

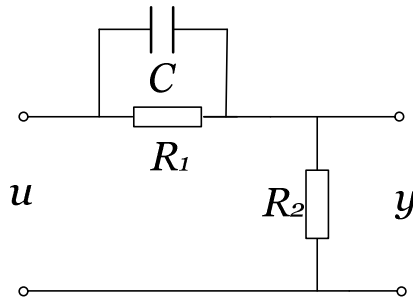
动态系统建模与分析习题总结

1. 求系统传递函数:

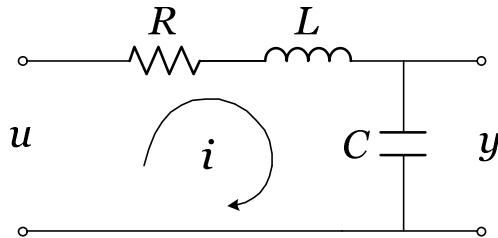
1) 已知系统微分方程

$$\ddot{y}(t) + 2\dot{y}(t) = u(t)$$
$$\Rightarrow F(s) = \frac{1}{s^2+2s} \Leftarrow$$

2) 已知系统原理图



$$\Rightarrow F(s) = \frac{R_1 R_2 C s + R_2}{R_1 R_2 C s + R_1 + R_2} \Leftarrow$$



$$\Rightarrow F(s) = \frac{1}{LCs^2 + RCs + 1} \Leftarrow$$

3) 已知系统状态空间表达式

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

$$y = [0 \quad 0 \quad 1]x$$

$$\Rightarrow F(s) = \frac{2s^2+7s+3}{s^3-7s-6} \Leftarrow$$

4) 已知系统零初始条件下的输入和输出

零初始条件下， $y_{imp}(t) = 0.1(1 - e^{-\frac{1}{3}t})$

$$\Rightarrow F(s) = \frac{0.1}{s(3s+1)} \Leftarrow$$

零初始条件下， $y_{imp}(t) = 5t + 10\sin(4t + \frac{\pi}{4})$

$$\Rightarrow F(s) = \frac{5\sqrt{2}s^3 + (20\sqrt{2}+5)s^2 + 80}{s^2(s^2+16)} \Leftarrow$$

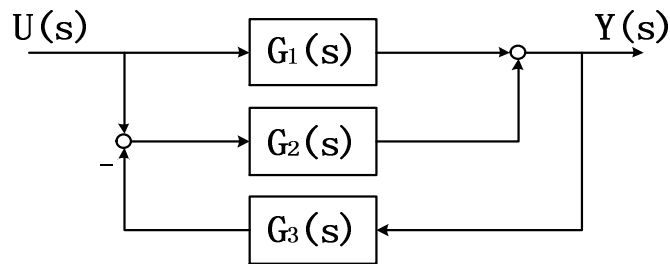
零初始条件下， $y_{step}(t) = 1 + 0.2e^{-60t} - 1.2e^{-10t}$

$$\Rightarrow F(s) = \frac{600}{s^2+70s+600} \Leftarrow$$

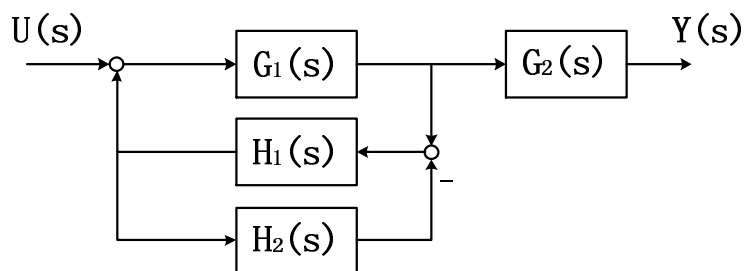
零初始条件下， $y_{step}(t) = 1 - e^{-2t} + e^{-t}$

$$\Rightarrow F(s) = \frac{s^2+4s+2}{s^2+3s+2} \Leftarrow$$

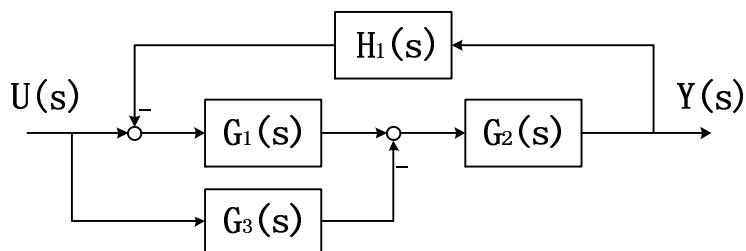
5) 已知系统结构图



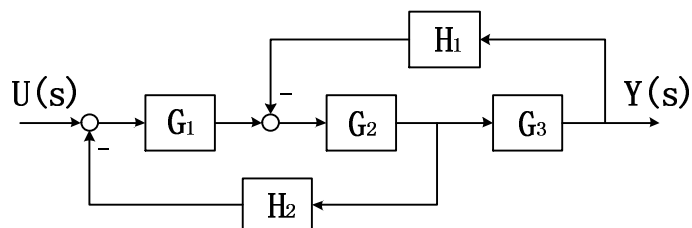
$$\Rightarrow F(s) = \frac{G_1+G_2}{1+G_2G_3} \Leftarrow$$



