
Тема 16.
Модальный метод синтеза
непрерывных астатических
систем управления

Обсуждаемые вопросы

- 1.** *Влияние возмущений на ошибку в системе управления при модальном методе синтеза для регулятора статического типа*
- 2.** *Модальный метод синтеза астатических систем управления*
- 3.** *Расчет параметров регулятора при синтезе астатических систем управления*

Модальный метод синтеза для объекта управления с уравнением выхода и при действии возмущений

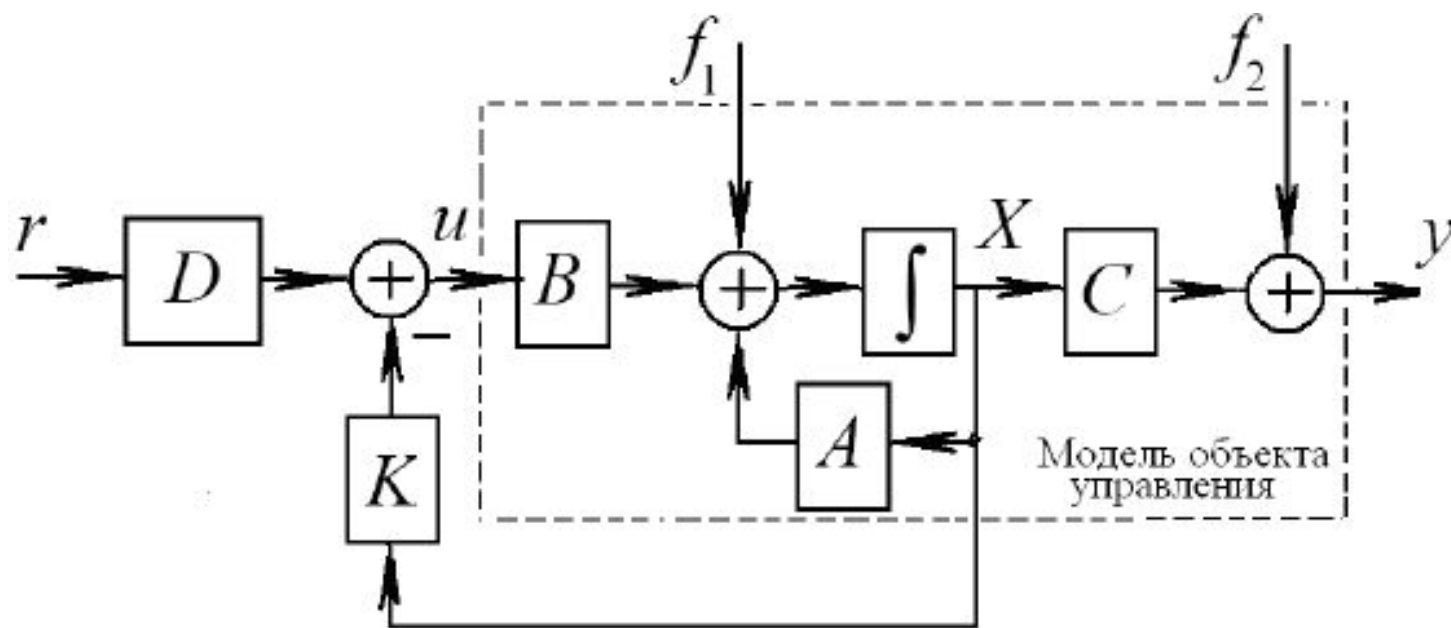
Модель объекта управления $\dot{X} = AX + Bu + f_1$, $X(t=0) = X^0$

$$y = CX + f_2$$

Алгоритм управления

$$u = -KX + Dr$$

$X \in R^n$, $u \in R^1$, $A \in R^{n \times n}$, $B \in R^{n \times 1}$, $K \in R^{1 \times n}$, $D \in R^1$, $r \in R^1$



