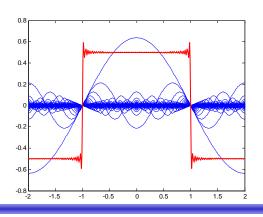
信号与系统

第10讲用拉普拉斯变换分析系统特性

郭红星 华中科技大学计算机学院





上次课回顾

- ■复频域分析的数学基础
 - ■拉普拉斯变换的引出及其收敛域
 - ■常用信号的拉普拉斯变换
 - ■拉普拉斯变换的性质
 - ■拉普拉斯反变换求解
- 线性系统响应的拉氏变换分析法
 - 作为数学工具的拉普拉斯变换
 - S域的元器件模型

拉氏变换的基本性质

线性	$\sum_{i=1}^{n} k_i f_i(t)$	$\sum_{i=1}^{n} k_i \cdot L[f_i(t)]$
时移	$f(t-t_0)u(t-t_0)$	$e^{-st_0}F(s)$
频移	$f(t)e^{-\alpha t}$	$F(s+\alpha)$
尺度 变换	f(at)	$\frac{1}{a}F\left(\frac{s}{a}\right)$
微分 积分	$\frac{df(t)}{dt} / \int_{-\infty}^{t} f(\tau) d\tau$	$SF(s)-f(0^{-}) / \underbrace{\frac{F(s)}{s} + \frac{\int_{-\infty}^{0} f(\tau)d\tau}{s}}$
卷积	$f_1(t) * f_2(t)$	$F_1(s) \cdot F_2(s)$
定理	$f_1(t) \cdot f_2(t)$	$\frac{1}{2\pi j}F_1(s)*F_2(s)$

本讲内容

- ■线性系统特性的拉普拉斯变换分析
 - 系统函数的定义与极零点分布
 - 系统稳定性及其判定
 - 通过系统函数研究系统频响特性
 - 系统的模拟 --- 重点内容之一

■学习目标

- 理解系统稳定性这一重要工程概念
- 掌握如何通过系统函数分析系统频响特性
- 熟悉系统模拟框图实现,初步认识其意义

5.3 系统函数与系统特性

系统的单位冲激响应与系统函数

- 系统的零状态响应为: r(t)=e(t)*h(t)
- 对应的复频域关系为: R(s)=E(s)H(s)

$$h(t) \stackrel{LT}{\longleftarrow} H(s) = \frac{R(s)}{E(s)}$$

系统函数

系统零状态 下,响应的 拉氏变换与 激励拉氏变 换之比

■注意H(s)与H(p)的差别(p235)

系统函数的零极点与单位冲激响应

$$H(s) = \frac{R(s)}{E(s)} = \frac{a_m s^m + a_{m-1} s^{m-1} + \dots + a_1 s + a_0}{b_n s^n + b_{n-1} s^{n-1} + \dots + b_1 s + b_0}$$
因式分解
$$H(s) = \frac{a_m}{b_n} \frac{\prod_{j=1}^{m} (s - z_j)}{\prod_{j=1}^{n} (s - p_i)}$$

系统函数

H(s)的极点

单位冲激响应

$$h(t) = \sum_{i=1}^{n} k_i e^{p_i t}$$
 海州河田郡 $H(s) = \sum_{i=1}^{n} \frac{k_i}{s - p_i}$

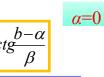
部分分式分

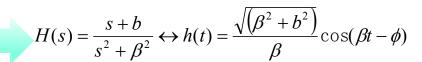
H(s)的极点位置对h(t)的影响

①左半开平面的共轭极点: 不在负实轴上

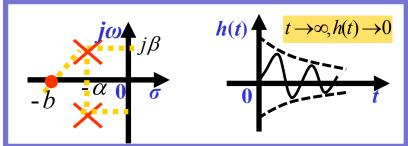
$$H(s) = \frac{s+b}{(s+\alpha)^2 + \beta^2} = \frac{s+b}{(s+\alpha - j\beta)(s+\alpha + j\beta)}$$

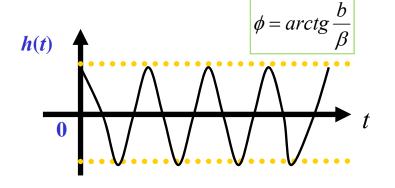
$$h(t) = \frac{\sqrt{((b-\alpha)^2 + \beta^2)}}{\beta} e^{-\alpha t} \cos(\beta t - \phi) \qquad \phi = arctg \frac{b-\alpha}{\beta}$$



