

НЕЛИНЕЙНЫЙ РЕГУЛЯТОР СИСТЕМЫ УПРАВЛЕНИЯ НЕАФФИННЫМ МНОГОСВЯЗНЫМ ОБЪЕКТОМ С ЗАПАЗДЫВАНИЯМИ ПО УПРАВЛЕНИЮ И СОСТОЯНИЮ⁴⁶

Еремин Е.Л., Чепак Л.В.

*Амурский государственный университет,
Россия, г. Благовещенск, Игнатьевское шоссе, 21
ereminel@mail.ru, chepak@inbox.ru,*

Шеленок Е.А.

*Тихоокеанский государственный университет,
Россия, г. Хабаровск, ул. Тихоокеанская, 136
cidshell@mail.ru*

Аннотация: Рассматривается решение задачи синтеза комбинированного нелинейного регулятора для системы управления одним классом многосвязных неаффинных объектов, содержащих известные постоянные запаздывания по управлению и состоянию и функционирующих в условиях априорной неопределенности при постоянном действии внешних помех. В качестве методов решения используются: критерий гиперустойчивости В.М. Попова, условия L-диссипативности, эталонная модель с двумя выходами.

Ключевые слова: нелинейное управление, неаффинная многосвязная система, наблюдатель, априорная неопределенность, критерий гиперустойчивости, L-диссипативность.

Рассматривается многосвязный динамический объект, движение локальных подсистем которого описывается следующими уравнениями:

⁴⁶ Работе выполнена при поддержке Российского фонда фундаментальных исследований (проект № 17-08-0087) и при поддержке гранта Президента РФ для государственной поддержки молодых российских ученых – кандидатов наук (проект МК-5150.2018.8)

$$\begin{aligned} \frac{dx_i(t)}{dt} &= (A_i + B_{0i} a_i^T(y_i(t))) x_i(t) + B_{0i} d_i^T x_i(t - \tau_i) + \\ (1) \quad &+ B_i(y_i(t)) \left(u_i(t - h_i) f_{1i}(x_i(t), u_i(t - h_i)) + f_{2i}(x_i(t), u_i(t - h_i)) + \sum_{j=1}^k \theta_{ij}(x_i) \right) + \varphi_i(t), \\ x_i(0) &= x_{0i}, u_i(\mathcal{G}_i) = v_i(\mathcal{G}_i), \mathcal{G}_i \in [-h_i, 0], y_i(t) = x_{1i}(t), \end{aligned}$$

где $x_i(t) \in R^n$ – переменные состояния локальных подсистем; $u_i(t) \in R$ – локальные сигналы управления; $y_i(t) \in R$ – выходы локальных подсистем; $\tau_i, h_i = \text{const} > 0$ – известные постоянные запаздывания по состоянию и управлению соответственно; A_i – нильпотентные (верхне-сдвиговые) матрицы размера $(n_i \times n_i)$; $B_{0i} = [0, \dots, 0, b_{0i}]^T$, $d_i^T = [d_{1i}, d_{2i}, \dots, d_{n_i}]$ – векторы соответствующей размерности; $B_i(y_i(t)) = [0, \dots, 0, b_{n_i}(y_i(t))]^T$, $a_i(y_i(t)) = [a_{1i}(y_i(t)), a_{2i}(y_i(t)), \dots, a_{n_i}(y_i(t))]^T$ – нелинейные векторные функции, элементы которых удовлетворяют ограничениям:

$$(2) \quad |a_{1i}(y_i(t))| \leq a_{1i}^+, \dots, |a_{n_i}(y_i(t))| \leq a_{n_i}^+, b_{n_i}^- \leq b_{n_i}^-(y_i(t)) \leq b_{n_i}^+,$$

