

УДК 681.5

ФИНИТНАЯ СТАБИЛИЗАЦИЯ ДЕСКРИПТОРНЫХ СИСТЕМ В ПРИСУТСТВИИ НЕЛИНЕЙНОСТЕЙ И АДДИТИВНЫХ ВОЗМУЩАЮЩИХ ВОЗДЕЙСТВИЙ

Д.Е. Коновалов*Университет ИТМО*

Россия, 197101, Санкт-Петербург, Кронверкский пр., 49, лит. А

E-mail: d.e.konvalov@mail.ru

В.А. Жданов*Университет ИТМО*

Россия, 197101, Санкт-Петербург, Кронверкский пр., 49, лит. А

E-mail: viktor.zhdanov14@yandex.ru

К.А. Зименко*Университет ИТМО*

Россия, 197101, Санкт-Петербург, Кронверкский пр., 49, лит. А

E-mail: konstantin.zimenko@itmo.ru

А.С. Кремлев*Университет ИТМО*

Россия, 197101, Санкт-Петербург, Кронверкский пр., 49, лит. А

E-mail: kremlev_artem@itmo.ru

Ключевые слова: дескрипторные системы, финитные алгоритмы управления, компенсация возмущений, робастность.

Аннотация: Статья посвящена проблеме робастного финитного управления для дескрипторных систем в присутствии нелинейностей и аддитивных возмущающих воздействий. Настройка параметров регулятора основана на решении линейных матричных уравнений и неравенств. Предлагаемый регулятор не требует преобразования системы к каноническому виду и обеспечивает финитную сходимости для представленного класса секторных нелинейностей и возмущений.

1. Введение

Дескрипторные системы широко используются для описания большого класса технических, химических, биологических и других систем (см., например, [1–5]). В свете современных требований к системам автоматического управления,

для ряда приложений проблема синтеза финитного и робастного управления представляет повышенный интерес [6, 7]. Для систем, представленных в стандартной форме на основе обыкновенных дифференциальных уравнений (ОДУ), финитная устойчивость, как правило, обеспечивается с применением скользящих режимов [8–10] или однородных регуляторов [11–13]. Помимо финитной устойчивости такие методы управления обеспечивают ряд робастных свойств, необходимых на практике. В работах [14–16] концепция однородных систем была распространена на класс дескрипторных, и были предложены методы синтеза финитных регуляторов и наблюдателей на основе данной концепции. В [16] показано, что такие однородные регуляторы и наблюдатели обеспечивают устойчивость по входу к состоянию по отношению к аддитивным возмущениям и шумам измерений. Настоящая работа посвящена дальнейшему развитию теории однородности на класс дескрипторных систем, где представлен количественный анализ робастности регулятора из [15].

Используемые обозначения: $\mathbb{R}_+ = \{x \in \mathbb{R} : x > 0\}$, где \mathbb{R} – поле вещественных чисел; \mathbb{C} – поле комплексных чисел; $\lambda(E, A) = \{s | s \in \mathbb{C}, s \text{ – конечно, } \det(sE - A) = 0\}$ для $E, A \in \mathbb{R}^{n \times n}$; $P > 0$ (< 0 ; ≥ 0 ; ≤ 0) для $P \in \mathbb{R}^{n \times n}$ означает, что матрица P симметрична и положительно (отрицательно) определена (полуопределена).

2. Предварительные данные

Рассмотрим дескрипторную систему

$$(1) \quad E\dot{x}(t) = f(x(t)), \quad x(0) = x_0, \quad t \geq 0,$$

где $x(t) \in \mathbb{R}^n$ – вектор состояния, $f : \mathbb{R}^n \rightarrow \mathbb{R}^n$ непрерывная функция, $f(0) = 0$ и $E \in \mathbb{R}^{n \times n}$ при $\text{rank}(E) = r \leq n$. Предполагается, что начальные условия x_0 являются согласованными, а система (1) имеет единственное решение $\Phi_{x_0}(t)$.

