

$$\frac{C_1(s)}{R_1(s)} = \frac{G_1(s)G_2(s)(1-G_3(s)G_4(s))}{1-G_1(s)G_2(s)-G_3(s)G_4(s)+G_1(s)G_2(s)G_3(s)G_4(s)} = \frac{G_1(s)G_2(s)}{1-G_1(s)G_2(s)}$$

②从 R_2 到 C_1 没有前向通道, 因此

$$\frac{C_1(s)}{R_2(s)} = 0$$

③从 R_1 到 C_2 有两条前向通道

$$P_1 = G_1(s)G_2(s)G_3(s)G_4(s)G_6(s), \Delta_1 = 1$$

$$P_2 = G_1(s)G_4(s)G_5(s), \Delta_1 = 1$$

$$\frac{C_2(s)}{R_1(s)} = \frac{G_1(s)G_2(s)G_3(s)G_4(s)G_6(s) + G_1(s)G_4(s)G_5(s)}{1-G_1(s)G_2(s)-G_3(s)G_4(s)+G_1(s)G_2(s)G_3(s)G_4(s)}$$

④从 R_2 到 C_2 有一个前向通道

$$P_1 = G_3(s)G_4(s), \Delta_1 = 1-G_1(s)G_2(s)$$

根据梅森增益公式, 可得

$$\frac{C_2(s)}{R_2(s)} = \frac{G_3(s)G_4(s)(1-G_1(s)G_2(s))}{1-G_1(s)G_2(s)-G_3(s)G_4(s)+G_1(s)G_2(s)G_3(s)G_4(s)} = \frac{G_3(s)G_4(s)}{1-G_3(s)G_4(s)}$$

第三章习题答案

A3-1 如图 A3-1 系统, 用劳斯判据判别系统的稳定性。若不稳定, 确定有几个根在右半 s 平面。

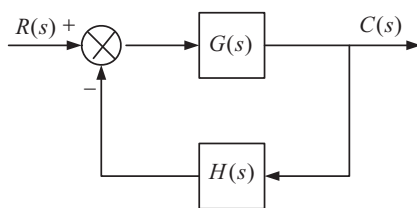


图 A3-1 题 A3-1 的系统方块图

$$(1) \quad G(s) = \frac{10}{s(s-1)(2s+3)}, H(s) = 1$$

$$(2) \quad G(s) = \frac{1}{(s-1)}, H(s) = \frac{s-1}{s+1}$$

$$(3) \quad G(s) = \frac{12}{s(s+1)}, H(s) = \frac{1}{s+3}$$

解 (1):

$$\text{已知: } G(s) = \frac{10}{s(s-1)(2s+3)}, H(s) = 1$$

系统的闭环传递函数为：

$$G(s) = \frac{10}{2s^3 + s^2 - 3s + 10},$$

系统的闭环特征方程： $2s^3 + s^2 - 3s + 10 = 0$

系统的劳斯表为：

s^3	2	-3
s^2	1	10
s^1	-23	
s^0	10	

从劳斯表上可以看出首列元素变号两次，所以闭环系统不稳定，有两个根在 S 右半平面。

解 (2)：

已知： $G(s) = \frac{1}{(s-1)}, H(s) = \frac{s-1}{s+1}$

系统的闭环传递函数为：

$$G(s) = \frac{s+1}{s^2 + s - 2},$$

系统的闭环特征方程： $s^2 + s - 2 = 0$

系统的劳斯表为：

s^2	1	-2
s^1	1	0
s^0	-2	

从劳斯表上可以看出首列元素变号一次，所以闭环系统不稳定，有一个根在 S 右半平面。**(本题要注意的是，在 $G(s)H(s)$ 中，不要消去公因子。)**

解(3)：

已知： $G(s) = \frac{12}{s(s+1)}, H(s) = \frac{1}{s+3}$

系统的闭环传递函数为：

$$G(s) = \frac{12s+3}{s^3 + 4s^2 + 3s + 12},$$

系统的闭环特征方程： $s^3 + 4s^2 + 3s + 12 = 0$

系统的劳斯表就是：

s^3	1	3	
s^2	4	12	————→ $4s^2 + 12 = 0$
s^1	0		
	8		

$$s^0 \quad 12$$

从劳斯表上可以看出有全零行的存在,但是首列元素不变号,所以系统有两个根虚轴上,没有根位于 S 右半平面, 闭环系统是临界稳定的。

A3-2 确定使下列系统稳定的 K 值范围。

(1) $s^4 + 22s^3 + 10s^2 + 2s + K = 0$

(2) $0.1s^3 + s^2 + s + K = 0$

解 (1):

