

控制工程基础

第三章

时域瞬态响应分析





前两章的简单回顾

(1) 这门课是研究什么的？

重点研究机电工程的负反馈闭环控制系统。

(2) 用什么工具来研究？

拉普拉斯变换和反变换，时间函数 \leftrightarrow 象函数。

- 常用变换表：包含了最基本的工程问题及现象；
- 描述系统的新方法：微分方程、方块图和传递函数；
- 求解微分方程。

(3) 研究系统的哪些东西？

• 瞬态响应

- 系统需要花多长时间才能达到稳定？
- 系统重新达到稳定的过程中是否会振荡？



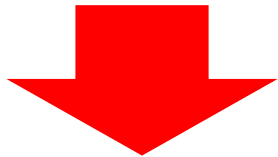
通过分解传递函数来理解系统中的基本环节

$$X_o(s) = X_i(s) \cdot \frac{b_0 s^m + b_1 s^{m-1} + \dots + b_{m-1} s + b_m}{a_0 s^n + a_1 s^{n-1} + \dots + a_{n-1} s + a_n} \quad (n > m)$$



传递函数的分母多项式
的因式分解

$$X_o(s) = X_i(s) \cdot \frac{b_0 s^m + b_1 s^{m-1} + \dots + b_{m-1} s + b_m}{s^r (s + p_1)(s + p_2) \dots (s^2 + c_1 s + d_1)(s^2 + c_2 s + d_2) \dots}$$

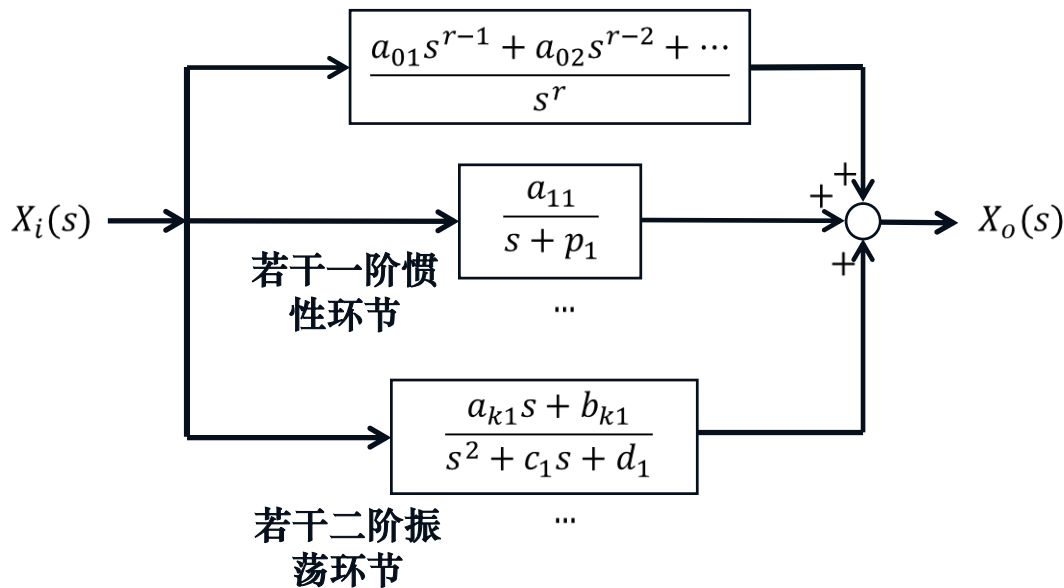


传递函数的部分
分式展开

$$X_o(s) = X_i(s) \cdot \left[\frac{\square s^{r-1} + \square s^{r-2} + \dots}{s^r} + \frac{\square}{s + p_1} + \frac{\square}{s + p_2} + \dots + \frac{\square s + \square}{s^2 + c_1 s + d_1} + \frac{\square s + \square}{s^2 + c_2 s + d_2} + \dots \right]$$



通过分解传递函数来理解系统中的基本环节



我们关心什么：是否稳定？精度如何？响应快不快？

↑
第5章

↑
第6章

↑
第3章



3.1 时域响应以及典型输入信号

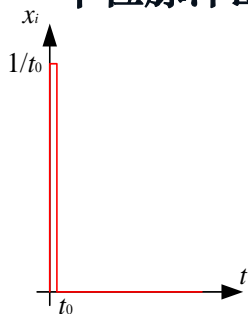
- **瞬态响应**：系统在某一输入信号的激励下，其输出量从初始状态到稳定状态的响应过程。
- **稳态响应**：当某一信号输入时，系统在时间趋于无穷大时的输出状态。
- 稳态也称静态，瞬态响应有时也称为过渡过程。



机电控制系统里的典型输入信号函数



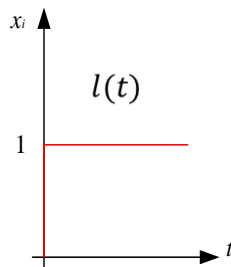
单位脉冲函数



$$x_i(t) = \delta(t)$$

$$X_i(s) = 1$$

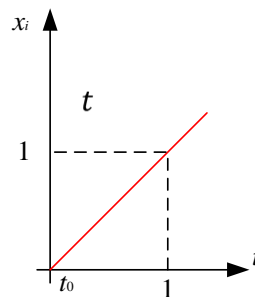
单位阶跃函数



$$x_i(t) = 1(t)$$

$$X_i(s) = \frac{1}{s}$$

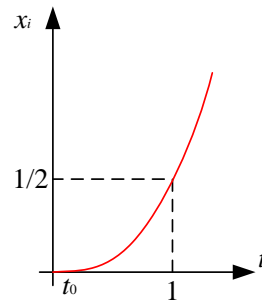
单位斜坡函数



$$x_i(t) = t$$

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

单位加速度函数



$$x_i(t) = \frac{1}{2}t^2$$

$$X_i(s) = \frac{1}{s^3}$$

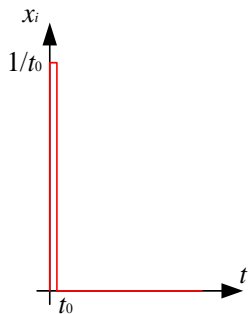
正弦/余弦函数 (第四章 频率响应)



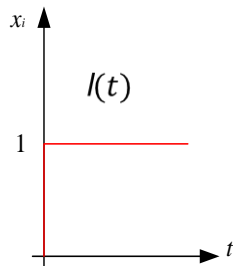
机电控制系统里的典型输入信号函数



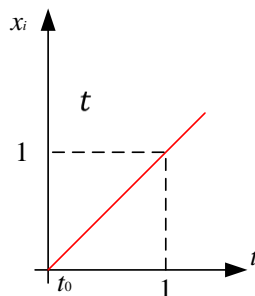
单位脉冲函数



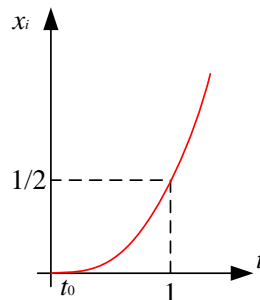
单位阶跃函数



单位斜坡函数



单位加速度函数

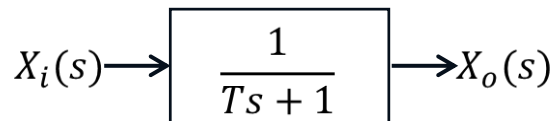


用标准信号来激励系统的好处：

- (1) 数学处理简单，便于分析系统；
- (3) 典型输入可用于近似模拟复杂输入，其结果可作为分析复杂输入时的基础；
- (2) 便于辨识未知系统；



3.2 一阶系统的瞬态响应



1、输入单位脉冲 $X_i(s) = 1$ 时:

$$\text{象函数: } X_o(s) = 1 \cdot \frac{1/T}{s + \frac{1}{T}}$$

$$\text{时间函数: } x_o(t) = \frac{1}{T} e^{-\frac{1}{T}t}$$

时间从0到 ∞ , 衰减项 $e^{-\frac{1}{T}t}$ 从1到0;
 $t = T$ 时, $e^{-\frac{1}{T}t} = 0.368$, 衰减了0.632

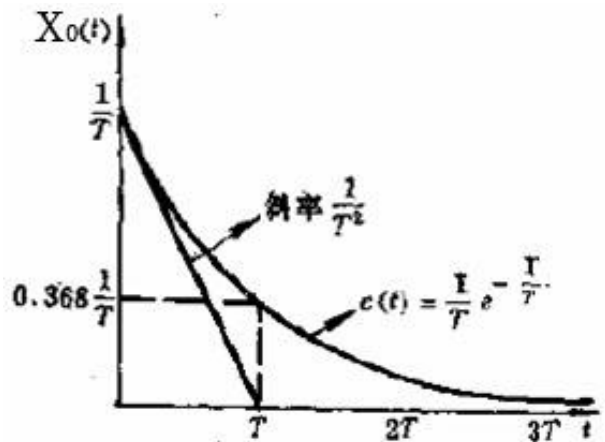
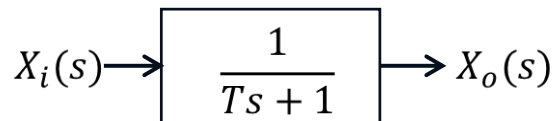


