

## СЛЕДЯЩИЕ СИСТЕМЫ УПРАВЛЕНИЯ ДЛЯ ОБЪЕКТОВ СО СЛУЧАЙНЫМИ СКАЧКООБРАЗНЫМИ ПАРАМЕТРАМИ И МУЛЬТИПЛИКАТИВНЫМИ ВОЗМУЩЕНИЯМИ, ЗАВИСЯЩИМИ ОТ СОСТОЯНИЯ И УПРАВЛЕНИЯ

Рассматривается алгоритм синтеза следящих регуляторов по интегральному квадратичному критерию для непрерывных линейных систем со случайными скачкообразными параметрами, описываемыми цепью Маркова с конечным числом состояний. Управление формируется в виде регулятора с обратной связью по выходу. Получены условия устойчивости для замкнутой стационарной системы.

Методы и алгоритмы синтеза систем управления объектами со случайными скачкообразно изменяющимися параметрами рассмотрены в [1–8]. В них изучался синтез регуляторов для решения задачи стабилизации, либо задачи слежения при использовании обратной связи по состоянию или выходу. В настоящей работе развит подход, предложенный в [5, 7, 8] к задачам синтеза следящих регуляторов по интегральному квадратичному критерию для объектов со случайными скачкообразными параметрами в системах с неполной информацией о векторе состояния и при наличии мультипликативных шумов, зависящих от состояния системы и управления. Оптимизация критерия осуществлена по матрице коэффициентов передачи и по входному вектору.

### ПОСТАНОВКА ЗАДАЧИ

Поведение непрерывного объекта со случайными скачкообразными параметрами описывается следующими уравнениями:

$$\dot{x}(t) = A(\gamma)x(t) + B(\gamma)u(t) + \sum_{s=1}^{m_1} A_s(\gamma)x(t)\theta_s(t) + \sum_{s=1}^{m_2} B_s(\gamma)u(t)\varphi_s(t) + q(t), \quad x(0) = x_0, \quad (1)$$

где  $x(t) \in R^n$  – вектор состояния;  $u(t) \in R^l$  – управление;  $x_0$  – начальные условия ( $M\{x_0\} = m_0$ ,  $M\{x_0 x_0^T\} = N_{x_0}$ );  $q(t) \in R^n$ ;  $\theta(t) \in R^{m_1}$ ;  $\varphi(t) \in R^{m_2}$  – белые гауссовские шумы с характеристиками:

$$\begin{aligned} M\{q(t)\} &= 0, \quad M\{q(t)q^T(\tau)\} = Q\delta(t-\tau), \quad M\{\theta(t)\} = 0, \\ M\{\theta(t)\theta^T(\tau)\} &= I\delta(t-\tau), \quad M\{q(t)\theta^T(t)\} = 0, \quad M\{\varphi(t)\} = 0, \\ M\{\varphi(t)\varphi^T(\tau)\} &= I\delta(t-\tau), \quad M\{q(t)\varphi^T(t)\} = 0, \\ M\{\theta(t)\varphi^T(\tau)\} &= 0; \end{aligned}$$

$\gamma(t) \in R^l$  – марковская цепь с дискретным множеством состояний  $\gamma_1, \gamma_2, \dots, \gamma_r$  (вероятность перехода из  $i$ -го состояния в  $j$ -е ( $i \neq j$ ) за время  $\Delta t$  равна  $p_{ij}\Delta t + o(\Delta t)$ );  $A(\gamma)$ ;  $B(\gamma)$ ;  $A_p(\gamma)$ ;  $B_q(\gamma)$  ( $p=1, 2, \dots, m_1$ ,  $q=1, 2, \dots, m_2$ ) – заданные матрицы ( $M$  – оператор математического ожидания, индекс  $T$  обозначает транспонирование,  $\delta(t-\tau)$  – дельта-функция Дирака,  $Q=Q^T \geq 0$  – неотрицательно определенная матрица,  $I$  – единичная матрица). Процесс  $\gamma(t)$  предполагается наблюдаемым и задается уравнением

$$d\gamma(t) = \int v\Omega(dt, dv), \quad \gamma(0) = \gamma_0, \quad (2)$$

где  $\gamma_0$  – начальное состояние, пуассоновская случайная мера  $\Omega(dt, A)$  характеризуется функцией

$$\Pi_{t,\gamma}(dv) = \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^n p_{ij} \delta(v + \gamma_i - \gamma_j) dv \quad \text{при } \gamma = \gamma_i. \quad (3)$$