已知系统的特征方程是: $s^4 + 22s^3 + 10s^2 + 2s + K = 0$

系统的劳斯表就是:

s^4	1	10	K
s^3	22	2	0
s^2	$109/11$	K	
s^1	$(218/11 - 22K) / 109/11$		
s^0	K		

如果系统是稳定的,则在劳斯表中首列不变号,且没有全零行。

所以: $218/11 - 22K > 0$

$$K > 0$$

即使闭环稳定的 K 取值范围是: $109/121 > K > 0$

解 (2):

已知系统的特征方程是: $0.1s^3 + s^2 + s + K = 0$

系统的劳斯表为:

s^3	0.1	1
s^2	1	K
s^1	$1 - 0.1K$	
s^0	K	

如果系统是稳定的,则在劳斯表中首列不变号,且没有全零行。

所以: $1 - 0.1K > 0$

$$K > 0$$

即使闭环稳定的 K 的取值范围是: $10 > K > 0$

A3-3 试确定下列系统的位置误差系数 K_p , 速度误差系数 K_v 和加速度误差系数 K_a 。

$$(1) \quad G(s) = \frac{50}{(1+0.1s)(s+2)}$$

$$(2) \quad G(s) = \frac{K}{s(s^2+4s+200)}$$

$$(3) \quad G(s) = \frac{K(1+2s)(1+4s)}{s^2(s^2+2s+10)}$$

$$(4) \quad G(s) = \frac{6}{s(s+1)(s+2)}$$

(本题叙述不严谨，解题时 $G(s)$ 视为开环传递函数，且为单位反馈。)

解(1):

$$G(s) = \frac{50}{(1+0.1s)(s+2)}$$

直接验证闭环系统是稳定的。系统为 0 型，位置误差系数 $K_p = 25$ ，速度误差系数

$K_v = 0$ ，加速度误差系数 $K_a = 0$

解(2):

$$G(s) = \frac{K}{s(s^2+4s+200)}$$

当 $0 < K < 800$ 时，闭环系统稳定。系统为 I 型，稳定时，系统的位置误差系数 $K_p = \infty$ ，

速度误差系数 $K_v = \frac{K}{200}$ ，加速度误差系数 $K_a = 0$

解(3):

$$G(s) = \frac{K(1+2s)(1+4s)}{s^2(s^2+2s+10)}$$

当 $K > 0$ 时闭环系统稳定，系统为 II 型，稳定时，位置误差系数 $K_p = \infty$ ，速度误差系

数 $K_v = \infty$ ，加速度误差系数 $K_a = \frac{K}{10}$

解(4):

$$G(s) = \frac{6}{s(s+1)(s+2)}$$

系统临界稳定。系统为 I 型。位置误差系数 $K_p = \infty$ ，速度误差系数 $K_v = 3$ ，加速度误差系

数 $K_a = 0$ 。这些误差系数只是形式上的定义，不能用于求稳态误差的计算。

A3-6 某闭环系统如图 A3-2 所示。

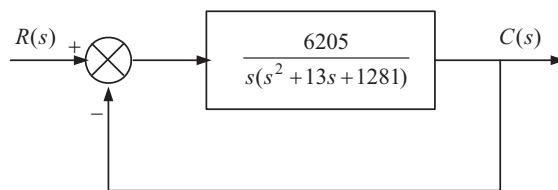


图 A3-2 题 A3-6 闭环系统

- (1) 求系统的传递函数 $C(s)/R(s)$ ；
- (2) 计算系统的稳态误差系数；
- (3) 求闭环系统的零、极点；
- (4) 用 MATLAB 求系统的单位阶跃响应曲线；
- (5) 讨论闭环极点对系统动态响应的影响，哪些极点起主导作用，哪些极点有重要影响。