где $a_{j_i}^+, b_{n_i}^-, b_{n_i}^+ > 0$ – известные величины, $i = \overline{1, k}$, $j = \overline{1, n}$; $b_{0i} = 1, i = 1, \dots, k$; $\varphi_i(t) = [0, \dots, 0, \varphi_{n_i}(t)]^T$ – векторы внешних возмущений с элементами, удовлетворяющими неравенствам

$$(3) \quad |\varphi_{n_i}(t)| \leq \varepsilon_i, \forall t \geq 0,$$

где $\varepsilon_i = \text{const} > 0$ – известные константы; $f_{1i}(x_i(t), u_i(t - h_i)), f_{2i}(x_i(t), u_i(t - h_i))$ – неизвестные гладкие нелинейные функции, такие что:

$$(4) \quad \varepsilon_2 < f_{1i}(x_i(t), u_i(t - h_i)) \leq \varepsilon_3, |f_{2i}(x_i(t), u_i(t - h_i))| \leq \varepsilon_4,$$

где $\varepsilon_2, \varepsilon_3, \varepsilon_4 = \text{const} > 0$; x_{0i} – вектор начальных условий; $v_i(\mathcal{G}_i)$ – ограниченные непрерывные начальные функции; $\theta_{ij}(x_i)$ – зависимости, описывающие перекрестные связи локальных подсистем; k – количество локальных подсистем.

Динамика перекрестных связей системы (1) – (4) имеет вид

$$(5) \quad \frac{dx_{ij}(t)}{dt} = P_{ij} x_{ij}(t) + W_{ij} y_j(t), \theta_{ij}(x_i) = L_{ij}^T x_{ij}(t),$$

где $x_{ij}(t) \in R^{n_{ij}}$; $W_{ij} = [0, \dots, 0, 1]^T$, $L_{ij}^T = [1, 0, \dots, 0]^T$; P_{ij} – известная числовая матрица, такая что уравнения (5) соответствуют описанию устойчивого динамического звена.

Требуемое движение каждой подсистемы (1) формируется с помощью локальных эталонных моделей, имеющих два выхода; при этом основной выход эталона формирует желаемую динамику выходов подсистем, вспомогательный выход – динамику каждого из локальных основных контуров управления:

$$(6) \quad \frac{dx_{m_i}(t)}{dt} = A_{m_i} x_{m_i}(t) + B_{m_i} r_i(t), y_{m_i}(t) = x_{m_{1i}}(t), z_{m_i}(t) = g_i^T x_{m_i}(t),$$

где $x_{m_i}(t) \in R^{n_i}$; $r_i(t) \in R$; $y_{m_i}(t) \in R$ – основные выходы эталонов; $z_{m_i}(t) \in R$ – вспомогательные выходы эталонов; $A_{m_i} = (A_i - B_{0i} a_{m_i}^T)$ – гурвицевы матрицы; $a_{m_i}^T = [a_{m_{1i}}, \dots, a_{m_{n_i}}]^T$, $B_{m_i} = [0, \dots, 0, b_{m_i}]^T$, $b_{m_i} > 0$, g_i – заданный вектор.

Для снижения влияния присутствующего в системе (1) – (4) запаздывания по управлению в многосвязный объект управления (1) вводятся локальные упредители-компенсаторы, которые подключаются параллельно к каждой локальной подсистеме [1, 2]. По аналогии с эталонными моделями (6) упредители-компенсаторы будут иметь два выхода:

$$(7) \quad \frac{dx_{k_i}(t)}{dt} = A_{m_i} x_{k_i}(t) + B_{m_i} (u_i(t) - u_i(t - h_i)), y_{k_i}(t) = x_{k_{1i}}(t), z_{k_i}(t) = g_i^T x_{k_i}(t),$$

где $x_{k_i}(t) \in R^{n_i}$; $y_{k_i}(t)$ и $z_{k_i}(t)$ – основной и вспомогательный выходы упредителя-компенсатора соответственно.

Постановка задачи: для многосвязной неафинной по управлению системы (1) – (7) в каждой ее локальной подсистеме требуется синтезировать явный вид нелинейных законов управления

$$(8) \quad u_i(t) = u_i(x_i(t), x_{m_i}(t), x_{k_i}(t), u_i(t-h_i), r_i(t))$$

таким образом, чтобы при любых начальных условиях, а также любом заданном уровне априорной неопределенности (2) – (4) было обеспечено выполнение следующих целевых условий:

$$(9) \quad \lim_{t \rightarrow \infty} |y_{m_i}(t) - y_i(t)| \leq \sigma_{0i} = \text{const} > 0, \quad i = \overline{1, k}.$$

где σ_{0i} – малые величины.