Влияние возмущений на ошибку в равновесном режиме в модальном методе синтеза⁴

Уравнения замкнутой системы $\dot{X} = (A - BK)X + BDr + f_1$
 $y = CX + f_2$

Характеристический полином замкнутой системы

$$A_{\text{зам}}(p, K) = \det(pI_n - A + BK)$$

Если замкнутая система устойчивая и $f_1 = \text{const}$, $f_2 = \text{const}$

$$\lim_{t \rightarrow \infty} X(t) = X_0 \quad \lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = y_0 \quad \Rightarrow \quad \boxed{\dot{X} = 0}$$

$$X_0 = -(A - BK)^{-1}[BDr + f_1] \quad \Rightarrow$$

$$y_0 = -C(A - BK)^{-1}BDr - C(A - BK)^{-1}f_1 + f_2$$

$$-C(A - BK)^{-1}BD = 1 \quad \Rightarrow \quad \boxed{y_0 = r - C(A - BK)^{-1}f_1 + f_2}$$

ТАУ. Тема 16: Модальность $y_0 \neq r$ если $f_1 \neq 0$ $f_2 \neq 0$ Юркевич В.Д.

Модальный метод синтеза астатических систем⁵ управления

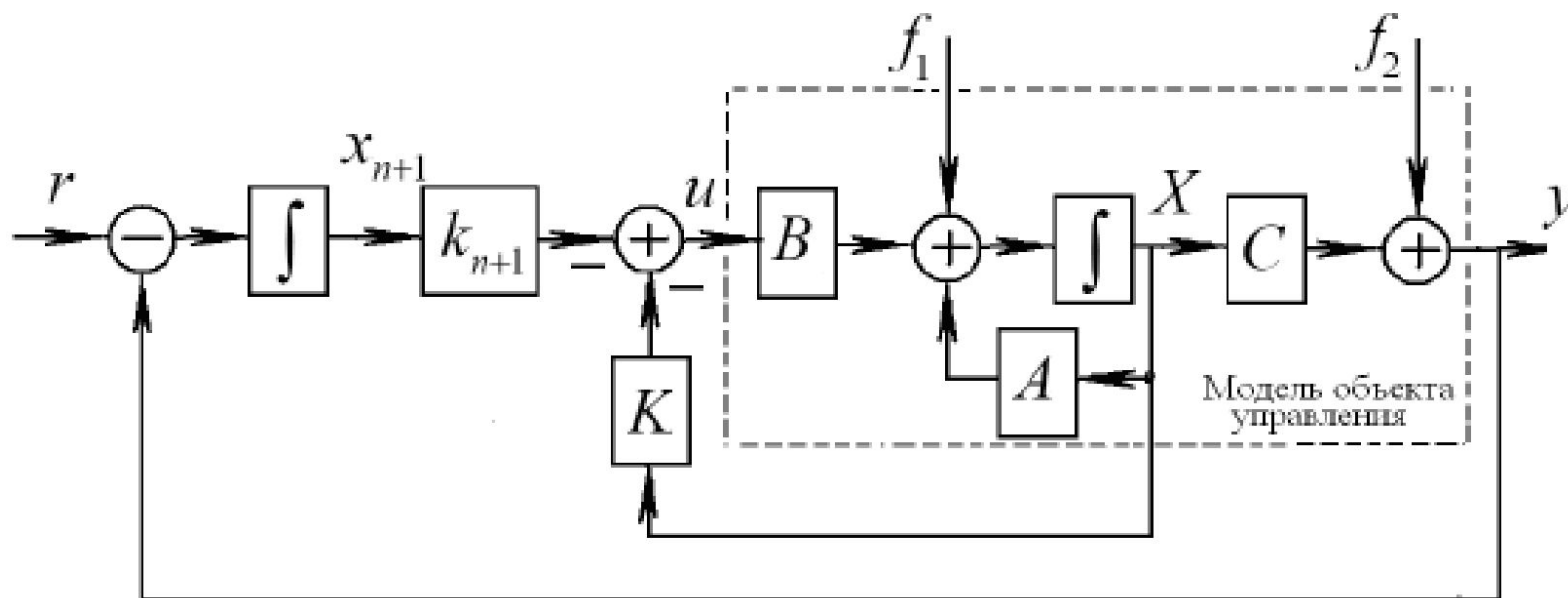
Модель объекта управления $\dot{X} = AX + Bu + f_1$, $X(t=0) = X^0$

$$y = CX + f_2$$

Алгоритм управления

$$u = -KX - k_{n+1}x_{n+1}$$

$$\dot{x}_{n+1} = r - y$$



Расчет параметров регулятора K, k_{n+1}

Уравнения замкнутой системы $\dot{X} = AX - B(KX + k_{n+1}x_{n+1}) + f_1$

$$\dot{x}_{n+1} = r - (CX + f_2)$$

$$\begin{bmatrix} \dot{X} \\ \dot{x}_{n+1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A - BK & -Bk_{n+1} \\ -C & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} X \\ x_{n+1} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} f_1 \\ r - f_2 \end{bmatrix}$$

