



西安交通大学

XI'AN JIAOTONG UNIVERSITY

# 自动控制理论

## Automatic Control Theory

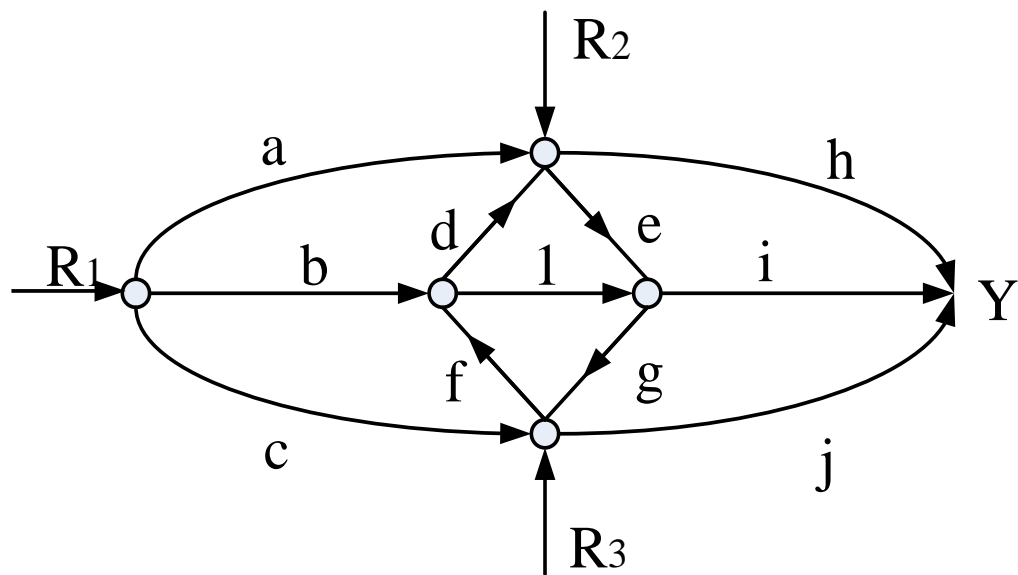
### 习题课

工业自动化系



利用梅逊增益公式求信号流图的传递函数

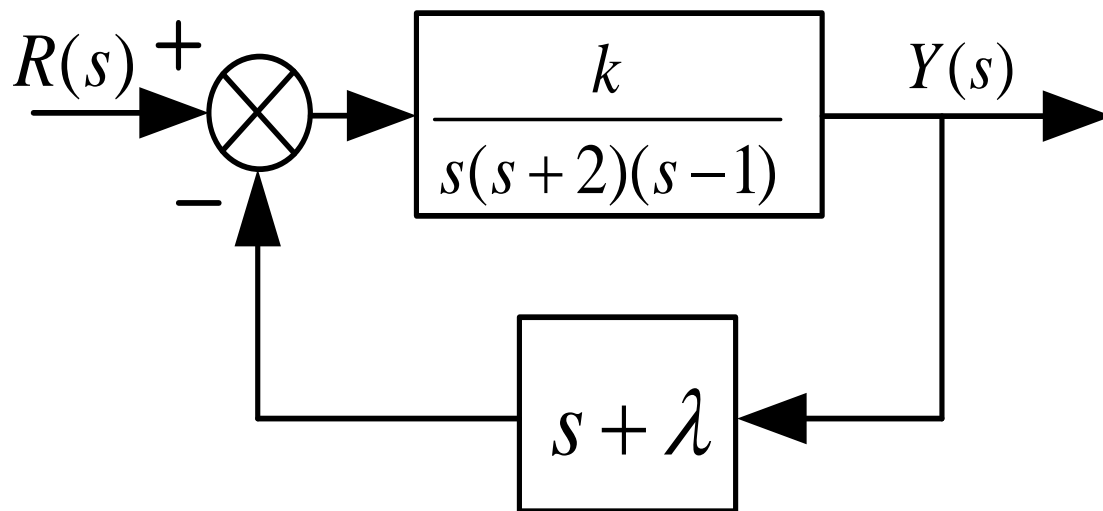
(f)



