5.3 跟踪控制器设计

极点配置的优点:可以改善系统的稳定性、动态性能 例 已知被控对象的状态空间模型为

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -3 & -4 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} 3 & 2 \end{bmatrix} x$$

设计状态反馈控制律,使得闭环极点为-4和-5,并讨论闭环系统的稳态性能。

期望的闭环特征多项式是

$$\Delta * (\lambda) = \lambda^2 + 9\lambda + 20$$

所要设计的状态反馈增益矩阵是

$$K = [20 - 3 \quad 9 - 4] = [17 \quad 5]$$

相应的闭环系统状态矩阵

$$A - BK = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -20 & -9 \end{bmatrix}$$

闭环传递函数

$$G(s) = C[sI - (A - BK)]^{-1} = \frac{2s + 3}{s^2 + 9s + 20}$$

检验系统的稳态特性:

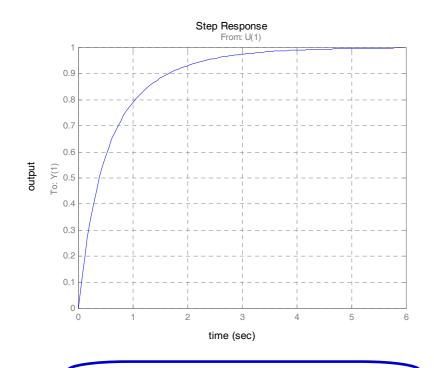
当参考输入为单位阶跃时,输出的稳态值(终值定理)

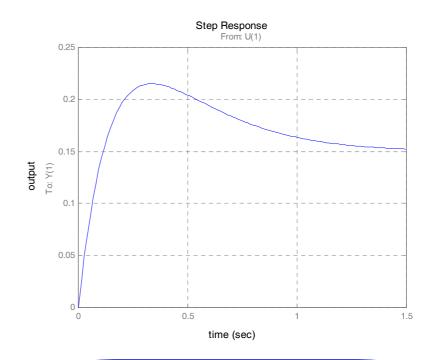
$$y(\infty) = \lim_{t \to \infty} y(t) = \lim_{s \to 0} sG(s) \frac{1}{s} = G(0) = \frac{3}{20}$$

开环系统是稳定的,且开环传递函数 $G_o(s) = \frac{2s+3}{s^2+4s+3}$

开环系统的稳态输出 $y_o(\infty) = \frac{3}{3} = 1$,无静差。

闭环系统的稳态输出 $y_c(\infty) = \frac{3}{20}$, 有稳态误差。





开环系统的单位阶跃响应

闭环系统的单位阶跃响应

结论: 极点配置改善了系统的动态性能; 有可能降低系统的稳态性能。

问题:如何在既可以改善系统动态性能,又不降低稳态性能呢?

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu + d \\ y = Cx \end{cases}$$

参考输入: $\mathbf{y}_r(t) = \mathbf{y}_{r0} \cdot \mathbf{1}(t)$

外部扰动: $d(t) = d_0 \cdot 1(t)$

要求:设计控制器,使得

- ✔ 系统是稳定的,且具有一定过渡过程特性;
- ✔ 在存在扰动下,系统输出跟踪参考输入。

定义误差向量: $e(t) = y(t) - y_r(t)$

引入了积分器

引入偏差的积分:

$$q(t) = \int_0^t e(\tau) d\tau$$

$$\dot{q}(t) = e(t) = Cx(t) - y_r(t)$$

对多输入系统:

$$\boldsymbol{q}^{\mathrm{T}}(t) = [q_1(t) \quad q_2(t) \quad \cdots \quad q_r(t)] = \left[\int_0^t e_1(\tau) \mathrm{d}\tau \quad \int_0^t e_2(\tau) \mathrm{d}\tau \quad \cdots \quad \int_0^t e_r(\tau) \mathrm{d}\tau \right]$$

引入增广系统

$$\begin{cases}
\begin{bmatrix} \dot{x} \\ \dot{q} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & \mathbf{0} \\ C & \mathbf{0} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ q \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} B \\ \mathbf{0} \end{bmatrix} u + \begin{bmatrix} d \\ -y_r \end{bmatrix} \\
y = \begin{bmatrix} C & \mathbf{0} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ q \end{bmatrix}$$

对增广系统
$$\begin{bmatrix} \dot{x} \\ \dot{q} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & 0 \\ C & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ q \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} B \\ 0 \end{bmatrix} u + \begin{bmatrix} d \\ -y_r \end{bmatrix}$$

$$y = \begin{bmatrix} C & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ q \end{bmatrix}$$

设计状态反馈控制律 $u = -[K_1 \quad K_2] \begin{vmatrix} x \\ a \end{vmatrix} = -K_1 x - K_2 q$

使得闭环系统 $\begin{bmatrix} \dot{x} \\ \dot{a} \end{bmatrix} = \begin{vmatrix} A - BK_1 & -BK_2 \\ C & 0 \end{vmatrix} \begin{vmatrix} x \\ q \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} a \\ -y_r \end{vmatrix}$

是稳定的。

分析稳态性能: 求拉氏变换, 得到

$$\begin{bmatrix} \mathbf{x}(s) \\ \mathbf{q}(s) \end{bmatrix} = \begin{pmatrix} s\mathbf{I} - \begin{bmatrix} \mathbf{A} - \mathbf{B}\mathbf{K}_1 & -\mathbf{B}\mathbf{K}_2 \\ \mathbf{C} & \mathbf{0} \end{bmatrix} \end{pmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} \mathbf{d}(s) \\ -\mathbf{y}_r(s) \end{bmatrix}$$