Определение 1 ([15]). Пусть $\mathbf{d}_E(s) : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}^{n \times n}$ определяет семейство расширений в виде $\mathbf{d}_E(s) := e^{G_{\mathbf{d}} s}$, где $G_{\mathbf{d}} \in \mathbb{R}^{n \times n}$ – антигурвицева матрица генератора расширений, тогда пара (E, f) называется \mathbf{d}_E -однородной степени $\nu \in \mathbb{R}$, если для всех $x \in \mathbb{R}^n$, $s \in \mathbb{R}$ выполняются условия $E\mathbf{d}_E(s)x = \Xi(s)E$, $f(\mathbf{d}_E(s)x) = e^{\nu s}\Xi(s)f(x)$, где $\Xi : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}^{n \times n}$ несингулярна для всех $s \in \mathbb{R}$, $x \in \mathbb{R}^n \setminus \{0\}$; система (1) является \mathbf{d}_E -однородной если пара (E, f) \mathbf{d}_E -однородна.

Согласно [4], существует несингулярная матрица $X \in \mathbb{R}^{n \times n}$, что $X^T E = E^T X \geq 0$ и $x^T X^T E x = 0$, только если $E x = 0$. Обозначив $\|x\|_{X^T E} = \sqrt{x^T X^T E x}$, для множества $\mathcal{A} := \{x \in \mathbb{R}^n \setminus \{0\} | E x \neq 0\}$ представим неявно определенную функцию Ляпунова $V(\cdot) = \|\cdot\|_{\mathbf{d}_E} : \mathcal{A} \cup \{0\} \rightarrow \mathbb{R}_+ \cup \{0\}$ в виде $V(x) = \|x\|_{\mathbf{d}_E} = e^{s_x}$, где $s_x \in \mathbb{R}$ такое, что $\|\mathbf{d}_E(-s_x)x\|_{X^T E} = 1$. Отметим, что $\|\mathbf{d}_E(s)x\|_{\mathbf{d}_E} = e^s \|x\|_{\mathbf{d}_E}$ и $\|\mathbf{d}_E(-\ln \|x\|_{\mathbf{d}_E})x\|_{X^T E} = 1$. Далее рассмотрим линейную дескрипторную систему

$$(2) \quad E\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t), \quad x(0) = x_0, \quad t \geq 0,$$

где триплет (E, A, B) является полностью управляемым. Пусть пара (E, A) регулярна, т.е. существуют такие несингулярные матрицы $Q, P \in \mathbb{R}^{n \times n}$, что

$$(3) \quad QEP = \begin{bmatrix} I_{n_1} & 0 \\ 0 & N \end{bmatrix}, \quad QAP = \begin{bmatrix} A_1 & 0 \\ 0 & I_{n_2} \end{bmatrix},$$

где $N \in \mathbb{R}^{(n-r) \times (n-r)}$ нильпотентна, $A_1 \in \mathbb{R}^{r \times r}$.

Теорема 1 ([15]). Пусть управление выбрано в форме

$$(4) \quad u(x) = K_E x + \|x\|_{\mathbf{d}_E} K \mathbf{d}_E (-\ln \|x\|_{\mathbf{d}_E}) x,$$

1. $K_E \in \mathbb{R}^{m \times n}$ выбрано таким образом, что $\lambda(E, (A + BK_E)) = 0$;

2. для некоторого $\nu \in [-1, 0)$ система матричных уравнений и неравенств

$$(5a) \quad EM = LE, \quad (A + BK_E)M = (L + \nu I_n)(A + BK_E),$$

$$(5b) \quad (L + (\nu - 1)I_n)B = 0, \quad M + M^T + 2aI_n > 0$$

разрешима для некоторых $M, L \in \mathbb{R}^{n \times n}$, $a \in \mathbb{R}$;