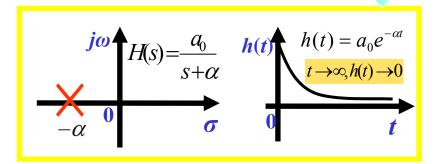


②退化情形: 虚轴上的共轭极点





③退化情形: 负实轴上的单极点



④右半开平面的极点

$$\frac{1}{(s-\alpha)} \longleftrightarrow e^{\alpha t} u(t) \xrightarrow{t \to \infty, f(t) \to \infty}$$
$$\frac{1}{[(s-\alpha)^2 + \beta^2]} \longleftrightarrow e^{\alpha t} \cos(\beta t - \phi) u(t)$$

H(s)的零点位置对h(t)的影响

$$H_1(s) = \frac{s + \alpha}{(s + \alpha)^2 + \beta^2}$$

$$H_2(s) = \frac{s}{(s+\alpha)^2 + \beta^2}$$



$$h(t) = e^{-\alpha t} \cos \beta t$$

结论:零点分布只影响时域函数的幅度和相移,不影响振荡频率

幅度多了
一个因子
$$h(t) = \sqrt{\alpha^2 + \beta^2} e^{-at} \cos(\beta t - \varphi)$$

$$\varphi = tg^{-1}(-\frac{\alpha}{\rho})$$
多了相移

零极点与h(t)时域波形的对应关系小结

- ① H(s)在左半平面的极点给出h(t)的暂态分量
- ② H(s)在虚轴上的单极点给出h(t)的稳态分量
- ③ H(s)在虚轴上二阶或更高阶极点及右半平面的极点给出的h(t)将随时间的增长而增长
- ④ 极点的分布只能说明h(t)所具有的函数的模式,而不能说明h(t)的大小及相位,大小及相位与零点有关

线性系统的稳定性

- ■系统稳定性的定义:系统稳定性是指系统要素在外界影响下表现出的某种稳定状态。其含义大致有以下三类:
 - 外界温度的、机械的以及其他的各种变化,不致于对系统的状态发生显著的 影响。
 - ② 系统受到某种干扰而偏离正常状态,当干扰消除后,能恢复其正常状态,则系统是稳定的;相反,如果系统一旦偏离其正常状态,再也不能恢复到正常状态,而且偏离越来越大,则系统是不稳定的。
 - ③ 系统自动发生或容易发生的总趋势,如果一个系统能自动地趋向某一状态,就可以说,这一状态比原来的状态更稳定。
- ■线性系统稳定性的输入输出表示(BIBO): 如果一个系统对于任何有界的输入, 其响应也是有界的, 即若|e(t)| < Me, 则有: |r(t)| < Mr。其中 M_e , M_r 为有限的正实数。

■线性系统稳定性的充要条件
$$\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt < \infty$$

系统稳定等价条件的证明

■充分性:

$$r(t) = e(t) * h(t)$$

$$\left| r(t) \right| = \left| \int_{-\infty}^{\infty} e(t-\tau)h(\tau)d\tau \right| \le \int_{-\infty}^{\infty} \left| e(t-\tau)h(\tau) \right| d\tau$$

$$|e(t-\tau)| < M_e$$

$$|e(t-\tau)| < M_e \qquad \int_{-\infty}^{\infty} |h(\tau)| d\tau < \infty$$

$$|r(t)| \le M_e \int_{-\infty}^{\infty} |h(\tau)| d\tau = M_r$$

系统稳定等价条件的证明

业。这要性:对稳定系统,激励f(t)有界,所以响应r(t)有界。

$$\therefore r(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t - \tau)h(\tau)d\tau$$

见P291

$$\therefore r(0) = \int_{-\infty}^{\infty} f(-\tau)h(\tau)d\tau$$

•上式对任意的有界信号f(t)都成立,故不妨令 $f(-t) = \frac{h(t)}{|h(t)|}$ 则:

$$r(0) = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{h(\tau)^2}{|h(\tau)|} d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} |h(\tau)| d\tau$$

如果: $\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt \to \infty$ 则系统在t=0处的响应无界。

•必要性的证明思路:用一个特例,如果h(t)不绝对可积,则确实存在一个有界的函数在该系统所引起的响应是无界的(反证法).