Характеристический полином замкнутой системы

$$A_{зам}(p, K, k_{n+1}) = \det \left(pI_{n+1} - \begin{bmatrix} A - BK & -Bk_{n+1} \\ -C & 0 \end{bmatrix} \right)$$

Желаемый характеристический полином замкнутой системы

$$A_{зам}^{жел}(p) = (p - p_1^{жел})(p - p_2^{жел}) \cdots (p - p_{n+1}^{жел})$$

Основное расчетное соотношение для вычисления K, k_{n+1}

$$A_{зам}(p, K, k_{n+1}) = A_{зам}^{жел}(p)$$

Равновесный режим замкнутой системы

Уравнения замкнутой системы

$$\dot{X} = AX + Bu + f_1$$

$$y = CX + f_2$$

$$u = -KX - k_{n+1}x_{n+1}$$

$$\dot{x}_{n+1} = r - y$$

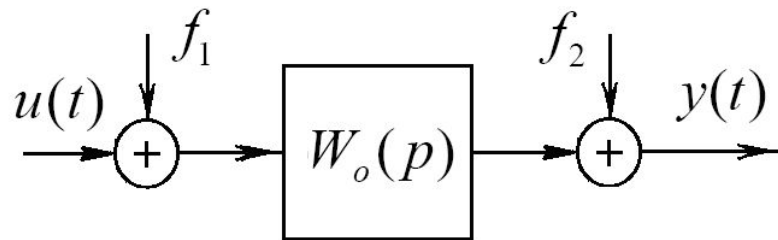
Если замкнутая система устойчивая и $f_1 = const$, $f_2 = const$ тогда существует равновесный режим, т.е. $\dot{X} = 0$ и $\dot{x}_{n+1} = 0$

Из условия $\dot{x}_{n+1} = 0$ следует, что $r - y = 0$.

Таким образом, ошибка в равновесном режиме равна нулю независимо от величины постоянного задающего воздействия r и величин постоянных возмущающих воздействий f_1, f_2 .

Пример модального метода синтеза астатической системы

8



Модель объекта управления

$$W_o(p) = \frac{b_2 p + b_1}{p^2 + a_2 p + a_1} \Rightarrow$$

$$\dot{x}_1 = x_2$$

$$\dot{x}_2 = -a_1 x_1 - a_2 x_2 + u + f_1$$

$$y = b_1 x_1 + b_2 x_2 + f_2$$

Уравнения алгоритма управления

$$u = -k_1 x_1 - k_2 x_2 - k_3 x_3$$

$$\dot{x}_3 = r - y$$

Уравнения замкнутой системы

$$\dot{x}_1 = x_2$$

$$\dot{x}_2 = -(a_1 + k_1)x_1 - (a_2 + k_2)x_2 - k_3 x_3 + f_1$$

$$\dot{x}_3 = -b_1 x_1 - b_2 x_2 + r - f_2$$

Собственная матрица замкнутой системы

$$\dot{x}_1 = x_2$$

$$\dot{x}_2 = -(a_1 + k_1)x_1 - (a_2 + k_2)x_2 - k_3x_3 + f_1 \quad \Rightarrow$$

$$\dot{x}_3 = -b_1x_1 - b_2x_2 + r - f_2$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ -(a_1 + k_1) & -(a_2 + k_2) & -k_3 \\ -b_1 & -b_2 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ f_1 \\ r - f_2 \end{bmatrix} \Rightarrow$$

$$A_{зам} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ -(a_1 + k_1) & -(a_2 + k_2) & -k_3 \\ -b_1 & -b_2 & 0 \end{bmatrix}$$

Характеристический полином замкнутой системы

10

$$A_{зам}(p, k_1, k_2, k_3) = \det(pI_3 - A_{зам}) =$$
$$= \det \begin{bmatrix} p & -1 & 0 \\ (a_1 + k_1) & (p + a_2 + k_2) & k_3 \\ b_1 & b_2 & p \end{bmatrix}$$

$$A_{зам}(p, k_1, k_2, k_3) = p^3 + (a_2 + k_2)p^2 + (a_1 + k_1 - b_2k_3)p - b_1k_3$$