$$\Rightarrow F(s) = \frac{G_1G_2(1+H_1H_2)}{1+H_1H_2-G_1H_1} \Leftarrow$$



$$\Rightarrow F(s) = \frac{G_2(G_1 - G_3)}{1 + G_1 G_2 H_1} \Leftarrow$$



$$\Rightarrow F(s) = \frac{G_1 G_2 G_3}{1 + G_1 G_2 H_2 + G_2 G_3 H_1} \Leftarrow$$

2. 求零初始条件下的响应

零初始条件下，单位阶跃响应为 $y(t) = 1 - e^{-2t} + e^{-t}$ ，求零初始条件下系统的单位脉冲响应。

$$\Rightarrow y_{\text{imp}}(t) = \delta(t) - e^{-t} + 2e^{-2t} \Leftarrow$$

3. 非零初始条件下的系统响应

已知系统传递函数 $F(s) = \frac{2}{s^2 + 3s + 2}$ ，初始条件 $y(0) = -1, \dot{y}(0) = 0$ 。

求系统的单位阶跃响应。

$$\Rightarrow y_{\text{step}}(t) = 1 - 4e^{-t} + 2e^{-2t} (t \geq 0) \Leftarrow$$

4. 求解状态方程

1) 系统初始状态为 $x(0)$ ，求下列状态方程的解

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} -1 & 0 & 0 \\ 0 & -2 & 0 \\ 0 & 0 & -3 \end{bmatrix} x$$

$$\Rightarrow x(t) = \begin{bmatrix} e^{-t} & 0 & 0 \\ 0 & e^{-2t} & 0 \\ 0 & 0 & e^{-3t} \end{bmatrix} x(0) \Leftarrow$$

- 2) 初始条件 $x_1(0) = 1, x_2(0) = 0$, 求单位阶跃信号输入时下列状态方程的解。

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$\Rightarrow e^{At} = \begin{bmatrix} e^t & 0 \\ te^t & e^t \end{bmatrix} \Leftarrow$$

$$\Rightarrow x(t) = \begin{bmatrix} 2e^t - 1 \\ 2te^t \end{bmatrix} \Leftarrow$$

- 3) 求下列系统的单位脉冲响应。

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -2 & -3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + u$$

$$\Rightarrow y_{\text{imp}}(t) = e^{-t} - e^{-2t} + \delta(t), (t \geq 0) \Leftarrow$$

5. 标准型变换

- 1) 变为对角阵型

$$\begin{bmatrix} \dot{x} \\ y \end{bmatrix} = \left[\begin{array}{cc|c} 0 & 1 & 0 \\ -2 & -3 & 1 \\ -1 & 1 & 0 \end{array} \right] \begin{bmatrix} x \\ u \end{bmatrix}$$

$$\Rightarrow \begin{bmatrix} \dot{\tilde{x}} \\ \tilde{y} \end{bmatrix} = \left[\begin{array}{cc|c} -1 & 0 & 1 \\ 0 & -2 & -1 \\ -2 & -3 & 0 \end{array} \right] \begin{bmatrix} \tilde{x} \\ \tilde{u} \end{bmatrix} \Leftarrow$$

- 2) 变为对角阵型

$$\begin{bmatrix} \dot{x} \\ y \end{bmatrix} = \left[\begin{array}{cc|c} 0 & 1 & 0 \\ -1 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 \end{array} \right] \begin{bmatrix} x \\ u \end{bmatrix}$$

$$\Rightarrow \begin{bmatrix} \dot{\tilde{x}} \\ \tilde{y} \end{bmatrix} = \left[\begin{array}{cc|c} i & 0 & -\frac{i}{2} \\ 0 & -i & \frac{i}{2} \\ 1 & 1 & 0 \end{array} \right] \begin{bmatrix} \tilde{x} \\ \tilde{u} \end{bmatrix} \Leftarrow$$

