

СТАБИЛИЗИРУЕМОСТЬ СИСТЕМ ТРЕТЬЕГО ПОРЯДКА С ЗАПАЗДЫВАНИЕМ

Задача стабилизации динамических систем является одной из важнейших задач в качественной теории управления. С помощью воздействия регулятора, построенного по принципу обратной связи, необходимо обеспечить устойчивость замкнутой системы. Изучение качественных свойств систем с запаздыванием представляет особый интерес. Примерами таких систем могут служить транспортные, коммуникационные системы, системы, описывающие химические процессы, системы окружающей среды и энергетические системы. В докладе исследуются условия, при которых система третьего порядка с запаздыванием стабилизируема регулятором, не выводящим систему за пределы рассматриваемого класса. Предлагаются способы выбора регулятора, обеспечивающего устойчивость рассматриваемой системы.

Пусть система с запаздыванием имеет вид:

$$\dot{x}(t) = Ax(t) + A_1x(t-h) + bu(t), \quad (1)$$

где $x(t) \in R^n$, $b \in R^n$, $t > 0$, A , A_1 – матрицы соответствующих размеров, $h > 0$ – постоянное запаздывание, $u(t) \in R$ – управляющее воздействие.

Чтобы движение системы было определенным для $t \geq 0$, зададим начальные условия: $x(t) = \varphi(t)$, $-h \leq t < 0$, $x(0) = x_0$, где $\varphi(t)$ – непрерывная функция, x_0 – n -вектор.

Введем регулятор

$$u(t) = q_0'x(t) + q_1'x(t-h) \quad (2)$$

не выводящий систему за пределы рассматриваемого класса (q_0 , q_1 – n -векторы).

Систему (1) назовем стабилизируемой, если существует регулятор вида (2), при котором корни характеристического уравнения замкнутой системы

$$\det \left[\lambda E - A - A_1 e^{-\lambda h} - b(q_0' + q_1' e^{-\lambda h}) \right] = 0$$

имеют отрицательные действительные части.

Исследуем возможность стабилизации системы третьего порядка вида

$$(1), \text{ когда } A = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & a_{13} \\ a_{21} & a_{22} & a_{23} \\ a_{31} & a_{32} & a_{33} \end{bmatrix}, A_1 = \begin{bmatrix} a_{11}^1 & a_{12}^1 & a_{13}^1 \\ a_{21}^1 & a_{22}^1 & a_{23}^1 \\ a_{31}^1 & a_{32}^1 & a_{33}^1 \end{bmatrix}.$$

Регулятор (2) будет иметь вид:

$$u(t) = [q_{01} \ q_{02} \ q_{03}]x(t) + [q_{11} \ q_{12} \ q_{13}]x(t-h).$$

Запишем характеристический квазиполином системы (1), замкнутой регулятором вида (2):

$$\begin{aligned} \det \begin{bmatrix} \lambda - a_{11} - a_{11}^1 e^{-\lambda h} & -a_{12} - a_{12}^1 e^{-\lambda h} & -a_{13} - a_{13}^1 e^{-\lambda h} \\ -a_{21} - a_{21}^1 e^{-\lambda h} & \lambda - a_{22} - a_{22}^1 e^{-\lambda h} & -a_{23} - a_{23}^1 e^{-\lambda h} \\ -a_{31} - a_{31}^1 e^{-\lambda h} - \tilde{q}_1 & -a_{32} - a_{32}^1 e^{-\lambda h} - \tilde{q}_2 & \lambda - a_{33} - a_{33}^1 e^{-\lambda h} - \tilde{q}_3 \end{bmatrix} = \\ = (\lambda - a_{11} - a_{11}^1 e^{-\lambda h}) [(\lambda - a_{22} - a_{22}^1 e^{-\lambda h})(\lambda - a_{33} - a_{33}^1 e^{-\lambda h} - \tilde{q}_3) - \\ - (a_{32} + a_{32}^1 e^{-\lambda h} + \tilde{q}_2)(a_{23} + a_{23}^1 e^{-\lambda h})] + (a_{12} + a_{12}^1 e^{-\lambda h}) [(-a_{21} - a_{21}^1 e^{-\lambda h}) \times \\ \times (\lambda - a_{33} - a_{33}^1 e^{-\lambda h} - \tilde{q}_3) - (a_{31} + a_{31}^1 e^{-\lambda h} + \tilde{q}_1)(a_{23} + a_{23}^1 e^{-\lambda h})] + \\ + (-a_{13} - a_{13}^1 e^{-\lambda h}) [(a_{21} + a_{21}^1 e^{-\lambda h})(a_{32} + a_{32}^1 e^{-\lambda h} + \tilde{q}_2) + (a_{31} + a_{31}^1 e^{-\lambda h} + \tilde{q}_1) \times \\ \times (\lambda - a_{22} - a_{22}^1 e^{-\lambda h})], \end{aligned}$$

