

**Определение 1.** Будем говорить, что функция  $f(x)$  удовлетворяет условию Ляпунова для однородных функций, если для любой положительно однородной функции  $W(x)$  порядка  $l = k + \mu - 1$  ( $k > 1, \mu > 1$ ) существует решение уравнения (3) в виде положительно однородной порядка  $k > 1$  функции  $V(x)$ .

**Теорема 3.** Если система уравнений (4) имеет равновесное  $x(t, \tilde{x}_0) \equiv \tilde{x}_0 \neq 0$  или периодическое  $x(L, \tilde{x}_0) = \tilde{x}_0$  решение, то функция  $f(x)$  не удовлетворяет условию Ляпунова.

**Теорема 4.** Пусть функция  $f(x)$  удовлетворяет условию Ляпунова для положительно однородных функций.

Если для некоторой точки  $\tilde{x}_0 \neq 0$  выполнено условие  $f(\tilde{x}_0) = \alpha(|\tilde{x}_0|)\tilde{x}_0$ , причем  $\alpha(|\tilde{x}_0|) \neq 0$ , или для некоторого решения  $x(t, \hat{x}_0)$  уравнения (4) выполнено условие  $x(L, \hat{x}_0) = \alpha\hat{x}_0$ , причем  $\alpha \neq 1$ , то для любой положительно однородной функции  $W(x)$  порядка  $l = k + \mu - 1$  ( $k > 1, \mu > 1$ ) любые два решения  $\tilde{V}(x)$  и  $\hat{V}(x)$  уравнения (1) удовлетворяют равенствам

$$\tilde{V}(\gamma\tilde{x}_0) = \hat{V}(\gamma\tilde{x}_0), \gamma \geq 0 \quad \text{или} \quad \tilde{V}(x(t, \gamma\tilde{x}_0)) = \hat{V}(x(t, \gamma\tilde{x}_0)), \gamma \geq 0, t \in (-\infty, +\infty). \quad (5)$$

Из положительной однородности функций  $\tilde{V}(x)$  и  $\hat{V}(x)$  следуют равенства (5) при  $\gamma \geq 0$ .

**Следствие 1.** Если функция  $f(x)$  удовлетворяет условиям теоремы 4 для всех точек, то имеет место единственность решения уравнения (1).

**Заключение.** В докладе рассматривается проблема устойчивости однородных дифференциально-разностных систем с линейно возрастающим запаздыванием. Обоснован подход к анализу устойчивости, основанный на теоремах Разумихина. Условие Ляпунова для линейных систем обыкновенных дифференциальных уравнений распространено на однородные системы. Предложен подход к построению функционалов Ляпунова Красовского для однородных систем.

#### Литература

1. Екимов А. В., Жабко А. П., Яковлев П. В. Устойчивость дифференциально-разностных систем с линейно возрастающим запаздыванием. I. Линейные управляемые системы // Вестник Санкт-Петербургского университета. Прикладная математика. Информатика. Процессы управления. 2020. Т. 16. № 3. С. 316–325.
2. Екимов А. В., Жабко А. П., Яковлев П. В. Устойчивость дифференциально-разностных систем с линейно возрастающим запаздыванием. II. Системы с аддитивной правой частью // Вестник Санкт-Петербургского университета. Прикладная математика. Информатика. Процессы управления. 2023. Т. 16. № 1. С. 4–9.

## МОДАЛЬНОЕ УПРАВЛЕНИЕ ЛИНЕЙНЫМ ДИФФЕРЕНЦИАЛЬНЫМ УРАВНЕНИЕМ С РАСПРЕДЕЛЕННЫМ ЗАПАЗДЫВАНИЕМ ПОСРЕДСТВОМ СТАТИЧЕСКОЙ ОБРАТНОЙ СВЯЗИ ПО ВЫХОДУ

В.А. Зайцев, И.Г. Ким

Пусть  $\mathbb{K} = \mathbb{C}$  или  $\mathbb{K} = \mathbb{R}$ ;  $\mathbb{K}^n = \{x = \text{col}(x_1, \dots, x_n) : x_i \in \mathbb{K}\}$  — линейное пространство вектор-столбцов над полем  $\mathbb{K}$ ;  $M_{m,n}(\mathbb{K})$  — пространство  $m \times n$ -матриц над полем  $\mathbb{K}$ ;  $I \in M_{n,n}(\mathbb{K})$  — единичная матрица;  $\bar{a}$  означает комплексное сопряжение числа  $a$ ;  $*$  — эрмитово сопряжение матрицы.