解:

$$Y = \frac{R_1 \sum_{k=1}^{11} P_{1k} \Delta_{1k} + R_2 \sum_{k=1}^3 P_{2k} \Delta_{2k} + R_3 \sum_{k=1}^4 P_{3k} \Delta_{3k}}{\Delta}$$

试求系统稳定时 $k$ 、 $\lambda$ 满足的关系



解:

$$k > \frac{2}{1-\lambda} \quad 0 < \lambda < 1$$

单位负反馈系统的开环传递函数为： $G(s) = \frac{25}{s(s+5)}$

(1) 求位置误差系数 $K_p$ 、速度误差系数 $K_v$ 和加速度误差 $K_a$ ;

(2) 求参考输入 $r(t)=1+3t+0.5t^2$ 时的稳态误差 $e_{ss}$ 。

解： $K_p = \lim_{s \rightarrow 0} G(s)H(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{25}{s(s+5)} = \infty$

$$K_v = \lim_{s \rightarrow 0} sG(s)H(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{25}{s(s+5)} = 5$$

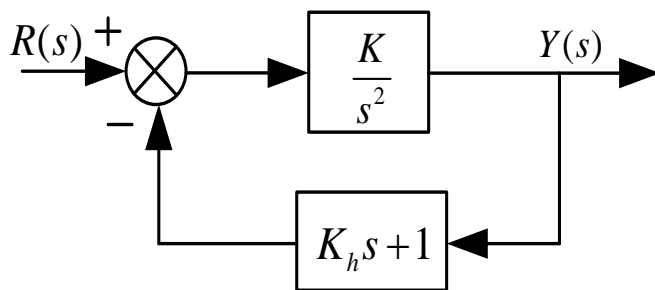
$$K_a = \lim_{s \rightarrow 0} s^2 G(s)H(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s^2 \frac{25}{s(s+5)} = 0$$

$$r(t) = \left( \alpha + \beta t + \frac{\gamma}{2} t^2 \right) 1(t) \quad \left\{ \begin{array}{ll} \frac{\alpha}{1+K_p} + \infty + \infty = \infty & \text{0型系统} \\ 0 + \frac{\beta}{K_v} + \infty = \infty & \text{I型系统} \\ 0 + 0 + \frac{\gamma}{K_a} = \frac{\gamma}{K_a} & \text{II型系统} \end{array} \right.$$

$$e_{ss} = \frac{\alpha}{1+K_p} + \frac{\beta}{K_v} + \frac{\gamma}{K_a}$$

控制系统如图所示。

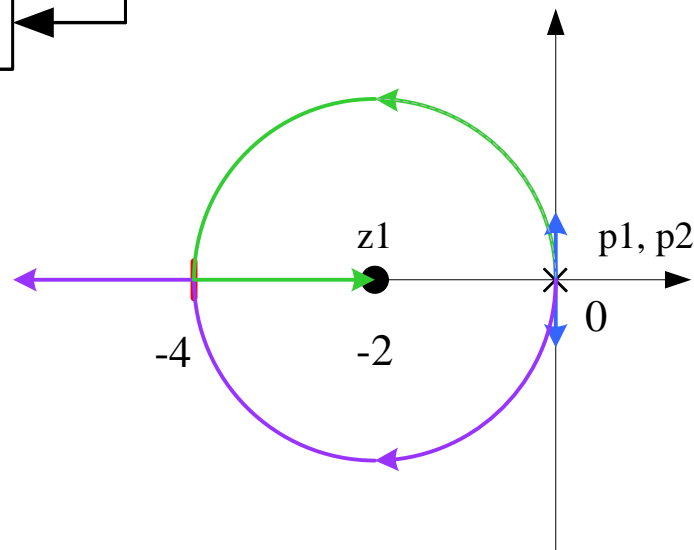
- (1) 使闭环极点  $s = -1 \pm \sqrt{3}j$ ，试确定  $K$  和  $K_h$ ；
- (2) 根据所求  $K_h$ ，画出以  $K$  为参变量的根轨迹。



