

$$T(x_\nu, y_\nu) = \Lambda(x)y_\nu - \Lambda(y)x_\nu - [x, y]_\nu$$

для всех  $x, y \in \bar{g}$ ; тензор кривизны  $R \in \text{InvT}_3^1(V)$  имеет вид:

$$R(x_\nu, y_\nu) = [\Lambda(x), \Lambda(y)] - \Lambda([x, y])$$

для всех  $x, y \in \bar{g}$ .

Алгеброй голономии связности  $\Lambda: g \rightarrow gl(V)$  на паре  $(\bar{g}, g)$  называется подалгебра алгебры Ли  $gl(V)$  вида:

$$V + [\Lambda(g), V] + [\Lambda(g), [\Lambda(g), V]] + \dots,$$

где  $V = \{[\Lambda(x), \Lambda(y)] - \Lambda([x, y]) \mid x, y \in g\}$ .

Полученный результат позволяет провести классификацию всех трехмерных изотропно-точных однородных пространств и локально однородных аффинных связностей на них. Предложенная методика также может быть использована для других размерностей.

#### ЛИТЕРАТУРА

- 1 Онищик, А. Л. Топология транзитивных групп Ли преобразований / А. Л. Онищик. — М. : Физ. - мат. лит., 1995. — 344 с.
- 2 Кобаяси, Ш. Основы дифференциальной геометрии / Ш. Кобаяси, К. Номидзу. — М. : Наука, 1981. — 344 с.
- 3 Nomizu, K. Invariant affine connections on homogeneous spaces / K. Nomizu. // Amer. Journ. Math. — 1954. — Vol. 76., № 1. — P. 33-65.

УДК 62-50

И. К. Асмыкович, доц., канд. физ.-мат. наук (БГТУ, г. Минск)

#### ИЗУЧЕНИЕ НУЛЕВОЙ ДИНАМИКИ ДЕСКРИПТОРНЫХ СИСТЕМ

Ранее считалось, что для них все основные вопросы качественной теории управления для линейных систем рассмотрены и решены в 70-80 годы двадцатого века. Но выяснилось, что ряд стандартных задач, как-то задача стабилизации линейной системы обратной связью по выходу, задача робастной стабилизации, задача одновременной стабилизации набора систем являются невыпуклыми и NP-сложными [1]. Это означает, что эффективных способов их решения нет и быть не может, если под эффективным понимать такой, который приводит к решению (если оно существует) с произвольной точностью за «разумное» время.

При построении наблюдателей, особенно для линейных динамических систем с различными неопределенностями [2]. Важную роль имеют системы нулевой динамики, т. е. многообразие, задаваемое уравнением  $y(t) = Cx(t) = 0$ . Для одноходовных

иодновыходных линейных систем это многообразие удается полностью описать, для многовыходных систем ситуация гораздо сложнее. Укажем некоторые результаты. Рассмотрим стандартную линейную систему

$$\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t), x(0) = x_0, \quad (1)$$

$$y(t) = Cx(t) \quad (2)$$

которую будем полагать полностью управляемой и наблюдаемой.

Под нулевой динамикой системы (1) полагают движение, принадлежащее многообразию  $y(t) = Cx(t) = 0$ . При описании нулевой динамики выделяют три задачи [2], т.е. определения уравнений нулевой динамики, спектра и размерности нулевой динамики. Для систем с одним входом и одним выходом, которые называют скалярными системами, получены ответы на все три вопроса.

**Определение 1.** Относительным порядком скалярной системы (1), (2) называют натуральное число  $r$  для которого выполнены соотношения

$$CB = 0, CAB = 0, \dots, CA^{r-2}B = 0, CA^{r-1}B \neq 0 \quad (3)$$

Для скалярной системы размерность нулевой динамики равна разности между размерностью системы и ее относительным порядком, характеристическим полиномом нулевой динамики является числитель переходной функции системы и спектром множество его корней. Задачу о нахождении уравнений нулевой динамики решают при помощи приведения системы к специальной форме [2],

$$\begin{aligned} \dot{x}' &= A_{11}x' + A_{12}y_1 & \dot{y}_1 &= y_2, \dot{y}_2 = y_3, \dots \\ \dot{y}_{r-1} &= y_r, \dot{y}_r &= A_{21}x' + A_{22}y' + c'A^{r-1}bu, & y = y_1, \end{aligned} \quad (4)$$

где  $x' \in R^{n-r}$  - часть компонент фазового вектора,  $y' = (y_1, y_2, \dots, y_r)$  - вектор производных выхода  $y$ , пара  $(A_{11}, A_{12})$  управляема, характеристический полином матрицы  $A_{11}$  равен числителю переходной функции и эта матрица определяет нулевую динамику системы.

