

5-9 用拉普拉斯变换方法求下列微分方程描述的系统冲激响应 $h(t)$ 和阶跃响应 $g(t)$

$$(2) \frac{d^2 y(t)}{dt^2} + 4 \frac{dy(t)}{dt} + 3y(t) = \frac{dx(t)}{dt} + 2x(t)$$

解：设 $y(t) \leftrightarrow Y(s)$, $x(t) \leftrightarrow X(s)$, 对方程两边取单边拉式变换（其初始值为零）得：

$$s^2 Y(s) + 4sY(s) + 3Y(s) = sX(s) + 2X(s)$$

$$\text{则 } H(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{s+2}{s^2+4s+3} = \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{s+1} + \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{s+3}$$

对上式求逆变换得 $h(t) = \frac{1}{2}e^{-t}u(t) + \frac{1}{2}e^{-3t}u(t)$, 根据冲激响应与阶跃响应的关系得系

统的阶跃响应为

$$g(t) = \int_{-\infty}^t h(\tau) d\tau = \int_0^t \frac{1}{2}e^{-\tau} d\tau + \int_0^t \frac{1}{2}e^{-3\tau} d\tau = \frac{1}{2}(1-e^{-t})u(t) + \frac{1}{6}(1-e^{-3t})u(t)$$

5-11 已知 LTI 系统函数为 $H(s) = 1 + s + \frac{1}{s}$, 求 $h(t)$ 。

解：由于 LTI 系统的系统函数 $H(s)$ 与其单位冲激响应 $h(t)$ 为一对拉式变换对，故利用常用信号拉式变换及时域微分特性可得：

$$h(t) = \delta(t) + \delta'(t) + u(t)$$

5-13 已知系统微分方程和初始条件如下：

$$y''(t) + 4y'(t) + 3y(t) = 2x'(t) + x(t), \quad y(0_-) = 1, \quad y'(0_-) = 1, \quad x(t) = e^{-2t}u(t)$$

试用 s 域方法求零输入响应和零状态响应。

解：设 $y(t) \leftrightarrow Y(s)$, $x(t) = e^{-2t}u(t) \leftrightarrow X(s) = \frac{1}{s+2}$, $\text{Re}[s] > -2$

对方程 $y''(t) + 4y'(t) + 3y(t) = 2x'(t) + x(t)$ 两边取拉式变换得：

$$s^2 Y(s) - sy(0_-) - y'(0_-) + 4[sY(s) - y(0_-)] + 3Y(s) = 2sX(s) + X(s)$$

其零输入响应的拉式变换为 $Y_x(s) = \frac{sy(0_-) + y'(0_-) + 4y(0_-)}{s^2 + 4s + 3}$, 代入已知条件并求其

逆变换得系统的零输入响应

$$Y_x(s) = \frac{s+5}{s^2+4s+3} = \frac{-1}{s+3} + \frac{2}{s+1} \leftrightarrow y_x(t) = (-e^{-3t} + 2e^{-t})u(t)$$