解：

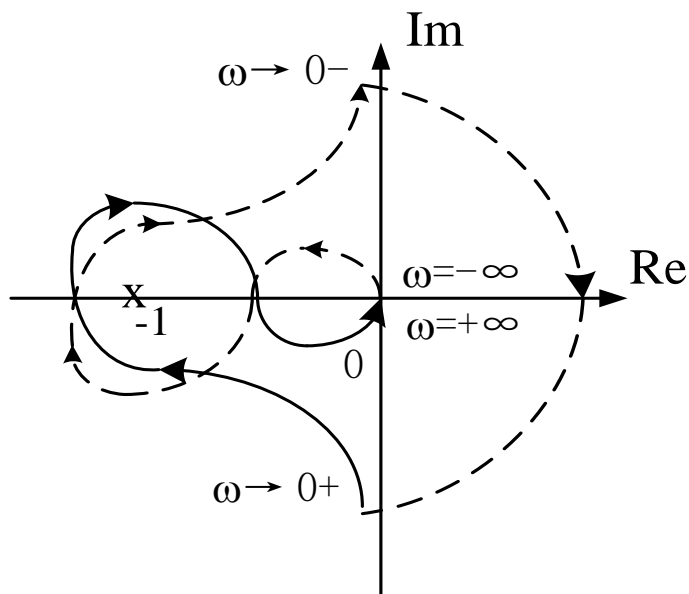
(1)  $K=4$ 、 $K_h = 0.5$ ；

(2) 根轨迹如图：



开环极坐标如图所示，设  $G(j\omega)H(j\omega)$  不含有右半  $S$  平面的极点，试用奈氏判据判断闭环系统的稳定性。

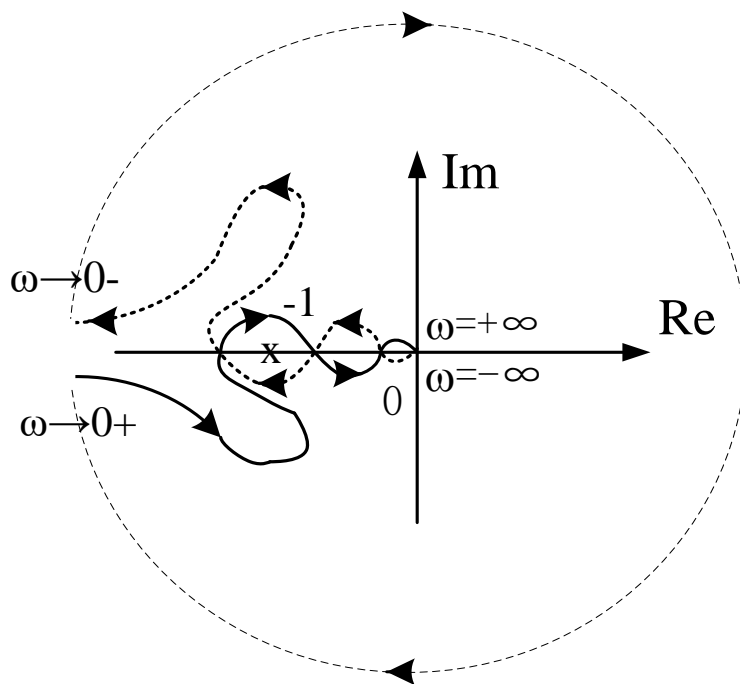
(a) :