参考输入和外部扰动都是阶跃信号时, 由终值定理

$$\lim_{t \to \infty} \begin{bmatrix} \mathbf{x}(t) \\ \mathbf{q}(t) \end{bmatrix} = \lim_{s \to 0} s \begin{bmatrix} \mathbf{x}(s) \\ \mathbf{q}(s) \end{bmatrix}$$

$$= \lim_{s \to 0} s \left(s\mathbf{I} - \begin{bmatrix} \mathbf{A} - \mathbf{B}\mathbf{K}_1 & -\mathbf{B}\mathbf{K}_2 \\ \mathbf{C} & \mathbf{0} \end{bmatrix} \right)^{-1} \begin{bmatrix} \mathbf{d}_0/s \\ -\mathbf{y}_{r0}/s \end{bmatrix}$$

$$= - \begin{bmatrix} \mathbf{A} - \mathbf{B}\mathbf{K}_1 & -\mathbf{B}\mathbf{K}_2 \\ \mathbf{C} & \mathbf{0} \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} \mathbf{d}_0 \\ -\mathbf{y}_{r0}/s \end{bmatrix}$$

即x和q趋向于常值。从而 $\dot{x}(t)$ 和 $\dot{q}(t)$ 趋于零。

$$\dot{\boldsymbol{q}}(t) = \boldsymbol{y}(t) - \boldsymbol{y}_r(t)$$
 \Longrightarrow $\lim_{t \to \infty} [\boldsymbol{y}(t) - \boldsymbol{y}_r(t)] = 0$

结论: 针对增广系统,设计状态反馈控制律,只要闭环系统渐近稳定,则系统无静态误差。

若还需要系统有一定的过渡过程特性,极点配置!

条件: 能任意配置极点的条件是增广系统能控。

定理 增广系统能控的充分必要条件是

(1) 原来系统是能控的

(2)
$$\operatorname{rank}\begin{bmatrix} A & B \\ C & 0 \end{bmatrix} = n + r$$
, $m \ge r$, $\operatorname{rank} C = r$

证明:
$$\Gamma_{zc} = \begin{bmatrix} B & AB & A^2B & \cdots & A^{n+r-1}B \\ 0 & CB & CAB & \cdots & CA^{n+r-2}B \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} B & AS_1 \\ 0 & CS_1 \end{bmatrix}$$
$$= \begin{bmatrix} A & B \\ C & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & S_1 \\ I & 0 \end{bmatrix}$$

其中 $S_1 = [B \quad AB \quad \cdots \quad A^{n-1}B \quad \cdots \quad A^{n+r-2}B]$ 是 $n \times (n+r-1)m$

原系统的能控性⇒

[$B AB \cdots A^{n-1}B$] 的行向量线性无关。

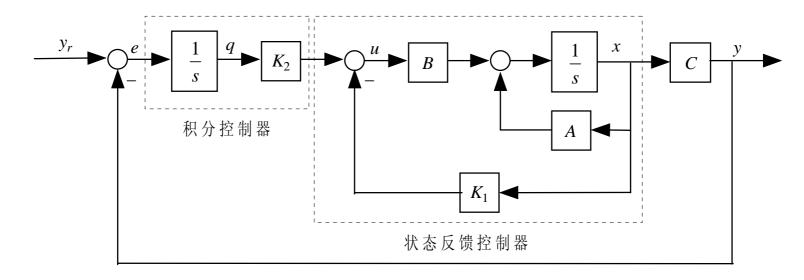
$$\begin{bmatrix} \mathbf{0} & \mathbf{S}_1 \\ \mathbf{I} & \mathbf{0} \end{bmatrix}$$
 行游秩 \Longrightarrow rank
$$\begin{bmatrix} \mathbf{A} & \mathbf{B} \\ \mathbf{C} & 0 \end{bmatrix} = n + r$$

必要条件: $m \ge r$, rank(C) = r

 $m \ge r$: 输入的个数不能小于输出的个数

rank(C) = r: 所有的测量输出都是独立的。

跟踪外部参考输入的控制律是 $u = -K_1 x - K_2 \int_0^t e(\tau) d\tau$ 积分比例控制器



针对前面的例子,再来设计一个状态反馈控制器:

使得: 闭环系统具有理想的过渡过程特性;

无静差地跟踪阶跃参考输入。

系统模型

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -3 & -4 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \mathbf{u}$$
$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} 3 & 2 \end{bmatrix} \mathbf{x}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{\boldsymbol{x}} \\ \dot{q} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{A} & 0 \\ \boldsymbol{C} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \boldsymbol{x} \\ q \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \boldsymbol{B} \\ 0 \end{bmatrix} \boldsymbol{u} + \begin{bmatrix} 0 \\ -1 \end{bmatrix} \boldsymbol{y}_r = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 1 & 0 \\ -3 & -4 & 1 & 0 \\ -3 & -2 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \boldsymbol{x} \\ q \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix} \boldsymbol{u} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ -1 \end{bmatrix} \boldsymbol{y}_r$$

$$y = \begin{bmatrix} \mathbf{C} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{x} \\ q \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 3 & 2 & | & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{x} \\ q \end{bmatrix}$$

设计要求:保持原闭环极点-4,-5;

增加的增广闭环系统极点-8。

利用MATLAB可得 K=[-17.6667 13.0000 53.3333]

跟踪控制律 $u = \begin{bmatrix} 17.6667 & -13 \end{bmatrix} x - 53.3333 \int_0^t e(\tau) d\tau$

单位阶跃响应:

改善动态性能;

消除静态误差。