Полученное управление в виде линейной обратной связи подставляют в исходную систему и совместно с условиями связи получают уравнение нулевой динамики.

Понятие нулевой динамики можно связать с задачей модального управления обратной связью по выходу. Известно, что для полностью управляемой и для полностью наблюдаемой скалярной системы (1), (2) с помощью регулятора  $u = qy$  в спектре замкнутой системы можно получить любое наперед заданное число за исключением не более чем  $n-1$  недостижимого значения. Оказывается, что для того, чтобы не-

достижимые значения отсутствовали необходимо и достаточно, чтобы относительный порядок скалярной системы был равен  $n-1$ , т.е. порядок нулевой динамики был равен 1. В общем случае скалярная система имеет не более, чем  $k-1$  недостижимое собственное значение, где  $k$  – порядок нулевой динамики.

Покажем на примере, что получение уравнений нулевой динамики упрощается при приведении системы к канонической управляемой или канонической наблюдаемой форме.

Рассмотрим скалярную систему (1), (2) с матрицами

$$A = \begin{bmatrix} -2 & -1 & 1 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 1 \end{bmatrix}, \quad b = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \quad c = [0 \quad 1 \quad 0]$$

Она является полностью управляемой и полностью наблюдаемой с относительным порядком равным 2 и характеристическим полиномом

$$\phi(\lambda) = \det(\lambda E - A) = \lambda^3 + \lambda^2 - 4\lambda - 1 = 0$$

Ее уравнение нулевой динамики имеет вид  $\dot{x}_1 = -2x_1$ . Для перехода к канонической управляемой форме используем замену переменной  $x(t) = Dw(t)$ , где  $D$  – модифицированная матрица управляемости. Получим систему

$$\dot{w}(t) = \bar{A}w(t) + \bar{b}u(t),$$

$$y(t) = \bar{c}w(t)$$

с матрицами

$$\bar{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 4 & -1 \end{bmatrix}, \quad \bar{b} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \quad \bar{c} = [2 \quad 1 \quad 0]$$

Для нее  $\bar{c}\bar{b} = 0$ ,  $\bar{c}\bar{A}\bar{b} \neq 0$ , т.е. относительный порядок равен 2. Тогда, вычислив эквивалентное управление и уравнения связи, получим, что уравнение нулевой динамики имеет вид  $\dot{w}_3 = -2w_3$ . Рассмотрим ту же систему с относительный порядок равным 1, то есть возь-

$$b = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix}$$

мем входной вектор в виде  $\begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix}$ . Здесь  $cb = 1$ . Тогда эквивалентное управление найдем из уравнения  $\dot{y} = \dot{x}_2 = x_3 + u = 0$ , т.е.  $u = -x_3$  и, учитывая уравнение связи, получим, что уравнение нулевой динамики имеет вид  $\dot{x}_1 + 2\dot{x}_1 - x_1 = 0$ .

Приведем данную систему к канонической управляемой форме, для чего выполним преобразование координат по формуле

$$x(t) = Dz(t), \text{ где } D = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ -1 & 2 & 1 \\ 1 & 3 & 1 \end{bmatrix} \quad D^{-1} = \begin{bmatrix} 1 & -1 & 1 \\ 0 & 2 & 3 \\ 0 & 1 & 1 \end{bmatrix}$$

$$\dot{z}(t) = \bar{A}z(t) + \bar{b}u(t),$$

Тогда получим систему в виде  $y(t) = \bar{c}z(t)$  с матрицами

$$\bar{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 4 & -1 \end{bmatrix}, \quad \bar{b} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \quad \bar{c} = [-1 \quad 2 \quad 1]$$

В этой ситуации эквивалентное управление имеет вид  $u = -z_3 - 3z_2 - z_1$  и тогда уравнение нулевой динамики  $\dot{z}_3 = -2z_3 + z_3$ .