顺时针包围  $(-1, j0)$  点两圈，所以不稳定。

开环极坐标如图所示，设  $G(j\omega)H(j\omega)$  不含有右半  $S$  平面的极点，试用奈氏判据判断闭环系统的稳定性。

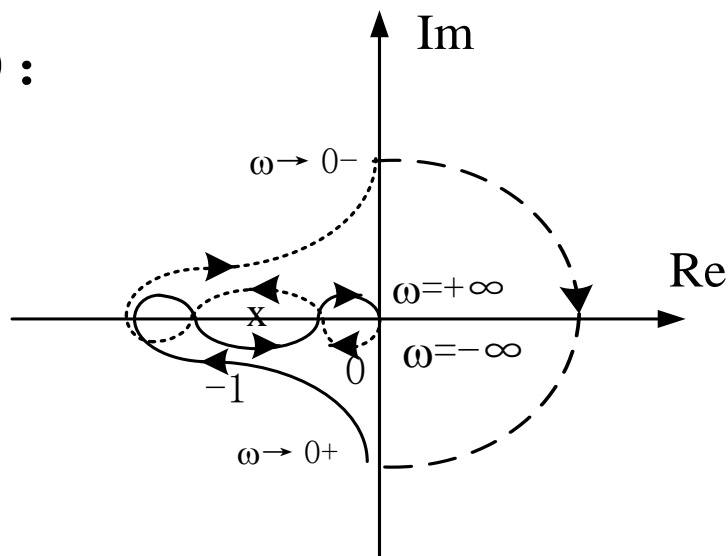
(b) :



顺时针包围  $(-1, j0)$  点  
两圈，所以不稳定。

开环极坐标如图所示，设  $G(j\omega)H(j\omega)$  不含有右半  $S$  平面的极点，试用奈氏判据判断闭环系统的稳定性。

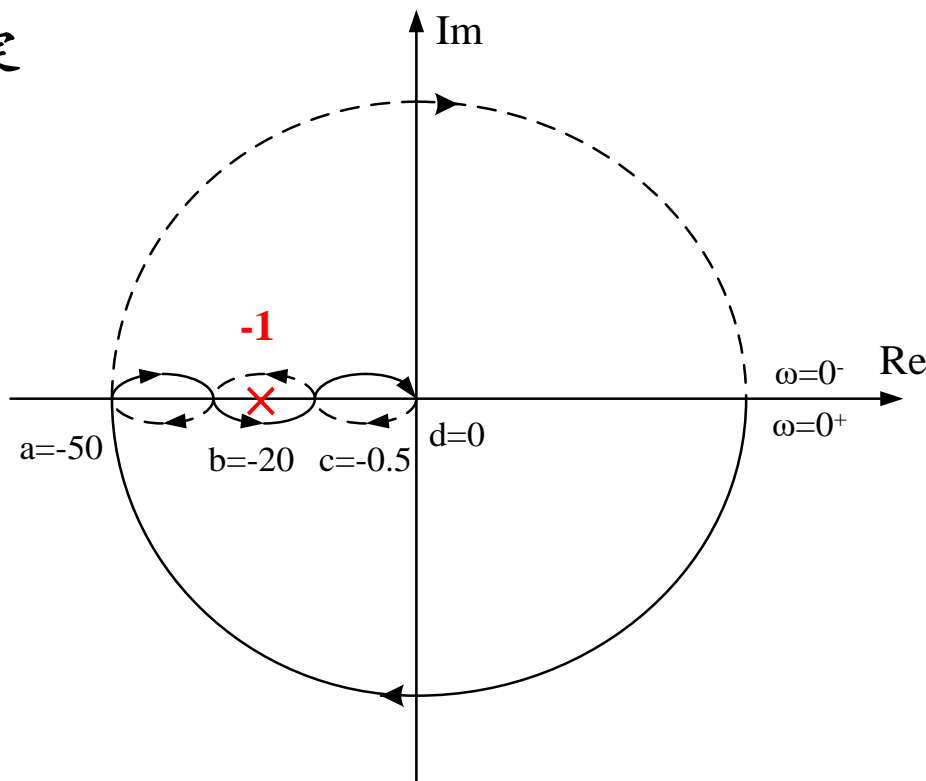
(c) :



