





系统函数与系统特性

- ◆ 系统函数与系统时域特性
- ◆ 系统函数与系统频率响应
- ◆ 系统函数与系统的稳定性



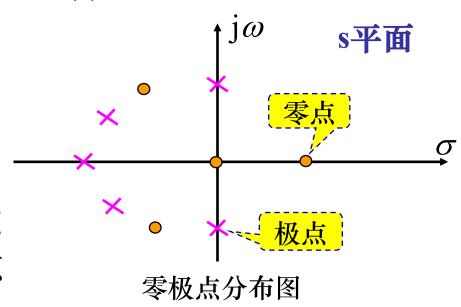
1. 系统函数与系统时域特性

※系统函数H(s)的零极点分布图

$$H(s) = \frac{b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \dots + b_1 s + b_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0} = \frac{N(s)}{D(s)}$$

$$= K \frac{(s - z_1)(s - z_2) \dots (s - z_m)}{(s - p_1)(s - p_2) \dots (s - p_n)}$$
零极点增益形式

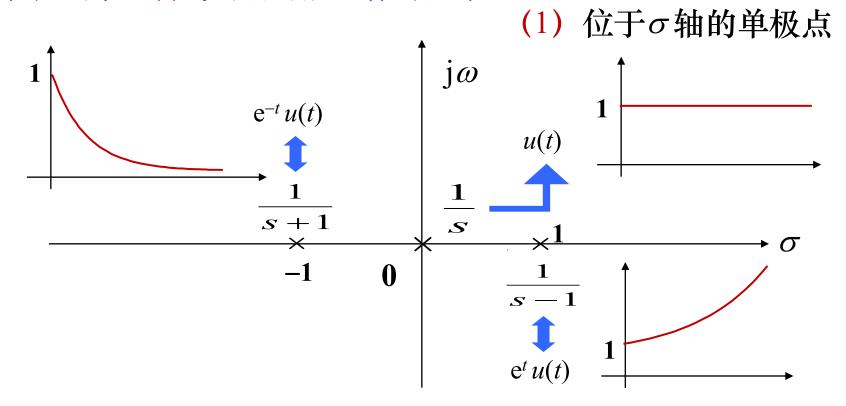
 z_1, z_2, \dots, z_m 是系统函数的零点 p_1, p_2, \dots, p_n 是系统函数的极点





1. 系统函数与系统时域特性

> 系统函数H(s)与冲激响应h(t)的关系





1. 系统函数与系统时域特性

\rightarrow 系统函数H(s)与冲激响应h(t) 的关系 (2) 共轭复极点 $+\sin(t) u(t)$ jω $\overline{(s+j)(s-j)}$ (s+1+j)(s+1-j)(s-1+j)(s-1+j) $\sin(t) e^{-t} u(t)$ $\sin(t) e^t u(t)$ ()



2. 系统函数与系统频率响应

系统的频率响应 $H(j\omega)$ 是指系统在正弦信号激励下,

系统的稳态响应随信号频率的变化情况。

对于稳定系统,令系统函数H(s)中 $s=j\omega$ 得到系统<mark>频率响</mark>应

$$H(j\omega) = H(s)|_{s=j\omega}$$

$$H(j\omega) = |H(j\omega)| e^{j\phi(\omega)}$$
相位响应



2. 系统函数与系统频率响应

系统频率响应 $H(j\omega)$

对于零极增益表示的系统函数 $H(s) = K \frac{j=1}{n}$

$$H(s) = K \frac{\prod_{j=1}^{m} (s - z_j)}{\prod_{i=1}^{n} (s - p_i)}$$

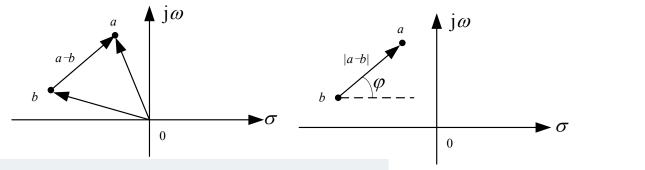
当系统稳定时,令 $s=j\omega$,则得 $H(j\omega)=K\frac{j=1}{n}$

$$H(j\omega) = K \frac{\prod_{j=1}^{m} (j\omega - z_j)}{\prod_{i=1}^{n} (j\omega - p_i)}$$



2. 系统函数与系统频率响应

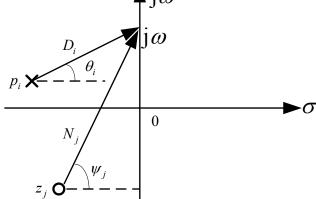
复数a和b及a-b的向量表示



系统函数零极点的向量表示

$$(j\omega - p_i) = D_i e^{j\theta_i}$$

$$(\mathrm{j}\omega - z_j) = N_j \mathrm{e}^{\mathrm{j}\psi_j}$$





例:已知系统函数 $H(s) = \frac{1}{s+1}$,求系统的频率响应。

$$H(j\omega) = H(s)\Big|_{s=j\omega} = \frac{1}{j\omega + 1}$$

$$|H(j\omega)|_{\omega=0} = \frac{1}{D_0} = 1$$

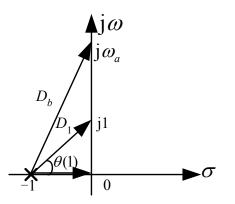
$$|H(j\omega)|_{\omega=1} = \frac{1}{D_1} = \frac{1}{\sqrt{2}}$$

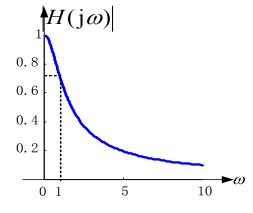
$$|H(j\omega)|_{\omega\to\infty} = \frac{1}{D_0} = 0$$