图3-5 一阶系统脉冲过渡函数



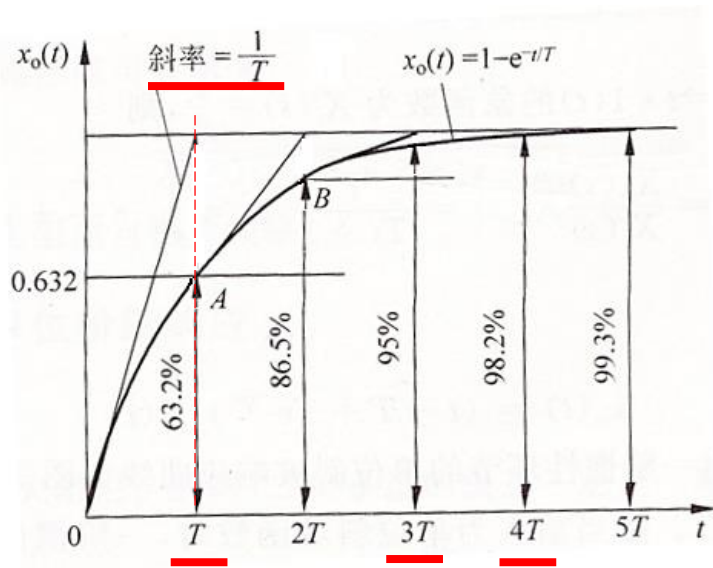
一阶系统的瞬态响应



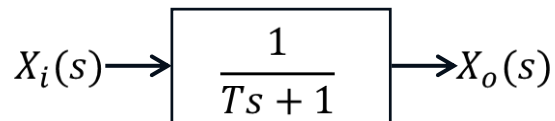
2、输入单位阶跃 $X_i(s) = \frac{1}{s}$:

$$\begin{aligned} \text{象函数: } X_o(s) &= \frac{1}{s} \cdot \frac{1}{Ts + 1} \\ &= \frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{1}{T}} \end{aligned}$$

时间函数: $x_o(t) = 1 - e^{-\frac{1}{T}t}$



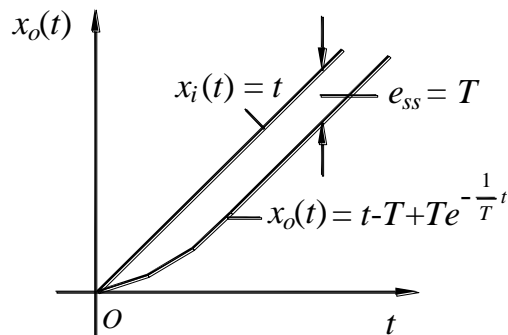
一阶系统的瞬态响应



3、输入单位斜坡 $X_i(s) = \frac{1}{s^2}$

$$\text{象函数: } X_o(s) = \frac{1}{s^2} \cdot \frac{1}{Ts + 1} = \frac{1}{s^2} - \frac{T}{s} + \frac{T}{s + \frac{1}{T}}$$

$$\text{时间函数: } x_o(t) = t - T + Te^{-\frac{1}{T}t}$$



$$e(t) = x_i(t) - x_o(t) = t - [t - T + Te^{-\frac{1}{T}t}] = T(1 - e^{-\frac{1}{T}t})$$

其稳态误差为 T



线性定常系统时域响应的性质

单位阶跃函数的定义为

$$I(t) = \begin{cases} 0(t < 0) \\ 1(t \geq 0) \end{cases}$$

单位脉冲函数的定义为

$$\delta(t) = \begin{cases} 0(t \neq 0) \\ \infty(t = 0) \end{cases}$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t) dt = 1$$

单位斜坡函数的定义为

$$t(t) = \begin{cases} 0(t < 0) \\ t(t \geq 0) \end{cases}$$

现在对单位斜坡函数求导，得

$$\frac{d[t(t)]}{dt} = 1 = I(t)$$

即单位阶跃函数是单位斜坡函数的导数。

对单位阶跃函数求导，得

$$\frac{d[I(t)]}{dt} = 0 = \delta(t)$$

即单位脉冲函数是单位阶跃函数的导数。



线性定常系统时域响应的性质

现在分析三个典型输入信号的时间响应。

- ◆ 一阶单位斜坡信号的时间响应为

$$c_i(t) = t - T + Te^{-\frac{t}{T}}, (t \geq 0)$$

- ◆ 一阶单位阶跃信号的时间响应为

$$c_i(t) = 1 - e^{-\frac{t}{T}}$$

- ◆ 一阶单位脉冲信号的时间响应为

$$c_\delta(t) = \frac{1}{T} e^{-\frac{t}{T}}, (t \geq 0)$$

显然，

$$\frac{d[c_i(t)]}{dt} = 1 - e^{-\frac{t}{T}} = c_i(t)$$

$$\frac{d[c_i(t)]}{dt} = \frac{1}{T} e^{-\frac{t}{T}} = c_\delta(t)$$

即单位阶跃响应是单位斜坡响应的导数，单位脉冲响应是单位阶跃响应的导数。



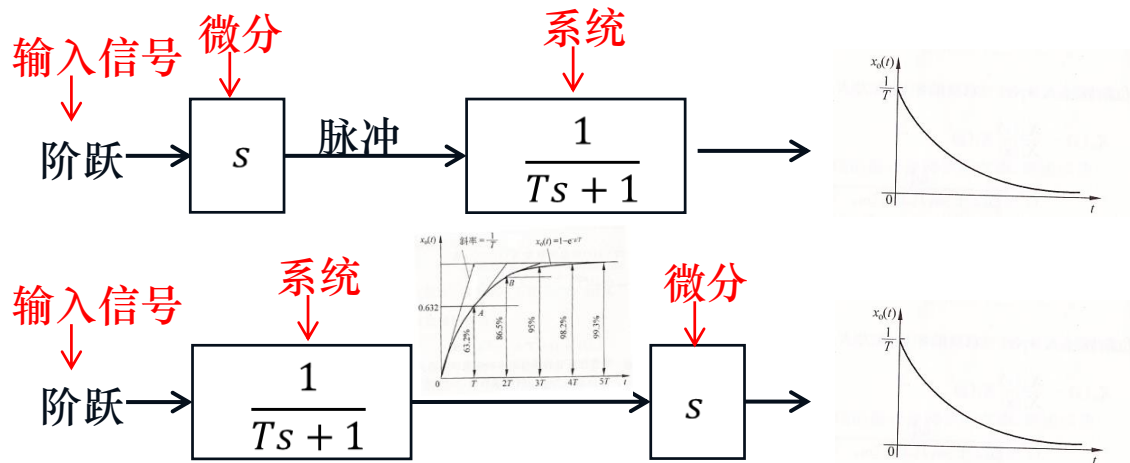
线性定常系统时域响应的性质

$$\text{已知 } \delta(t) = \frac{d}{dt}[1(t)], \quad 1(t) = \frac{d}{dt}[t \cdot 1(t)]$$

$$\text{且 } x_{o\delta}(t) = \frac{dx_{o1}(t)}{dt}, \quad x_{o1}(t) = \frac{dx_{ot}(t)}{dt}$$

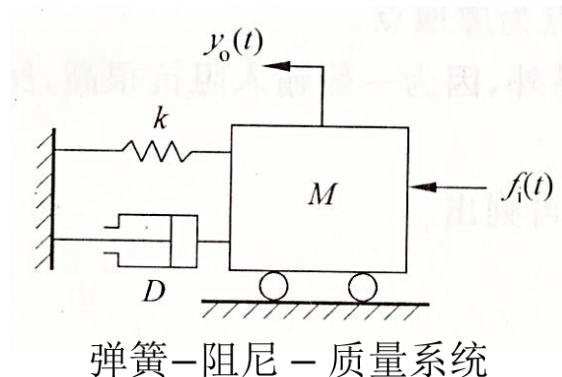
结论：系统对输入信号导数的响应，可通过把系统对输入信号响应求导得出；
系统对输入信号积分的响应，等于系统对原输入信号响应的积分。

例如：



3.3 二阶系统的瞬态响应

$$X_i(s) \rightarrow \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} \rightarrow X_o(s)$$



$$F_i(s) \rightarrow \frac{1}{Ms^2 + Ds + k} \rightarrow Y_o(s)$$

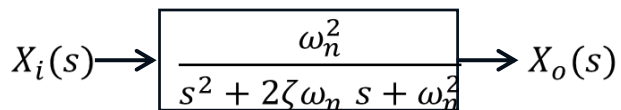


阻尼比: $\zeta = \frac{D}{2\sqrt{Mk}},$

无阻尼自振频率: $\omega_n = \sqrt{\frac{k}{M}}$



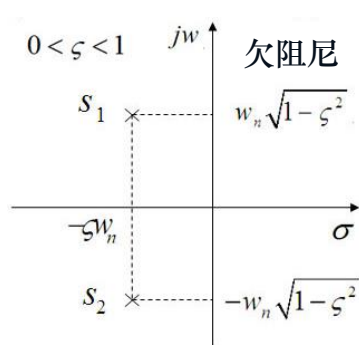
二阶系统的特征根



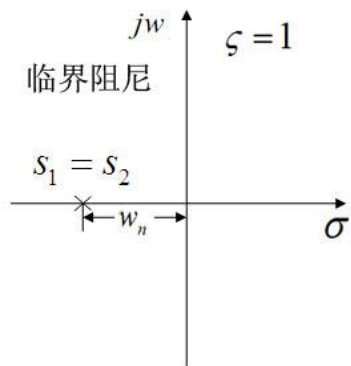
二阶系统的特征方程: $s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2 = 0$