将初始条件为零, 可得系统零状态响应的拉式变换为 $Y_f(s) = \frac{2s+1}{s^2+4s+3} \cdot X(s)$, 代入

$x(t)$ 的拉式变换并求其逆变换得系统的零状态响应

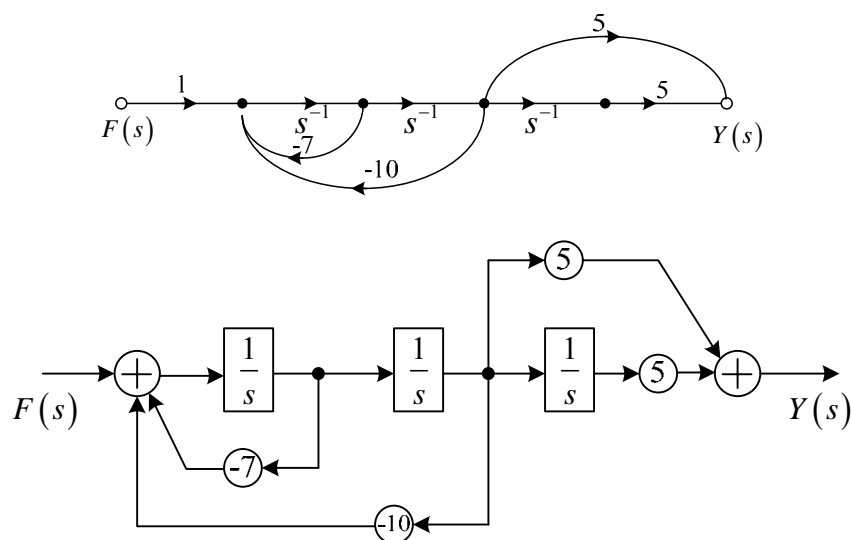
$$Y_f(s) = \frac{2s+1}{s^2+4s+3} \cdot \frac{1}{s+2} = \frac{-0.5}{s+1} + \frac{3}{s+2} + \frac{-2.5}{s+3}$$

$$\leftrightarrow y_f(t) = (-0.5e^{-t} + 3e^{-2t} - 2.5e^{-3t})u(t)$$

5-14 已知系统函数 $H(s) = \frac{5(s+1)}{s(s+2)(s+5)}$, 分别画出直接型、级联型、并联型模拟图及信号流图。

解: $H(s) = \frac{5(s+1)}{s(s+2)(s+5)} = \frac{5s+5}{s^3+7s^2+10s} = \frac{5s^{-2}+5s^{-3}}{1-(-7s^{-1}-10s^{-2})}$, 由梅森公式可得系统的

的直接型信号流图和模拟图分别如下图所示:

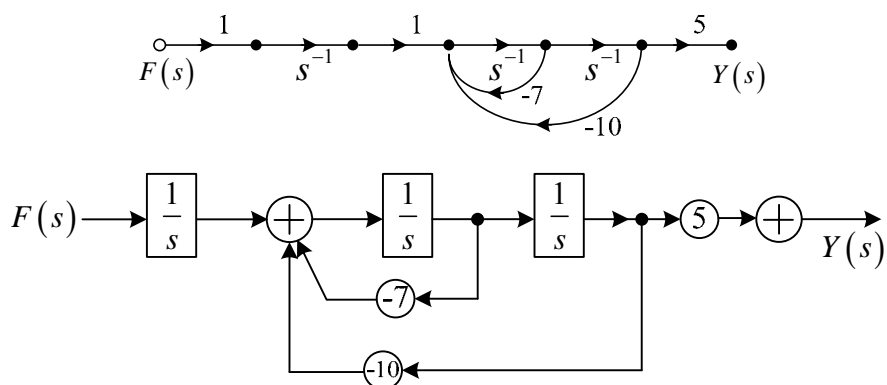


将 $H(s)$ 写出连乘的形式, 可得系统的级联型结构,

$$H(s) = \frac{5(s+1)}{s(s+2)(s+5)} = \frac{1}{s} \cdot \frac{5}{(s+2)(s+5)} = \frac{1}{s} \cdot \frac{5}{s^2+7s+10}$$

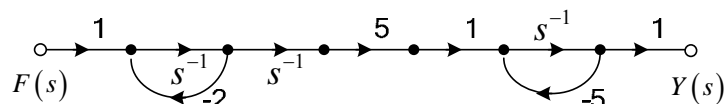
其中 $H_1(s) = \frac{1}{s} = \frac{s^{-1}}{1}$, $H_2(s) = \frac{5}{s^2+7s+10} = \frac{5s^{-2}}{1-(-7s^{-1}-10s^{-2})}$, 由梅森公式得系统的