Будем считать, что наблюдению доступен вектор

$$y(t) = S(\gamma)x(t) + v(t), \quad (4)$$

где  $y(t) \in R^{n_2}$  ( $n_2 < n$ ),  $S(\gamma)$  – матрица полного ранга;  $v(t) \in R^{n_2}$  – белый гауссовский шум

$$(M\{v(t)\} = 0; M\{v(t)q^T(\tau)\} = 0, M\{v(t)\theta^T(\tau)\} = 0,$$

$$M\{v(t)\varphi^T(\tau)\} = 0, M\{v(t)v^T(\tau)\} = V\delta(t-\tau)).$$

Обозначим вектор управляемого выхода объекта:  $\xi(t) = Rx(t)$  ( $\xi(t) \in R^{n_1}$ ). Необходимо найти управление  $u(t)$  ( $t \in [0, T_f]$ ), при котором выход объекта  $\xi(t)$  был бы близок к отслеживаемому сигналу  $z(t) \in R^{n_1}$ . Зададим меру близости в виде квадратичного интегрального критерия

$$\begin{aligned} J[0, T_f] &= \frac{1}{2} M \left\{ \int_0^{T_f} [(\xi(\tau) - z(\tau))^T C(\gamma)(\xi(\tau) - z(\tau)) + \right. \\ &\quad \left. + u^T(\tau)D(\gamma)u(\tau)] d\tau + (\xi(T_f) - z(T_f))^T E(\gamma) \times \right. \\ &\quad \left. \times \frac{(\xi(T_f) - z(T_f))}{x(0) = x_0}, \gamma(0) = \gamma_0 \right\}, \quad (5) \end{aligned}$$

где  $C(\gamma) = C(\gamma)^T \geq 0$ ,  $D(\gamma) = D(\gamma)^T > 0$ ,  $E(\gamma) = E(\gamma)^T \geq 0$  – весовые матрицы. Задача состоит в выборе такого управления  $u(t)$ , при котором достигается минимум критерия (5).

### СИНТЕЗ СЛЕДЯЩИХ РЕГУЛЯТОРОВ С ОБРАТНОЙ СВЯЗЬЮ ПО ВЫХОДУ ДЛЯ НЕСТАЦИОНАРНЫХ ОБЪЕКТОВ

Зададим структуру следящей системы управления в виде

$$u(t) = K(\gamma, t)y(t) + \omega(\gamma, t), \quad (6)$$

где  $K(\gamma, t)$  и  $\omega(\gamma, t)$  подлежат определению из условия минимума критерия (5). Так как  $\gamma(t)$  принимает конечное число значений, введем следующие обозначения:

$$A(\gamma_i) = A_i, \quad B(\gamma_i) = B_i, \quad A_s(\gamma_i) = A_s^{(i)}, \quad B_s(\gamma_i) = B_s^{(i)}, \quad C(\gamma_i) = C_i, \\ D(\gamma_i) = D_i, \quad E(\gamma_i) = E_i, \quad S(\gamma_i) = S_i \quad (i=1, 2, \dots, r).$$

Теорема 1. Матрица оптимальных коэффициентов передачи  $K(\gamma_i, t) = K_i(t)$  и вектор  $\omega(\gamma_i, t) = \omega_i(t)$  имеют вид

$$ctK_i(t) = - \left[ (\bar{D}_i \otimes \Gamma_i - D_i \otimes \bar{\Gamma}_i) \right]^{-1} \times \\ \times ct \left[ B_i^T L_i (N_i - \bar{x}^{(i)} \bar{x}^{(i)T}) S_i^T \right]; \quad (7)$$

$$\omega_i(t) = - \left( K_i S_i \bar{x}^{(i)} + D_i^{-1} B_i^T (g^{(i)} + L_i \bar{x}^{(i)}) \right); \quad (8)$$

$$(\bar{D}_i = \sum_{s=1}^{m_2} B_s^{(i)T} L_i B_s^{(i)} + D_i, \quad \Gamma_i = S_i N_i S_i^T + V,$$

$$\bar{\Gamma}_i = S_i \bar{x}^{(i)} \bar{x}^{(i)T} S_i^T),$$

если существуют матрицы  $N_i(t) > 0$ ,  $L_i(t) > 0$  и векторы  $\bar{x}^{(i)}$ ,  $g^{(i)}$ , удовлетворяющие следующей двухточечной краевой задаче:

$$\begin{aligned} \dot{N}_i &= \tilde{A}_i N_i + N_i \tilde{A}_i^T + \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (N_j - N_i) + \tilde{Q}_i + \\ &+ \sum_{s=1}^{m_1} A_s^{(i)} N_i A_s^{(i)T} + \sum_{s=1}^{m_2} S_i^T K_i^T B_s^{(i)T} N_i B_s^{(i)} K_i S_i, \\ N_i(0) &= M \left\{ x_0 x_0^T / \gamma(0) = \gamma_i \right\}, \quad (9) \end{aligned}$$

$$\dot{\bar{x}}^{(i)} = \tilde{A}_i \bar{x}^{(i)} + B_i \omega_i + \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (\bar{x}^{(j)} - \bar{x}^{(i)}),$$