由H(s)判定系统稳定性

- 系统H(s)的极点一般是复数,讨论它们 实部和虚部对研究系统的稳定性很重要
 - 不稳定系统, $Re[p_i]>0$ 一增幅
 - 临界稳定系统, $Re[p_i]=0$ 一等幅
 - 稳定系统, $Re[p_i]<0$ 一衰减

从z-p点在s平面的分布来考察因果系统的稳定性可以得到如下的结论:H(s)在右半平面内不能有极点

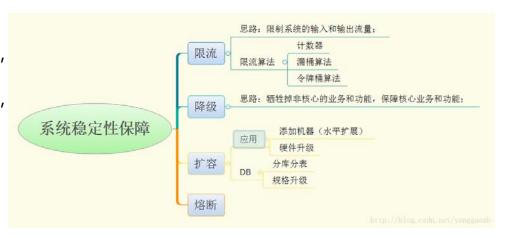
系统稳定性的例子



■蝴蝶效应: "一只南美洲亚马逊河流域热带雨林中的蝴蝶,偶尔扇动几下翅膀,可以在两周以后引起美国得克萨斯州的一场龙卷风。"

■软件系统的稳定性,主要决定于整体的系统架构设计,然而也不可忽略编程的细节,正所谓"千里之堤,溃于蚁穴",一旦考虑不周,看似无关紧要的代码片段可能会带来整体软件系统的崩溃。究其原因,一方面是程序员对代码质量的追求不够,在项目进度的压力下,只考虑了功能实现,在项目进度的压力下,只考虑了功能实现,而不用过多的追求质量属性;第二则是对编程语言的正确编码方式不够了解,不知如何有效而正确的编码;第三则是知识量的不足,在编程时没有意识到实现会对哪些因素造成影响。





由系统函数的z-p点确定频响特性

频响特性是系统在正弦信号激励下响应随信号频率的变化

$$H(j\omega) = |H(j\omega)| e^{j\varphi(\omega)}$$

相频特性

幅频特性

 \blacksquare 当系统稳定时,令H(s)中 $s=j\omega$,则得系统频响函数

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

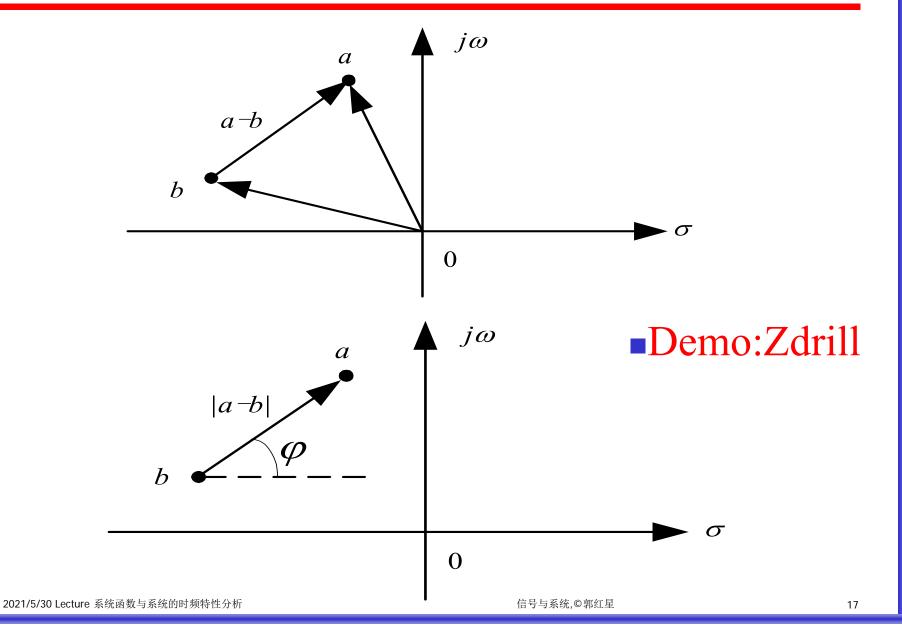
- 对于零极增益表示的系统函数 $\frac{H(s) = K \frac{j=1}{r}}{r}$
- $\varphi_{S=j\omega}$, 则得系统频响函数:

$$H(j\omega) = K \frac{\prod_{j=1}^{m} (j\omega - z_j)}{\prod_{i=1}^{n} (j\omega - p_i)}$$
 思考: 你能画出系统的频响特性曲线吗?