级联型信流图和模拟图分别如下图所示：



注：该级联形式有多种，如果对系统函数进行如下分解，则信号流图将进行如下变化：

$$H(s) = \frac{5(s+1)}{s(s+2)(s+5)} = \frac{1}{s(s+2)} \cdot \frac{5}{(s+5)} = \frac{1}{s+5} \cdot \frac{5}{s^2+2s} = \frac{5s^{-2}}{1-(-2s^{-1})} \cdot \frac{s^{-1}}{1-(-5s^{-1})}$$

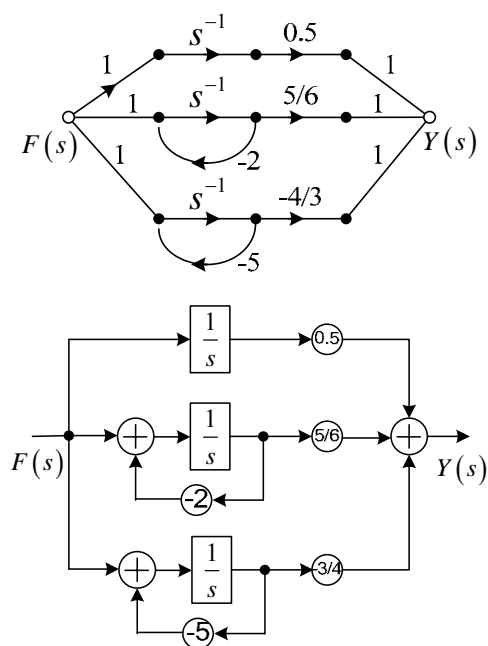


分解不同，其信号流图及模拟图都有所变化。

对 $H(s)$ 进行部分分式展开可得系统的并联形式

$$H(s) = \frac{5(s+1)}{s(s+2)(s+5)} = \frac{0.5}{s} + \frac{\frac{5}{6}}{s+2} + \frac{-\frac{4}{3}}{s+5} = \frac{0.5s^{-1}}{1} + \frac{\frac{5}{6}s^{-1}}{1-(-2s^{-1})} + \frac{-\frac{4}{3}s^{-1}}{1-(-5s^{-1})}$$

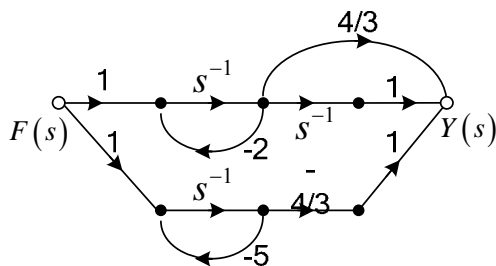
其信号流图及模拟图如下图所示：



也可将 $H(s)$ 分解成一阶子系统和二阶子系统的级联形式，例如

$$\begin{aligned} H(s) &= \frac{5(s+1)}{s(s+2)(s+5)} = \left[\frac{0.5}{s} + \frac{5/6}{s+2} \right] + \frac{-4/3}{s+5} = \frac{1+4s/3}{s^2+2s} + \frac{-4/3}{s+5} \\ &= \frac{4s^{-1}/3 + s^{-2}}{1 - (-2s^{-1})} + \frac{-4s^{-1}/3}{1 - (-5s^{-1})} \end{aligned}$$

其信号流图如下图所示



与级联形式相类似，分解不同，其信号流图及模拟图都有所变化。

5-16 试判断下列系统的稳定性：

(1) $H(s) = \frac{s+1}{s^2+2s}$

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

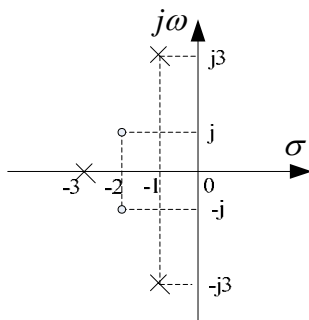
(3) $H(s) = \frac{3s+1}{s^3-4s^2-3s+2}$

解：(1) 由于其分母多项式 $A(s) = s^2 + 2s$ 有缺项（缺 s^0 项），故不满足霍尔维兹多项式的必要条件，所以系统不稳定。

(2) 由系统函数 $H(s)$ 得系统在 $s = -1$ 处有一个 10 阶极点，其收敛域为 $\text{Re}[s] > -1$ ，其极点全部在左半平面，故系统稳定。（注：可以采用罗斯-霍尔维兹准则进行判决，但比较麻烦）