$$\bar{x}^{(i)}(0) = M \{x_0 / \gamma(0) = \gamma_i\}, \quad (10)$$

$$-\dot{L}_i = L_i \tilde{A} + \tilde{C}_i + \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (L_j - L_i) + \sum_{s=1}^{m_1} A_s^{(i)} L_i A_s^{(i)T} + \\ + S_i^T K_i^T D_i K_i S_i + \tilde{A}_i^T L_i + \sum_{s=1}^{m_2} S_i^T K_i^T B_s^{(i)T} L_i B_s^{(i)} K_i S_i,$$

$$L_i(T_f) = R^T E R; \quad (11)$$

$$-\dot{g}^{(i)} = \tilde{A}_i^T g^{(i)} - R^T C_i z + L_i B_i \omega_i + S_i^T K_i^T D_i^T \omega_i + \\ + \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (g_j - g_i), \quad g_i(T_f) = -R^T E z(T_f). \quad (12)$$

Здесь приняты следующие обозначения:

$$\tilde{A}_i = A_i + B_i K_i S_i, \quad \tilde{Q}_i = Q_i + B_i \omega_i \bar{x}^{(i)T} + \bar{x}^{(i)} \omega_i^T B_i + \\ + B_i K_i V_i K_i^T B_i^T, \quad \tilde{C}_i = R^T C R, \quad (i=1, 2, \dots, r), \quad (13)$$

в (7)  $\otimes$  – кронекеровское произведение;  $ct(\cdot)$  – вектор-столбец, составленный из элементов строк матрицы.

Доказательство. Вычислим значение критерия при управлении (6):

$$J_i[t, T_f] = \frac{1}{2} M \left\{ \int_t^{T_f} [(\xi(\tau) - z(\tau))^T C_i (\xi(\tau) - z(\tau)) + \\ + u^T(\tau) D_i u(\tau)] d\tau + (\xi(T_f) - z(T_f))^T E_i (\xi(T_f)) - \right. \\ \left. - \frac{z(T_f)}{\gamma(t) = \gamma_i} \right\}. \quad (14)$$

В результате получим

$$J_i[t, T_f] = \frac{1}{2} \int_t^{T_f} \left[ \text{tr} N_i (\tilde{C}_i + S_i^T K_i^T D_i K_i S_i) - \right. \\ - 2z^T C_i R \bar{x}^{(i)} + z^T C_i z + 2\omega_i^T D_i K_i S_i \bar{x}^{(i)} + \\ \left. + \omega_i^T D_i \omega_i \right] d\tau + \text{tr} \frac{1}{2} N_i(T_f) R^T E_i R - z^T(T_f) \times \\ \times E_i R \bar{x}^{(i)}(T_f) + \frac{1}{2} z^T(T_f) E_i z(T_f), \quad (15)$$

где  $N_i = M \{x(t)x(t)^T / \gamma(t) = \gamma_i\}$ ,  $\bar{x}^{(i)} = M \{x(t) / \gamma(t) = \gamma_i\}$ ,  $\text{tr}$  – обозначает след матрицы. Выберем в качестве функции Ляпунова выражение

$$V(t, \bar{x}^{(i)}, N_i, i) = \psi_i + g^{(i)T} \bar{x}^{(i)} + \frac{1}{2} \text{tr} L_i N_i + \\ + \frac{1}{2} \text{tr} \int_t^{T_f} L_i \bar{Q}_i d\tau, \quad (16)$$

где  $\bar{Q}_i \geq 0$  – некоторые матрицы, такие, что

$$\bar{Q}_i \geq \tilde{Q}_i + Q. \quad (17)$$

Входящие в (16)  $\psi_i$ ,  $g^{(i)}$  и  $L_i$  удовлетворяют уравнениям

$$-\dot{\psi}_i = \frac{1}{2} z^T C_i z + \frac{1}{2} \omega_i^T D_i \omega_i + g^{(i)T} B_i \omega_i + \\ + \frac{1}{2} \text{tr} Q_i L_i + \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (\psi_j - \psi_i), \\ \psi(T_f) = \frac{1}{2} z^T(T_f) E_i z(T_f), \quad (18)$$

$$-\dot{g}^{(i)} = (A_i + B_i K_i S_i)^T g^{(i)} - R^T C_i z + \\ + S_i^T K_i^T D_i^T \omega_i + L_i B_i \omega_i + \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (g^{(j)} - g^{(i)}),$$

$$g^{(i)}(T_f) = -R^T E_i z(T_f), \quad (19)$$

$$-\dot{L}_i = L_i (A_i + B_i K_i S_i) + (A_i + B_i K_i S_i)^T L_i + \bar{C}_i + \\ + \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (L_j - L_i), \quad L_i(T_f) = R^T E_i R. \quad (20)$$