解：系统中开环传递函数 $G(s) = \frac{6205}{s(s^2 + 13s + 1281)}$ ，反馈传递函数 $H(s) = 1$

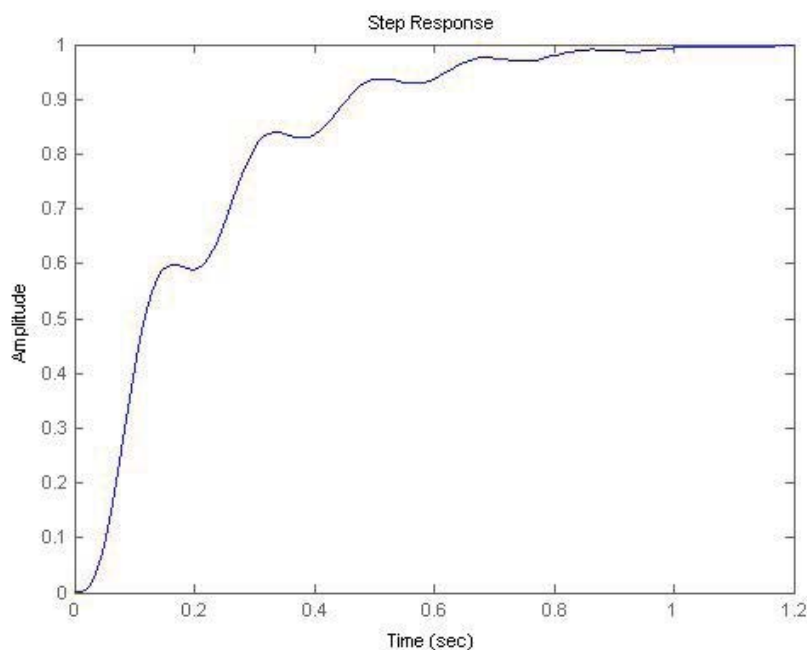
$$(1) \text{ 系统的闭环传递函数 } \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{G(s)}{1 + G(s)H(s)} = \frac{6205}{s^3 + 13s^2 + 1281s + 6205}$$

(2) 直接验证闭环系统是稳定的。系统的稳态误差系数：位置误差系数 $K_p = \infty$ ，速度误差系数 $K_v = 4.84$ ，加速度误差系数 $K_a = 0$ 。

$$(3) \text{ 由系统的闭环传递函数 } M(s) = \frac{G(s)}{1 + G(s)H(s)} = \frac{6205}{s^3 + 13s^2 + 1281s + 6205}$$

闭环系统的不存在零点，极点为 $s_1 = -5$ 、 $s_2 = -4 + 35i$ 、 $s_3 = -4 - 35i$

(4) 系统的阶跃响应曲线：



(5) 系统的闭环极点对于系统的阶跃响应的影响分析:

系统的三个极点 $s_1 = -5$ 、 $s_2 = -4 + 35i$ 、 $s_3 = -4 - 35i$ 比较接近, 没有主导极点, 因此阶跃响应与典型二阶系统有较大的区别。

A3-7 某反馈系统如图 A3-3 所示。

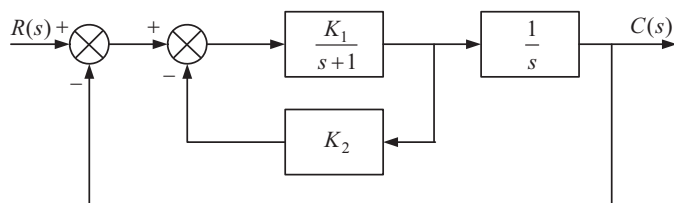


图 A3-3 题 A3-7 系统图

- (1) 选择 K_1, K_2 , 使系统的 $\zeta = 0.707$, $\omega_n = 2 \text{ rad/sec}$;
- (2) 选择 K_1, K_2 , 使系统有两个相等的实根 $s = -10$;
- (3) 分别求(1)、(2)两种情况下, 系统的超调量 M_p , 调整时间 t_s 和上升时间 t_r 。