(3) 由于其分母多项式 $A(s) = s^3 - 4s^2 - 3s + 2$ 中 a_i 的符号不完全相同，故不满足霍尔维兹多项式的必要条件，所以系统不稳定。

5-17 某系统的零极点图如题图 5-18 所示，且单位冲激响应 $h(t)$ 的初值 $h(0^+) = 5$ ，试写出该系统的系统函数 $H(s)$ 。



题图 5-18

解：由系统的零极点图可知，该系统包括三个极点：分别为 $p_1 = -3$ 、 $p_2 = -1 + 3j$ 、 $p_3 = -1 - 3j$ ；系统包括两个零点： $z_1 = -2 + j$ 、 $z_2 = -2 - j$ ，则系统函数为：

$$H(s) = K \cdot \frac{(s - z_1)(s - z_2)}{(s - p_1)(s - p_2)(s - p_3)}$$

分别代入零极点的值得：

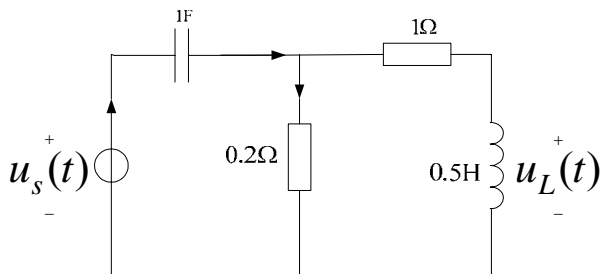
$$H(s) = K \cdot \frac{(s + 2 - j)(s + 2 + j)}{(s + 3)(s + 1 - 3j)(s + 1 + 3j)} = K \cdot \frac{(s + 2)^2 + 1}{(s + 3)[(s + 1)^2 + 9]}$$

由初值定理得： $h(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} sH(s) = \lim_{s \rightarrow \infty} K \cdot \frac{(1 + s^{-1})^2 + s^{-2}}{(1 + 3s^{-1})[(1 + s^{-1})^2 + 9s^{-2}]} = 5$ ，故

$K = 5$ ，所以系统函数为：

$$H(s) = 5 \cdot \frac{(s + 2)^2 + 1}{(s + 3)[(s + 1)^2 + 9]}$$

5-19 已知 RLC 电路系统，如题图 5-19 所示：

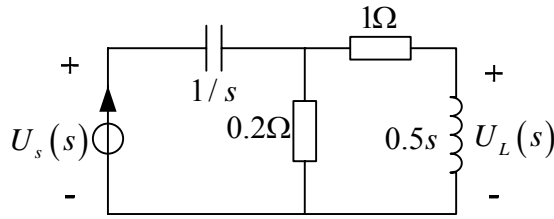


题图 5-19

其中 $u_s(t) = 10u(t)$ V，电容和电感初始状态为零，求电感两端电压的零状态响应

$u_L(t)$ 。

解：该 RLC 电路系统的 s 域模型为（初始状态为零）：



根据分压规则得：

$$U_L(s) = \frac{0.5s}{1+0.5s} \cdot \frac{(1+0.5s)/0.2}{(1+0.5s)/0.2 + \frac{1}{s}} \cdot U_s(s)$$

