教学模块6基于状态空间模型的极点配置设计方法

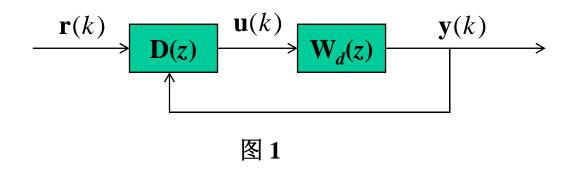
教学单元3 状态可测时 按极点配置设计控制规

东北大学 关守平

guanshouping@ise.neu.edu.cn



3.1 设计原理说明

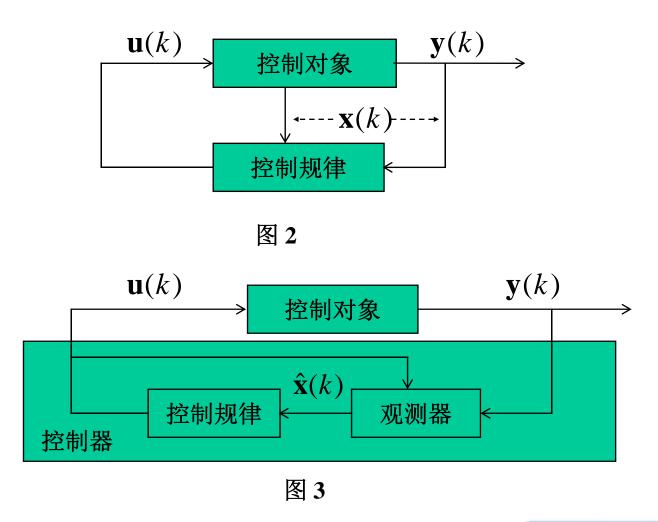


- (1) $\mathbf{r}(k) = 0$,为调节系统
- (2) $\mathbf{r}(k) \neq 0$,为随动系统

首先研究调节系统,然后引入参考输入 $\mathbf{r}(k)$,研究随动系统。



3.1 设计原理说明





3.2 控制规律设计过程

在这一设计过程中,我们假设控制规律反馈的是<u>实际对象的全部状态</u>。 <u>态</u>,而<u>不是重构的状态</u>。

被控对象的状态方程为:

$$\mathbf{x}(k+1) = F\mathbf{x}(k) + G\mathbf{u}(k) \tag{1}$$

其中 $\mathbf{x} \in R^n$, $\mathbf{u} \in R^m$

设控制规律为线性状态反馈,即

$$\mathbf{u}(k) = -L\mathbf{x}(k) \tag{2}$$

问题: 设计反馈控制规律 L, 以使得闭环系统具有所需得极点配置。



将(2)式代入(1)式,得到闭环系统状态方程为:

$$\mathbf{x}(k+1) = (F - GL)\mathbf{x}(k) \tag{3}$$

闭环系统得特征方程为:

$$|zI - F + GL| = 0 (4)$$

设给定所需要的闭环系统的极点为 $\beta_i(i=1,2,\cdots,n)$,则闭环系统的特征方程为:

$$\alpha_c(z) = (z - \beta_1)(z - \beta_2) \cdots (z - \beta_n)$$

$$= z^n + \alpha_1 z^{n-1} + \cdots + \alpha_n = 0$$
(5)



于是,有
$$|zI - F + GL| = \alpha_c(z)$$
 (6)

上式展开,通过比较z的同次幂的系数,可以得到n个代数方程:

- (1) 对于单输入系统,可以得到L的唯一解;
- (2) 对于多输入系统(m>1),反馈系数阵L共有mn个未知数,而总共只有n个方程,因此需要附加其他限制条件(如输出解耦、干扰解耦等),才能完全确定控制规律L。



可以证明,对于任意极点配置,L具有唯一解的充分必要条件 是控制对象完全能控,即

$$rank \left\lceil G \quad FG \quad \cdots \quad F^{n-1}G \right\rceil = n \tag{7}$$

物理意义: 只有当系统的所有状态都是能控的,才能通过适当的 状态反馈控制,使得闭环系统的极点放置到任意指定 的位置上。

问题:

- (1) 如何根据对系统性能的要求来合适地给定闭环系统的极点。
- (2) 如何计算L。



问题(1)的解决:

- 1) 由s平面给出极点,由 $z_i = e^{s_i T} (i = 1, 2, \dots, n)$ 求出 z 平面中的极点。
- 2) 将所有极点放置在原点,即令 $\alpha_c(z) = z^n$,从而变成最小拍控制。
- 3) 对于二阶系统,由 δ % 和 T_s 给出阻尼系数 ξ 和无阻尼震荡频 率 ω_n ,再求出 $s_{1,2}=-\xi\omega_n\pm j\sqrt{1-\xi^2}\omega_n$,从而得到 z 平面极点分布。
- 4) 高阶系统采用二阶模型,即根据性能指标的要求给出一对主导极点,将其余极点放置在离主导极点很远的位置。



问题(2)的解决:

1)直接展开(6)式左边行列式,通过方程两边z系数比较求得L中的各个元素。

$$|zI - F + GL| = \alpha_c(z) \tag{6}$$



2) 通用求解方法。

$$L = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \cdots & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} G & FG & \cdots & F^{n-1}G \end{bmatrix}^{-1} \alpha_c(F)$$
 (8)

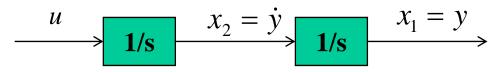
该公式通常称为阿克曼(Ackermann)公式。

注: 阿克曼公式推导过程见课本。



例题讲解

例 3.1



$$\xi = 0.5$$
, $\omega_n = 3.6$, $T = 0.1s$

要求按调节系统,用极点配置设计方法设计状态反馈控制规律。

解: (一) 求离散化状态方程

由图,控制对象状态方程为: $\dot{\mathbf{x}}(t) = A\mathbf{x}(t) + B\mathbf{u}(t)$

其中
$$\mathbf{x} = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$
 $A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$ $B = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$



离散化状态方程为:

$$\mathbf{x}(k+1) = F\mathbf{x}(k) + G\mathbf{u}(k)$$

利用级数求和法,得到

$$F = e^{AT} = \begin{bmatrix} 1 & 0.1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \qquad G = \int_0^T e^{At} dt B = \begin{bmatrix} 0.005 \\ 0.1 \end{bmatrix}$$



(二) 闭环系统特征方程

s平面的两个极点为: $s_{1,2} = -\xi \omega_n \pm j \sqrt{1-\xi^2} \omega_n = -1.8 \pm j 3.12$

利用 $z = e^{sT}$, 求得 z 平面得两个极点为:

$$z_{1,2} = 0.835e^{\pm j17.9^{\circ}}$$

于是, 闭环系统得特征方程为:

$$\alpha_c(z) = (z - z_1)(z - z_2) = z^2 - 1.6z + 0.7$$
 (9)



(三) 反馈控制规律

设状态反馈控制规律为: $L=[L_1 \ L_2]$

则闭环系统特征方程为:

$$\alpha_{c}(z) = |zI - F + GL| = \begin{vmatrix} z \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 1 & 0.1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0.005 \\ 0.1 \end{bmatrix} [L_{1} \quad L_{2}]$$

$$= z^{2} + (0.1L_{2} + 0.005L_{1} - 2)z + 0.005L_{1} - 0.1L_{2} + 1$$
(10)

$$\alpha_c(z) = (z - z_1)(z - z_2) = z^2 - 1.6z + 0.7$$



(9)、(10)两式比较,得到:

$$\begin{cases} 0.1L_2 + 0.005L_1 - 2 = -1.6 \\ 0.005L_1 - 0.1L_2 + 1 = 0.7 \end{cases}$$

解方程组,得到 $L_1 = 10$, $L_2 = 3.5$

于是得到 $L = [10 \ 3.5]$



(四)利用阿克曼公式直接求解:

$$L = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} G & FG \end{bmatrix}^{-1} \alpha_c(F)$$

$$= \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} G & FG \end{bmatrix}^{-1} (F^2 - 1.6F + 0.7I)$$

$$= \begin{bmatrix} 10 & 3.5 \end{bmatrix}$$
(11)

$$L = \begin{bmatrix} 0 & 0 & \cdots & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} G & FG & \cdots & F^{n-1}G \end{bmatrix}^{-1} \alpha_c(F)$$



·教学单元三结束·