В качественной теории управления динамическими системами в последние десятилетия большой популярностью пользуются линейные дескрипторные системы, или, в другой терминологии, алгебро-дифференциальные системы. Для таких систем были изучены различные постановки задач управляемости и наблюдаемости, изучена задача инвариантности выхода, или задача уничтожения действия возмущений на выход системы, которая весьма созвучна задаче о нулевой динамике.

Пусть объект управления описывается линейной непрерывной дескрипторной системой

$$\begin{aligned} S\dot{x}(t) &= Ax(t) + Bu(t), \\ Sx(0) &= Sx_0, \quad \det S = 0, \end{aligned} \tag{5}$$

с условием регулярности

$$\det[\lambda S - A] \neq 0 \tag{6}$$

и выходом  $y(t) = Cx(t)$ .

Условие (6) обеспечивает существование и единственность решения (5) при достаточно гладких управляющих функциях  $u(t)$ . Рассмотрим для этой системы основные задачи о нулевой динамике. Пусть система является скалярной, т.е.  $B = b$ ,  $C = c$ . Используя приведение регулярного пучка  $\lambda S - A$  к канонической форме Вейерштрасса, можно привести систему (6-8) к виду

$$\dot{x}_v(t) = Lx_v(t) + b_1u(t) \tag{8}$$

$$N\dot{x}_w(t) = x_w(t) + b_2u(t) \tag{9}$$

$$y(t) = c_1x_v(t) + c_2x_w(t), \tag{10}$$

который называется первой эквивалентной формой (EF1). При этом задача о нулевой динамике дескрипторной системы для подсистемы (8) сводится к ранее полученным результатам, а для (9) использу

$$x_w(t) = - \sum_{j=0}^{v-1} N^j B_2 u^{(j)}(t)$$

формулу решения при получении эквивалентного управления получаем дифференциальное уравнение  $c_1 Lx_1(t) + c_1 b u(t) - c_2 N b_2 \dot{u}(t) - b_2 u(t) = 0$ , если индекс нильпотентности матрицы системы равен двум. В общем случае будем иметь линейное дифференциальное уравнение порядка на единицу меньше, чем индекс нильпотентности матрицы  $N$ . Подставляя решение этого уравнения в исходную систему и, учитывая уравнения связи, мы получим уравнение нулевой динамики. При этом будет определен как порядок нулевой динамики, так и ее спектр. Для дескрипторных систем со многими входами и многими выходами задача нахождения нулевой динамики существенно усложняется, так как неоднозначным становится определение относительного порядка системы.

#### ЛИТЕРАТУРА

- 1 Поляк, Б.Т. Трудные задачи линейной теории управления. / Б. Т. Поляк, П. С. Щербаков // Автоматика и телемеханика. – 2005. № 5. – С.7-46.
- 2 Коровин, С. К. Наблюдатели состояния для линейных систем с неопределенностью / С. К. Коровин, В. В. Фомичев. – М.: ФИЗМАТЛИТ, 2007. – 224 с.

УДК 517.929

Т. Б. Копейкина, доц., канд. физ.-мат. наук (БГТУ, г. Минск)

#### УПРАВЛЯЕМОСТЬ СУЩЕСТВЕННО РАЗНОТЕМПОВЫХ ДИНАМИЧЕСКИХ СИСТЕМ

Хорошо известно, что многие задачи гидродинамики, химической кинетики, динамики полета, автоматического управления и регулирования описываются разнотемповыми сингулярно возмущенными системами (РСВС) дифференциальных уравнений, в которые малый параметр  $\mu$  с различными степенями входит в качестве множителей при производных в уравнения соответствующих задач. Проблема управляемости РСВС с постоянными коэффициентами впервые была рассмотрена в работе [1], где достаточные условия полной управляемости получены на основе разложения пространства состояний системы в прямую сумму подпространств меньшей размерности. В работе автора [2] исследование полной различных видов относительной