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

 $\prod (j\omega - p_i)$ 的频响特性曲线吗?

复数a和b及a-b的向量表示

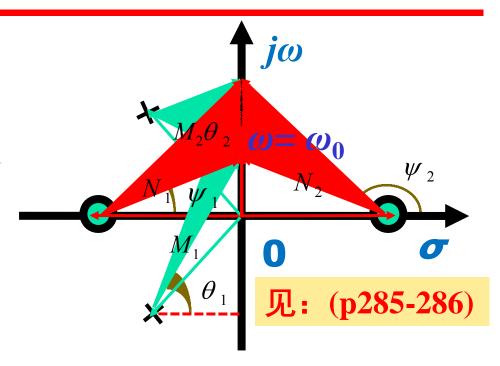


系统频响函数的向量表示

$$(j\omega - z_j) = N_j e^{j\psi_j}$$
$$(j\omega - p_i) = M_i e^{j\theta_i}$$

$$\frac{\prod_{i} N_{j}}{|H(j\omega)|} = \frac{\prod_{j} N_{j}}{\prod_{i} M_{i}}$$

$$\varphi(\omega) = \sum_{j} \psi_{j} - \sum_{i} \theta_{i}$$



$$|H(j\omega)| = \frac{N_1 N_2}{M_1 M_2}$$

$$\varphi(\omega) = (\psi_1 + \psi_2) - (\theta_1 + \theta_2)$$

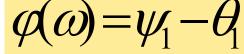
例题1:一阶高通系统的s域的分析

AP: :
$$H(s) = \frac{V_2(s)}{V_1(s)} = \frac{R}{R + 1/sc}$$

$$=\frac{S}{S+1/Rc}$$

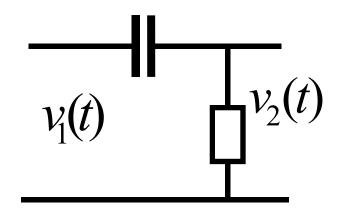
$$\therefore H(j\omega) = \frac{j\omega}{j\omega + \frac{1}{Rc}} = \frac{N_1}{M_1} e^{j\varphi(\omega)}$$

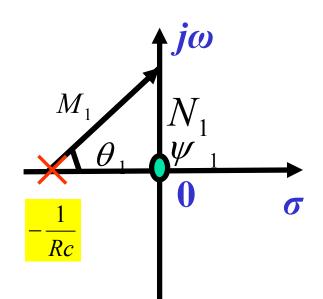
$$|H(j\omega)| = \frac{N_1}{M_1} \varphi(\omega) = \psi_1 - \theta_1$$