它的两个特征根是: $s_{1,2} = -\zeta\omega_n \pm j\omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1}$

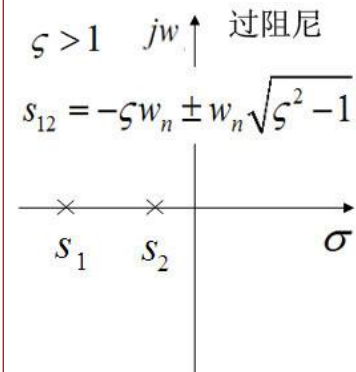
(1)欠阻尼, $0 < \zeta < 1$ 时,
 $s_{1,2} = -\zeta\omega_n \pm j\omega_n\sqrt{1 - \zeta^2}$



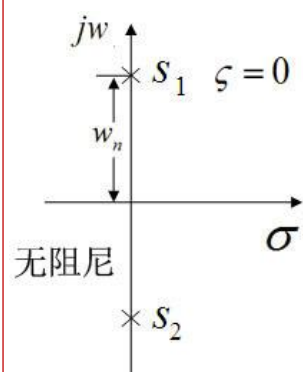
(2)临界阻尼, $\zeta = 1$ 时,
 $s_{1,2} = -\zeta\omega_n$



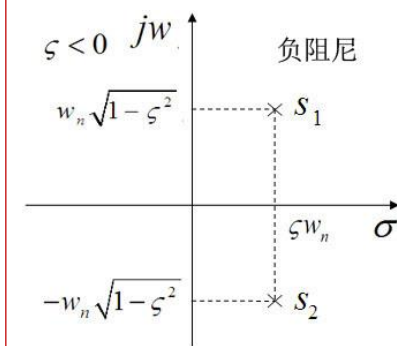
(3)过阻尼, $\zeta > 1$ 时,
 $s_{1,2} = -\zeta\omega_n \pm \omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1}$



(4)无阻尼, $\zeta = 0$ 时,
 $s_{1,2} = \pm j\omega_n$



(5)负阻尼, $-1 < \zeta < 0$ 时,
 $s_{1,2} = -\zeta\omega_n \pm j\omega_n\sqrt{1 - \zeta^2}$



欠阻尼二阶系统

$$X_i(s) \rightarrow \boxed{\frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}} \rightarrow X_o(s)$$

- $0 < \zeta < 1$, 欠阻尼;
- $\zeta = 1$, 临界阻尼;
- $\zeta > 1$, 过阻尼;
- $\zeta = 0$, 零阻尼;
- $\zeta < 0$, 负阻尼;

$$X_o(s) = X_i(s) \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

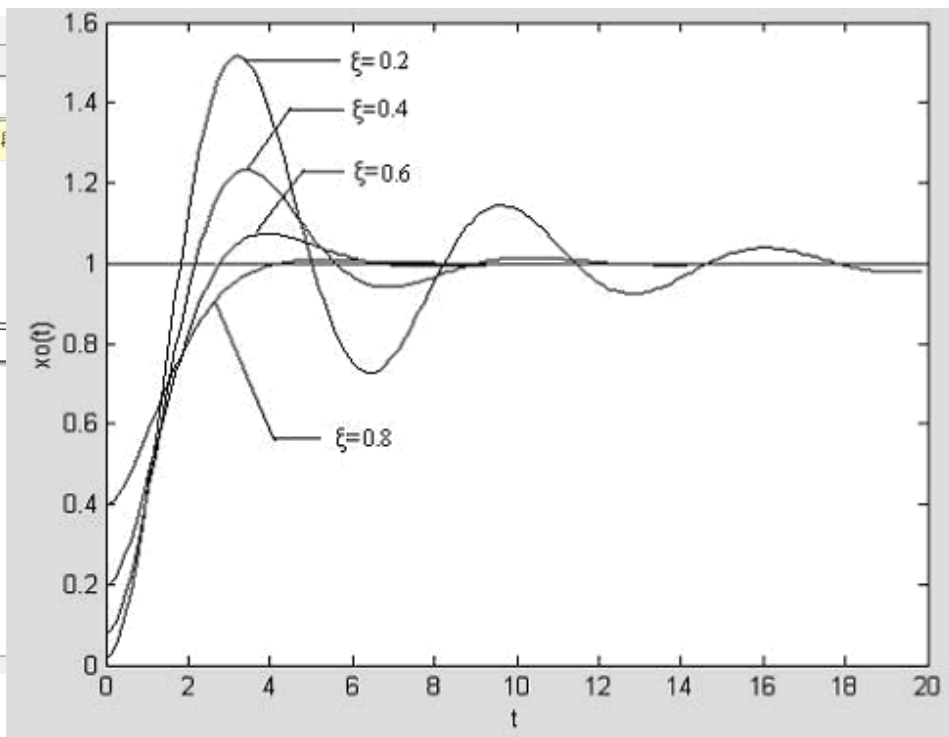
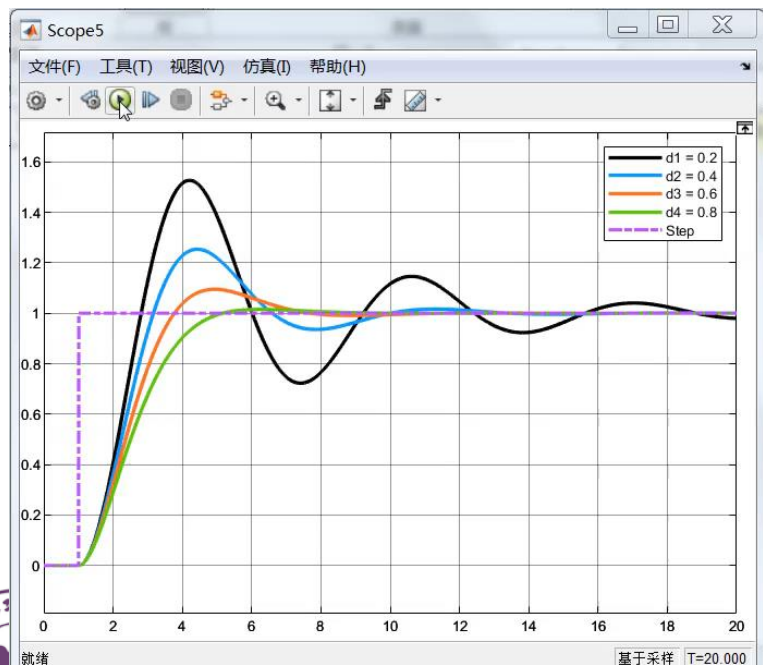
$$\left(\frac{\omega_n^2}{(s + \omega_n \zeta)^2 + (\omega_n \sqrt{1 - \zeta^2})^2} \right)$$

两个具有负实部的共轭复根，时间响应振荡衰减，也称为二阶振荡环节。
根的实部是衰减系数，虚部是振荡周期。



欠阻尼二阶系统

当 $0 < \zeta < 1$ 时，系统响应是以 $\omega_d = \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2}$ 为角频率的衰减振荡，且随 ζ 的减小，其振荡幅值加大。



临界阻尼二阶系统

$$X_i(s) \rightarrow \boxed{\frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}} \rightarrow X_o(s)$$

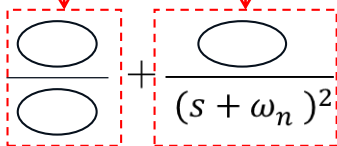
— $0 < \zeta < 1$, 欠阻尼; $X_o(s) = X_i(s) \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$

— **$\zeta = 1$, 临界阻尼;**

— $\zeta > 1$, 过阻尼;

— $\zeta = 0$, 零阻尼;

— $\zeta < 0$, 负阻尼;