где $\tilde{q}_1 = q_{01} + q_{11}e^{-\lambda h}$, $\tilde{q}_2 = q_{02} + q_{12}e^{-\lambda h}$, $\tilde{q}_3 = q_{03} + q_{13}e^{-\lambda h}$.

Выберем \tilde{q}_1 , \tilde{q}_2 , \tilde{q}_3 таким образом, чтобы характеристический квазиполином распался на 3 множителя. Пусть

$$\tilde{q}_1 = -a_{21} - a_{31} - a_{21}^1 e^{-\lambda h} - a_{31}^1 e^{-\lambda h},$$

$$\tilde{q}_2 = a_{23} - a_{32} + a_{23}^1 e^{-\lambda h} - a_{32}^1 e^{-\lambda h},$$

$$\tilde{q}_3 = -a_{33} + a_{22} - a_{33}^1 e^{-\lambda h} + a_{22}^1 e^{-\lambda h}.$$

Потребуем также, чтобы выполнялись равенства: $a_{13} = -a_{12}$, $a_{13}^1 = -a_{12}^1$. Тогда характеристическое уравнение замкнутой системы примет вид:

$$\begin{aligned}
& (\lambda - a_{11} - a_{11}^1 e^{-\lambda h}) \left((\lambda - a_{22} - a_{22}^1 e^{-\lambda h})^2 - (a_{23} + a_{23}^1 e^{-\lambda h})^2 \right) = 0, \\
& (\lambda - a_{11} - a_{11}^1 e^{-\lambda h}) (\lambda - a_{22} - a_{22}^1 e^{-\lambda h} - a_{23} - a_{23}^1 e^{-\lambda h}) \times \\
& \quad \times (\lambda - a_{22} - a_{22}^1 e^{-\lambda h} + a_{23} + a_{23}^1 e^{-\lambda h}) = 0, \\
& (\lambda - a_{11} - a_{11}^1 e^{-\lambda h}) \times \\
& \times (\lambda + (-a_{22} - a_{23}) + (-a_{22}^1 - a_{23}^1) e^{-\lambda h}) (\lambda + (-a_{22} + a_{23}) + (-a_{22}^1 + a_{23}^1) e^{-\lambda h}) = 0.
\end{aligned}$$

Воспользуемся следующей леммой:

Лемма. Пусть α, β – действительные числа, Тогда корни уравнения

$$\lambda + \alpha + \beta e^{-\lambda h} = 0$$

имеют только отрицательные действительные части в том и только в том случае, если точка (α, β) принадлежит области устойчивости Ω , граница которой описывается формулами:

$$\beta = -\alpha, \begin{cases} \alpha + \beta \cosh g = 0, \\ g - \beta \sinh g = 0, \end{cases} \quad 0 < g < \frac{\pi}{h}.$$

Получаем следующее достаточное условие стабилизируемости:

Утверждение. Система третьего порядка с запаздыванием вида (1) стабилизируема регулятором (2), если выполняются следующие условия:

1. $a_{13} = -a_{12}, a_{13}^1 = -a_{12}^1.$
2. $(-a_{11}, -a_{11}^1) \in \Omega, (-a_{22} - a_{23}, -a_{22}^1 - a_{23}^1) \in \Omega,$
 $(-a_{22} + a_{23}, -a_{22}^1 + a_{23}^1) \in \Omega,$

где Ω – область устойчивости для корней уравнения $\lambda + \alpha + \beta e^{-\lambda h} = 0.$