3) 变为约旦标准型

$$\begin{bmatrix} \dot{x} \\ \dot{y} \end{bmatrix} = \left[\begin{array}{ccc|c} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \\ 2 & 3 & 0 & 1 \\ \hline 1 & 0 & 0 & 0 \end{array} \right] \begin{bmatrix} x \\ y \\ u \end{bmatrix}$$

$$\Rightarrow \begin{bmatrix} \dot{\tilde{x}} \\ \dot{\tilde{y}} \end{bmatrix} = \left[\begin{array}{ccc|c} -1 & 1 & 0 & 2/9 \\ 0 & -1 & 0 & -3/9 \\ 0 & 0 & 2 & 1/9 \\ \hline 1 & 1 & 1 & 0 \end{array} \right] \begin{bmatrix} \tilde{x} \\ \tilde{y} \\ u \end{bmatrix} \Leftarrow$$

4) 变换为能控标准型和能观标准型

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

$$y = [0 \quad 0 \quad 1]x$$

先判断能控性——能控；则能控标准型为：

$$\Rightarrow \begin{bmatrix} \dot{\tilde{x}} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -2 & 9 & 0 \end{bmatrix} \tilde{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \Leftarrow$$

$$\Rightarrow y = [3 \quad 2 \quad 1]\tilde{x} \Leftarrow$$

先判断能观性——能观；则能观标准型为：

$$\Rightarrow \begin{bmatrix} \dot{\hat{x}} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -2 \\ 1 & 0 & 9 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \hat{x} + \begin{bmatrix} 3 \\ 2 \\ 1 \end{bmatrix} u \Leftarrow$$

$$\Rightarrow y = [0 \quad 0 \quad 1]\hat{x} \Leftarrow$$

6. 时域分析

1) 系统可用下列微分方程描述，零初始条件下，求单位阶跃输入作用下系统的延迟时间、上升时间及调节时间（5%）。

$$(0 < T - \tau < 1, \quad \frac{\tau}{T} < 0.1)$$

$$T\dot{y}(t) + y(t) = \tau\dot{u}(t) + u(t)$$

$$\Rightarrow t_d = \left(0.693 + \ln \frac{T-\tau}{T}\right) T \Leftarrow$$

$$\Rightarrow t_r = 2.2T \Leftarrow$$

$$\Rightarrow t_s = \left(3 + \ln \frac{T-\tau}{T}\right) T \Leftarrow$$

- 2) 已知系统零初始条件下的单位阶跃响应如下。求系统的自然频率和阻尼比，并求系统在单位阶跃信号作用下的超调量。

$$y_{step}(t) = 1 + 0.2e^{-60t} - 1.2e^{-10t}$$

$$\Rightarrow \omega_n = 24.5, \zeta = 1.43, \sigma\% = 0 \Leftarrow$$

7. 频域分析

- 1) 系统传递函数如下所示。试计算 $\omega = 0.5$ 及 $\omega = 2$ 时系统频率特性的幅值 $A(\omega)$ 和相位 $\varphi(\omega)$ 。

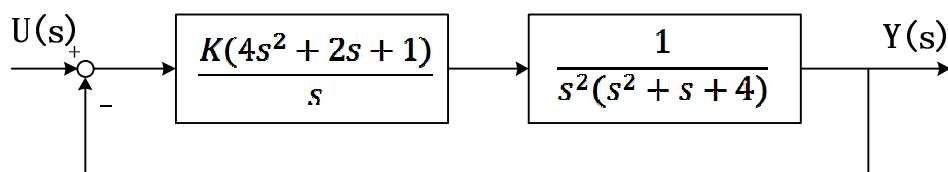
$$F(s) = \frac{10}{s(2s+1)(s^2+0.5s+1)}$$

$$\Rightarrow \omega = 0.5 \text{ 时}, A(\omega) = 17.89, \varphi(\omega) = -153.43^\circ \Leftarrow$$

$$\Rightarrow \omega = 2 \text{ 时}, A(\omega) = 0.38, \varphi(\omega) = -327.53^\circ \Leftarrow$$

8. 稳定性判别

- 1) 对于以下系统，判断 $K = 1$ 时系统是否稳定并确定使系统稳定的 K 的取值范围。



$$\Rightarrow K = 1 \text{ 时系统不稳定} \Leftarrow$$

$$\Rightarrow 0.5362 < K < 0.9326 \Leftarrow$$

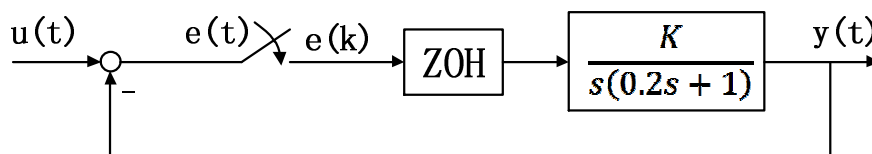
2) 分析以下系统的状态稳定性和输出稳定性

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

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} x$$

$$\Rightarrow \text{状态不稳定, 输出稳定} \Leftarrow$$

3) 有如下图所示的离散系统，其采样周期 $T = 1$ 。 ZOH 为零阶保持器。分别在 z 域和 ω 域判断 $K = 5$ 时系统的稳定性，并确定使系统稳定的 K 的取值范围。