В (20)  $\bar{C}_i$  – некоторые неотрицательно определенные матрицы. Первые три слагаемые в представлении функции Ляпунова (16) являются значением критерия (15) при управлении (6), в котором  $\psi_i$ ,  $g^{(i)}$  и  $L_i$  определяются из (18)–(20), последнее слагаемое в (16) также неотрицательно при  $L_i > 0$ ,  $\bar{Q}_i \geq 0$ , поэтому функция Ляпунова (16) неотрицательна. Найдем полную производную функции Ляпунова:

$$\frac{d}{dt} V(t, \bar{x}^{(i)}, N_i, i) = \dot{\psi}_i + g^{(i)T} \dot{\bar{x}}^{(i)} + g^{(i)T} \dot{\bar{x}}^{(i)} + \\ + \frac{1}{2} \text{tr} (\dot{L}_i N_i + L_i \dot{N}_i - L_i \dot{\bar{Q}}_i). \quad (21)$$

Проинтегрируем по времени полную производную функции (21), учитывая уравнения для  $N_i$  (9) и  $\bar{x}^{(i)}$  (10):

$$\int_t^{T_f} \frac{d}{d\tau} V(\tau, \bar{x}^{(i)}, N_i, i) d\tau = \int_t^{T_f} \left[ \dot{\psi}_i + g^{(i)T} \dot{\bar{x}}^{(i)} + \right. \\ \left. + g^{(i)T} \dot{\bar{x}}^{(i)} + \frac{1}{2} \text{tr} (\dot{L}_i N_i + L_i \dot{N}_i - L_i \dot{\bar{Q}}_i) \right] d\tau = \\ = \int_t^{T_f} \left[ g^{(i)T} (A_i + B_i K_i S_i) \bar{x}^{(i)} + g^{(i)T} B_i \omega_i + \dot{\psi}_i + \right. \\ \left. + g^{(i)T} \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (\bar{x}^{(j)} - \bar{x}^{(i)}) + \dot{g}^{(i)T} \bar{x}^{(i)} + \frac{1}{2} \text{tr} (\dot{L}_i N_i - L_i \dot{\bar{Q}}_i) + \right. \\ \left. + \frac{1}{2} \text{tr} L_i [(A_i + B_i K_i S_i) N_i + N_i (A_i + B_i K_i S_i)^T + \right. \\ \left. + \tilde{Q}_i + \sum_{s=1}^{m_1} A_s^{(i)} N_i A_s^{(i)T} + \sum_{s=1}^{m_2} S_i^T K_i^T \times \right. \\ \left. \times B_s^{(i)T} N_i B_s^{(i)} K_i S_i + \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (N_j - N_i) \right] d\tau. \quad (22)$$

Также интеграл полной производной функции Ляпунова (21) имеет следующий вид:

$$\int_t^{T_f} \frac{d}{d\tau} V(\tau, \bar{x}^{(i)}, N_i, i) d\tau = \psi_i(T_f) + g^{(i)T}(T_f) \times \\ \times \bar{x}^{(i)}(T_f) + \frac{1}{2} \text{tr} L_i(T_f) N_i(T_f) - \psi_i(t) - g^{(i)T}(t) \times \\ \times \bar{x}^{(i)}(t) - \frac{1}{2} \text{tr} \left( L_i(t) N_i(t) - \int_t^{T_f} L_i \bar{Q}_i d\tau \right). \quad (23)$$

Учитывая (22) и (23), критерий (15) представим в форме:

$$J_i[t, T_f] = \int_t^{T_f} \left\{ \text{tr} \frac{1}{2} N_i (\tilde{C}_i + S_i^T K_i^T D_i K_i S_i) + g^{(i)T} \bar{x}^{(i)} + \right. \\ \left. + \frac{1}{2} \text{tr} \dot{L}_i N_i + \dot{\psi}_i - z^T C_i \times R \bar{x}^{(i)} + g^{(i)T} \bar{x}^{(i)} + \frac{1}{2} \text{tr} \dot{L}_i N_i + \right. \\ \left. + \dot{\psi}_i - z^T C_i \times R \bar{x}^{(i)} + \frac{1}{2} (z^T C_i z + \omega_i^T D_i \omega_i) + \right. \\ \left. + (\omega_i^T D_i + g^{(i)T} B_i) K_i S_i \bar{x}^{(i)} + g^{(i)T} B_i \omega_i + \right. \\ \left. + g^{(i)T} \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} \times (\bar{x}^{(j)} - \bar{x}^{(i)}) + \frac{1}{2} \text{tr} L_i [(A_i + B_i K_i S_i) N_i + \right.$$

$$\begin{aligned}
& + N_i (A_i + B_i K_i S_i)^T + Q + B_i \omega_i \bar{x}^{(i)T} + \bar{x}^{(i)} \times \omega_i^T B_i^T + \\
& + \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (N_j - N_i) + \sum_{s=1}^{m_1} A_s^{(i)} N_i A_s^{(i)T} + \\
& + \sum_{s=1}^{m_2} S_i^T K_i^T B_s^{(i)T} N_i B_s^{(i)} K_i S_i \left. \right\} d\tau + \\
& + \psi_i(t) + g^{(i)T}(t) \bar{x}^{(i)}(t) + \frac{1}{2} \text{tr} L_i(t) N_i(t) - \frac{1}{2} \psi_i(T_f). \quad (24)
\end{aligned}$$