顺时针包围  $(-1, j0)$  点一圈，  
逆时针包围  $(-1, j0)$  点一圈，  
等于没包围，所以稳定。



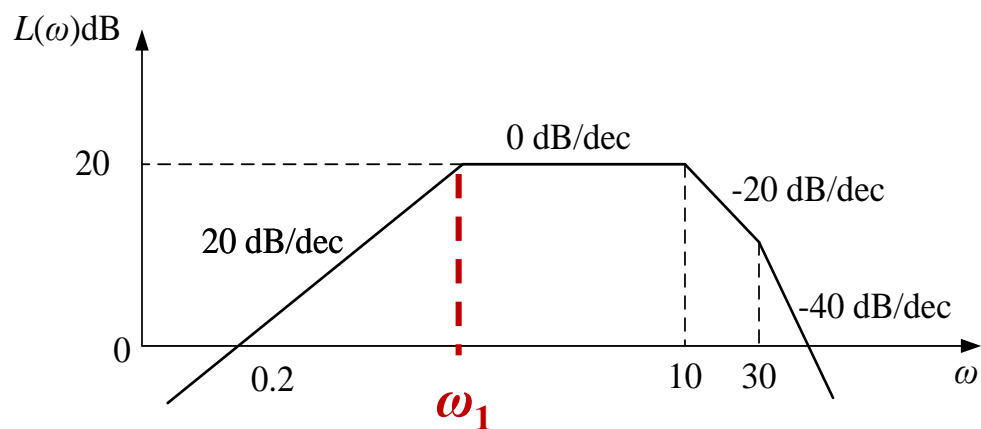
开环极坐标如图所示，设开环增益 $K=500$ ，在右半 $S$ 平面无开环极点，试确定使闭环系统稳定的 $K$ 值范围。



解：

$$K < 10 \quad \text{或} \quad 25 < K < 1000$$

系统的折线幅频特性如图所示，假定该系统为最小相位系统，求其传递函数。



解：

$$G(s) = \frac{5s}{(\frac{1}{2}s + 1)(\frac{1}{10}s + 1)(\frac{1}{30}s + 1)}$$

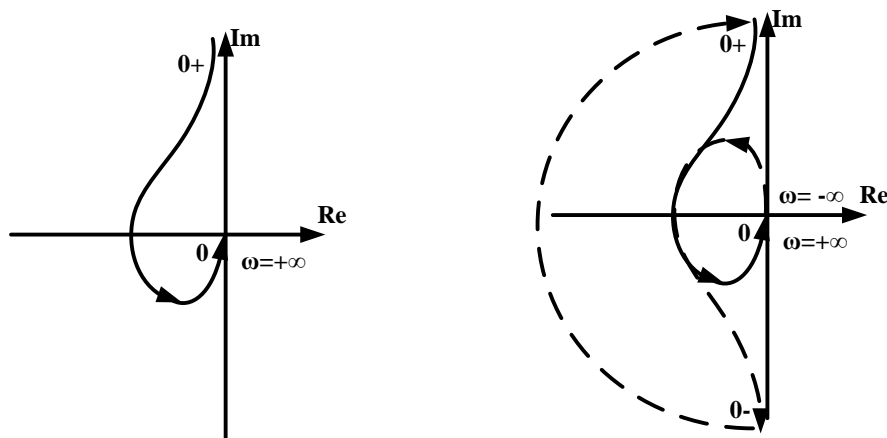
设系统的前向通道传递函数为  $G(s) = \frac{10}{s(s-1)}$ ，反馈环节传递函数为  $H(s) = 1 + K_h s$ ，试用奈氏判据求出使系统稳定的  $K_h$  值范围。

解：

开环传函

$$G_0(s) = G(s)H(s) = \frac{10(1 + K_h s)}{s(s-1)} \Rightarrow G_0(j\omega) = \frac{10(1 + K_h j\omega)}{j\omega(j\omega - 1)}$$