Желаемый характеристический полином замкнутой системы

$$A_{зам}^{жел}(p) = (p - p_1^{жел})(p - p_2^{жел})(p - p_3^{жел}) \Rightarrow$$

$$A_{зам}^{жел}(p) = p^3 + a_3^{жел} p^2 + a_2^{жел} p + a_1^{жел}$$

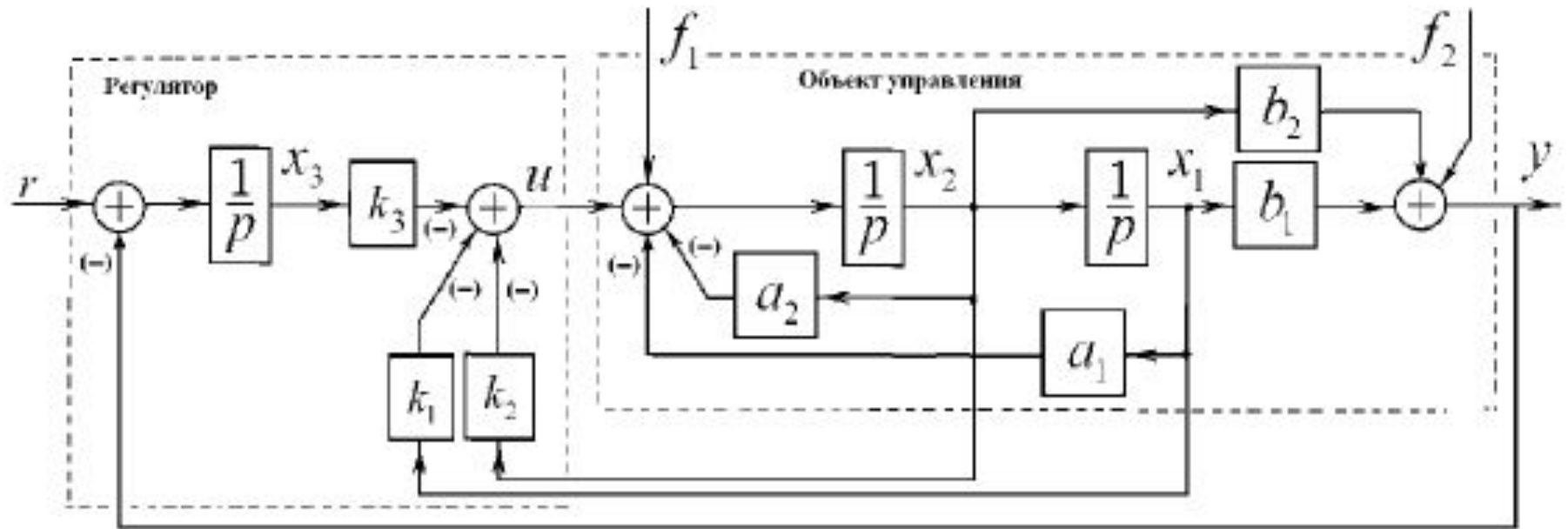
Расчетные соотношения

$$\begin{aligned}
 A_{зам}(p, k_1, k_2, k_3) &= A_{зам}^{жсл}(p) \quad \Rightarrow \\
 p^3 + (a_2 + k_2)p^2 + (a_1 + k_1 - b_2k_3)p - b_1k_3 &= \\
 &= p^3 + a_3^{жсл} p^2 + a_2^{жсл} p + a_1^{жсл}
 \end{aligned}$$

Расчет коэффициентов регулятора

$$\begin{aligned}
 -b_1k_3 &= a_1^{жсл} & k_3 &= -\frac{a_1^{жсл}}{b_1} \\
 a_1 + k_1 - b_2k_3 &= a_2^{жсл} \quad \Rightarrow & k_1 &= a_2^{жсл} - a_1 - a_1^{жсл} \frac{b_2}{b_1} \\
 a_2 + k_2 &= a_3^{жсл} & k_2 &= a_3^{жсл} - a_2
 \end{aligned}$$

Структурная схема астатической системы управления при доступном векторе состояния