3. матрица обратных связей $K \in \mathbb{R}^{m \times n}$ и $\beta \in \mathbb{R}_+$ выбраны таким образом, что

$$(6a) \quad R^T E^T = ER \geq 0, \quad \begin{bmatrix} E(M + aI_n)R + R^T(M^T + aI_n)E^T & R^T E^T \\ ER & \Gamma \end{bmatrix} \geq 0, \Gamma > 0,$$

$$(6b) \quad (A + BK_E)R + R^T(A + BK_E)^T + BY + Y^T B^T \leq -\beta((L + aI_n)ER + R^T E^T(L^T + aI_n))$$

выполняются для $R, \Gamma \in \mathbb{R}^{n \times n}$, $Y \in \mathbb{R}^{m \times n}$, $K = YX$, $X = R^{-1}$ и $G_{\mathbf{d}} = M + aI_n$.

Тогда замкнутая система (2), (4) импульсно управляема и финитно устойчива с оценкой времени установления: $T(x_0) \leq -\frac{1}{\beta\nu} \|x_0\|_{\mathbf{d}_E}^{-\nu}$.

Здесь выполнение условий 1 и 2 обеспечивает однородность замкнутой системы со степенью однородности ν и генератором расширения $G_{\mathbf{d}} = M + aI_n$, $\Xi(s) = Q^{-1} \begin{bmatrix} I_{n_1} & 0 \\ 0 & e^{-\nu s} I_{n_2} \end{bmatrix} e^{Gs} Q$, где $G = P^{-1} G_{\mathbf{d}} P$; выполнение условия 3 гарантирует финитную устойчивость решений (более подробно см. [15, Теорема 2]). Причем согласно [5] неравенства (6a), (6b) гарантируют безымпulsive поведение системы.

3. Основной результат

Рассмотрим дескрипторную систему следующего вида:

$$(7) \quad E\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t) + g(x(t), t), \quad x(0) = x_0, \quad t \geq 0,$$

где $x \in \mathbb{R}^n$ – вектор состояния, $u \in \mathbb{R}^m$ – сигнал управления, $g : \mathbb{R}^n \times \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}^n$ – функция, описывающая нелинейности системы и аддитивные возмущающие воздуйствия, триплет матриц $E, A \in \mathbb{R}^{n \times n}$ и $B \in \mathbb{R}^{n \times m}$ полностью управляем.

В [14–16] были предложены алгоритмы финитного управления и наблюдения для (7) при $g \equiv 0$, а также предложен качественный анализ устойчивости по входу к состоянию. Основной задачей данного исследования является количественный анализ робастной финитной устойчивости замкнутой системы (7), (4) при наличии нелинейностей и возмущающих воздействий g .

Теорема 2. Пусть условия 1 и 2 Теоремы 1 выполнены и

- для $\sigma, \beta \in \mathbb{R}_+$ система линейных матричных неравенств (6a),

$$(8) \quad \begin{aligned} & (A + BK_E + \sigma E + \beta EG_{\mathbf{d}})R + R^T(A + BK_E + \sigma E + \beta EG_{\mathbf{d}})^T \\ & + BY + Y^T B^T + \frac{1}{2}\Omega \leq 0, \quad \Omega > 0 \end{aligned}$$

разрешима для $R, \Gamma, \Omega \in \mathbb{R}^{n \times n}$, $Y \in \mathbb{R}^{m \times n}$ и $G_{\mathbf{d}} = M + aI_n$;

- выполняется неравенство

$$(9) \quad \sigma \|x\|_{\mathbf{d}_E}^{2\nu} \geq g^T Q^{-1T} \Xi^T (-\ln \|x\|_{\mathbf{d}_E}) \Omega^{-1} \Xi (-\ln \|x\|_{\mathbf{d}_E}) Q^{-1} g,$$

где $\Xi(s) = Q^{-1} \begin{bmatrix} I_{n_1} & 0 \\ 0 & e^{-\nu s} I_{n_2} \end{bmatrix} e^{Gs} Q$, $G = P^{-1} G_d P$, и Q, P соответствуют (3).

Тогда замкнутая система (7), (4) импульсно управляема и финитно устойчива со следующей оценкой времени установления: $T(x_0) \leq -\frac{1}{\beta\nu} \|x_0\|_{\mathbf{d}_E}^{-\nu}$.