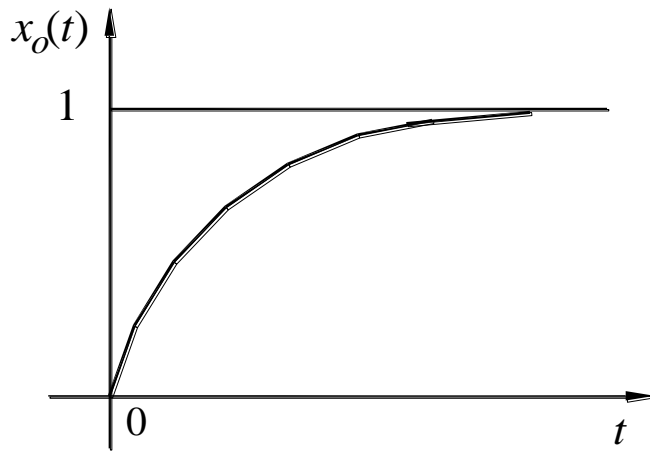


两个具有相同的负实根，时间响应无振荡衰减。



临界阻尼二阶系统

临界阻尼时系统响应无差无振荡，能量在两个储能元件之间一次交换完毕。



过阻尼二阶系统

$$X_i(s) \rightarrow \boxed{\frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}} \rightarrow X_o(s)$$

$0 < \zeta < 1$, 欠阻尼;
 $\zeta = 1$, 临界阻尼;
 $\zeta > 1$, 过阻尼;
 $\zeta = 0$, 零阻尼;
 $\zeta < 0$, 负阻尼;

$$X_o(s) = X_i(s) \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

Partial fraction expansion for $\zeta > 1$ (overdamped):

$$\frac{\omega_n^2}{[s + \omega_n(\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1})][s + \omega_n(\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1})]} = \frac{A}{s + \omega_n(\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1})} + \frac{B}{s + \omega_n(\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1})}$$

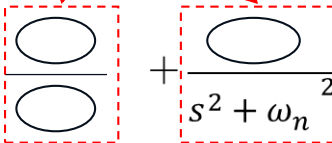
两个具有负实根，就是两个一阶环节，时间响应无振荡衰减。



零阻尼二阶系统

$$X_i(s) \rightarrow \boxed{\frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}} \rightarrow X_o(s)$$

- $0 < \zeta < 1$, 欠阻尼;
- $\zeta = 1$, 临界阻尼;
- $\zeta > 1$, 过阻尼;
- $\zeta = 0$, 零阻尼;**
- $\zeta < 0$, 负阻尼;

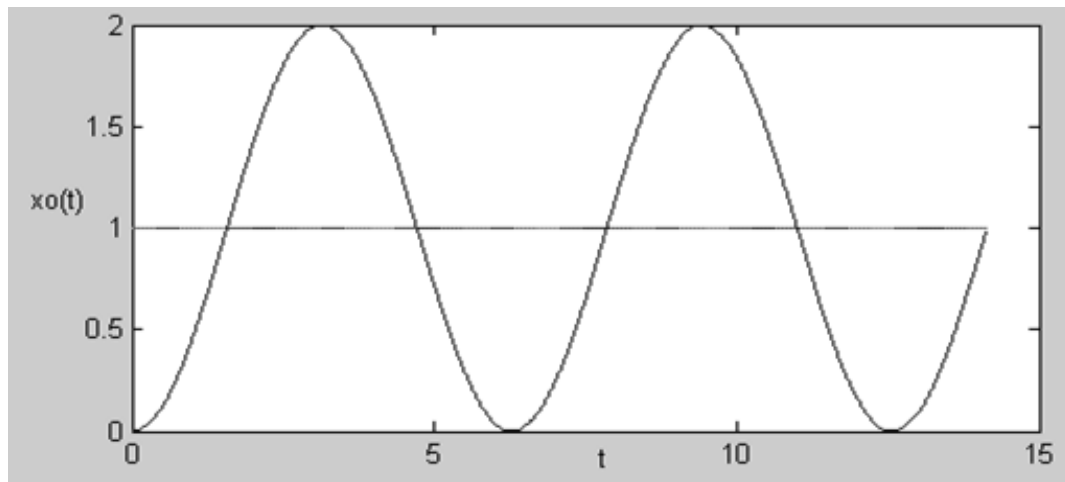
$$X_o(s) = \underbrace{X_i(s)}_{\text{实部为零的共轭复根}} \frac{\omega_n^2}{\underbrace{s^2 + \omega_n^2}_{\text{虚部为零的共轭复根}}}$$


两个实部为零的共轭复根，时间响应持续振荡。



零阻尼二阶系统

系统为无阻尼等幅振荡



系统响应为无衰减的周期振荡，振荡频率为 ω_n



负阻尼二阶系统

$$X_i(s) \rightarrow \boxed{\frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}} \rightarrow X_o(s)$$

- $0 < \zeta < 1$, 欠阻尼;
- $\zeta = 1$, 临界阻尼;
- $\zeta > 1$, 过阻尼;
- $\zeta = 0$, 零阻尼;
- $\zeta < 0$, 负阻尼;

$$(-1 < \zeta < 0)$$

$$X_o(s) = X_i(s) \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

$$\frac{\text{○}}{\text{○}} + \frac{\text{○}}{(s + \omega_n \zeta)^2 + (\omega_n \sqrt{1 - \zeta^2})^2}$$

两个具有正实部的共轭复根，时间响应振荡发散。



负阻尼二阶系统

$$X_i(s) \rightarrow \boxed{\frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}} \rightarrow X_o(s)$$

- $0 < \zeta < 1$, 欠阻尼;
- $\zeta = 1$, 临界阻尼;
- $\zeta > 1$, 过阻尼;
- $\zeta = 0$, 零阻尼;
- $\zeta < 0$, 负阻尼;

$$X_o(s) = X_i(s) \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} \quad (\zeta < -1)$$

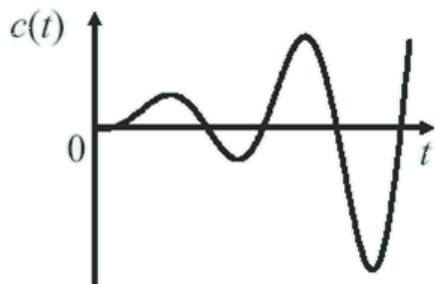
$$\begin{aligned} & \left(\text{Two empty ovals} \right) + \frac{\left(\text{Empty oval} \right)}{[s + \omega_n (\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1})][s + \omega_n (\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1})]} \\ & \left(\text{Two empty ovals} \right) + \frac{\left(\text{Empty oval} \right)}{s + \omega_n (\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1})} + \frac{\left(\text{Empty oval} \right)}{s + \omega_n (\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1})} \end{aligned}$$

两个正实根，时间响应发散。



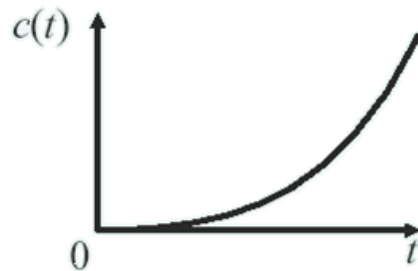
负阻尼二阶系统

负阻尼 $\zeta < 0$



$$-1 < \xi < 0$$

负阻尼的二阶系统的发散振荡响应



$$\xi < -1$$

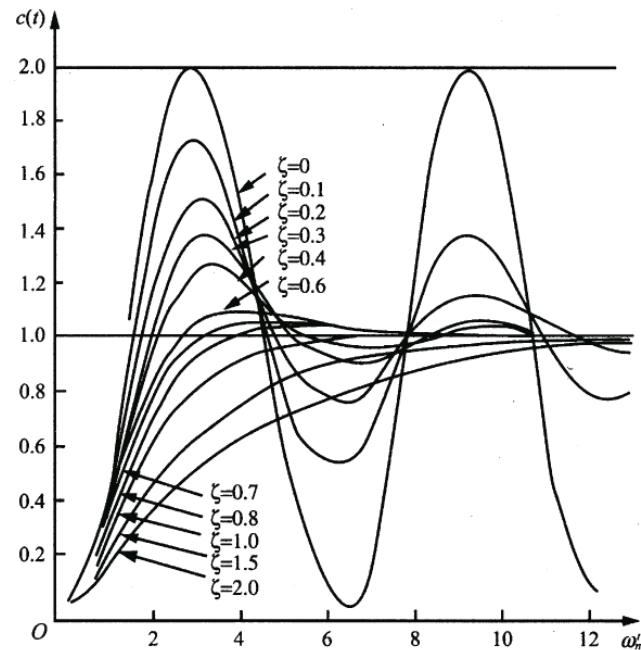
负阻尼二阶系统的单调发散响应



二阶系统的单位阶跃响应

二阶系统的阻尼比 ζ 决定了其振荡特性：

- $\zeta < 0$ 阶跃响应发散，系统不稳定；
- $\zeta = 0$ 等幅振荡；
- $0 < \zeta < 1$ 振荡， ζ 愈小，振荡愈严重，但响应愈快；
- $\zeta \geq 1$ 无振荡、无超调，过渡过程长；