奈氏曲线



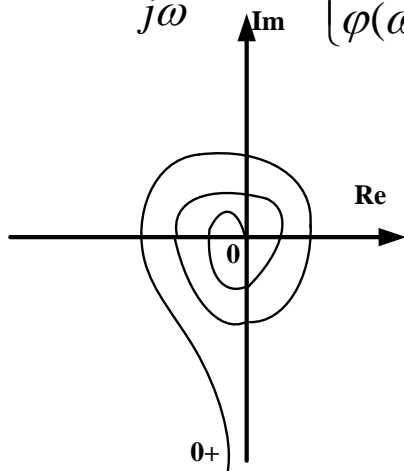
开环右极点数  $P=1$ ，因此系统稳定必须使得  $(-1, j0)$  在图中小圆圈内，即逆时针包围一圈，求与实轴交点，即可得

$$K_h > 0.1$$

设系统开环传递函数为  $G_0(s) = \frac{Ke^{-2s}}{s}, K > 0$  , 试求系统稳定时  $k$  值范围, 并画奈氏图

解:  $G_0(s) = \frac{Ke^{-2s}}{s} \Rightarrow G_0(j\omega) = \frac{Ke^{-j2\omega}}{j\omega} \quad \begin{cases} A(\omega) = \frac{K}{\omega} \\ \varphi(\omega) = -90^\circ - 2\omega \end{cases}$

奈氏曲线



无开环右极点数  $P=0$ , 因此系统稳定应使奈氏曲线位于  $(-1, j0)$  右侧, 求外圈交点  $\varphi(\omega) = -180^\circ$ , 即可得

$$K < 0.785$$

$$G_g(s) = \frac{K}{s(1+s/10)}$$

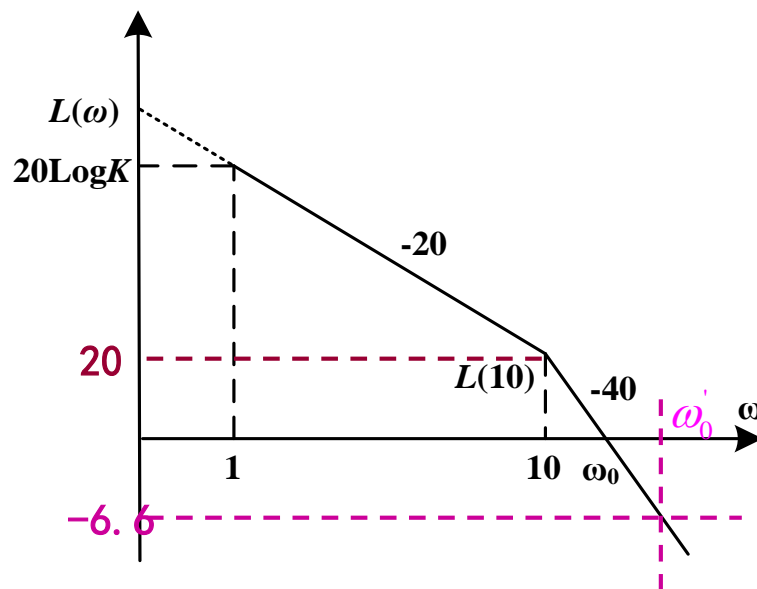
已知控制系统传递函数，试设计串联超前校正装置 $G_J(s)$ ，使校正后满足：稳态速度误差系数 $K_v \geq 100$ ，相角裕量 $\gamma \geq 50^\circ$ 。

解：

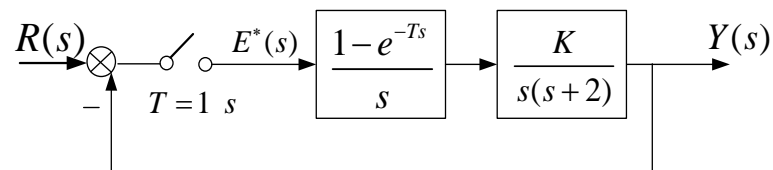
$$G_g(s) = \frac{100}{s(1+s/10)}$$

$$G_J(s) = \frac{\tau s + 1}{\alpha \tau s + 1} = \frac{0.052s + 1}{0.011s + 1}$$

$$\begin{aligned} G_0(s) &= G_J(s)G_g(s) \\ &= \frac{100(0.052s + 1)}{s(\frac{1}{10}s + 1)(0.011s + 1)} \end{aligned}$$



已知采样控制系统，试求：



(1) 系统开环脉冲传递函数  $Y(z)/E(z)$ ;