解: 视系统为单位反馈, 其等效开环传递函数为 $G(s) = \frac{K_1}{s(s+1+K_1K_2)}$, 闭环传递函数

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{G(s)}{1+G(s)H(s)} = \frac{K_1}{s^2 + (1+K_1K_2)s + K_1}$$

(1) 若系统的 $\zeta = 0.707$, $\omega_n = 2 \text{ rad/sec}$

则期望的系统的闭环特征方程就是

$$f^*(s) = s^2 + 2\sqrt{2}s + 4$$

系统的闭环特征方程是

$$f(s) = s^2 + (1 + K_1 K_2)s + K_1,$$

比较对应项的系数得出参数 $K_1 = 4; K_2 = (2\sqrt{2} - 1)/4 = 0.457$

(2) 若系统有两个相等的实根 $s = -10$

则期望的系统的闭环特征方程就是

$$f^*(s) = s^2 + 20s + 100$$

系统的闭环特征方程是

$$f(s) = s^2 + (1 + K_1 K_2)s + K_1$$

根据对应项的系数相同的关系得出参数 $K_1 = 100; K_2 = 0.19$

(3)

在情况 (1) 下,

$$\text{最大超调量: } M_p = e^{-\pi\xi/\sqrt{1-\xi^2}} \times 100\% = 4.3\%$$

$$\text{上升时间: } t_r = \frac{\pi - \cos^{-1}\xi}{\omega_n \sqrt{1-\xi^2}} = 1.667s;$$

$$\text{调整时间: } t_s \approx \frac{3}{\xi\omega_n} = 2.12s \quad (\Delta = 5\%)$$

在情况 (2) 下, 系统的 $\xi = 1$

$$\text{最大超调量: } M_p = 0$$

上升时间: $1 - e^{-\omega_n t_1} (1 + \omega_n t_1) = 0.1$ (这两个为超越方程, 无法解, 要用 Matlab 解。)

$$1 - e^{-\omega_n t_2} (1 + \omega_n t_2) = 0.9$$

$$t_r = t_2 - t_1 = 0.39 - 0.055 = 0.335s;$$

$$\text{调整时间: } e^{-\omega_n t_s} (1 + \omega_n t_s) = 0.05$$

$$t_s \approx 0.48s \quad (\Delta = 5\%)$$

B3-4 某系统的方块图如图 B3-3 所示。

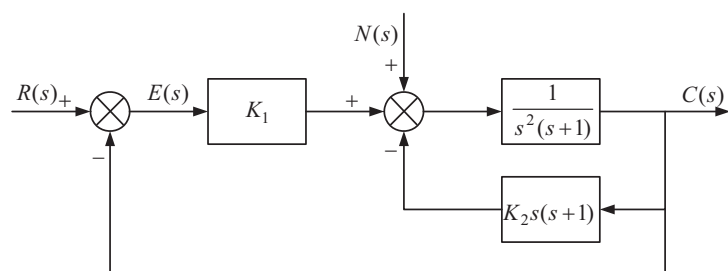
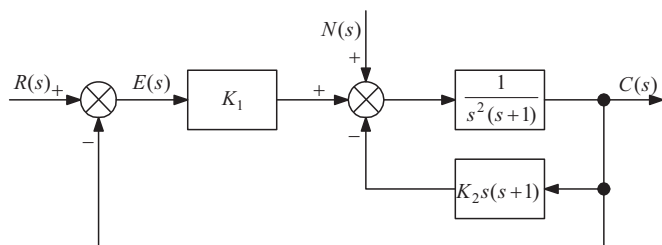