Доказательство теоремы 2. Согласно [15, Теорема 2] условия 1 и 2 из Теоремы 1 и неравенства (6а), (8) обеспечивают однородность (при $g \equiv 0$) и безымпulsiveность (при согласованных начальных условиях) замкнутой системы со степенью однородности ν , генератором расширения G_d и $\Xi(s) = Q^{-1} \begin{bmatrix} I_{n_1} & 0 \\ 0 & e^{-\nu s} I_{n_2} \end{bmatrix} e^{Gs} Q$, $G = P^{-1} G_d P$, где матрицы Q, P соответствуют (3). Как и в случае Теоремы 1 рассмотрим кандидат функции Ляпунова в виде однородной канонической нормы $V(x) = \|x\|_{\mathbf{d}_E}$. Так как $\|x\|_{\mathbf{d}_E} = e^s: \|\mathbf{d}_E(-s)x\|_{X^T E} = 1$, то $\frac{\partial \|\mathbf{d}_E(-s)x\|_{X^T E}}{\partial s} = -\|\mathbf{d}_E(-s)x\|_{X^T E}^{-1} x^T \mathbf{d}_E^T(-s) X^T E G_d \mathbf{d}_E(-s) x$ и $\frac{\partial \|\mathbf{d}_E(-s)x\|_{X^T E}}{\partial x} = \|\mathbf{d}_E(-s)x\|_{X^T E}^{-1} x^T \mathbf{d}_E^T(-s) X^T E \mathbf{d}_E(-s)$. Тогда согласно теореме о неявной функции [17] $\left(\frac{\partial s}{\partial x} = - \left[\frac{\partial \|\mathbf{d}_E(-s)x\|_{X^T E}}{\partial s} \right]^{-1} \frac{\partial \|\mathbf{d}_E(-s)x\|_{X^T E}}{\partial x} \right)$:

$$(10) \quad \begin{aligned} \dot{V} &= \frac{\partial}{\partial t} \|x\|_{\mathbf{d}_E} = \frac{\partial}{\partial x} \|x\|_{\mathbf{d}_E} \dot{x} = e^s \frac{\partial s}{\partial x} \Big|_{s=\ln \|x\|_{\mathbf{d}_E}} \dot{x} = \|x\|_{\mathbf{d}_E} \Upsilon z^T X^T E \mathbf{d}_E(-\ln \|x\|_{\mathbf{d}_E}) \dot{x} \\ &= \|x\|_{\mathbf{d}_E} \Upsilon z^T X^T Q^{-1} \begin{bmatrix} I_{n_1} & 0 \\ 0 & \|x\|_{\mathbf{d}_E}^\nu I_{n_2} \end{bmatrix} \chi (Ax + BK_E x + \|x\|_{\mathbf{d}_E} BK \mathbf{d}_E(-\ln \|x\|_{\mathbf{d}_E}) x + g) \\ &= \|x\|_{\mathbf{d}_E}^{1+\nu} \Upsilon z^T X^T (A + BK_E + BK) z + \|x\|_{\mathbf{d}_E} \Upsilon z^T X^T Q^{-1} \begin{bmatrix} I_{n_1} & 0 \\ 0 & \|x\|_{\mathbf{d}_E}^\nu I_{n_2} \end{bmatrix} \chi g \\ &= \|x\|_{\mathbf{d}_E} \Upsilon \Theta^T \begin{bmatrix} \|x\|_{\mathbf{d}_E}^\nu \frac{1}{2} (X^T (A + BK_E + BK + \sigma E + \beta E G_d) + (A + BK_E + BK + \sigma E + \beta E G_d)^T X) & \frac{1}{2} X^T \\ \frac{1}{2} X & -\|x\|_{\mathbf{d}_E}^{-\nu} \Omega^{-1} \end{bmatrix} \Theta \\ &\quad - \sigma \|x\|_{\mathbf{d}_E}^{1+\nu} \Upsilon z^T X^T E z + \|x\|_{\mathbf{d}_E}^{1-\nu} \Upsilon g^T \chi^T \begin{bmatrix} I_{n_1} & 0 \\ 0 & \|x\|_{\mathbf{d}_E}^\nu I_{n_2} \end{bmatrix} Q^{-1T} \Omega^{-1} Q^{-1} \begin{bmatrix} I_{n_1} & 0 \\ 0 & \|x\|_{\mathbf{d}_E}^\nu I_{n_2} \end{bmatrix} \chi g \\ &\quad - \frac{1}{2} \beta \|x\|_{\mathbf{d}_E}^{\nu+1} \Upsilon z (X^T E G_d + G_d^T E^T X) z, \end{aligned}$$

