

2. Обзор средств MATLAB и ToolBox'ов для приближения данных [Электронный ресурс] – Режим доступа: <http://matlab.exponenta.ru/spline/book1/7.php#4>

3. Метод главных компонент [Электронный ресурс] – Режим доступа: <http://ru.wikipedia.org/> метод главных компонент

**Кривошей Р.В.**

**Наук. керівник к.т.н., доц. Репнікова Н.Б.**

*Національний технічний університет України  
«Київський політехнічний інститут»*

### **Синтез цифрових систем з квантуванням і фіксацією при невідомому векторі станів**

В наші дні велика увага приділяється синтезу систем на базі векторно-матричних моделей. Метою роботи є моделювання цифрової системи з квантуванням та фіксацією, яка забезпечує бажану якість при невідомому вектору станів.

Постановка задачі. Нехай заданий неперервний об'єкт управління описується векторно-матричним рівнянням у просторі станів:

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = A * x(t) + B * u(t) \\ y(t) = C * x(t) \end{cases},$$

де  $x(t)$  – невідомий  $n$ -мірний вектор станів, який включає в себе змінні об'єкта управління;  $u(t)$  –  $m$ -мірний вектор керуючих впливів, який включає в себе керуючі сигнали, що діють на систему ззовні;  $y(t)$  –  $l$ -мірний вектор виходу, який містить змінні об'єкта, доступні для спостереження;  $A$  – постійна матриця, що задає

властивості об'єкта розмірністю  $n \times n$ ;  $B$  – постійна матриця управління розмірністю  $n \times m$ ;  $C$  – постійна матриця виходу розмірністю  $l \times n$ .

На першому кроці синтезу необхідно перевірити об'єкт управління на умови повної керованості та спостережуваності, і переконатися, що об'єкт управління задовольняє даним умовам.

На наступному кроці синтезу цифрової системи з квантуванням і фіксацією необхідно визначити бажаний

характеристичний поліном та знайти його корені  $z_i$ , які забезпечать нульову похибку в усталеному режимі та заданий час регулювання (перехідного процесу). Для визначення характеристичного поліному може бути використаний будь-який із відомих методів знаходження коренів бажаного характеристичного рівняння.

Далі, використовуючи матриці вихідного об'єкту управління, розраховуються фундаментальна матриця  $\Phi(t)$  та  $Q(t)$ . Для визначення матриць  $\Phi(t)$  та  $Q(t)$  рекомендовано використовувати метод, що базується на зворотному перетворенні Лапласа:

$$\Phi(t) = L^{-1}\{(sE - A)^{-1}\},$$

$$Q(t) = L^{-1}\{(sE - A)^{-1}Bs^{-1}\},$$

де  $E$  – одинична матриця.

Матриця коефіцієнтів зворотного зв'язку (матриця регулюючого пристрою)  $G$  розраховується за наступною формулою згідно із запропонованим алгоритмом в [1]:

$$G = -[\Delta_{01} \quad \Delta_{02} \quad \dots \quad \Delta_{0n}] \cdot K^{-1},$$

де

$$\Delta_{0i} = \Delta_0(z) \Big|_{z=z_i},$$

$$\Delta_0(z) = |zE - \Phi(t)|,$$

$$K = [K_1 \quad K_2 \quad \dots \quad K_n],$$

$$K_i = K(z) \Big|_{z=z_i}$$

$$K(z) = \text{Adj}[zE - \Phi(t)] \cdot Q(t).$$

При синтезі цифрових систем з квантуванням і фіксацією при невідомому векторі станів, для відновлення вектора станів використовується спостерігаючий пристрій.