Рассмотрим линейную стационарную управляемую систему, которая задана линейным дифференциальным уравнением  $n$ -го порядка с распределенным запаздыванием в состоянии, на вход которой подается линейная комбинация из  $m$  сигналов и их производных до порядка  $(n - p)$  включительно ( $1 \leq p \leq n$ ), а измерению доступны  $k$  различных линейных комбинаций состояния  $x(t)$  и его производных до порядка  $(p - 1)$  включительно:

$$x^{(n)}(t) + \sum_{i=1}^n \int_{-h}^0 dg_i(\tau) x^{(n-i)}(t + \tau) = \sum_{\alpha=1}^m \sum_{l=p}^n b_{l\alpha} u_{\alpha}^{(n-l)}(t), \quad t > 0, \quad (1)$$

$$y_{\beta}(t) = \sum_{\nu=1}^p \bar{c}_{\nu\beta} x^{(\nu-1)}(t), \quad \beta = \overline{1, k}, \quad (2)$$

с начальными условиями  $x^{(n-i)}(\tau) = \phi_i(\tau)$ ,  $\tau \in [-h, 0]$ ; здесь  $h > 0$  — постоянное запаздывание,  $\phi_i: [-h, 0] \rightarrow \mathbb{K}$  — непрерывные функции;  $g_i: [-h, 0] \rightarrow \mathbb{K}$  — функции ограниченной вариации,  $b_{l\alpha}, c_{\nu\beta} \in \mathbb{K}$ ,  $i = \overline{1, n}$ ,  $l = \overline{p, n}$ ,  $\alpha = \overline{1, m}$ ,  $\nu = \overline{1, p}$ ,  $\beta = \overline{1, k}$ ;  $u = \text{col}(u_1, \dots, u_m) \in \mathbb{K}^m$  — вектор управления,  $y = \text{col}(y_1, \dots, y_k) \in \mathbb{K}^k$  — выходной вектор;  $p \in \{\overline{1, n}\}$ .

Пусть управление в системе (1), (2) имеет вид линейной статической обратной связи по выходу с распределенным запаздыванием

$$u(t) = \int_{-\sigma}^0 dR(\tau) y(t + \tau), \quad (3)$$

$y(t) = 0$ ,  $t < -h$ . Здесь  $R(\tau) = \{r_{\alpha\beta}(\tau)\} \in M_{m,k}(\mathbb{K})$ ,  $r_{\alpha\beta}: [-\sigma, 0] \rightarrow \mathbb{K}$  — функции ограниченной вариации,  $\alpha = \overline{1, m}$ ,  $\beta = \overline{1, k}$ .

**Определение 1.** Для системы (1), (2) разрешима задача модального управления посредством регулятора (3), если для любого числа  $\omega \geq 0$  и любых функций ограниченной вариации  $\delta_i: [-\omega, 0] \rightarrow \mathbb{K}$ ,  $i = \overline{1, n}$ , найдутся целое число  $\sigma > 0$  и матричная функция ограниченной вариации  $R: [-\sigma, 0] \rightarrow M_{m,k}(\mathbb{K})$  такие, что характеристическая функция замкнутой системы (1), (2), (3) удовлетворяет равенству

$$\varphi(\lambda) = \lambda^n + \sum_{i=1}^n \lambda^{n-i} \int_{-\omega}^0 d\delta_i(\tau) e^{\lambda\tau}.$$

Построим по системе (1), (2) матрицы  $B = \{b_{l\alpha}\}$ ,  $l = \overline{1, n}$ ,  $\alpha = \overline{1, m}$ , и  $C = \{c_{\nu\beta}\}$ ,  $\nu = \overline{1, n}$ ,  $\beta = \overline{1, k}$ , где  $b_{l\alpha} = 0$  при  $l < p$  и  $c_{\nu\beta} = 0$  при  $\nu > p$ . Пусть  $J = \{\vartheta_{ij}\} \in M_{n,n}(\mathbb{R})$ , где  $\vartheta_{ij} = 1$  при  $j = i + 1$  и  $\vartheta_{ij} = 0$  при  $j \neq i + 1$ . Положим  $J^0 := I$ .