$$\Rightarrow z\text{域中, } K = 5\text{时极点不全位于单位圆内, 系统不稳定} \Leftarrow$$

$$\Rightarrow \omega\text{域中, } K = 5\text{时极点不全位于左半平面, 系统不稳定} \Leftarrow$$

$$\Rightarrow \text{或: } \omega\text{域中, } K = 5\text{时根据 Routh 判据, 系统不稳定} \Leftarrow$$

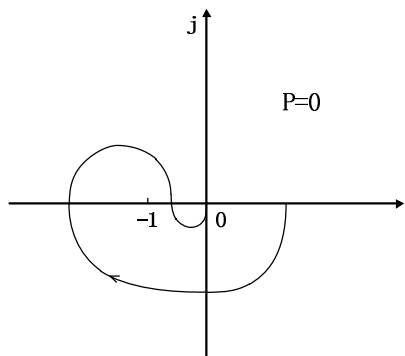
$$\Rightarrow \text{要使系统稳定, } 0 < K < 1.6631 \Leftarrow$$

4) 奈奎斯特稳定判据

对于线性定常系统，可以通过开环频率响应判断相应闭环控制系统的稳定性。实际应用中，若已知系统开环传递函数中不稳定的极点个数为 P ，开环奈奎斯特曲线（ $\omega: -\infty \sim +\infty$ ）绕 $(-1, 0)$ 点转的圈数为 N （其中，开环奈奎斯特曲线绕 $(-1, 0)$ 点逆时针转时 $N > 0$ ；顺时针转时 $N < 0$ ；曲线不包含 $(-1, 0)$ 点时 $N = 0$ ），则可知开环传递函数中不稳定的零点个数为 $Z = P - N$ 。因开环传递函数中不稳定的零点个数与闭环传递

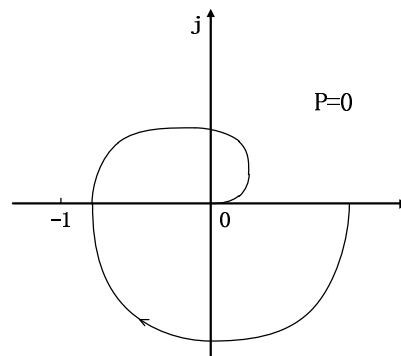
函数中不稳定的极点个数相同,若 $Z \neq 0$,则闭环系统不稳定,
反之,若有 $N = P$, 闭环系统稳定。

若奈奎斯特曲线仅画出 $\omega: 0 \sim +\infty$ 的部分, 则若有 $N = \frac{1}{2}P$,
闭环系统稳定, 反之闭环系统不稳定。