Применяя правила дифференцирования скалярной функции по матричному аргументу [9] к формуле (24) из условия  $dJ_i[t, T_f] / dK_i = 0$  получим следующее уравнение:

$$\bar{D}_i K_i \Gamma_i + B_i^T L_i N_i S_i^T + D_i \omega_i \bar{x}^{(i)T} S_i^T + B_i^T g^{(i)} \bar{x}^{(i)T} S_i^T = 0. \quad (25)$$

Из  $dJ_i[t, T_f] / d\omega_i = 0$  получим уравнение для  $\omega_i$ :

$$D_i \omega_i + D_i K_i S_i \bar{x}^{(i)} + B_i^T g^{(i)} + B_i^T L_i \bar{x}^{(i)} = 0. \quad (26)$$

Из уравнения (26) по формуле (8) определяются оптимальные  $\omega_i$ , подставляя которые в уравнение (25), получим уравнение для вычисления оптимальной матрицы  $K_i$ :

$$\bar{D}_i K_i \Gamma_i - D_i K_i \bar{\Gamma}_i + B_i^T L_i (N_i - \bar{x}^{(i)} \bar{x}^{(i)T}) S_i^T = 0. \quad (27)$$

Тогда, применяя метод решения матричных уравнений [10], в силу (27)  $K_i$  определится по формуле (7).

Найдем в уравнении для  $L_i$  (20) выражение для матрицы  $\bar{C}_i$  такое, чтобы критерий (24) был минимальным. Для этого правую часть (20) подставим вместо  $\dot{L}_i$  в (24):

$$\begin{aligned}
J_i[t, T_f] = & \int_t^{T_f} \left\{ \text{tr} \frac{1}{2} N_i (\bar{C}_i + S_i^T K_i^T D_i K_i S_i) + g^{(i)T} A_i \bar{x}^{(i)} + \right. \\
& + \dot{\psi}_i + \dot{g}^{(i)T} \bar{x}^{(i)} - z^T C_i R \bar{x}^{(i)} + \frac{1}{2} (z^T C_i z + \omega_i^T D_i \omega_i) + \\
& + \frac{1}{2} (z^T C_i z + \omega_i^T D_i \omega_i) + (\omega_i^T D_i + g^{(i)T} B_i) \times K_i S_i \bar{x}^{(i)} + \\
& + g^{(i)T} B_i \omega_i + g^{(i)T} \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (\bar{x}^{(j)} - \bar{x}^{(i)}) - \\
& - \frac{1}{2} \text{tr} \left( \bar{C}_i + \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (L_j - L_i) \right) N_i + \frac{1}{2} \text{tr} L_i \times \\
& \times \left[ \bar{Q}_i + \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (N_j - N_i) + \sum_{s=1}^{m_1} A_s^{(i)} N_i A_s^{(i)T} + \right. \\
& + \sum_{s=1}^{m_2} S_i^T K_i^T B_s^{(i)T} N_i B_s^{(i)} K_i S_i \left. \right\} d\tau + \psi_i(t) + \\
& + g^{(i)T}(t) \bar{x}^{(i)}(t) + \frac{1}{2} \text{tr} L_i(t) N_i(t) - \frac{1}{2} \psi_i(T_f). \quad (28)
\end{aligned}$$

Выполнив преобразования, получим

$$\begin{aligned}
J_i[t, T_f] = & \int_t^{T_f} \left\{ \text{tr} \frac{1}{2} N_i \left( \bar{C}_i + S_i^T K_i^T D_i K_i S_i + \sum_{s=1}^{m_1} A_s^{(i)} \times L_i A_s^{(i)T} + \right. \right. \\
& + \sum_{s=1}^{m_2} S_i^T K_i^T B_s^{(i)T} L_i B_s^{(i)} K_i S_i - \bar{C}_i \left. \right) + g^{(i)T} A_i \bar{x}^{(i)} + \\
& + \dot{\psi}_i + \dot{g}^{(i)T} \bar{x}^{(i)} - z^T C_i R \bar{x}^{(i)} + \frac{1}{2} (z^T C_i z + \omega_i^T D_i \omega_i) + \\
& + (\omega_i^T D_i + g^{(i)T} B_i) K_i S_i \bar{x}^{(i)} + g^{(i)T} B_i \omega_i + \\
& + g^{(i)T} \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (\bar{x}^{(j)} - \bar{x}^{(i)}) - \frac{1}{2} \text{tr} \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (L_j - L_i) N_i +
\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
& + \frac{1}{2} \text{tr} L_i \left( \bar{Q}_i + \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (N_j - N_i) \right) \left. \right\} d\tau + \psi_i(t) + \\
& + g^{(i)T}(t) \bar{x}^{(i)}(t) + \frac{1}{2} (\text{tr} L_i(t) N_i(t) - \psi_i(T_f)). \quad (29)
\end{aligned}$$