二阶系统的单位阶跃响应

1、系统欠阻尼 $0 < \zeta < 1$ 时: $s_{1,2} = -\zeta\omega_n \pm j\omega_n\sqrt{1-\zeta^2}$

$$\begin{aligned}\text{输出 } X_o(s) &= \frac{1}{s} \cdot \frac{\omega_n^2}{(s+\zeta\omega_n+j\omega_d)(s+\zeta\omega_n-j\omega_d)} \\ &= \frac{1}{s} - \frac{(s+\zeta\omega_n)}{(s+\zeta\omega_n)^2+\omega_d^2} - \frac{\zeta\omega_n}{(s+\zeta\omega_n)^2+\omega_d^2}\end{aligned}$$

$$x_o(t) = 1 - e^{-\zeta\omega_n t} \cos \omega_d t - \frac{\zeta}{\sqrt{1-\zeta^2}} e^{-\zeta\omega_n t} \sin \omega_d t$$

$$\text{即 } x_o(t) = 1 - \frac{e^{-\zeta\omega_n t}}{\sqrt{1-\zeta^2}} (\sqrt{1-\zeta^2} \cos \omega_d t + \zeta \sin \omega_d t)$$

$$\text{或 } x_o(t) = 1 - \frac{e^{-\zeta\omega_n t}}{\sqrt{1-\zeta^2}} \sin(\omega_d t + \arctg \frac{\sqrt{1-\zeta^2}}{\zeta})$$



二阶系统的单位阶跃响应

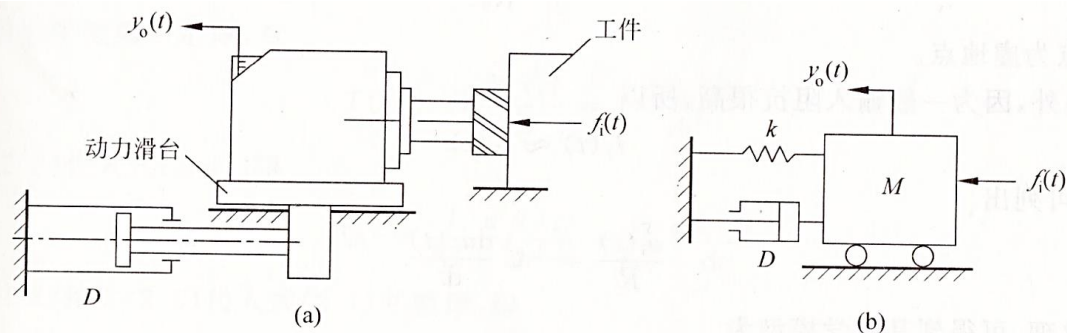


图 2-2 组合机床动力滑台及其力学模型

$t=0$ 时开始切削，切削力为 10N , $M=1\text{kg}$, $D=0.8\text{Ns/m}$, $k=2\text{N/m}$, 利用拉式变换和反变换求解 y_0 的时间变化曲线

传递函数的推导:
$$Y_o(s) = F_i(s) \cdot \frac{1}{Ms^2 + Ds + k} = \frac{10}{s} \cdot \frac{2 \times 1/2}{s^2 + 0.8s + 2}$$

无阻尼自然振荡频率: $\omega_n = \sqrt{2}$ 阻尼比: $\zeta = \frac{\sqrt{2}}{5}$

共轭复根: $-\omega_n \zeta \pm j\omega_n \sqrt{1-\zeta^2}$
$$y_o(t) = 5 - 5.21e^{-0.4t} \sin(\sqrt{1.84}t + \varphi)$$

对比标准型:

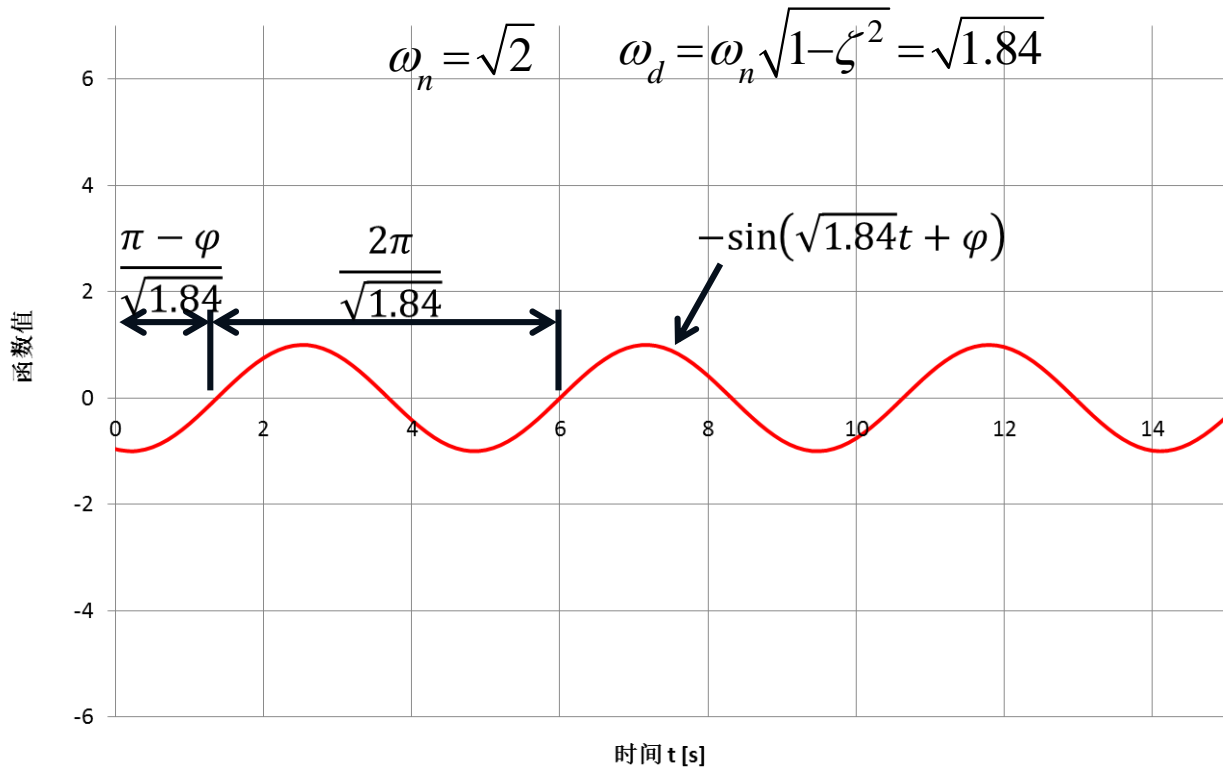
$$\frac{\text{○}}{\text{○}} + \frac{\text{○}}{(s + \omega_n \zeta)^2 + (\omega_n \sqrt{1-\zeta^2})^2}$$



二阶系统的单位阶跃响应

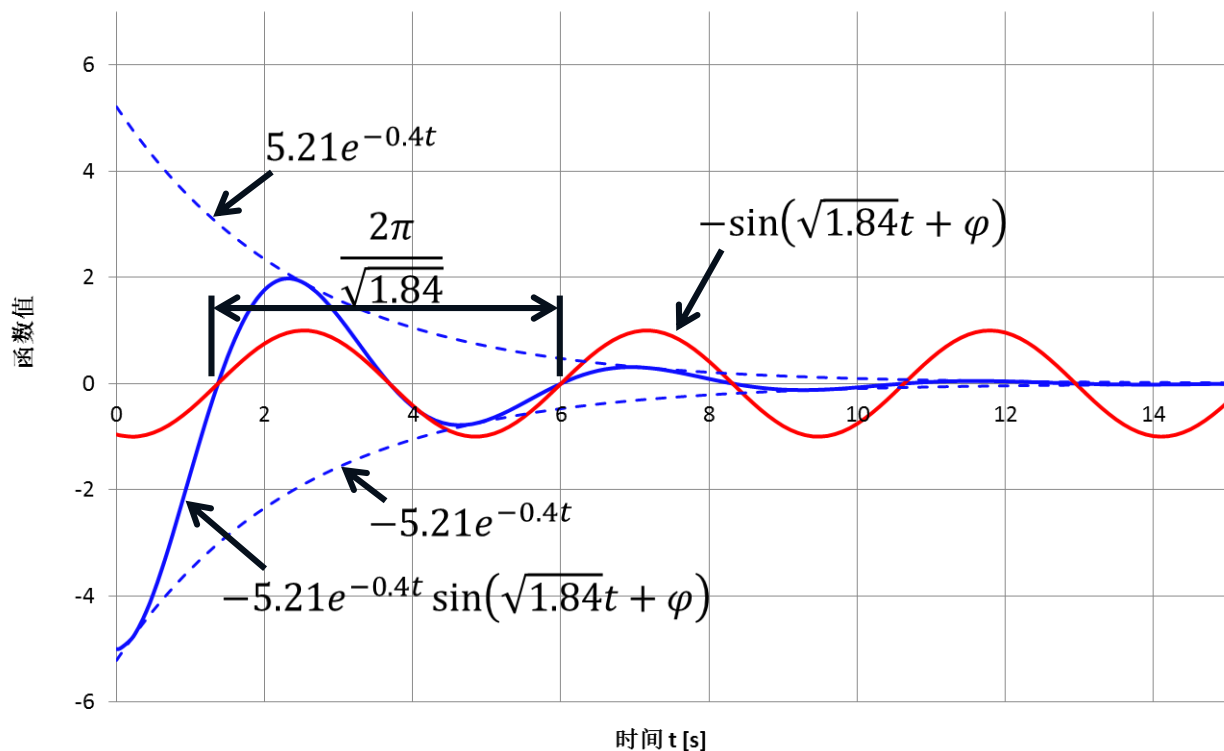
瞬态响应时间函数:

$$y_o(t) = 5 - 5.21e^{-0.4t} \sin(\sqrt{1.84}t + \varphi)$$



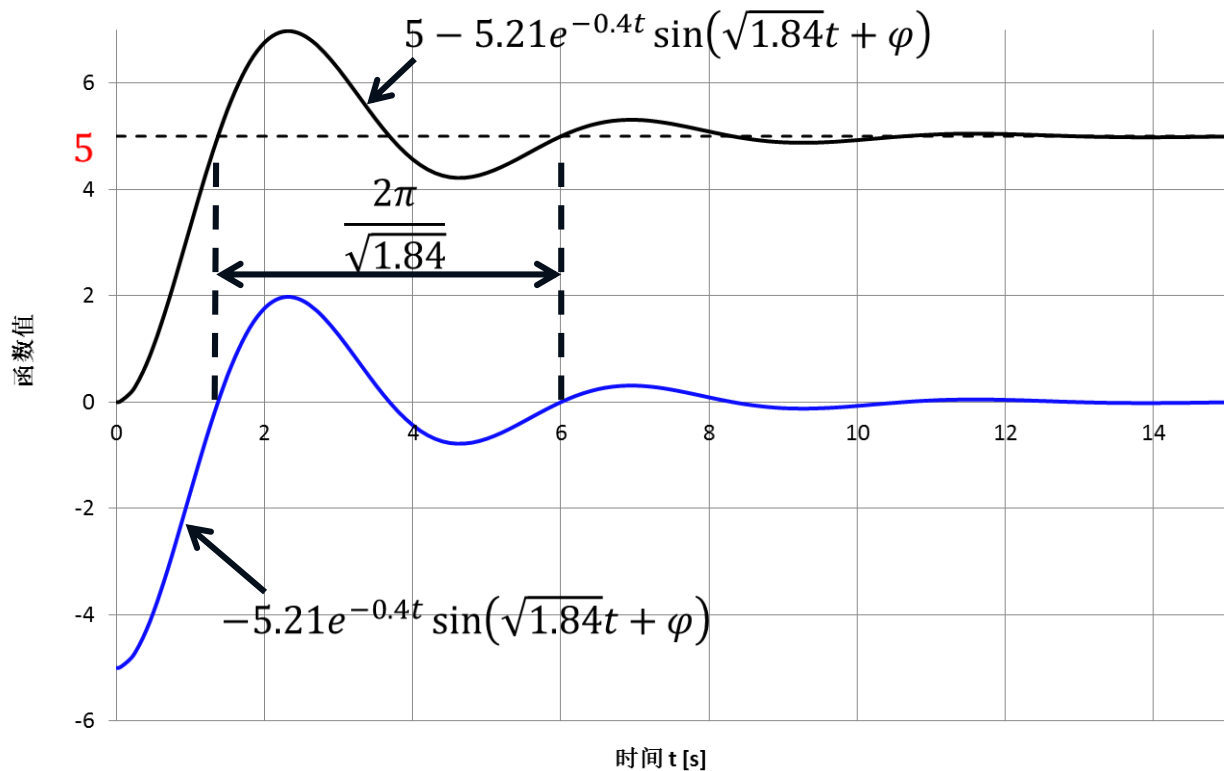
二阶系统的单位阶跃响应

瞬态响应时间函数: $y_o(t) = 5 - 5.21e^{-0.4t} \sin(\sqrt{1.84}t + \varphi)$



二阶系统的单位阶跃响应

瞬态响应时间函数: $y_o(t) = 5 - 5.21e^{-0.4t} \sin(\sqrt{1.84}t + \varphi)$



二阶系统的单位阶跃响应

2、系统临界阻尼 $\zeta=1$ 时: $s_{1,2} = -\omega_n$

输出:
$$X_o(s) = \frac{1}{s} \cdot \frac{\omega_n^2}{(s+\omega_n)^2} = \frac{1}{s} - \frac{\omega_n}{(s+\omega_n)^2} - \frac{1}{s+\omega_n}$$

$$\begin{aligned} x_o(t) &= 1 - \omega_n t e^{-\omega_n t} - e^{-\omega_n t} \\ &= \underline{1 - e^{-\omega_n t} (1 + \omega_n t)} \end{aligned}$$



二阶系统的单位阶跃响应

3、系统过阻尼 $\zeta > 1$ 时: $s_{1,2} = -\zeta\omega_n \pm \omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1}$

$$\begin{aligned}\text{输出: } X_o(s) &= \frac{1}{s} \cdot \frac{\omega_n^2}{(s + \zeta\omega_n - \omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1})(s + \zeta\omega_n + \omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1})} \\ &= \frac{1}{s} - \frac{1}{s + \zeta\omega_n - \omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1}} - \frac{1}{s + \zeta\omega_n + \omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1}} \\ &= \frac{1}{s} - \frac{2(-\zeta^2 + \zeta\sqrt{\zeta^2 - 1} + 1)}{s + \zeta\omega_n - \omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1}} - \frac{2(-\zeta^2 - \zeta\sqrt{\zeta^2 - 1} + 1)}{s + \zeta\omega_n + \omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1}}\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}x_o(t) &= 1 - \frac{1}{2(-\zeta^2 + \zeta\sqrt{\zeta^2 - 1} + 1)} e^{-(\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1})\omega_n t} \\ &\quad - \frac{1}{2(-\zeta^2 - \zeta\sqrt{\zeta^2 - 1} + 1)} e^{-(\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1})\omega_n t}\end{aligned}$$



二阶系统的单位阶跃响应

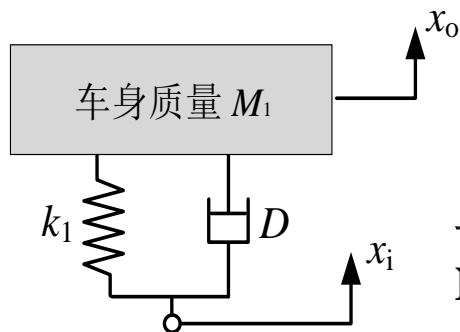
4、系统零阻尼 $\zeta=0$ 时: $s_{1,2} = \pm j\omega_n$

输出:
$$X_o(s) = \frac{1}{s} \cdot \frac{\omega_n^2}{s^2 + \omega_n^2} = \frac{1}{s} - \frac{s}{s^2 + \omega_n^2}$$

$$x_o(t) = 1 - \cos \omega_n t$$



二阶系统的单位阶跃响应



$$\frac{X_o}{X_i} = \frac{Ds + k_1}{M_1 s^2 + Ds + k_1}$$

一辆SUV车2吨，避震阻尼约为40000 Ns/m，弹簧刚度约为400000 N/m。汽车在经过一个高0.1m的台阶时，车身会怎么振动？

第一步：将时间函数转换为象函数（拉氏变换）；

$$X_o = \frac{0.1}{s} \cdot \frac{20s + 200}{s^2 + 20s + 200}$$
$$X_o = \frac{0.1}{s} - \frac{0.1s}{(s + 10)^2 + 100}$$

第二步：象函数的代数方程整理；

$$X_o = \frac{0.1}{s} - 0.1 \cdot \frac{s + 10}{(s + 10)^2 + 100} + 0.1 \cdot \frac{10}{(s + 10)^2 + 100}$$

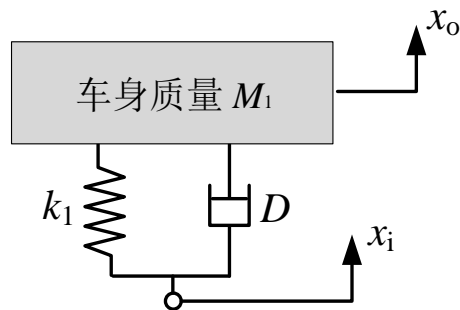
第三步：将象函数转换为时间函数（拉氏反变换）；

$$x_o = 0.1 - 0.1e^{-10t} \cos(10t) + 0.1e^{-10t} \sin(10t)$$

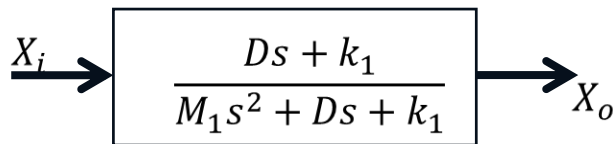
$$x_o = 0.1 + 0.1\sqrt{2}e^{-10t} \sin(10t - \pi/4)$$



二阶系统的单位阶跃响应



$$\frac{X_o}{X_i} = \frac{Ds + k_1}{M_1 s^2 + Ds + k_1}$$



一辆SUV车2吨，避震阻尼约为**60000** Ns/m，弹簧刚度约为400000 N/m。汽车在经过一个高0.1m的台阶时，车身会怎么振动？

第一步：将时间函数转换为象函数（拉氏变换）；
$$X_o = \frac{0.1}{s} \cdot \frac{30s + 200}{s^2 + 30s + 200}$$