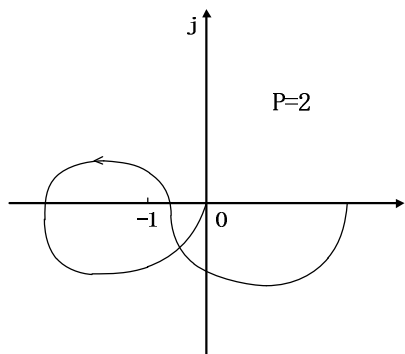


$\Rightarrow N = -1$, 闭环不稳定 \Leftarrow

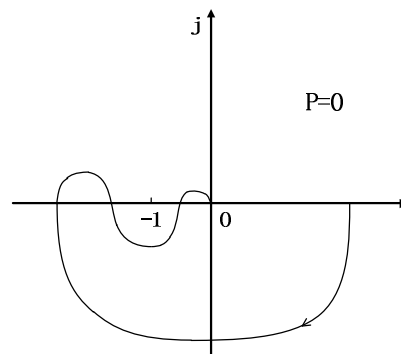
\Rightarrow 包含一个不稳定极点 \Leftarrow



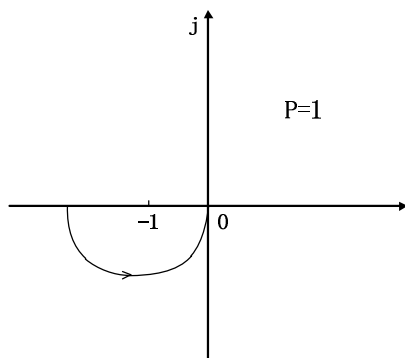
$\Rightarrow N = 0$, 闭环稳定 \Leftarrow



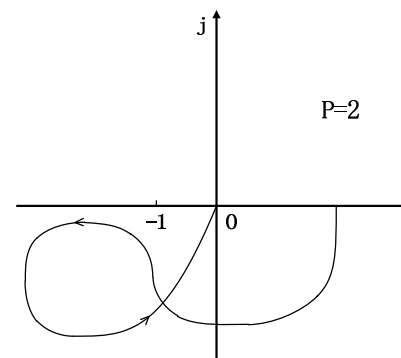
$\Rightarrow N = 1$, 闭环稳定 \Leftarrow



$\Rightarrow N = 0$, 闭环稳定 \Leftarrow



$\Rightarrow N = 0.5$, 闭环稳定 \Leftarrow



$\Rightarrow N = 0$, 闭环不稳定 \Leftarrow

\Rightarrow 包含两个不稳定极点 \Leftarrow

9. 求稳态误差

- 1) 系统可用以下一系列微分方程表示，其中 $u(t)$ 为系统输入， $y(t)$ 为系统输出，其中 T_1 , T_2 , K_2 为正常数。要求系统输入为 $u(t) = 1 + t$ 时， $y(t)$ 对 $u(t)$ 的稳态误差 $e_{ss}(\infty)$ 不超过正常数 α 。全部初始条件为零。求 K_1 的取值范围。

$$T_1 \frac{d^2 y(t)}{dt^2} + \frac{dy(t)}{dt} = K_2 x(t)$$

$$x(t) = K_1 [u(t) - b(t)]$$

$$T_2 \frac{db(t)}{dt} + b(t) = y(t)$$

$$\Rightarrow \frac{1}{K_2(K_2 + \alpha)} \leq K_1 < \frac{T_1 + T_2}{K_2 T_1 T_2} \Leftarrow$$

- 2) 已知单位负反馈系统的开环传递函数如下，求输入分别为 $u(t) = 2t$ 和 $u(t) = 2 + 2t + t^2$ 时系统的稳态误差。

$$G(s) = \frac{100}{(0.1s + 1)(s + 5)}$$

$$\Rightarrow \text{稳定} \mid \infty \mid \infty \Leftarrow$$

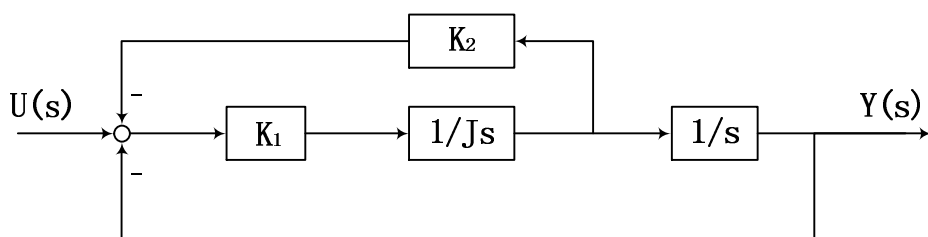
$$G(s) = \frac{50}{s(0.1s + 1)(s + 5)}$$

$$\Rightarrow \text{稳定} \mid 0.2 \mid \infty \Leftarrow$$

$$G(s) = \frac{10(2s + 1)}{s^2(s^2 + 6s + 100)}$$

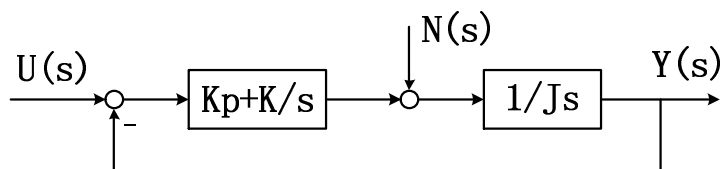
$$\Rightarrow \text{稳定} \mid 0 \mid 20 \Leftarrow$$

- 3) 有如图所示的系统，当输入 $u(t) = t$ 时，系统稳定，求稳态误差。



$$\Rightarrow e_{ss}(\infty) = K_2 \Leftarrow$$

- 4) 已知系统结构如图所示，误差定义为 $E(s) = U(s) - Y(s)$ 。已知在 $u(t)$ 和 $n(t)$ 分别作用于系统时，系统均为稳定的。求在 $u(t)$ 和 $n(t)$ 分别作用时系统的稳态误差。