图 B3-3 题 B3-4 系统方块图

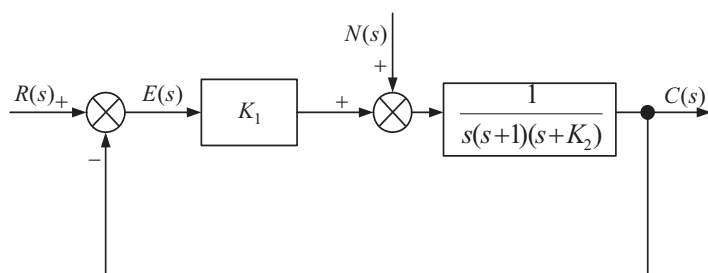
试求：

- (1) 系统的稳态误差系数： K_p 、 K_v 、 K_a ；
- (2) 由单位阶跃扰动引起的稳态误差 e_{ssn} ；
- (3) 系统的阻尼比 ζ 与无阻尼振荡角频率 ω_n ；

解：系统的方块图为



系统的方块图可以简化为



- (1) 系统的稳态误差系数： K_p K_v K_a

当考虑 $R(s)$ 与 $C(s)$ 关系时，系统的开环函数为

$$G(s)H(s) = \frac{K_1}{s(s+1)(s+K_2)}$$

为 I 型系统，其位置误差系数 $K_p = \infty$ ，速度误差系数 $K_v = \frac{K_1}{K_2}$ ，加速度误差系数

$$K_a = 0$$

- (2) 单位阶跃扰动引起的稳态误差 e_{ssn}

设闭环系统稳定，由前题

$$e_{ssn} = \lim_{s \rightarrow 0} sE_N(s) = \lim_{s \rightarrow 0} sN(s) \frac{-G_2(s)H(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)H(s)}$$

$$e_{ssn} = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{1}{s} \cdot \frac{1}{1 + \frac{K_1}{s(s+1)(s+K_2)}} = -\frac{1}{K_1}$$

(3) 无法求解 (因为无法获得主导极点)

(4) 系统单位阶跃响应的超调量 $M_p \leq 5\%$; 在斜坡输入下, 稳态误差最小; 尽量减小阶跃扰动引起的稳态误差。

系统的闭环传递函数为:

$$M(s) = \frac{G(s)}{1 + G(s)H(s)} = \frac{K_1}{s^3 + (1 + K_2)s^2 + K_2s + K_1}$$

由 $M_p = e^{-\pi\xi/\sqrt{1-\xi^2}} \times 100\% \leq 5\%$, 得到 $\xi = 0.7$

选择 K_1, K_2 , 使得共轭极点为主导极点, 且 $\xi = 0.7$ 。(不对的, 本题有误, 用根轨迹

可以进行一些分析, 下面的关于稳态误差是可以有些分析的。)

斜坡输入引起的误差:

$$\frac{E(s)}{R(s)} = \frac{1}{1 + G_1(s)G_2(s)} = \frac{s(s+1)(s+K_2)}{s^3 + (1+K_2)s^2 + K_2s + K_1}$$

$$e_{ssv} = \lim_{s \rightarrow 0} sR(s) \frac{s(s+1)(s+K_2)}{s^3 + (1+K_2)s^2 + K_2s + K_1} = \frac{K_2}{K_1}$$

扰动引起的稳态误差:

$$e_{ssn} = \frac{R}{K_1}$$

若减小 e_{ssv} 与 e_{ssn} , 则应该在保持系统稳定条件下 ($K_1 < K_2(K_2 + 1)$) 增大 K_1 的值。

第四章习题答案

A4-1 已知单位反馈系统的开环传递函数为 $G(s) = \frac{K_r(s+1)}{s^2(s+a)}$ 分别画出 $a=5, a=9, a=10$ 的

根轨迹草图, 并计算根轨迹在实轴上的分离点 (或会合点), 根轨迹渐近线与实轴的夹角和交点。

解:

1. 由题可知, 根轨迹有 3 条分支。

当 $a=5$ 时, 根轨迹的起点分别是 $p_1=0, p_2=0, p_3=-5$ 。一条终止于 $z_1=-1$, 另两条趋向无穷远。

当 $a=9$ 时, 根轨迹的起点分别是 $p_1=0, p_2=0, p_3=-9$ 。一条终止于 $z_1=-1$, 另两条趋向无穷远。