Так как значение критерия (29) должно быть всегда неотрицательным, то его минимум достигается при

$$\begin{aligned}
\bar{C}_i = & \bar{C}_i + S_i^T K_i^T D_i K_i S_i + \sum_{s=1}^{m_1} A_s^{(i)} L_i A_s^{(i)T} + \\
& + \sum_{s=1}^{m_2} S_i^T K_i^T B_s^{(i)T} L_i B_s^{(i)} K_i S_i. \quad (30)
\end{aligned}$$

Покажем, что полная производная функции Ляпунова (16) при матрице  $K_i$ , равной (7), отрицательна. Это необходимо для обеспечения устойчивости в среднеквадратическом [11]. Учитывая (18)–(20) и (30), получим

$$\begin{aligned}
\frac{d}{dt} V(t, \bar{x}^{(i)}, N_i, i) = & -\frac{1}{2} (z^T C_i z + \omega_i^T D_i \omega_i) + \\
& + z^T C_i R \bar{x}^{(i)} - (S_i^T K_i^T D_i^T \omega_i + L_i B_i \omega_i)^T \bar{x}^{(i)} - \\
& - \frac{1}{2} \text{tr} (S_i^T K_i^T D_i K_i S_i + R^T C_i R) N_i - \frac{1}{2} \text{tr} L_i \times (\bar{Q}_i - \bar{Q}_i + Q) - \\
& - \frac{1}{2} \text{tr} \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (L_j - L_i) N_i + \frac{1}{2} \text{tr} L_i \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (N_j - N_i) - \\
& - \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r (g^{(j)} - g^{(i)})^T p_{ij} \bar{x}^{(i)} - \\
& - \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (\psi_j - \psi_i) + g_i^T \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} (\bar{x}^{(j)} - \bar{x}^{(i)}). \quad (31)
\end{aligned}$$

Приведем подобные и в силу равенства

$$\begin{aligned}
\text{tr} R^T C_i R N_i = & M \left\{ (x^{(i)} - \bar{x}^{(i)})^T R^T C_i R (x^{(i)} - \bar{x}^{(i)}) \right\} + \\
& + \bar{x}^{(i)T} R^T C_i R \bar{x}^{(i)}, \quad (32)
\end{aligned}$$

преобразуем формулу (31)

$$\begin{aligned}
\frac{d}{dt} V(t, \bar{x}^{(i)}, N_i, i) = & -\frac{1}{2} (z - R \bar{x}^{(i)})^T C_i (z - R \bar{x}^{(i)}) - \\
& - \frac{1}{2} \omega_i^T D_i \omega_i - (S_i^T K_i^T D_i^T \omega_i + L_i B_i \omega_i)^T \bar{x}^{(i)} - \\
& - \frac{1}{2} M \left\{ (x^{(i)} - \bar{x}^{(i)})^T R^T C_i R (x^{(i)} - \bar{x}^{(i)}) \right\} - \\
& - \frac{1}{2} \text{tr} S_i^T K_i^T D_i K_i S_i N_i - \rho_i, \quad (33)
\end{aligned}$$

где

$$\begin{aligned}
\rho_i = & \frac{1}{2} \text{tr} L_i (\bar{Q}_i - \bar{Q}_i + Q) + \frac{1}{2} \sum_{\substack{j=1 \\ j \neq i}}^r p_{ij} \times [\text{tr} (L_j N_i - L_i N_j) + \\
& + (g^{(j)T} \bar{x}^{(i)} - g^{(i)T} \bar{x}^{(j)}) + (\psi_j - \psi_i)], \quad i = 1, 2, \dots, r. \quad (34)
\end{aligned}$$

Полная производная (33) будет отрицательной, так как значения  $\rho_i$  (34) всегда можно сделать положительными в силу (17), задавая матрицы  $\bar{Q}_i \geq 0$ . Теорема доказана.