Пользуясь методикой критерия гиперустойчивости, а также рассуждениями из [2 – 7] можно показать, что синтез алгоритмов для эквивалентной системы с математическим описанием

$$(10) \quad \frac{de_i(t)}{dt} = A_{m_i} e_i(t) + B_{m_i} \mu_i(t), \quad v_i(t) = z_{m_i}(t) - g_i^T x_i(t) - z_{k_i}(t),$$

$$(11) \quad \begin{aligned} \mu_i(t) = & - \left[u_i(t) - r_i(t) + b_{m_i}^{-1} \left((a_{m_i} + a_i(y_i(t)))^T x_i(t) + d_i^T x(t - \tau_i) + \right. \right. \\ & + b_{n_i} (y_i(t)) (f_{1_i}(x_i(t), u_i(t-h_i)) - 1) u_i(t-h_i) + \\ & \left. \left. + f_{2_i}(x_i(t), u_i(t-h_i)) \right) + \varphi_i(t) \right], \end{aligned}$$

где $e_i(t) = x_{m_i}(t) - (x_i(t) - x_{k_i}(t))$, $\mu_i(t)$ – модифицированные сигналы управления; $v_i(t)$ – ошибки рассогласования относительно вспомогательных выходов локальных подсистем; $i = 1, \dots, k$; в виде

$$(12) \quad \begin{aligned} u_i(t) = & r_i(t) + \sum_{j=1}^n h_{j_i} x_{j_i}(t) \int_0^t x_{j_i}(\vartheta) (z_{m_i}(\vartheta) - g_i^T x_{N_i}(\vartheta) - z_{k_i}(\vartheta)) d\vartheta + \sum_{j=1}^k h_{1_j} x_{N_j}^2(t) v_j(t) + \\ & + \tilde{h}_{2_i} u_i(t-h_i) \int_0^t u_i(\vartheta-h_i) (z_{m_i}(\vartheta) - g_i^T x_{N_i}(\vartheta) - z_{k_i}(\vartheta)) d\vartheta + \tilde{h}_{3_i} \int_0^t (z_{m_i}(\vartheta) - g_i^T x_{N_i}(\vartheta) - z_{k_i}(\vartheta)) d\vartheta + \\ & + \tilde{h}_{4_i} (z_{m_i}(t) - g_i^T x_{N_i}(t) - z_{k_i}(t)). \end{aligned}$$

где $h_{j_i}, h_{1_j} = \text{const} > 0$, $\tilde{h}_{2_i} = 2\hat{h}_{1_i}^2 \hat{h}_{2_i}$, $\hat{h}_{1_i} = \max |b_{m_i}^{-1} b_{n_i}^+ f_{1_i}(x_i(t), u_i(t-h_i)) - 1|, \forall t > 0$, $\tilde{h}_{3_i} = 2\hat{h}_{3_i} (b_{n_i}^+)^2 (\varepsilon_{1_i} + \varepsilon_{4_i})^2$; $\hat{h}_{2_i}, \hat{h}_{3_i}, \tilde{h}_{4_i} = \text{const} > 0, i = \overline{1, k}, j = \overline{1, n}$; обеспечит гиперустойчивость исходной системы (1) – (7), (12) для которой будут выполнены предельные целевые условия (9).

Для технической реализуемости синтезированного закона (12) необходимо иметь доступ к неизмеримым переменным состояния подсистем (1). С этой целью в каждую локальную подсистему объекта вводятся локальные контуры наблюдения, позволяющие (при соответствующем расчете их параметров [8, 9]) получить оценки недоступных непосредственному измерению переменных состояния:

$$(13) \quad \begin{aligned} \frac{dx_{N_i}(t)}{dt} = & A_{m_i} x_{N_i}(t) + L_i (y_i(t) - C_i^T x_{N_i}(t)) + B_{m_i} u(t-h_i), \\ y_{N_i}(t) = & C_i^T x_{N_i}(t), \quad v_{N_i}(t) = \bar{g}_i^T x_{N_i}(t), \quad i = \overline{1, k}, \end{aligned}$$

где $x_{N_i}(t) \in R^{n_i}$; $y_{N_i}(t) \in R$; $v_{N_i}(t) \in R$.