**Теорема 1.** Для системы (1), (2) разрешима задача модального управления посредством регулятора (3) тогда и только тогда, когда матрицы

$$C^* J^0 B, \quad C^* J B, \quad \dots, \quad C^* J^{n-1} B \quad (4)$$

линейно независимы.

**Следствие 1.** Пусть матрицы (4) линейно независимы. Тогда система (1), (2) экспоненциально стабилизируема посредством регулятора (3).

Полученные результаты развивают исследования задачи модального управления посредством статической обратной связи по выходу для дифференциального уравнения  $n$ -го порядка с запаздываниями, проведенные в работах [1]–[5].

Работа выполнена при поддержке Министерства науки и высшего образования РФ в рамках государственного задания № 075-01483-23-00, проект FEWS-2020-0010.

### Литература

1. Zaitsev V. A., Kim I. G. *Arbitrary spectrum assignment by static output feedback for linear differential equations with state variable delays* // IFAC-PapersOnLine. 2018. Vol. 51. Issue 32. P. 810–814.
2. Zaitsev V. A., Kim I. G. *Spectrum assignment and stabilization of linear differential equations with delay by static output feedback with delay* // Вестник Удмуртского университета. Математика. Механика. Компьютерные науки. 2020. Т. 30. Вып. 2. С. 208–220.
3. Зайцев В. А., Ким И. Г. *Назначение спектра в линейных системах с несколькими соизмеримыми сосредоточенными и распределенными запаздываниями в состоянии посредством статической обратной связи по выходу* // Известия Института математики и информатики Удмуртского государственного университета. 2020. Т. 56. С. 5–19.
4. Zaitsev V., Kim I. *Arbitrary coefficient assignment by static output feedback for linear differential equations with non-commensurate lumped and distributed delays* // Mathematics. 2021. Vol. 9. Issue 17. Article 2158.
5. Зайцев В. А., Ким И. Г. *Модальное управление и стабилизация линейных систем статической обратной связью по выходу*. Ижевск: Удмуртский университет, 2022.

## ЗАДАЧА ОПТИМИЗАЦИИ ПЕРЕХОДНОГО ПРОЦЕССА В КВАЗИЛИНЕЙНОЙ СИСТЕМЕ НА НЕФИКСИРОВАННОМ ВРЕМЕННОМ ПРОМЕЖУТКЕ

А.И. Калинин, Л.И. Лавринович

В рамках математической теории оптимальных процессов задачам оптимизации квазилинейных динамических систем, содержащих малые параметры при нелинейностях, уделяется значительное внимание. Интерес к ним вызван эффективностью асимптотических методов их решения, при применении которых исходные по существу нелинейные задачи сводятся к сравнительно несложной коррекции решений задач оптимизации линейных динамических систем. Настоящий доклад посвящен построению асимптотических приближений к решению задачи оптимизации переходного процесса в квазилинейной системе. Критерий качества в этой задаче представляет собой линейную комбинацию энергетических затрат и длительности процесса.

В классе  $r$ -мерных управляющих воздействий  $u(t)$ ,  $t \in [t_0, t_1]$ , с кусочно-непрерывными компонентами рассмотрим следующую задачу оптимального управления:

$$\dot{x} = A(t)x + \mu f(x, t) + B(t)u, x(t_0) = x_0 \neq 0, \quad (1)$$

$$x(t_1) = 0, J(u) = \int_{t_0}^{t_1} (1 + u^T P(t)u) dt \rightarrow \min, \quad (2)$$

где  $\mu$  – малый (по модулю) параметр,  $t_0$  – заданный момент времени,  $t_1$  – нефиксированный конечный момент времени ( $t_1 > t_0$ ),  $x$  –  $n$ -вектор,  $f(x, t)$ ,  $x \in R^n$ ,  $t \geq t_0$ , – нелинейная вектор-функция, а  $P(t)$  – положительно-определенная симметрическая матрица для всех  $t \geq t_0$ .