第二步：象函数的代数方程整理；
$$X_o = \frac{0.1}{s} + \frac{0.1}{s + 10} - \frac{0.2}{s + 20}$$

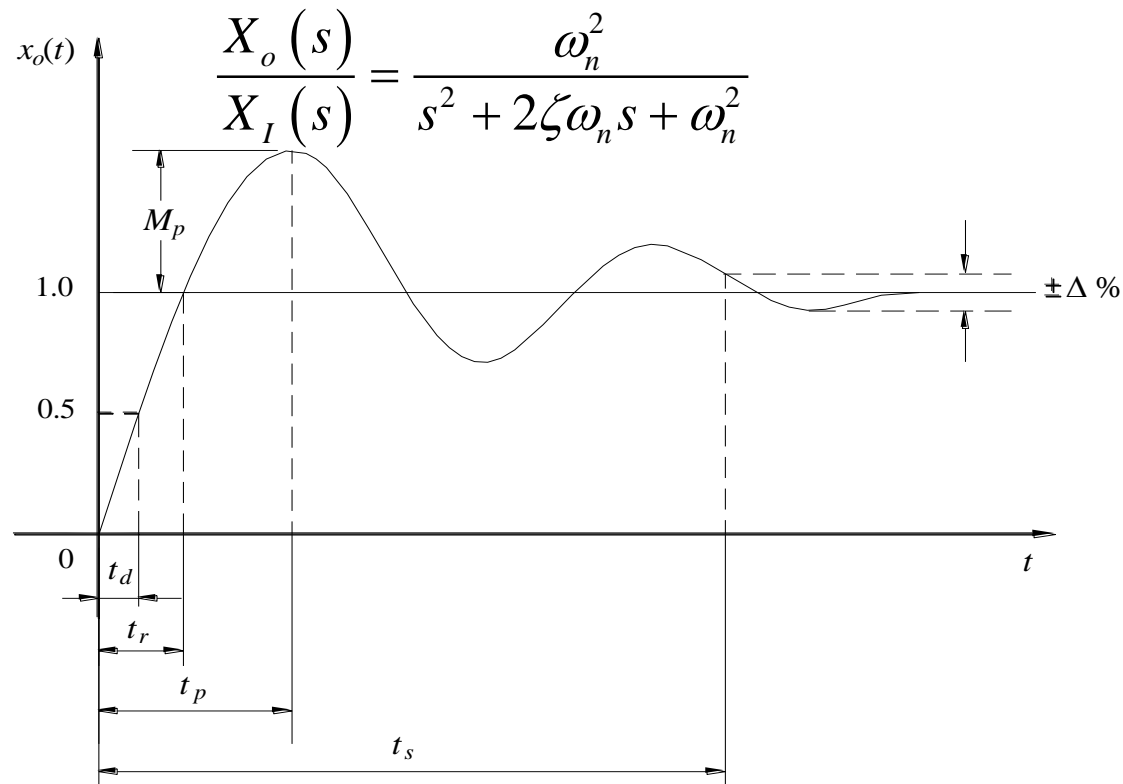
第三步：将象函数转换为时间函数（拉氏反变换）；

$$x_o = 0.1 + 0.1e^{-10t} - 0.2e^{-20t}$$



3.4 时域分析性能指标

二阶系统的性能指标



时域瞬态响应性能指标

时域瞬态性能指标:

(1) 上升时间 $t_r = \frac{1}{\omega_d}(\pi - \theta)$

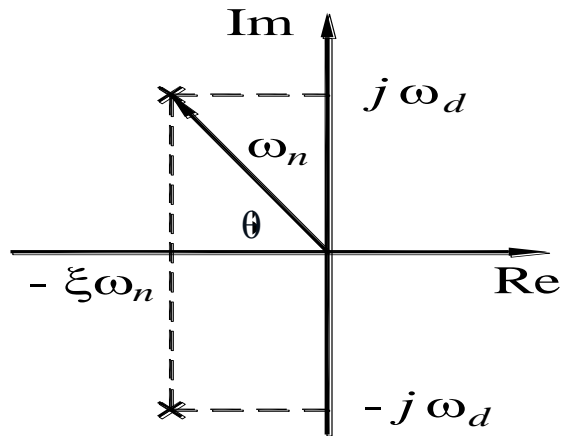
(2) 峰值时间 $t_p = \frac{\pi}{\omega_d} = \frac{\pi}{\sqrt{1-\zeta^2} \omega_n}$

(3) 最大超调量 $M_p = e^{-\frac{\zeta\pi}{\sqrt{1-\zeta^2}}}$

(4) 调整时间 $t_s \approx \frac{3}{\zeta\omega_n} (\Delta = \pm 5\%)$

或 $t_s \approx \frac{4}{\zeta\omega_n} (\Delta = \pm 2\%)$

$$\frac{X_o(s)}{X_I(s)} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$



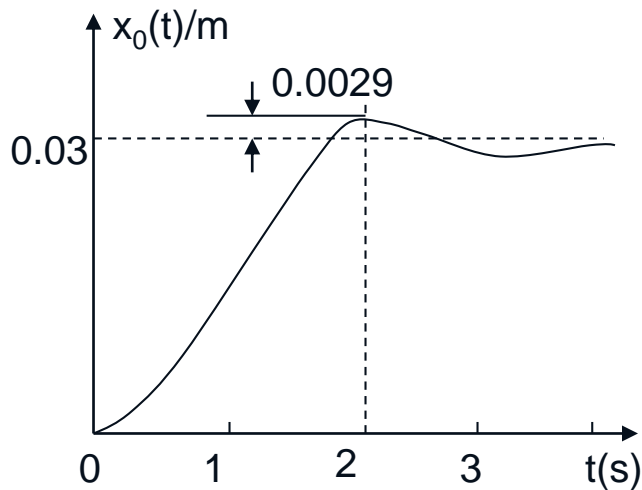
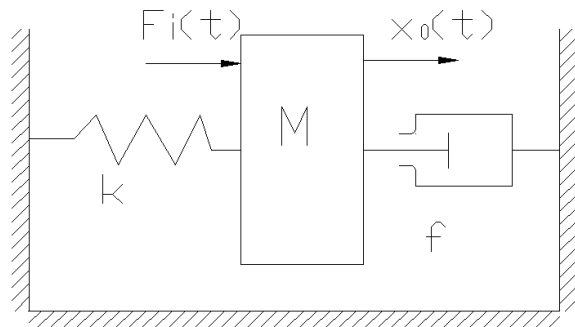
$$\arccos \zeta = \theta$$



二阶系统的性能指标计算

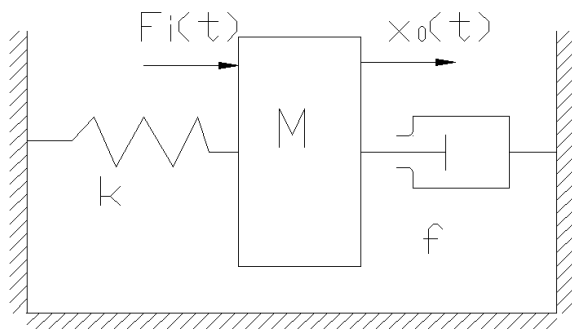
系统的辨识:

例：如图所示系统，施加8.9N阶跃力后，记录其时间响应，试求该系统的质量 M 、弹性系数 k 和粘性阻尼系数 f 的值。



二阶系统的性能指标计算

解：根据牛顿第二定律



拉氏变换

$$F_i(t) - kx_0(t) - f \frac{dx_0(t)}{dt} = M \frac{d^2x_0(t)}{dt^2}$$

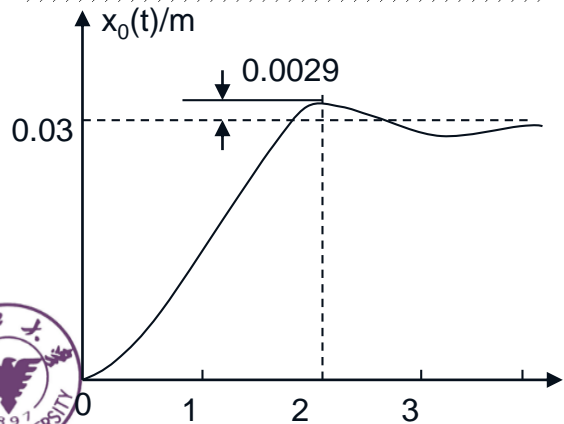
$$(Ms^2 + fs + k)X_0(s) = F_i(s)$$

$$\frac{X_0(s)}{F_i(s)} = \frac{1}{Ms^2 + fs + k} = \frac{\frac{1}{k}\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