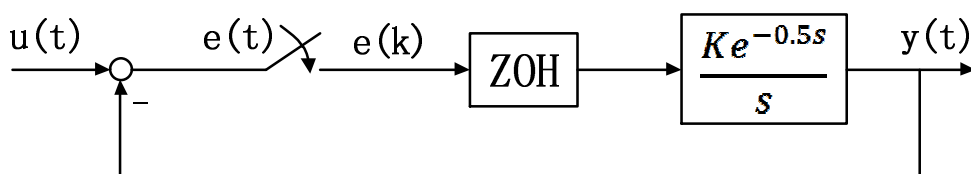


$$\Rightarrow \text{在 } u(t) \text{ 单独作用下, } e_{ss}(\infty) = 0 \Leftarrow$$

$$\Rightarrow \text{在 } n(t) \text{ 单独作用下, } e_{ss}(\infty) = 0 \Leftarrow$$

- 5) 已知离散系统如图所示，其中ZOH为零阶保持器， $T = 0.25$ 。

当 $u(t) = 2 + t$ 时，欲使稳态误差 $e_{ss}(\infty)$ 小于 0.1。试求 K 值。

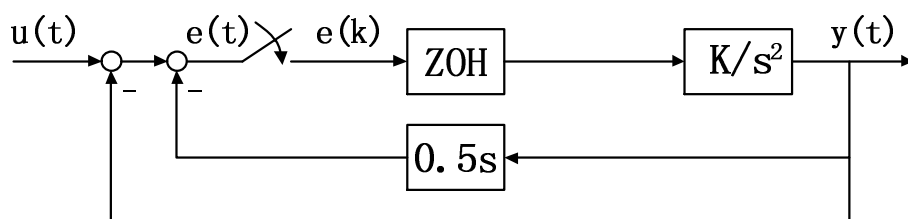


$$\Rightarrow \text{没有满足条件的 } K \text{ 值} \Leftarrow$$

- 6) 有离散系统如图所示。其采样开关的采样周期 $T = 0.2$ 。 $K = 10$,

$u(t) = 1 + t + \frac{1}{2}t^2$ 。ZOH为零阶保持器。写出零阶保持器的传递函数 $H_0(s)$ ，写出系统的离散误差传递函数 $\Phi_e(z)$ ，并用终值

法求出系统的稳态误差 $e_{ss}(\infty)$ 。



$$\Rightarrow H_0(s) = \frac{1-e^{-sT}}{s} \Leftarrow$$

$$\Rightarrow \Phi_e(z) = \frac{E(z)}{U(z)} = \frac{(z-1)^2}{z^2-0.8z+0.2} \Leftarrow$$

$$\Rightarrow \text{系统稳定, 稳态误差 } e_{ss}(\infty) = 0.1 \Leftarrow$$

注：此处 $E(z) \neq U(z) - Y(z)$, $E(z) = U(z) - (1 + 0.5s)Y(z)$, 如系统结构图中的 $e(t)$ 位置所示。

10. 求非线性系统的线性化模型

- 1) 已知弹簧受到的拉力 F 与其形变 y 的关系为: $F(y) = 12.65y^{1.1}$
若弹簧在 $y=0.25$ 附件作微小变化, 试推导在 $y=0.25$ 附近 ΔF 的线性化方程。

$$\Rightarrow \Delta F = 12.11\Delta y \Leftarrow$$

- 2) 在液压管道中, 流过阀门的流量 Q 满足流量方程 $Q = K\sqrt{P}$, K 为阀门的比例系数, P 为阀门前后的压差。若流量 Q 与压差 P 在其平衡点 (Q_0, P_0) 附近做微小变化, 试导出其线性化流量方程。

$$\Rightarrow \Delta Q = \frac{K}{2\sqrt{P_0}} \Delta P \Leftarrow$$

- 3) 求下列非线性系统在平衡点 $\vec{x}_0 = \vec{0}$ 处的线性化模型:

$$\dot{x}_1 = x_2$$

$$\dot{x}_2 = x_1 + x_2 + x_2^3 + 2u$$

$$y = x_1 + x_2^2$$

$$\Rightarrow \Delta \dot{x}_1 = \Delta x_2 \quad \Leftarrow$$

$$\Rightarrow \Delta \dot{x}_2 = \Delta x_1 + \Delta x_2 + 2u \quad \Leftarrow$$

$$\Rightarrow \Delta y = \Delta x_1 \quad \Leftarrow$$

11. 能控性、能观性判别

1) 判断系统可控性。

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

\Rightarrow 不可控 \Leftarrow

2) 下列系统可控，求a、b取值范围。

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

$\Rightarrow b^2 \neq ab - 1 \Leftarrow$

3) 系统可控，讨论a的取值范围。

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

$\Rightarrow a \neq 1, 2, 4$ 时，系统既可控又可观 \Leftarrow

$\Rightarrow a = 1, 2, 4$ 时，若系统按可控性实现，系统可控，否则不可控 \Leftarrow

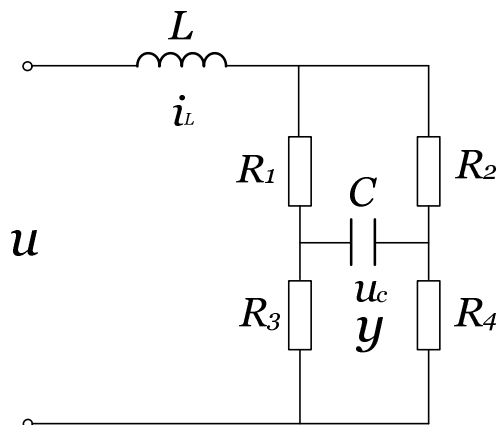
4) 判断系统可观性。

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 2 & 1 & 0 \\ 0 & 2 & 0 \\ 0 & 0 & -3 \end{bmatrix} x$$

$$y = [0 \quad 1 \quad 1]x$$

\Rightarrow 不可观 \Leftarrow

5) 系统输入为 u ，输出为 y 。选取流过电感的电流和电容两端电压为两个状态变量。讨论系统的可控性。



$\Rightarrow R_1 R_4 = R_2 R_3$ 时，系统不可控； $R_1 R_4 \neq R_2 R_3$ 时，系统可控。 \Leftarrow

12. 系统实现问题

- 1) 写出系统的对角阵实现和友矩阵实现

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

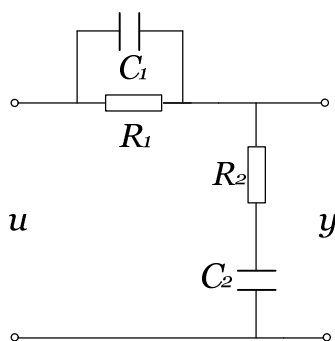
若按对角阵实现，则有

$$\begin{aligned} \Rightarrow [\dot{x}] &= \begin{bmatrix} -1 & 0 \\ 0 & -2 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix} u \Leftarrow \\ \Rightarrow y &= [2 \quad -1]x \Leftarrow \end{aligned}$$

若按友矩阵/能控标准型实现，则有

$$\begin{aligned} \Rightarrow [\dot{x}] &= \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -2 & -3 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \Leftarrow \\ \Rightarrow y &= [3 \quad 1]x \Leftarrow \end{aligned}$$

- 2) 求系统的一个状态空间表达式。



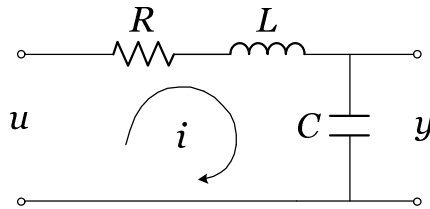
若选取 $x_1 = u_{c_1}$, $x_2 = u_{c_2}$, 则有:

$$\Rightarrow \begin{bmatrix} \dot{x} \\ y \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{-1}{R_1 C_1} + \frac{-1}{R_2 C_1} & \frac{-1}{R_2 C_1} & \frac{1}{R_2 C_1} \\ \frac{-1}{R_2 C_2} & \frac{-1}{R_2 C_2} & \frac{1}{R_2 C_2} \\ -1 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ u \end{bmatrix} \Leftarrow$$

若按友矩阵/能控标准型实现, 则有

$$\Rightarrow \begin{bmatrix} \dot{\tilde{x}} \\ y \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{1}{R_1 R_2 C_1 C_2} & -(\frac{1}{R_1 C_1} + \frac{1}{R_2 C_1} + \frac{1}{R_2 C_2}) \\ 0 & \frac{-1}{R_2 C_1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \tilde{x} \\ u \end{bmatrix} \Leftarrow$$

3) 写出系统的一个状态空间表达式。



若选取 $x_1 = i$, $x_2 = u_c$, 则有:

$$\Rightarrow \begin{bmatrix} \dot{x} \\ y \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{R}{L} & -\frac{1}{L} & \frac{1}{L} \\ \frac{1}{C} & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ u \end{bmatrix} \Leftarrow$$

