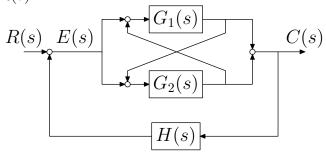
西北工业大学考试试题(卷)评分标准

2018 - 2019 学年秋学期

课程_____自动控制理论 1 ____ 学时____48 考试时间______ 小时 考试形式 $\left(\begin{array}{c} H \\ \overline{H} \end{array} \right) \left(\begin{array}{c} A \\ \overline{B} \end{array} \right)$ 卷 开课学院 航天学院 考试日期

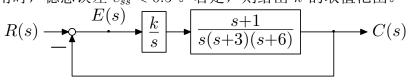
一、(20~9) 已知系统结构图如图所示。求解前向通道传递函数 $rac{C(s)}{E(s)}$ 与系统闭环传递函 数 $\frac{C(s)}{R(s)}$ 。



解:

$$\frac{C(s)}{E(s)} = \frac{2G_1(s)G_2(s) + G_1(s) + G_2(s)}{1 - G_1(s)G_2(s)}
\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{G(s)}{1 - G(s)H(s)}
= \frac{2G_1(s)G_2(s) + G_1(s) + G_2(s)}{1 - G_1(s)G_2(s) - H(s)[2G_1(s)G_2(s) + G_1(s) + G_2(s)]}$$

二、(20 分) 已知某系统的结构图如图所示,分析是否可选取 $k \in \mathbb{R}$ 的值,使系统在 $r(t) = t^2$ 作用时,稳态误差 $e_{ss} < 0.5$ 。若是,则给出 k 的取值范围。



解:

$$G(s) = \frac{k}{s} \cdot \frac{s+1}{s(s+3)(s+6)} \tag{1}$$

$$G(s) = \frac{k}{s} \cdot \frac{s+1}{s(s+3)(s+6)}$$

$$\Phi(s) = \frac{G(s)}{1+G(s)}$$
(1)

$$\frac{E(s)}{R(s)} = \frac{1}{1 + G(s)} \tag{3}$$

首先考虑系统稳定性:

$$D(s) = S^{2}(s+3)(s+6) + k(s+1) = s^{4} + 9s^{3} + 18s^{2} + ks + k$$

$$s^4$$
: 1 18 k
 s^3 : 9 k
 s^2 : $18 - \frac{k}{9}$ k
 s^1 : $k - \frac{9k}{18 - \frac{k}{9}}$
 s^0 : k

然后考虑动态指标 $e_{ss} < 0.5$: 因为:

$$R(s) = 2 \cdot \frac{1}{s^3}$$

所以:

$$e_{ss} = \lim_{s \to 0} E(s) = \frac{36}{k}$$

由 $e_{ss} < 0.5$ 得:

因此, k 的范围是:

三、(20分)单位负反馈系统开环传递函数

$$G(s) = \frac{K^*(s+3)}{s(s+2)}$$

求使系统闭环极点的实部均小于 -2 的 K^* 范围;证明系统非实轴上的根轨迹为圆,并求出其圆心与半径。

解:

系统闭环传递函数为:

$$\Phi(s) = \frac{K^*(s+3)}{K^*(s+3) + s(s+2)}$$
$$= \frac{K^*(s+3)}{K^*(s+3) + s(s+2)}$$

设 s' = s + 2, 将 s = s' - 2 代入特征方程,

$$D(s') = K^*(s'-2+3) + (s'-2)(s'-2+2)$$

= $s'^2 + (K^*-2)s' + K^*2$

利用 Routh 判据可知 $K^* > 2$ 时,闭环极点实部小于 -2。设 s = x + yi,代入特征方程,得:

$$K^*(x+yi+3) + (x+yi)(x+yi+1) = 0$$

$$K^*(x+3) + x(x+1) - y^2 + K^*yi + xyi + (x+1)yi = 0$$

实部、虚部分别为 0, 得:

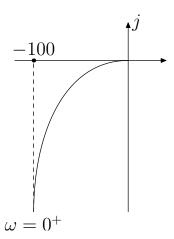
$$K^*(x+3) + x(x+1) - y^2 = 0$$
$$K^*y + xy + (x+1)y = 0$$

