

Для лінійного хвильового опису (4) рівняння (5) можуть бути представлені в канонічному виді:

$$\begin{aligned} \dot{w}_1(t) &= w_2 + \sigma_1(t), \dot{w}_2(t) = w_3 + \sigma_2(t), \dots, \dot{w}_{r-1}(t) = \\ &= w_r + \sigma_{r-1}(t), \\ \dot{w}_n(t) &= -\alpha_1 w_1 - \alpha_2 w_2 - \dots - \alpha_r w_r + \sigma_2(t). \end{aligned}$$

На основі моделей стану (5) можна перейти до формування рівнянь зв'язку (2), що становить зміст другого важливого завдання. Очевидно, що в рівнянні зв'язку (2) доцільно вводити ті координати початкового об'єкту x_1, \dots, x_n , похідні яких $\dot{x}_1(t), \dots, \dot{x}_n(t)$, відповідно до рівнянь (1), містять у правих частинах відповідні збурення $M_1(t), \dots, M_n(t)$. У рамках методу АКАР координати x_1, \dots, x_n можна інтерпретувати як деякі «внутрішні» керування, при досягненні якими заданих значень рівняння зв'язку (2) переходять у модель збурень (5). Це й буде означати «поглинання» регулятором діючих збурень.

Після вибору рівнянь зв'язку (2) у результаті одержуємо розширену систему диференціальних рівнянь

$$\begin{aligned} \dot{w}_j(t) &= g_j(w_1, \dots, w_\mu, x_1, \dots, x_n), j = 1, \dots, \mu; \\ \dot{x}_i(t) &= f_i(x_1, \dots, x_n) + w_i, i = \mu + 1, \dots, m - 1, \\ \dot{x}_{i+1}(t) &= f_{i+1}(x_1, \dots, x_n) + w_n + u_n. \\ &\dots \\ \dot{x}_n(t) &= f_n(x_1, \dots, x_n) + w_n + u_n. \end{aligned} \quad (6)$$

Рівняння (6) дозволяють поставити завдання синтезу законів керування u_{i+1}, \dots, u_n , які поглинають збурення $M_1(t), \dots, M_n(t)$ і які забезпечують задані динамічні властивості замкненої системи.

3. Для вирішення другого розширеного завдання синтезу використовується методологія методу АКАР. Для цього необхідно щоб під дією «зовнішніх» керувань u_{i+1}, \dots, u_n відображення точки розширеної системи (6) попадало в околицю перетину багатобразів $\psi_1 = 0, \dots, \psi_m = 0$, рух уздовж якого описується наступними рівняннями «внутрішньої» динаміки:

$$\begin{aligned} \dot{w}_{j\psi}(t) &= g_j(w_{1\psi}, \dots, w_{\mu\psi}, v_{i+1}, \dots, v_n, x_{1\psi}, \dots, x_{m-1\psi}), \\ j &= 1, \dots, \mu; \\ \dot{x}_{i\psi}(t) &= f_i(x_{1\psi}, \dots, x_{m-1\psi}, v_{i+1}, \dots, v_n), \\ i &= \mu + 1, \dots, m - 1, \end{aligned} \quad (7)$$

де v_{i+1}, \dots, v_n – «внутрішні» керування.

4. Розглядаючи декомповану систему (7) розмірності $n + \mu - m$, синтезуємо «внутрішні» керування v_{i+1}, \dots, v_n , які забезпечують бажані динамічні властивості. Синтез керувань v_{i+1}, \dots, v_n являє собою самостійне внутрішнє завдання керування. Знаючи керування v_{i+1}, \dots, v_n можна ввести тепер бажані макрозмінні, наприклад, лінійного виду

$$\begin{aligned} \psi_s &= \gamma_{s1}(x_{i+1} - v_1) + \dots + \gamma_{sm}(x_n - v_n), \\ s &= 1, \dots, m \end{aligned} \quad (8)$$

5. На основі функціональних керувань $T_s \psi_s(t) + \varphi_s(\psi_s) = 0, s = 1, \dots, m$, бажаних макрозмінних ψ_s (8) і в силу рівнянь розширеної системи (6) відповідно до методу АКАР знаходяться «зовнішні» керування:

$$u_{i+1} = -f_{i+1}(x_1, \dots, x_n) - w_{i+1} - \frac{D_1}{D}; \quad (9)$$

$$\dots$$

$$u_n = -f_n(x_1, \dots, x_n) - w_n - \frac{D_n}{D},$$

$$\text{де } D = \begin{vmatrix} \gamma_{11} & \gamma_{12} & \dots & \gamma_{1m} & \Phi_1 & \gamma_{12} & \dots & \gamma_{1m} \\ \gamma_{21} & \gamma_{22} & \dots & \gamma_{2m} & \Phi_2 & \gamma_{22} & \dots & \gamma_{2m} \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ \gamma_{m1} & \gamma_{m2} & \dots & \gamma_{mm} & \Phi_m & \gamma_{m2} & \dots & \gamma_{mm} \end{vmatrix} \neq 0, \quad D_1 = \begin{vmatrix} \Phi_1 & \gamma_{12} & \dots & \gamma_{1m} \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ \Phi_m & \gamma_{m2} & \dots & \gamma_{mm} \end{vmatrix} \neq 0 \quad \text{при}$$

$$\Phi_s = 0,$$

$$D_n = \begin{vmatrix} \gamma_{11} & \gamma_{12} & \dots & \gamma_{1,m-1} & \Phi_1 \\ \gamma_{21} & \gamma_{22} & \dots & \gamma_{2,m-1} & \Phi_2 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ \gamma_{m1} & \gamma_{m2} & \dots & \gamma_{m,m-1} & \Phi_m \end{vmatrix} \neq 0 \quad \text{при } \Phi_s \neq 0,$$

$$\Phi_s = \gamma_{s1} \dot{v}_1(t) + \gamma_{s2} \dot{v}_2(t) + \dots + \gamma_{sm} \dot{v}_m(t) - \frac{1}{T_s} \varphi_s(\Phi_s).$$

III. ВИСНОВОК

Отримані співвідношення дозволяють знайти закони керування (9), які переводять відображення точки в околицю перетину інваріантних багатобразів $\psi_1 = 0, \dots, \psi_m = 0$. Рух відображення точки уздовж цього перетину визначається рівняннями «внутрішньої» динаміки (7). Закони керування (9) разом з рівняннями зв'язку (2) створюють рівняння агрегованого регулятора, що забезпечує селективну інваріантність замкненої системи до збурень $M_1(t), \dots, M_n(t)$, асимптотичну стійкість її руху й бажані властивості перехідних процесів.

Слід зазначити, що системи, які синтезуються методом АКАР, мають властивість адаптивності, тобто малої чутливості до гістерезису параметрів і різноманітних шумів в об'єкті.

СПИСОК ПОСИЛАНЬ

- [1] Джонсон, С. Теория регуляторов, приспособляющихся к возмущениям [Текст] // Под ред. К.Т. Леордеса. Фильтрация и стохастическое управление в динамических системах. М.: Мир. 1980. С. 253-320.
- [2] Сальчев, О.С. Скалярное оценивание многомерных динамических систем [Текст] / Сальчев О.С. - М.: Машиностроение, 1987. - 215 с.
- [3] Шеннон К. Математическая теория дифференциального анализатора [Текст] // Работы по теории информации и кибернетике. М.: ИИЛ. 1983. С.209-728.
- [4] Кулебакин В. С. О поведении непрерывно возмущаемых автоматизированных линейных систем. [Текст] // Доклады АН СССР. 1949. Т.68. № 5. С.73-79.