystyczne: modele i metody. Wydawnictwa Naukowo-Techniczne, 1993.
- 5. Notatki z wykładu.