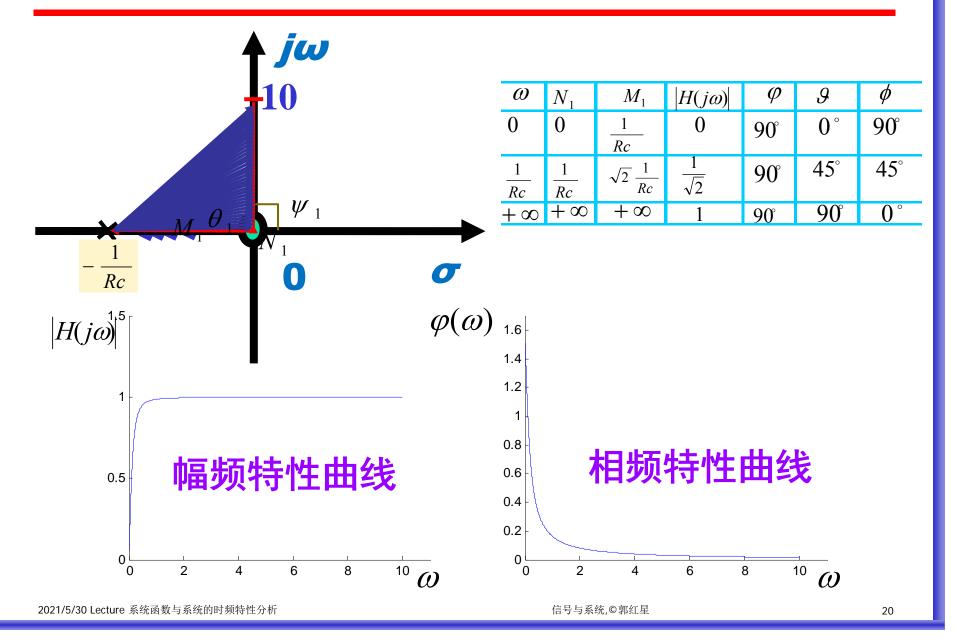
幅频特性

相频特性





频率响应特性曲线



5.4 连续LTI系统的模拟

线性系统的模拟

- 系统模拟:模拟系统和原系统在输入输出关系上满足同样的微分方程或系统函数
- 系统模拟的用途
 - 为系统分析提供一个方便的验证途径
 - 为系统实现提供一个有效的优化途径
- 系统模拟的途径: 🕻



用于系统模拟的基本部件(积木块)

序号	名和	尔	方框图	信号流图	复频域数学模型	器件
1	加 法 器		Σ	X_1 X_2	$Y(s) = X_1 + X_2$	
2	乘 法 器		\rightarrow a \rightarrow	<u>a</u>	y(s) = aX(s)	运算
3	积分	时 域	$\frac{1}{p} \sum_{p}$	$X(s)$ $y(s)$ $\frac{1}{s}$	$y(s) = \frac{F(s)}{s} + \frac{x(0)}{s}$	放大器
	器	频 域	$\frac{1}{s}$	S $x(0)$	S S	

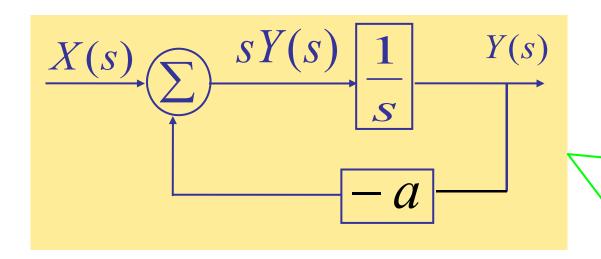
2021/5/30 Lecture 用拉普拉斯变换分析线性系统

信号与系统,©郭红星

一阶系统的模拟

$$\frac{dy}{dt} + ay = x(t) \Leftrightarrow H(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{1}{s+a}$$

$$sY(s) = X(s) - aY(s)$$



系统框图:对信号 进行单向运算的方框和一些连线组成。 它表明了信号流动的方向及对系统变量所作的运算

例题2: 根据系统方程建立系统模拟框图

$$(p^3+8p^2+19p+12)y(t) = (4p+10)x(t)$$

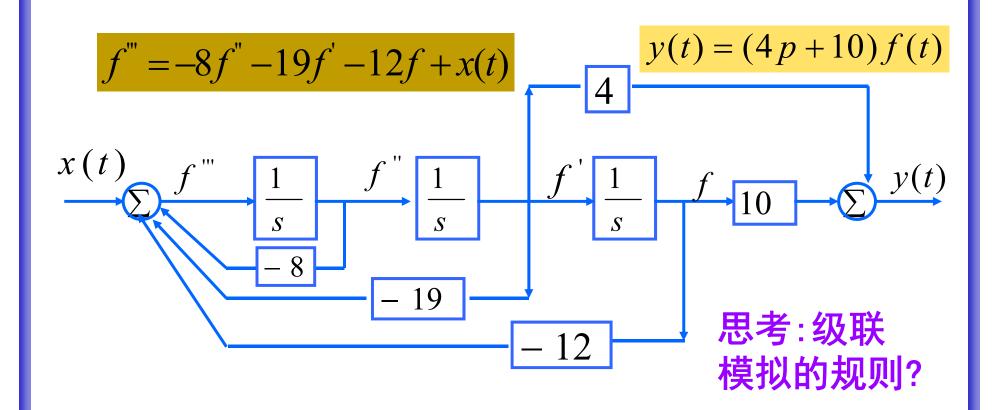
$$H(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{4s + 10}{s^3 + 8s^2 + 19s + 12}$$
$$= \frac{(4s + 10)F(s)}{(s^3 + 8s^2 + 19s + 12)F(s)}$$