### СИНТЕЗ СЛЕДЯЩИХ РЕГУЛЯТОРОВ С ОБРАТНОЙ СВЯЗЬЮ ПО ВЫХОДУ ДЛЯ СТАЦИОНАРНЫХ ОБЪЕКТОВ

В стационарном случае при постоянном отслеживаемом сигнале вместо критерия (5) необходимо минимизировать критерий

$$\limsup_{T_f \rightarrow \infty} \frac{1}{T_f} J[0, T_f]. \quad (35)$$

Предполагается, что пары матриц  $A_i, B_i$  ( $i=1, 2, \dots, r$ ) стабилизируемы и в критерии (5)  $E_i=0$ . Задача синтеза при этом упрощается, так как уравнения (9)–(12) становятся алгебраическими:

$$\begin{aligned} \tilde{A}_i N_i + N_i \tilde{A}_i^T + \sum_{j=1}^r p_{ij} (N_j - N_i) + \tilde{Q}_i + \sum_{i=1}^{m_1} A_s^{(i)} \times N_i A_s^{(i)T} + \\ + \sum_{s=1}^{m_2} S_i^T K_i^T B_s^{(i)T} N_i B_s^{(i)} K_i S_i = 0, \end{aligned} \quad (36)$$

$$\tilde{A}_i \bar{x}^{(i)} + B_i \omega_i + \sum_{j=1}^r p_{ij} (\bar{x}^{(j)} - \bar{x}^{(i)}) = 0; \quad (37)$$

$$L_i \tilde{A}_i + \tilde{A}_i^T L_i + \tilde{C}_i + S_i^T K_i^T D_i K_i S_i + M_i = 0; \quad (38)$$

$$\begin{aligned} \tilde{A}_i^T g^{(i)} - R^T C_i z + L_i B_i \omega_i + S_i^T K_i^T D_i^T \omega_i + \\ + \sum_{j=1}^r p_{ij} (g^{(j)} - g^{(i)}) = 0, \end{aligned} \quad (39)$$

где

$$\begin{aligned} M_i = \sum_{s=1}^{m_1} A_s^{(i)} L_i A_s^{(i)T} + \sum_{j=1}^r p_{ij} (L_j - L_i) + \\ + \sum_{s=1}^{m_2} S_i^T K_i^T B_s^{(i)T} L_i B_s^{(i)} K_i S_i. \end{aligned} \quad (40)$$

Постоянные оптимальные коэффициенты передачи  $K_i$  и векторы  $\omega_i$  определяются по формулам

$$ct K_i = - \left[ (\bar{D}_i \otimes \Gamma_i - D_i \otimes \bar{\Gamma}_i) \right]^T \times \\ \times ct \left[ B_i^T L_i (N_i - \bar{x}^{(i)} \bar{x}^{(i)T}) S_i^T \right]; \quad (41)$$

$$\omega_i = - (K_i S_i \bar{x}^{(i)} + D_i^{-1} B_i^T (g^{(i)} + L_i \bar{x}^{(i)})). \quad (42)$$

Теорема 2. Если существует решение уравнений (36)–(39) и существуют числа  $\beta_i$  ( $0 < \beta_i < 1$ ), такие, что матрицы,  $L_i > 0$ ,  $\bar{M}_i = \tilde{C}_i \beta_i + M_i \geq 0$  и пара матриц  $\sqrt{\tilde{C}_i}$ ,  $A_i$  детектируемы, то матрица  $\tilde{A}_i = A_i + B_i K_i S_i$  асимптотически устойчива ( $i=1, 2, \dots, r$ ).

Доказательство. Учитывая, что  $L_i > 0$ ,  $\bar{M}_i \geq 0$  и применяя теорему 3.6 [12], получим, что из условия детектируемости пары матриц  $\sqrt{\tilde{C}_i}$ ,  $A_i$  следует детектируемость пары матриц

$$\sqrt{(1 - \beta_i) \tilde{C}_i + S_i^T K_i^T D_i K_i S_i + \bar{M}_i}, \text{ и } A_i + B_i K_i S_i. \quad (43)$$

В силу того, что (38) эквивалентно уравнению

$$(A_i + B_i K_i S_i)^T L_i + L_i (A_i + B_i K_i S_i) +$$

$$+ (1 - \beta_i) \tilde{C}_i + S_i^T K_i^T D_i K_i S_i + \bar{M}_i = 0, \quad (44)$$

по лемме 12.2 [12] при  $L_i > 0$  и условии детектируемости пары матриц (43) следует, что матрицы  $A_i + B_i K_i S_i$  ( $i=1, 2, \dots, r$ ) устойчивы. Теорема доказана.