消去 K* 得:

$$(2x+1)(x+3) - x(x+1) + y^{2} = 0$$
$$(x+3)^{2} + y^{2} = 3$$

可知,根轨迹为圆,圆心 (-3,0), 半径 $\sqrt{3}$ 。

四、 $(20 \ \%)$ 设单位负反馈系统开环传递函数的 Nyquist 曲线如图所示,且当系统在输入 r(t)=2t 下测得其稳态误差为 0.2。求解系统的闭环传递函数;求解系统的截止频率、幅值 裕度。



解:

由图可知系统为 I 型系统,且当 $\omega\to\infty$ 时, $\angle(G(j\omega))=-180^0$;可设系统开环传递函数为: $G(s)=\frac{k}{s(s+a)}$ 。

$$e_{ss} = \lim_{s \to 0} s \cdot \frac{1}{1 + G(s)} = \frac{2a}{k} = 0.2$$

由图知, 当 $\omega \to 0$ 时,

$$\begin{split} \lim_{\omega \to 0} \Re[G(j\omega)] &= \lim_{\omega \to 0} \Re[\frac{k}{j\omega(j\omega + a)}] \\ &= \lim_{\omega \to 0} \Re[\frac{k(-\omega^2 - ja\omega)}{\omega^4 + a^2\omega^2}] \\ &= -\frac{k}{a^2} \\ &= -100 \end{split}$$

可得 k = 1, a = 0.1, 所以开环传递函数:

$$G(s) = \frac{1}{s(s+0.1)}$$

闭环传递函数:

$$\Phi(s) = \frac{G(s)}{1 + G(s)} = \frac{1}{s^2 + 0.1s + 1}$$

截止频率:

$$\left| \frac{1}{\omega_c(\omega_c + 0.1)} \right| = 1$$
$$\left| \frac{1}{\omega_c^2} \right| \approx 1$$
$$\omega_c \approx 1$$

由 Nyquist 图可知,幅值裕度:

$$h = \infty$$

五、(20分)已知控制系统模型如下:

$$\begin{split} \dot{u}(t) &= -3u(t) + ke(t) \\ \dot{c}(t) &= v(t) \\ \dot{v}(t) &= -3v(t) - 2c(t) + u(t) \\ e(t) &= r(t) - c(t) \end{split}$$

求系统闭环传递函数 $\Phi(s) = \frac{C(s)}{R(s)}$,其中 $Y(s) = \mathcal{L}[y(t)], R(s) = \mathcal{L}[r(t)]$; 分析是否可改变 k 值使闭环系统稳定,若是,则给出 $k \in \mathbb{R}$ 的取值范围;分析是否可改变 k 的值使闭环系统阶跃响应超调量为 0,若是,则给出 $k \in \mathbb{R}$ 的取值范围。

答: 由系统微分方程组可得:

$$sU(s) = -3U(s) + kE(s)$$

$$sC(s) = V(s)$$

$$sV(s) = -3V(s) - 2C(s) + U(s)$$

$$E(s) = R(s) - C(s)$$

解得:

$$G(s) = \frac{k}{(s+3)(s^2+3s+2)}$$

$$= \frac{k}{(s+1)(s+2)(s+3)}$$

$$\Phi(s) = \frac{G(s)}{1+G(s)}$$

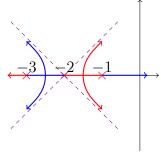
$$= \frac{k}{(s+1)(s+2)(s+3)+k}$$

系统闭环传递函数:

$$\Phi(s) = \frac{k}{s^3 + 6s^2 + 11s + 6 + k}$$

Routh 表:

可知,当 -6 < k < 60 时,系统稳定。 根轨迹为:



计算分离点,由

$$\frac{d}{ds}(k + (s+1)(s+2)(s+3)) = 0$$

得

$$\lambda = -2 \pm \frac{1}{\sqrt{3}}$$

分别将其代入特征方程,可得:

$$\begin{cases} k = \frac{2}{3\sqrt{3}} & (\lambda = -2 + \frac{1}{\sqrt{3}}) \\ k = -\frac{2}{3\sqrt{3}} & (\lambda = -2 - \frac{1}{\sqrt{3}}) \end{cases}$$

因此,当 $-\frac{2}{3\sqrt{3}} \leqslant k \leqslant \frac{2}{3\sqrt{3}}$ 时,闭环系统根位于实轴负半轴,即系统超调量为 0。