由于 $u_s(t) = 10u(t) \leftrightarrow \frac{10}{s}$ ，故

$$\begin{aligned} U_L(s) &= \frac{0.5s}{1+0.5s} \cdot \frac{(1+0.5s)/0.2}{(1+0.5s)/0.2 + \frac{1}{s}} \cdot \frac{10}{s} = \frac{0.5s}{1+0.5s} \cdot \frac{\frac{0.2+0.1s}{1.2+0.5s}}{\frac{0.2+0.1s}{1.2+0.5s} + \frac{1}{s}} \cdot \frac{10}{s} \\ &= \frac{0.5s}{1+0.5s} \cdot \frac{0.1s^2+0.2s}{0.1s^2+0.7s+1.2} \cdot \frac{10}{s} = \frac{10(s^2+2s)}{(s+2)(s+3)(s+4)} = \frac{10s}{(s+3)(s+4)} \\ &= \frac{40}{s+4} - \frac{30}{s+3} \end{aligned}$$

求其逆变换得电感两端电压的零状态响应 $u_L(t) = (40e^{-4t} - 30e^{-3t})u(t)$

5-23 已知 LTI 系统的单位冲激响应函数 $h(t) = (1 - e^{-2t})u(t)$ ，求该系统的微分方程。

解：由 $h(t) = (1 - e^{-2t})u(t) \leftrightarrow H(s) = \frac{1}{s} - \frac{1}{s+2} = \frac{2}{s^2+2s} = \frac{Y(s)}{F(s)}$ 得：

$$(s^2 + 2s)Y(s) = 2F(s) \Rightarrow s^2Y(s) + 2sY(s) = 2F(s)$$

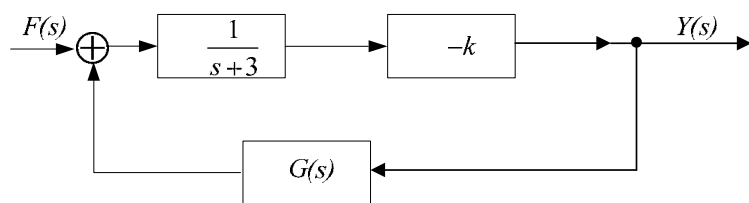
故系统的微分方程为：

$$y''(t) + 2y'(t) = 2f(t)$$

5-26 某反馈系统如题图 5-26 所示，试求：

(1) $H(s) = \frac{Y(s)}{F(s)}$ 。

(2) 若 $G(s) = \frac{1}{s+1}$ ， $H(s)$ 是稳定系统，确定 k 的取值范围。



题图 5-26

解：(1) 设加法器的输出为 $X(s)$ ，则： $X(s) = F(s) + Y(s) \cdot G(s)$ ，由系统框图可得：

$$Y(s) = X(s) \cdot \frac{1}{s+3} \cdot (-K)$$

代入 $X(s)$ 的表达式得

$$Y(s) = \left[F(s) + Y(s) \cdot G(s) \right] \cdot \frac{-K}{s+3} = \frac{-K}{s+3} \cdot F(s) + \frac{(-K) \cdot G(s)}{s+3} \cdot Y(s)$$

$$\left(1 + \frac{KG(s)}{s+3} \right) Y(s) = \frac{-K}{s+3} \cdot F(s) \Rightarrow H(s) = \frac{Y(s)}{F(s)} = \frac{-K}{s+3+KG(s)}$$

$$(2) \text{ 代入 } G(s) = \frac{1}{s+1} \text{ 得 } H(s) = \frac{Y(s)}{F(s)} = \frac{-K \cdot (s+1)}{(s+3)(s+1)+K} = \frac{-K \cdot (s+1)}{s^2+4s+(K+3)}$$

由于 $H(s)$ 是稳定系统，则需 $H(s)$ 的分母多项式为霍尔维兹多项式，故 $K+3 > 0$ ，其罗斯阵列为：

$$\begin{array}{cc} 1 & K+3 \\ 4 & 0 \\ c_{n-1} \end{array}$$

$$\text{其中 } c_{n-1} = \frac{-1}{4} \cdot \begin{vmatrix} 1 & K+3 \\ 4 & 0 \end{vmatrix} = \frac{-1}{4} \cdot [-4(K+3)] = K+3, \text{ 当 } c_{n-1} > 0, \text{ 即 } K+3 > 0, \text{ 故}$$

当 $K > -3$ 时，系统稳定。