Тогда математическое описание технически реализуемого закона управления (12) запишется в виде

$$\begin{aligned}
(14) \quad u_i(t) = & r_i(t) + \sum_{j=1}^n h_{j_i} \operatorname{sat}(x_{N_{j_i}}(t)) \int_0^t \operatorname{sat}(x_{N_{j_i}}(\vartheta)) \left(z_{m_i}(\vartheta) - g_i^T \operatorname{sat}(x_{N_i}(\vartheta)) - z_{k_i}(\vartheta) \right) d\vartheta + \\
& + \sum_{j=1}^n h_{j_i} \operatorname{sat}(x_{N_{j_i}}(t - \tau_i)) \int_0^t \operatorname{sat}(x_{N_{j_i}}(\vartheta - \tau_i)) \left(z_{m_i}(\vartheta) - g_i^T \operatorname{sat}(x_{N_i}(\vartheta)) - z_{k_i}(\vartheta) \right) d\vartheta + \sum_{j=1}^k h_{1_{j_i}} x_{N_{j_i}}^2(t) v_i(t) + \\
& + \tilde{h}_{2_i} u_i(t - h_i) \int_0^t u_i(\vartheta - h_i) \left(z_{m_i}(\vartheta) - g_i^T \operatorname{sat}(x_{N_i}(\vartheta)) - z_{k_i}(\vartheta) \right) d\vartheta + \\
& + \tilde{h}_{3_i} \int_0^t \left(z_{m_i}(\vartheta) - g_i^T \operatorname{sat}(x_{N_i}(\vartheta)) - z_{k_i}(\vartheta) \right) d\vartheta + \\
& + \tilde{h}_{4_i} \left(z_{m_i}(t) - g_i^T \operatorname{sat}(x_{N_i}(t)) - z_{k_i}(t) \right).
\end{aligned}$$

Литература

1. Еремин Е.Л., Ильина Л.В. Адаптивные системы с динамическим упредитель-компенсатором для объектов с запаздыванием по управлению // Информатика и системы управления. – 2002. № 1(3). – С. 97-102.
2. Еремин Е.Л. Гиперустойчивость системы управления нелинейным объектом с запаздыванием // Автоматизация технологических процессов. – Фрунзе: Фрунзенск. политех. ин-т, 1987.
3. Еремин Е.Л., Чепак Л.В. Комбинированный регулятор для неаффинной многосвязной системы с запаздыванием по управлению // Информатика и системы управления. – 2019. – № 1(59). – С. 118-130.
4. Еремин Е.Л., Шеленок Е.А. Робастное управление для одного класса многосвязных динамических объектов // Автоматика и телемеханика. – 2017. – № 6. – С. 106-121.
5. Eremin E.L., Chepak L.V., Shelенок E.A. Robust control of multi-connected nonlinear system // Proc. 2015 Int. Siberian Conf. on Control and Communications (SIBCON). – Omsk, 2015.
6. Еремин Е.Л. Робастное управление для одного класса неаффинных нелинейных SISO систем // Информатика и системы управления. – 2015. – № 3 (45). – С. 89-100.
7. Еремин Е.Л., Шеленок Е.А. Адаптивно-периодическая следящая система для нелинейного объекта, аффинного по управлению // Автометрия. – 2015. – Т. 51, № 5. – С. 113- 119.
8. Еремин Е.Л., Кван Н.В., Семичевская Н.П. Робастное управление нелинейными объектами с наблюдателем полного порядка и быстродействующей эталонной моделью // Мехатроника, автоматизация и управление. – 2010. – № 5. – С. 2-6.
9. Еремин Е.Л., Чепак Л.В. Адаптивная система с явно-неявным эталоном и стационарным наблюдателем для объекта с запаздыванием по управлению // Вестник ТОГУ. – 2011. – № 2(21). – С. 13-22.