工程控制原理

- 3. 瞬态响应及误差分析
 - 3.4 瞬态响应的性能指标

主讲:李敏

3. 瞬态响应及误差分析

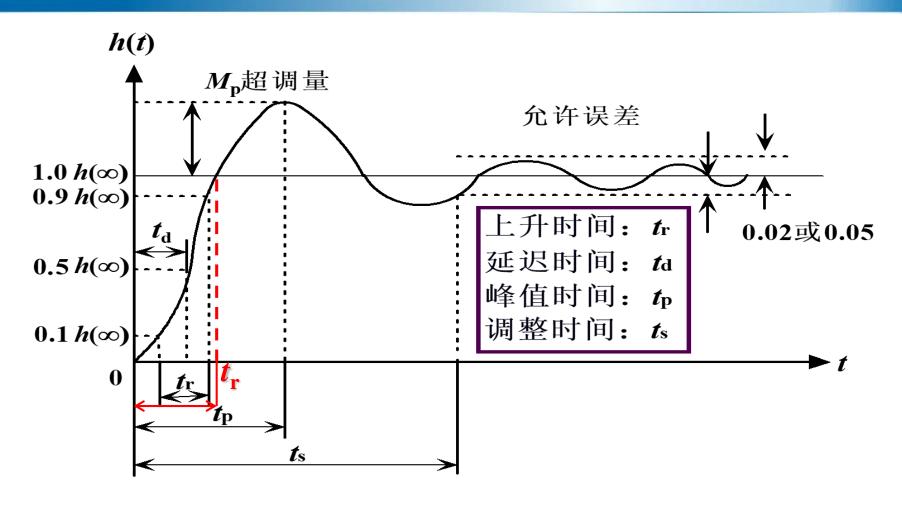
3.4 瞬态响应的性能指标

控制系统的性能指标是评价系统动态品质的定量指标,通常用几个特征量来表示。二阶系统是最普遍的控制系统, 其瞬态响应过程往往以衰减振荡的形式出现。

本节有关性能指标的定义及计算公式,是在欠阻尼二阶系统单位阶跃响应情况下导出的。

有关性能指标的定义

① 上升时间t_r:响应曲线从零时刻出发首次到达稳态值所需时间。对无超调系统,上升时间一般定义为响应曲线从稳态值的10%上升到90%所需的时间。



表示性能指标 $t_{\rm d}, t_{\rm r}, t_{\rm p}, M_{\rm p}$ 和 $t_{\rm s}$ 的单位阶跃响应曲线

- ② 延迟时间 $t_{\mathbf{d}}$: 单位阶跃响应 $x_{\mathbf{o}}(t)$ 达到其稳态值的50%所需的时间。
- ③ 峰值时间t_p:响应曲线从零上升到第一个峰值所需时间。
- ④ 最大超调量 M_p :响应曲线的最大峰值与稳态值之差。通常用百分数表示:

$$\sigma\% = \frac{x_{o}(t_{p}) - x_{o}(\infty)}{x_{o}(\infty)} \times 100\%$$

对于衰减振荡曲线,其最大超调量发生在第一个峰值处。

⑤ 调整时间t_s:响应曲线到达并保持在允许误差范围(稳态值的±2%或±5%)内所需的时间。

 t_r 、 t_d 、 t_p 、 t_s 用来评定系统的快速性(灵敏性); M_n 用来评定系统的相对平稳性。

(1) 上升时间 t_r

欠阻尼二阶系统单位阶跃响应为

$$x_{o}(t) = 1 - \frac{1}{\sqrt{1 - \zeta^{2}}} e^{-\zeta \omega_{n} t} \sin(\omega_{d} t + \beta) \qquad (t \ge 0)$$

根据定义,当 $t=t_r$ 时 $x_o(t_r)=1$,得

$$1 - \frac{1}{\sqrt{1 - \zeta^2}} e^{-\zeta \omega_n t_r} \sin(\omega_d t_r + \beta) = 1$$

因为
$$e^{-\zeta\omega_n t_r} \neq 0$$

所以
$$\sin\left(\omega_{\rm d}t_{\rm r} + \arctan\frac{\sqrt{1-\zeta^2}}{\zeta}\right) = 0$$

由于上升时间是输出响应首次达到稳态值的时间,故

$$\omega_{\rm d}t_{\rm r} + \arctan\frac{\sqrt{1-\zeta^2}}{\zeta} = \pi$$

$$t_{\rm r} = \frac{1}{\omega_{\rm d}} \left(\pi - \arctan \frac{\sqrt{1 - \zeta^2}}{\zeta} \right) = \frac{1}{\omega_{\rm n} \sqrt{1 - \zeta^2}} \left(\pi - \arccos \zeta \right)$$

由此可知: 当 ζ 一定时,增大 ω_n , t_r 就减小; 当 ω_n 一定时,增大 ζ , t_r 就增大。

(2) 峰值时间 t_p

欠阻尼二阶系统单位阶跃响应为

$$x_{o}(t) = 1 - \frac{1}{\sqrt{1 - \zeta^{2}}} e^{-\zeta \omega_{n} t} \sin(\omega_{d} t + \beta) \qquad (t \ge 0)$$