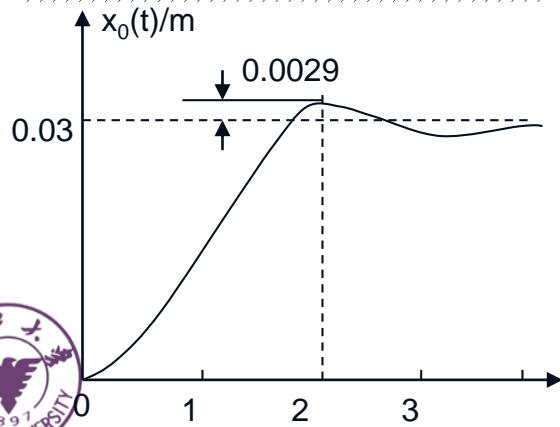
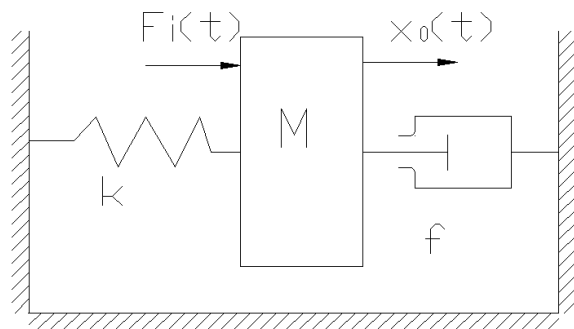
$$X_0(s) = \frac{1}{Ms^2 + fs + k} \cdot F_i(s) = \frac{1}{Ms^2 + fs + k} \cdot \frac{8.9}{s}$$

终值定理

$$\lim_{t \rightarrow \infty} x_0(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sX_0(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{1}{Ms^2 + fs + k} \cdot \frac{8.9}{s} = \frac{8.9}{k} = 0.03(m)$$



二阶系统的性能指标计算



$$k = 297(N / m)$$

$$M_p = e^{-\frac{\zeta\pi}{\sqrt{1-\zeta^2}}} = \frac{0.0029}{0.03}$$

$$\text{解得 } \zeta = 0.6$$

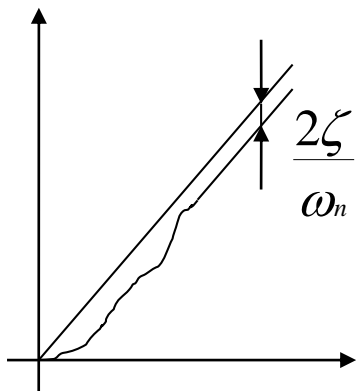
$$\omega_n = \frac{\pi}{t_p \sqrt{1-\zeta^2}} = \frac{\pi}{2\sqrt{1-0.6^2}} = 1.96(\text{rad} / \text{s})$$

$$M = \frac{k}{\omega_n^2} = \frac{297}{1.96^2} = 77.3(\text{kg})$$

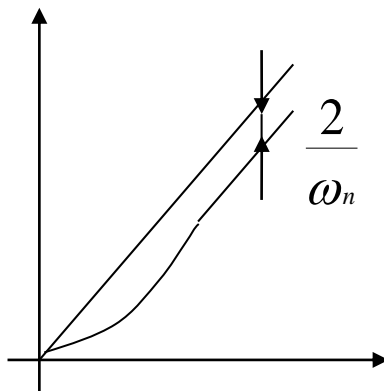
$$f = 2\zeta\omega_n M = 181.8(\text{N} \cdot \text{m} / \text{s})$$



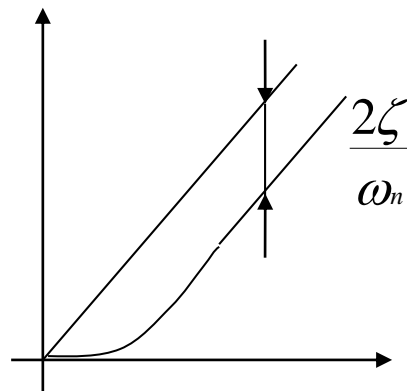
二阶系统的单位斜坡响应



欠阻尼二阶系统单位斜坡响应曲线



临界阻尼二阶系统单位斜坡响应曲线



过阻尼二阶系统单位斜坡响应曲线

3.5 高阶系统的瞬态响应

对于一般二阶以上的单输入单输出的线性定常系统，其传递函数可表示为

$$\begin{aligned}\frac{X_o(s)}{X_i(s)} &= \frac{k(s^m + b_1s^{m-1} + \dots + b_{m-1}s + b_m)}{s^n + a_1s^{n-1} + \dots + a_{n-1}s + a_n} \\ &= \frac{k(s^m + b_1s^{m-1} + \dots + b_{m-1}s + b_m)}{\prod_{j=1}^q (s + p_j) \prod_{k=1}^r (s^2 + 2\xi_k \omega_k s + \omega_k^2)}\end{aligned}$$

设输入为单位阶跃，则

$$X_o(s) = \frac{X_o(s)}{X_i(s)} \cdot X_i(s)$$



高阶系统的瞬态响应

$$= \frac{k(s^m + b_1 s^{m-1} + \dots + b_{m-1} s + b_m)}{s \prod_{j=1}^q (s + p_j) \prod_{k=1}^r (s^2 + 2\zeta_k \omega_k s + \omega_k^2)}$$

如果其极点互不相同，则可展开成

$$X_o(s) = \frac{a}{s} + \sum_{j=1}^q \frac{\alpha_j}{s + p_j} + \sum_{k=1}^r \frac{\beta_k(s + \zeta_k \omega_k) + \gamma_k(\omega_k \sqrt{1 - \zeta_k^2})}{(s + \zeta_k \omega_k)^2 + (\omega_k \sqrt{1 - \zeta_k^2})^2}$$

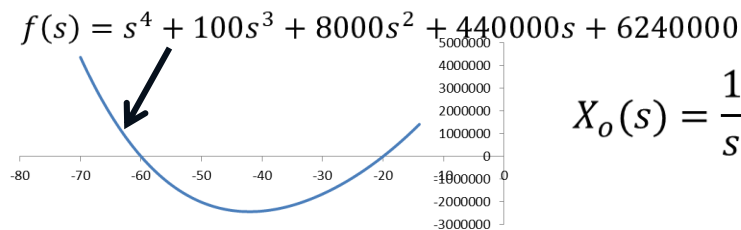
经拉氏反变换

$$\begin{aligned} x_o(t) = & a + \sum_{j=1}^q \alpha_j e^{-p_j t} + \sum_{k=1}^r \beta_k e^{-\zeta_k \omega_k t} \cos(\omega_k \sqrt{1 - \zeta_k^2} t) \\ & + \sum_{k=1}^r \beta_k e^{-\zeta_k \omega_k t} \sin(\omega_k \sqrt{1 - \zeta_k^2} t) \end{aligned}$$



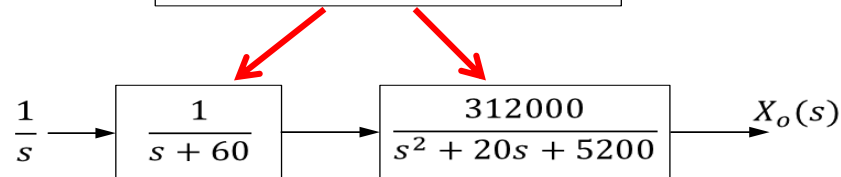
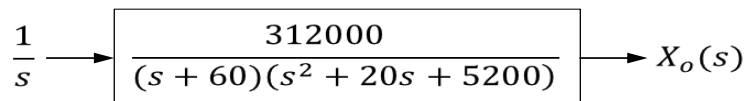
例子：高阶系统的近似瞬态响应

$$\frac{X_o(s)}{X_i(s)} = \frac{312000s + 6250000}{s^4 + 100s^3 + 8000s^2 + 440000s + 6240000}$$

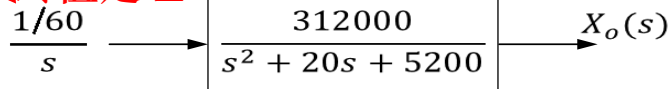


$$X_o(s) = \frac{1}{s} \cdot \frac{312000(s + 20.03)}{(s + 20)(s + 60)(s^2 + 20s + 5200)}$$

$T = 60 \quad \omega_n = \sqrt{5200}, \quad \zeta = \frac{10}{\sqrt{5200}}$



终值定理



高阶系统的瞬态响应说明

- 1、一般的高阶系统的瞬态响应是由一些**一阶惯性环节**和**二阶振荡环节**的响应函数迭加组成的。
- 2、如果所有极点具有负实数（二阶极点复数部分实数部分为负），响应公式中除 a 外，其余项 $e^{-p_1 t}$, $e^{-\zeta_k \omega_k t}$ 都随 t 的增大而趋于0，说明系统是稳定的。
- 3、如果系统有两个极点 P_1 、 P_2 且 $|P_1| > |P_2|$ ，则 $e^{-p_1 t}$ 比 $e^{-p_2 t}$ 衰减的慢，对系统影响大，起**主导作用**，即**在复平面上越靠近虚轴的节点，对系统的影响越大**。
- 4、传递函数中如具有负实部的零极点在数值上相近，则可将这实极点消去，称为**偶极子**相消，可使高阶系统降次。





第三章作业

❖ 课后习题

1、3、11、13、14、17、19、
28、30