Для визначення матриць, якими описується спостерігаючий пристрій, необхідно розрахувати матрицю  $H$  коефіцієнтів зворотного зв'язку спостерігаючого

пристрою. Для знаходження коефіцієнтів матриці  $H$  можна використовувати метод, який полягає в тому, щоб прирівняти значення при однакових степенях характеристичного полінома  $[z * E - A + H * C]$  та бажаного характеристичного рівняння, де  $E$  – одинична матриця розмірності  $n \times n$ . Іншим широко розповсюдженим методом є використання команди програмного пакету MatLab:

$$H = \text{place}(A^T, C^T, P),$$

де  $P = [-z_1 \quad \dots \quad -z_n]$  – матриця бажаних коренів характеристичного рівняння.

Матриці спостерігаючого пристрою  $A_{\text{сп}}, B_{\text{сп}}, C_{\text{сп}}, D_{\text{сп}}$  мають наступний вигляд:

$$\begin{cases} A_{\text{сн}} = A - H * C; \\ B_{\text{сн}} = [B \quad K]; \\ C_{\text{сн}} = [E]; \\ D_{\text{сн}} = [0]. \end{cases}$$

Даний метод синтезу перевірявся на багаточисленних експериментах. Далі представлено рішення одного із них.

Матриці вихідного неперервного об'єкту управління мають наступний вигляд:

$$A = \begin{bmatrix} -3.6 & -1.5 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}; B = \begin{bmatrix} 4 \\ 0 \end{bmatrix}; C = [0 \quad 5]; D = [0].$$

Використовуючи блок Signal Constraint програмного пакету MatLab бібліотеки Simulink, визначаємо бажані корені характеристичного рівняння цифрової системи:

$$z_{16} = -0.323815; \quad z_{26} = 0.570915.$$

Матриці  $\Phi(t)$  та  $Q(t)$

$$\Phi(t) = \begin{bmatrix} 0.468 & -0.2117 \\ 0.1412 & 0.9762 \end{bmatrix}.$$

$$Q(t) = \begin{bmatrix} 0.5646 \\ 0.0635 \end{bmatrix}.$$

Матриця коефіцієнтів зворотного зв'язку:

$$G = [1.5982 \quad 4.6258].$$

Матриці спостерігаючого пристрою:

$$A_{\text{сн}} = \begin{bmatrix} -3.6 & -11.8855 \\ 1 & 3.353 \end{bmatrix}; \quad B_{\text{сн}} = \begin{bmatrix} 4 & 2.0771 \\ 0 & -0.6706 \end{bmatrix};$$

$$C_{\text{сн}} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}; \quad D_{\text{сн}} = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}.$$

Для перевірки проведених розрахунків було розроблено модель досліджуваної системи. На рисунку 1

представлена схема моделі цифрової системи, яка побудована в програмному середовищі MatLab.

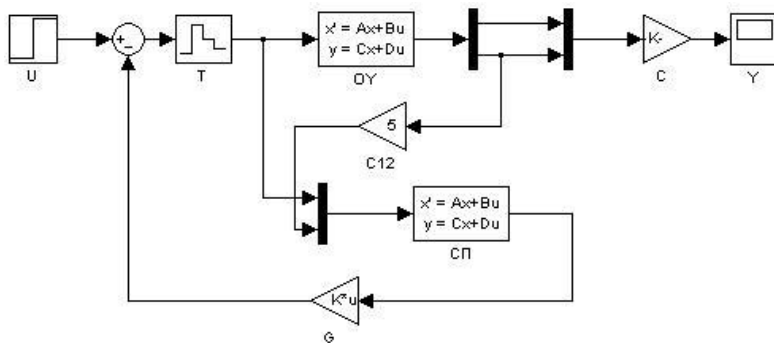


Рисунок 1 – Модель досліджуваної системи На  
 рисунку 2 представлено графіки перехідних  
 процесів вихідної і синтезованої системи.



Рисунок 2 - Графіки перехідних процесів вихідної та  
 синтезованої систем

Приведений графік перехідних процесів підтверджує  
 достовірність представленого методу синтезу.

Література.

1. Куо Б. Теория и проектирование цифровых систем  
 управления, М.: Машиностроение, 1986. – 448с.