$$x(t) = (p^3 + 8p^2 + 19p + 12)f(t)$$

氏变换证明此结论。

$$f''' = -8f'' - 19f' - 12f + x(t)$$

直接(级联)模拟



实现代价:加法器: 2,乘法器: 5,积分器: 3

寻找其他的模拟方案

$$(p^3 + 8p^2 + 19p + 12)y(t) = (4p + 10)x(t)$$

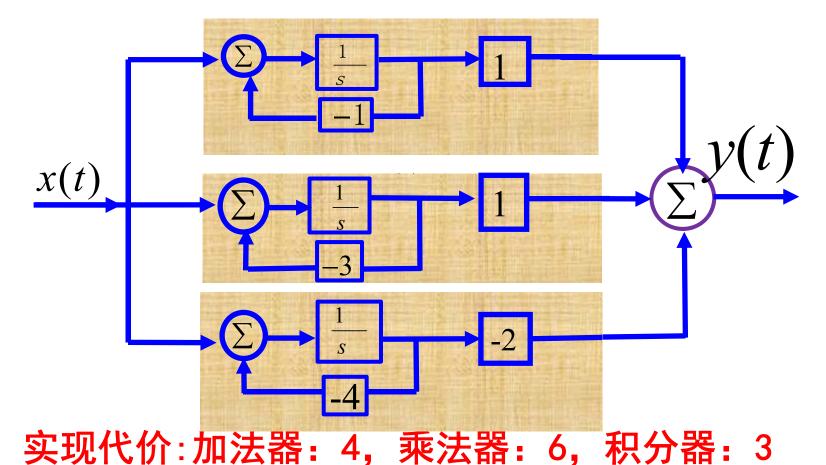
$$H(s) = \frac{4s+10}{s^3+8s^2+19s+12}$$
$$= \frac{1}{s+1} + \frac{1}{s+3} - \frac{2}{s+4}$$

思考:除级联外,还有其他实现方式吗?

并联模拟法

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

思考:并联模拟法的规律是什么?



2021/5/30 Lecture 用拉普拉斯变换分析线性系统

信号与系统,©郭红星

寻找其他的模拟方案

$$H(s) = \frac{4s+10}{s^3+8s^2+19s+12} (5\%)$$

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

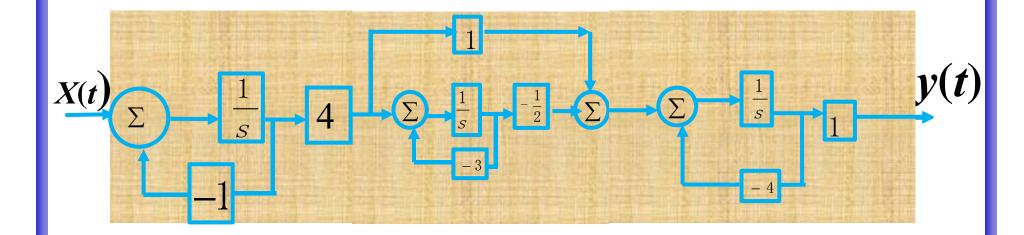
$$=\frac{4(s+\frac{5}{2})}{(s+1)(s+3)(s+4)}(# \Re)$$

思考:除级联外,还有其他实现方式吗?

串联模拟

$$H(s) = \frac{4}{s+1} \cdot \frac{s+2.5}{s+3} \cdot \frac{1}{s+4}$$

分子分解的 方法不唯一



实现代价:加法器: 4,乘法器: 7,积分器: 3

三种实现方式的对比分析

实现方式	加法器	乘法器	积分器
级联	2	5	3
并联	4	6	3
串联	4	7	3

思考:哪一种实现方式最好?

小结

- 系统函数极点决定系统冲激响应的变化趋势,零点只影响冲激响应的幅度和相移
- 由系统函数的极点分布可以判定系统的稳定性
- 由系统函数的零极点分布可以直接勾画系统的 频响特性曲线
- 系统的模拟与系统的物理实现只有一步之遥,同时也是对系统进行优化设计的基础

课外作业

■阅读: 5.9, 6.1-6.2, 6.4-6.5; 预习:7.1-7.2

-作业: 5.30题、6.8(3)小题

■ 每个星期一23:59前上传上星期的作业

• 在A4纸上完成,每张拍照保存为一个JPG图像,文件名为:学号+姓名+hw+周次+P图片序号.jpg。如张三(学号U2019148xx)第一周作业第一题图片名为:U2019148xxU2019148xxhw1P1.JPG,如此题有两张或多张图片,则第一张图片名为:U2019148xx张三hw1P1-1.JPG,第二张图片名为:U2019148xx张三hw1P1-2.JPG,以此类推,上传超星课堂系统。具体见"作业提交操作指南"文档。