## ПРИМЕР

Рассмотрим линейную систему второго порядка вида (1) с тремя состояниями  $\gamma = \{1, 2, 3\}$ . Матрицы, описывающие систему, имеют вид

$$A(1) = \begin{pmatrix} -0,04 & 0,1 \\ -0,75 & 0,4 \end{pmatrix}, \quad A(2) = \begin{pmatrix} 0 & 0,3 \\ -0,2 & 0,9 \end{pmatrix},$$

$$A(3) = \begin{pmatrix} -0,2 & 0,4 \\ -0,1 & 0,3 \end{pmatrix}; \quad B(1) = \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix}, \quad B(2) = \begin{pmatrix} 0,1 \\ 1,5 \end{pmatrix},$$

$$B(3) = \begin{pmatrix} -0,1 \\ 0,5 \end{pmatrix}; \quad p_{1,2} = 0,05, \quad p_{1,3} = 0,2,$$

$$p_{2,1} = 0,25, \quad p_{2,3} = 0,2, \quad p_{3,1} = 0,2, \quad p_{3,2} = 0,05,$$

$$R = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix}; \quad Q(1) = \begin{pmatrix} 0,03 & 0 \\ 0 & 0,05 \end{pmatrix},$$

$$Q(2) = \begin{pmatrix} 0,02 & 0 \\ 0 & 0,05 \end{pmatrix}, \quad Q(3) = \begin{pmatrix} 0,04 & 0 \\ 0 & 0,05 \end{pmatrix};$$

$$S(i) = (0 \ 1); \quad C(i) = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix}; \quad D(i) = 0,1;$$

$$A_1(i) = \begin{pmatrix} 0,006 & 0,07 \\ 0,003 & 0,01 \end{pmatrix}, \quad A_2(i) = \begin{pmatrix} 0,004 & 0,07 \\ 0,0035 & 0,05 \end{pmatrix},$$

$$B_1(i) = \begin{pmatrix} 0,001 \\ 0,008 \end{pmatrix}, \quad B_2(i) = \begin{pmatrix} 0,002 \\ 0,009 \end{pmatrix} \quad (i=1, 2, \dots, r).$$

В результате решения уравнений (35)–(38) были синтезированы следящие регуляторы со следующими параметрами:  $K(1) = -1,997$ ;  $K(2) = -1,008$ ;  $K(3) = -3,210$ ;  $\omega(1) = 28,436$ ;  $\omega(2) = 5,929$ ;  $\omega(3) = 26,978$ .

Отметим, что для исходной системы все матрицы  $A(i)$  неустойчивы. В то же время для замкнутой системы выполнены условия теоремы 2 и матрицы динамики замкнутой системы  $A(i) + B(i)K(i)S(i)$  устойчивы, при этом собственные значения матриц равны

$$\lambda_1 = -0,091, \quad \lambda_2 = -1,516 \text{ при } i=1;$$

$$\lambda_1 = -0,058, \quad \lambda_2 = -0,657 \text{ при } i=2;$$

$$\lambda_1 = -0,270, \quad \lambda_2 = -1,235 \text{ при } i=3.$$

## ЗАКЛЮЧЕНИЕ

Предложен алгоритм синтеза следящих регуляторов для линейных непрерывных объектов со случайными скачкообразными параметрами и мультипликативными возмущениями. Оптимизация критерия осуществлена по матрице коэффициентов передачи и входному вектору, зависящих от наблюдаемого скачкообразного процесса.

## ЛИТЕРАТУРА

1. Красовский Н.Н., Лидский Э.А. Аналитическое конструирование регуляторов в системах со случайными свойствами // Автоматика и телемеханика. Ч. I. 1961. № 9. С. 732–745; Там же. Ч. II. 1961. № 11. С. 1273–1278.
2. Wonham W.M. Random differential equation in control theory // Probabilistic methods in applied mathematics / Ed. A.T. Bharucha-Reid. N.Y.: Academ. Press, 1971. P.131–213.
3. Параев Ю.И. Введение в статистическую динамику процессов управления и фильтрации. М.: Сов. радио, 1976.
4. Mariton M. Jump linear system in automatic control. N.Y.: Marcel Dekker Inc., 1990.
5. Смагин В.И., Параев Ю.И. Синтез следящих систем управления по квадратичным критериям. Томск: Изд-во Том. ун-та, 1996.
6. De Farias P.D., Geromel J.C., Do Val J.B., Costa O.L. Output feedback control of markov jump linear systems in continuous-time // IEEE trans. automat. Contr., 2000. V. AC 45, № 5. P. 944–949.
7. Смагин В.И., Поползухина Е.В. Синтез следящих систем управления для объектов со случайными скачкообразными параметрами и мультипликативными возмущениями // Вестник Томского гос. ун-та. 2000. № 271. С. 171–175.

8. Смагин В.И., Поползухина Е.В. Синтез следящих регуляторов с обратной связью по выходу для систем со случайными скачкообразными параметрами // Автоматика и вычислительная техника. 2001. № 6. С. 62–72.
9. Athans M. The matrix minimum principle // Information and control. 1968. V.11. P. 592–606.
10. Ланкастер П. Теория матриц. М.: Наука, 1978.
11. Барбашин Е.А. Функции Ляпунова. М.: Наука, 1970.
12. Уонем М. Линейные многомерные системы управления. М.: Наука, 1980.

Статья представлена кафедрой прикладной математики факультета прикладной математики и кибернетики Томского государственного университета, поступила в научную редакцию «Кибернетика» 12 апреля 2004 г.