где $\Theta = \begin{bmatrix} z \\ Q^{-1} \begin{bmatrix} I_{n_1} & 0 \\ 0 & \|x\|_{\mathbf{d}_E}^\nu I_{n_2} \end{bmatrix} \chi g \end{bmatrix}$, $\Upsilon = (z^T X^T E G_d z)^{-1}$, $\chi = e^{-G \ln \|x\|_{\mathbf{d}_E}}$, $z = \mathbf{d}_E(-\ln \|x\|_{\mathbf{d}_E}) x$.

Применяя дополнение Шура, получим, что матричное неравенство $\begin{bmatrix} \|x\|_{\mathbf{d}_E}^\nu \frac{1}{2} (X^T (A + BK_E + BK + \sigma E + \beta E G_d) + (A + BK_E + BK + \sigma E + \beta E G_d)^T X) & \frac{1}{2} X^T \\ \frac{1}{2} X & -\|x\|_{\mathbf{d}_E}^{-\nu} \Omega^{-1} \end{bmatrix} \leq 0$ эквивалентно следующей системе матричных неравенств

$$(11) \quad \begin{aligned} \Omega > 0, \quad & 2(X^T (A + BK_E + BK + \sigma E + \beta E G_d) + \\ & (A + BK_E + BK + \sigma E + \beta E G_d)^T X) + X^T \Omega X \leq 0 \end{aligned}$$

или с учетом $Y = KX^{-1}$, $R = X^{-1}$ из (11) получим линейные матричные неравенства (8). Тогда, возвращаясь к (10) и учитывая $z^T X^T E z = 1$,

$\Xi(s) = Q^{-1} \begin{bmatrix} I_{n_1} & 0 \\ 0 & e^{-\nu s} I_{n_2} \end{bmatrix} e^{Gs} Q$ и (9), получим

$$\begin{aligned}
 \dot{V} &\leq -\sigma \|x\|_{\mathbf{d}_E}^{1+\nu} \Upsilon z^T X^T E z + \|x\|_{\mathbf{d}_E}^{1-\nu} \Upsilon g^T \chi^T \begin{bmatrix} I_{n_1} & 0 \\ 0 & \|x\|_{\mathbf{d}_E}^\nu I_{n_2} \end{bmatrix} Q^{-1T} \Omega^{-1} Q^{-1} \begin{bmatrix} I_{n_1} & 0 \\ 0 & \|x\|_{\mathbf{d}_E}^\nu I_{n_2} \end{bmatrix} \chi g \\
 (12) \quad &= \|x\|_{\mathbf{d}_E} \Upsilon \left(-\sigma \|x\|_{\mathbf{d}_E}^\nu + \|x\|_{\mathbf{d}_E}^{-\nu} g^T Q^{-1T} \Xi^T (-\ln \|x\|_{\mathbf{d}_E}) \Omega^{-1} \Xi (-\ln \|x\|_{\mathbf{d}_E}) Q^{-1} g \right) \\
 &\quad - \frac{1}{2} \beta \|x\|_{\mathbf{d}_E}^{\nu+1} \Upsilon z (X^T E G_{\mathbf{d}} + G_{\mathbf{d}}^T E^T X) z \\
 &\leq -\frac{1}{2} \beta \|x\|_{\mathbf{d}_E}^{\nu+1} \Upsilon z (X^T E G_{\mathbf{d}} + G_{\mathbf{d}}^T E^T X) z = -\beta \|x\|_{\mathbf{d}_E}^{\nu+1} \frac{\frac{1}{2} z (X^T E G_{\mathbf{d}} + G_{\mathbf{d}}^T E^T X) z}{z^T X^T E G_{\mathbf{d}} z} = -\beta V^{\nu+1}.
 \end{aligned}$$