Уравнения алгоритма управления

$$u = -k_1 x_1 - k_2 x_2 - k_3 x_3$$

$$\dot{x}_3 = r - y$$

Модель объекта управления

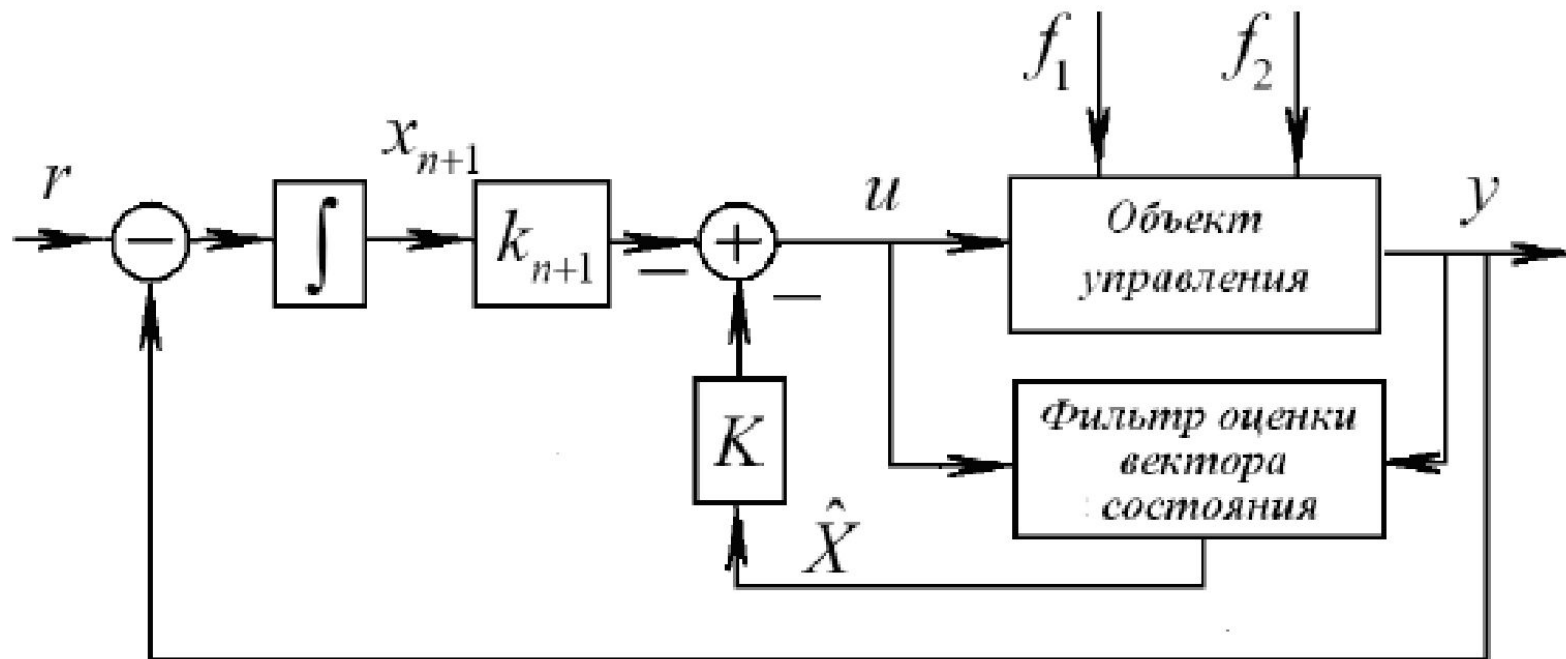
$$\dot{x}_1 = x_2$$

$$\dot{x}_2 = -a_1 x_1 - a_2 x_2 + u + f_1$$

$$y = b_1 x_1 + b_2 x_2 + f_2$$

Реализация регулятора при недоступном для измерения векторе состояния 13

измерения векторе состоянии



Объект управления

$$\dot{X} = AX + Bu + f_1$$

$$y = CX + f_2$$

Регулятор

$$u = -K\hat{X} - k_{n+1}x_{n+1}$$

$$\dot{x}_{n+1} = r - y$$

Наблюдатель

$$\dot{\hat{X}} = A\hat{X} + Bu + L(y - \hat{y})$$

$$\hat{y} = C\hat{X}$$

Тема 17.
Типовые последовательные
корректирующие звенья
(типовые регуляторы)