4) 写出下列系统的能控标准型和能观标准型。

$$\ddot{y}(t) + 6\dot{y}(t) + 11y(t) = 6u(t)$$

$$\Rightarrow \begin{bmatrix} \dot{\tilde{x}} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -6 & -11 & -6 \end{bmatrix} \tilde{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \Leftarrow$$

$$\Rightarrow y = [6 \quad 0 \quad 0] \tilde{x} \Leftarrow$$

$$\Rightarrow \begin{bmatrix} \dot{\hat{x}} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -6 \\ 1 & 0 & -11 \\ 0 & 1 & -6 \end{bmatrix} \hat{x} + \begin{bmatrix} 6 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} u \Leftarrow$$

$$\Rightarrow y = [0 \quad 0 \quad 1] \hat{x} \Leftarrow$$

5) 写出系统按能控标准型实现的离散状态空间表达式。

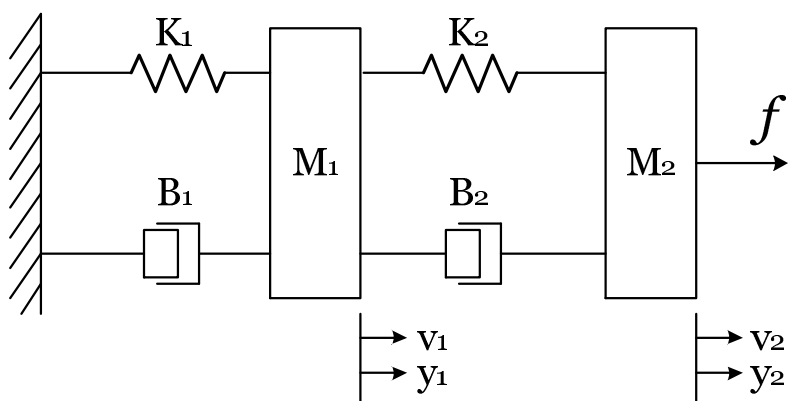
已知系统差分方程为

$$y(k+2) + 3y(k+1) + 2y(k) = 2u(k+1) + 3u(k)$$

$$\Rightarrow [x(k+1)] = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -2 & -3 \end{bmatrix} x(k) + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u(k) \Leftarrow$$

$$\Rightarrow y(k) = [3 \quad 2]x(k) \Leftarrow$$

6) 已知有如图所示的机械模型，在外力 f 作用下，质量块和弹簧向右运动。 M_1 ， M_2 为质量块的质量， K_1 ， K_2 为弹簧的弹性系数， B_1 ， B_2 为阻尼器的阻尼系数。两个弹簧和两个质量块可看做储能元件(弹性势能和动能)。试写出以弹簧的伸长量 y_1 ， y_2 ，质量块的速度 v_1 ， v_2 为系统的状态变量，质量块的位移 y_1 ， y_2 为输出的状态空间表达式。



设 $x_1 = y_1$ ， $x_2 = y_2$ ， $x_3 = v_1$ ， $x_4 = v_2$ ，有：

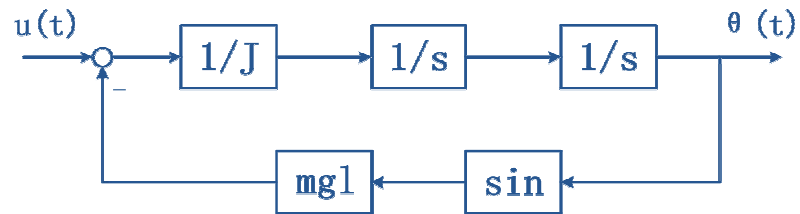
$$\Rightarrow [\dot{x}] = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ -\frac{(K_1+K_2)}{M_1} & \frac{K_2}{M_1} & -\frac{(B_1+B_2)}{M_1} & \frac{B_2}{M_1} \\ \frac{K_2}{M_2} & -\frac{K_2}{M_2} & \frac{B_2}{M_2} & -\frac{B_2}{M_2} \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ \frac{1}{M_2} \end{bmatrix} u \Leftarrow$$

$$\Rightarrow y = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} x \Leftarrow$$

13. 系统的动态结构图

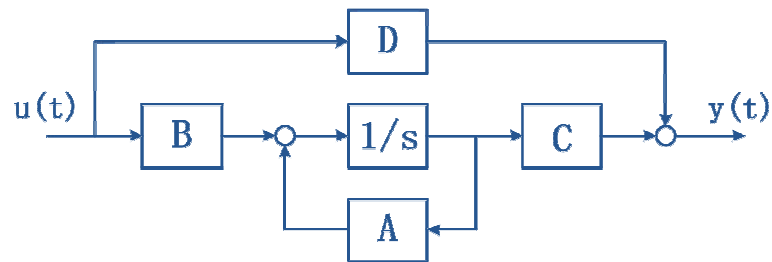
1) 单摆:

$$J \frac{d^2 \theta(t)}{dt^2} + mgl \sin \theta(t) = u(t)$$



2) 对于状态空间表达式:

$$\begin{bmatrix} \dot{\underline{x}} \\ \underline{y} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \underline{A} & \underline{B} \\ \underline{C} & \underline{D} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \underline{x} \\ \underline{u} \end{bmatrix}$$



时间仓促，若有疏漏之处，敬请谅解。