

# МОДАЛЬНОЕ УПРАВЛЕНИЕ ОДНОЙ ТРЕХМЕРНОЙ СИСТЕМОЙ НЕЙТРАЛЬНОГО ТИПА В СЛУЧАЕ КРАТНЫХ КОРНЕЙ

А.А. Якименко

Белорусский государственный технологический университет, Минск, Беларусь  
yakimenko@belstu.by

Рассмотрим линейную стационарную систему с запаздывающим аргументом нейтрального типа с одним входом и одним запаздыванием по состоянию:

$$\dot{x}(t) = A_0x(t) + A_1x(t - h) + A_2\dot{x}(t - h) + bu(t), \quad (1)$$

где  $A_i, i = 0, 1, 2$  – постоянные  $3 \times 3$ -матрицы;  $h > 0$  – постоянное запаздывание;  $b$  – ненулевой  $3$ -вектор. Не ограничивая общности, считаем  $b' = [0, 0, 1]$  ("'" означает транспонирование).

Присоединим к системе (1) регулятор вида

$$u(t) = q'_{00}x(t) + \sum_{i=0}^L \sum_{j=1}^M q'_{ij}x^{(i)}(t - jh) + \int_{-h}^0 g'(s)x(t + s)ds, \quad (2)$$

где  $q_{00}, q_{ij}$  –  $3$ -векторы;  $g'(s)$  – непрерывная  $3$ -вектор-функция;  $x^{(i)}(t) \stackrel{def}{=} \frac{d^i}{dt^i}x(t), (x^{(0)}(t) \equiv x(t))$ .

Характеристическое уравнение системы (1) имеет следующий вид:

$$\det [A_0 + A_1e^{-\lambda h} + A_2\lambda e^{-\lambda h} - \lambda I_3] \equiv \sum_{i=0}^3 \sum_{j=0}^3 \tilde{\alpha}_{ij}\lambda^i e^{-j\lambda h} = 0, \quad (3)$$

где числа  $\tilde{\alpha}_{ij}$  вычисляются как функции матриц  $A_i, i = 0, 1, 2$ , в частности,  $\tilde{\alpha}_{00} = \det A_0, \tilde{\alpha}_{30} = 1, \tilde{\alpha}_{33} = \det A_2$ .

**Определение 1.** Система (1) будет модально управляема регулятором вида (2), если для любых наперёд заданных чисел  $\alpha_{ij}, i = 0, 1, 2, j = 0, 1, 2, \alpha_{20} = 1, \alpha_{3j}, j = 0, 1, 2$  найдется регулятор (2) такой, что характеристическое уравнение замкнутой системы (1), (2) имеет вид

$$\begin{aligned} & \det [A_0 + A_1e^{-\lambda h} + A_2\lambda e^{-\lambda h} - \lambda I_3 + bU(\lambda)] \equiv \\ & \equiv \left( \sum_{i=0}^2 \sum_{j=0}^2 \alpha_{ij}\lambda^i e^{-j\lambda h} \right) \times (\alpha_{30} + \alpha_{31}e^{-j\lambda h} + \alpha_{32}\lambda e^{-j\lambda h} + \lambda) = 0. \end{aligned}$$

Введем  $(3 \times 3)$ -матрицы:

$$\mathcal{A}(\lambda) = A_0 + A_1 e^{-\lambda h} + A_2 \lambda e^{-\lambda h},$$

$$W(\lambda) = [A^2(\lambda)b, A(\lambda)b, b], \lambda \in \mathbb{C}.$$

Рассмотрим общециклический случай:

$$\det W(\lambda) = c(\gamma_0 + \gamma_1 e^{-\lambda h} + \lambda e^{-\lambda h}), (c \neq 0).$$

Пусть матрица  $\mathcal{A}(\lambda)$  имеет следующий вид:

$$\begin{aligned} \mathcal{A}(\lambda) &= \begin{bmatrix} \beta_0 + \beta_1 e^{-\lambda h} + \beta_2 \lambda e^{-\lambda h} & c(\gamma_0 + \gamma_1 e^{-\lambda h} + \lambda e^{-\lambda h}) & 0 \\ a_{21}(\lambda) & a_{22}(\lambda) & 1 \\ a_{31}(\lambda) & a_{32}(\lambda) & a_{33}(\lambda) \end{bmatrix} \equiv \\ &\equiv \begin{bmatrix} a_{11}(\lambda) & a_{12}(\lambda) & 0 \\ a_{21}(\lambda) & a_{22}(\lambda) & 1 \\ a_{31}(\lambda) & a_{32}(\lambda) & a_{33}(\lambda) \end{bmatrix}. \end{aligned}$$

Здесь  $\beta_i, i = 0, 1, 2, c, \gamma_0$  — некоторые действительные числа;  $a_{ij}(\lambda), i = 1, 2, 3, j = 1, 2, 3$  — квазиполиномы:

$$a_{ij}(\lambda) = a_{ij0} + a_{ij1} e^{-\lambda h} + a_{ij2} \lambda e^{-\lambda h},$$

где  $a_{ijk} \in \mathbb{R}; k = 0, 1, 2$ .

Рассмотрим уравнение

$$\lambda^2 + (\gamma_1 - \beta_0)\lambda + \beta_1\gamma_0 - \beta_0\gamma_1 \equiv (\lambda - \xi_1)(\lambda - \xi_2) = 0, \xi_1, \xi_2 \in \mathbb{R}.$$

Пусть выполнено условие  $\xi_1 = \xi_2 = \xi$ . Рассмотрим величину

$$\delta(\xi) = \beta_0 + \beta_1 e^{-\xi h} - \xi.$$

Справедлива следующая

**Теорема 1.** *Для того, чтобы система (1) была модально управляема регулятором (2) в общециклическом случае при кратных корнях, необходимо и достаточно выполнения условия  $\delta(\xi) \neq 0$ .*