(2) 系统闭环脉冲传递函数  $Y(z)/R(z)$ ;

(3) 用劳斯判据确定系统稳定时  $K$  的取值范围。

解：

$$(1) \quad G_o(z) = \frac{K}{4} \frac{(1+e^{-2})z + 1 - 3e^{-2}}{(z-1)(z-e^{-2})}$$

$$(2) \quad G(z) = \frac{G_o(z)}{1+G_o(z)} = \frac{0.28Kz + 0.149K}{z^2 + (0.28K - 1.135)z + 0.135 + 0.149K}$$

$$(3) \quad 0 < K < 5.8$$

已知控制系统的状态方程为  $\dot{x} = Ax$ ，其中  $A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -3 & 2 \end{bmatrix}$ ，初始状态向量  $\begin{bmatrix} x_1(0) \\ x_2(0) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix}$ ，试求解  $x_1(t)$  和  $x_2(t)$ 。

解：

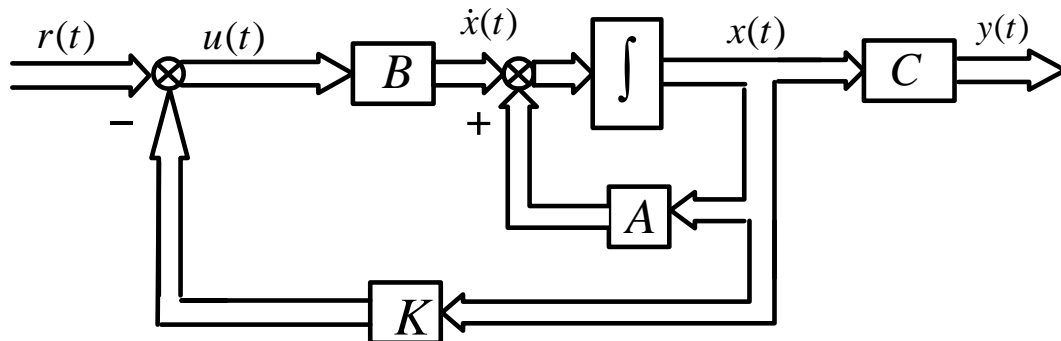
$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= Ax(t) \\ \Rightarrow x(t) &= e^{At} x(0) \end{aligned} \quad \Phi(t) = e^{At} \quad e^{At} = L^{-1}[(sI - A)^{-1}]$$

$$\begin{aligned} \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{bmatrix} &= \Phi(t) \cdot x(0) = \begin{bmatrix} e^t \cos(\sqrt{2}t) - \frac{\sqrt{2}}{2} e^t \sin(\sqrt{2}t) & \frac{\sqrt{2}}{2} e^t \sin(\sqrt{2}t) \\ -\frac{3\sqrt{2}}{2} e^t \sin(\sqrt{2}t) & e^t \cos(\sqrt{2}t) + \frac{\sqrt{2}}{2} e^t \sin(\sqrt{2}t) \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix} \\ &= \begin{bmatrix} e^t \cos(\sqrt{2}t) - \sqrt{2} e^t \sin(\sqrt{2}t) \\ -2\sqrt{2} e^t \sin(\sqrt{2}t) - e^t \cos(\sqrt{2}t) \end{bmatrix} \end{aligned}$$

设系统的状态方程为  $\dot{x} = \begin{bmatrix} 2 & 1 \\ -1 & 1 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1 \\ 2 \end{bmatrix} u$ ,  $y = [0 \ 1] x$  , 试求状态反馈矩阵  $K = [k_1 \ k_2]$  , 使闭环系统的特征根为-1和-2.并画出系统校正后的状态结构图。

解： 状态反馈系统特征方程为：  $\Delta = |\lambda I - (A - bK)|$

期望闭环极点对应的系统特征方程为：  $(\lambda + 1)(\lambda + 2) = \lambda^2 + 3\lambda + 2$







西安交通大学  
XI'AN JIAOTONG UNIVERSITY

祝 大家考试顺利