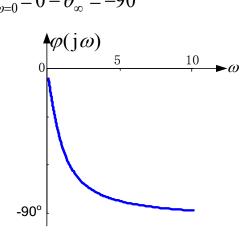
$$|H(j\omega)|_{\omega\to\infty} = \frac{1}{D_0} = 0$$

$$|\varphi(j\omega)|_{\omega=0} = 0 - \theta_0 = 0$$

$$|\varphi(j\omega)|_{\omega=0} = 0 - \theta_0 = -90^{\circ}$$





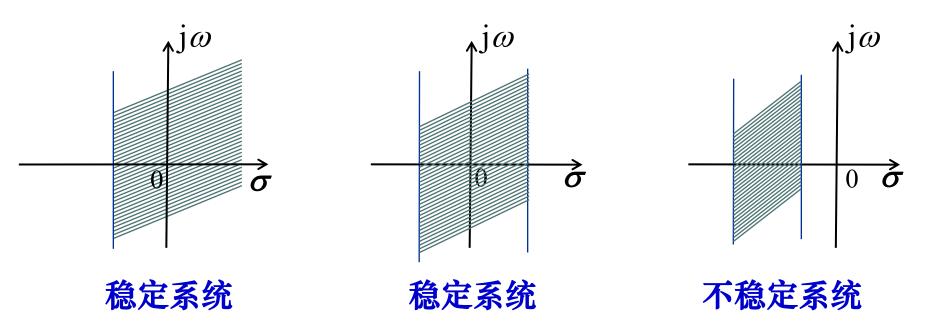




3. 系统函数与系统的稳定性

※ 连续时间LTI系统稳定的充要条件:

系统函数H(s)的收敛域(ROC)包含s平面 $j\omega$ 轴。





例:根据系统函数H(s)收敛域,分析系统的稳定性与因果性 $H(s) = \frac{6s}{(s+2)(s+1)}$

解:
$$H(s) = \frac{12}{s+2} + \frac{-6}{s+1}$$

(1) Re(s)>-1 系统因果、稳定 $h(t) = 12e^{-2t}u(t) - 6e^{-t}u(t)$

$$(2) -2 < Re(s) < -1$$
 系统非因果、不稳定

$$h(t) = 12e^{-2t}u(t) + 6e^{-t}u(-t)$$

$$h(t) = -12e^{-2t}u(-t) + 6e^{-t}u(-t)$$



3. 系统函数与系统的稳定性

※因果连续LTI系统:

系统BIBO稳定的充要条件是系统函数H(s)的全部极点位于 左半s平面。

※ 连续LTI系统:

系统BIBO稳定的充要条件是系统函数H(s)的收敛域(ROC) 包含s平面j ω 轴。



例: 判断下述因果连续LTI系统是否稳定。

$$(1)H_1(s) = \frac{s+3}{(s+1)(s+2)}, \operatorname{Re}(s) > -1 \qquad (2)H_2(s) = \frac{s}{s^2 + \omega_0^2}, \operatorname{Re}(s) > 0$$

解: 由于是因果的连续LTI系统

(1) 极点为s=-1和s=-2, 都在s左半平面。

所以该因果LTI系统稳定。

(2) 极点为 $s=\pm j\omega_0$,是虚轴上的一对共轭极点。

所以该因果LTI系统不稳定。



试求该系统的系统函数*H*(*s*)并画出零极点分布图,写出描述系统的微分方程、系统的冲激响应*h*(*t*)、并判断系统是否因果、稳定。

解: 零状态响应和激励信号的拉氏变换分别为

$$Y_{zs}(s) = \frac{0.5}{s} + \frac{1}{s+1} - \frac{1.5}{s+2} = \frac{2s+1}{s(s+1)(s+2)}, \quad \text{Re}(s) > 0$$
$$X(s) = \frac{1}{s}, \quad \text{Re}(s) > 0$$

根据系统函数的定义,可得

$$H(s) = \frac{Y_{zs}(s)}{X(s)} = \frac{2s+1}{(s+1)(s+2)} = \frac{2s+1}{s^2+3s+2}, \qquad \Re e(s) > -1$$



解:
$$H(s) = \frac{Y_{zs}(s)}{X(s)} = \frac{2s+1}{s^2+3s+2}$$
, $Re(s) > -1$ ①

系统函数的零点z=-0.5为,极点为 $p_1=-1, p_1=-2$,



解:
$$H(s) = \frac{Y_{zs}(s)}{X(s)} = \frac{2s+1}{s^2+3s+2}$$
, Re(s) > -1

由①式可得系统微分方程的复频域表达式

$$(s^2+3s+2)Y_{rs}(s) = (2s+1)X(s)$$

两边进行拉氏反变换,可得描述系统的微分方程为

$$y''(t) + 3y'(t) + 2y(t) = 2x'(t) + x(t)$$



解: 将系统函数H(s)进行部分分式展开,可得

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

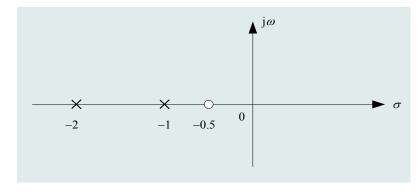
进行拉氏反变换, 可得系统冲激响应为

$$h(t) = (-e^{-t} + 3e^{-2t})u(t)$$

由于该连续LTI系统的冲激响应满足 h(t) = 0, t < 0 故该连续LTI系统为因果系统



解:



对于因果LTI系统,由零极点分布图可以看出,

系统的极点全部位于s左半平面,故系统稳定。



系统函数与系统特性

谢谢

本课程所引用的一些素材为主讲老师多年的教学积累,来源于多种媒体及同事、同行、朋友的交流,难以一一注明出处,特此说明并表示感谢!