Наконец, применяя лемму сравнения, получаем, что (12) гарантирует (см. [6]), что система (7), (4) является финитно устойчивой и $T(x_0) \leq -\frac{1}{\beta\nu} V_0^{-\nu}$, где $V_0 = V(x_0)$.

4. Заключение

В работе представлен анализ финитной устойчивости однородного регулятора (4) при наличии в дескрипторной системе секторных нелинейностей и аддитивных возмущающих воздействий. Настройка параметров регулятора представлена в виде решения линейных матричных уравнений и неравенств. Предложенный метод робастного управления не требует преобразования системы к канонической полужавной форме или перехода к системе ОДУ, что позволяет избежать вычислительных ошибок при преобразовании и упростить настройку и реализацию.

Исследование выполнено за счет гранта Российского научного фонда No 22-29-00344.

Список литературы

1. Dai L. (ed.). Singular control systems. Berlin, Heidelberg: Springer, 1989.
2. Kumar A. Control of nonlinear differential algebraic equation systems with applications to chemical processes. Chapman and Hall/CRC, 2020.
3. Reis T. An infinite dimensional descriptor system model for electrical circuits with transmission lines // Proc. International Symposium on Mathematical Theory of Networks and Systems. 2004.
4. Xu S., Lam J. Robust control and filtering of singular systems. Berlin: Springer, 2006. P. xii+234.
5. Wang H.S., Yung C.F., Chang F.R. H-infinity Control for Nonlinear Descriptor Systems. Springer, 2006.
6. Bhat S.P., Bernstein D.S. Finite-time stability of continuous autonomous systems // SIAM Journal on Control and optimization. 2000. Vol. 38, No. 3. P. 751-766.
7. Polyakov A., Efimov D., Perruquetti W. Finite-time and fixed-time stabilization: Implicit Lyapunov function approach // Automatica. 2015. Vol. 51. P. 332-340.
8. Utkin V. Sliding modes in control and optimization. Springer, 2013.
9. Levant A. Homogeneity approach to high-order sliding mode design // Automatica. 2005. Vol. 41, No. 5. P. 823-830.
10. Polyakov A. Sliding mode control design using canonical homogeneous norm // International Journal of Robust and Nonlinear Control. 2019. Vol. 29, No. 3. P. 682-701.
11. Kawski M. Geometric homogeneity and stabilization // IFAC Proceedings Volumes. 1995. Vol. 28, No. 14. P. 147-152.
12. Zimenko K., Polyakov A., Efimov D., Perruquetti W. Robust feedback stabilization of linear mimo systems using generalized homogenization // IEEE Transactions on Automatic Control. 2020. Vol. AC-65, No. 12. P. 5429-5436.
13. Polyakov A. Generalized homogeneity in systems and control. – Cham: Springer, 2020.

14. Konovalov D., Zimenko K., Belov A., Wang H. Homogeneity-based finite-time stabilization of linear descriptor systems // IEEE Conference on Decision and Control. 2021. P. 3901-3905.
15. Konovalov D. E., Shopa N. M., Zimenko K. A., Kremlev A. S., Belov A. A. On Homogeneous Descriptor Systems and Homogeneity-Based Finite-Time Control of Linear Descriptor Systems // IEEE Access. 2022. Vol. 10. P. 110335-110343.
16. Konovalov D., Zimenko K., Kremlev A. Input-to-State Stability Analysis for Descriptor Homogeneous Systems // International Russian Automation Conference. 2023. P. 627-633.
17. John F. Introduction to calculus and analysis. Interscience, 1965.