根据 t_p 的定义,将 $x_o(t)$ 对时间求导并令其为零

$$\left. \frac{\mathrm{d}x_{\mathrm{o}}(t)}{\mathrm{d}t} \right|_{t=t_{\mathrm{p}}} = 0$$

整理后,得

$$\zeta \sin(\omega_{\rm d}t_{\rm p} + \beta) - \sqrt{1 - \zeta^2} \cos(\omega_{\rm d}t_{\rm p} + \beta) = 0$$

即

$$\tan(\omega_{\rm d}t_{\rm p} + \beta) = \frac{\sqrt{1 - \zeta^2}}{\zeta} = \tan\beta$$

由于峰值时间对应于振荡第一个周期内的极大值,所以

$$\omega_{\rm d} t_{\rm p} = \pi$$

即

$$t_{\rm p} = \frac{\pi}{\omega_{\rm d}} = \frac{\pi}{\omega_{\rm n} \sqrt{1 - \zeta^2}}$$

结论:峰值时间等于阻尼振荡周期 $2\pi/\omega_{\rm d}$ 的一半。当 ζ 一定时,增大 $\omega_{\rm n}$, $t_{\rm p}$ 就减小;当 $\omega_{\rm n}$ 一定时,增大 ζ , $t_{\rm p}$ 就增大。(与 $t_{\rm r}$ 有相同的变化规律)

(3) 最大超调量 M_p

$$x_{o}(t) = 1 - \frac{1}{\sqrt{1 - \zeta^{2}}} e^{-\zeta \omega_{n} t} \sin(\omega_{d} t + \beta) \qquad (t \ge 0)$$

根据 $M_{\rm p}$ 的定义,将 $t=t_{\rm p}=\pi/\omega_{\rm d}$ 代入上式,得

$$M_{p} = \frac{x_{o}(t_{p}) - x_{o}(\infty)}{x_{o}(\infty)} = x_{o}(t_{p}) - 1$$

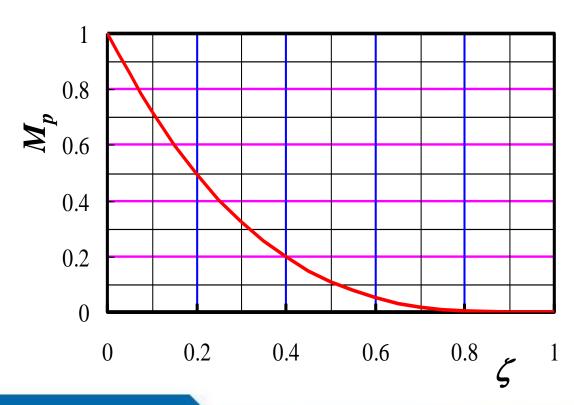
$$= -\frac{1}{\sqrt{1 - \zeta^{2}}} e^{-\zeta \omega_{n} \pi / \omega_{d}} \sin(\omega_{d} \pi / \omega_{d} + \beta)$$

$$= \frac{1}{\sqrt{1 - \zeta^{2}}} e^{-\zeta \pi / \sqrt{1 - \zeta^{2}}} \sin \beta$$

$$M_{\rm p} = e^{-\zeta \pi / \sqrt{1 - \zeta^2}}$$
 $\left(\sin \beta = \sqrt{1 - \zeta^2}\right)$

最大超调量 M_p 只与阻尼比 ζ 有关,与 ω_n 无关。

当系统阻尼比 ၄确定后,可求出 最大超调量M_p;如 果给出了系统的M_p 要求值,就可确定 响应的阻尼比。

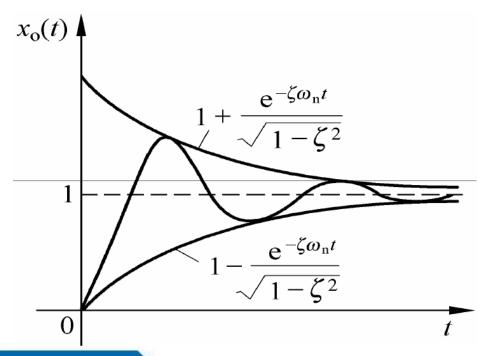


(4) 调整时间 t_s

由欠阻尼二阶系统单位阶跃响应

$$x_{o}(t) = 1 - \frac{1}{\sqrt{1 - \zeta^{2}}} e^{-\zeta \omega_{n} t} \sin(\omega_{d} t + \beta) \qquad (t \ge 0)$$

可知,响应曲线的幅值总包含在一对包络线之内。 包络线的衰减时间常数为1/*ζω*_n。



由调整时间的定义,当 $t \ge t_s$ 时

$$\left| x_{o}(t) - x_{o}(\infty) \right| \le \Delta \cdot x_{o}(\infty)$$

允许误差 $\Delta = 0.02 \sim 0.05$

① 以进入±5%的误差范围考虑

解

$$\frac{e^{-\zeta\omega_{\rm n}t}}{\sqrt{1-\zeta^2}} = 0.05 \qquad \qquad \text{ if } \qquad t_{\rm s} = \frac{-\ln 0.05 - \ln \sqrt{1-\zeta^2}}{\zeta\omega_{\rm n}}$$

当阻尼比 ζ较小时,有

$$t_{\rm s} \approx \frac{-\ln 0.05}{\zeta \omega_{\rm n}} \approx \frac{3}{\zeta \omega_{\rm n}}$$

② 以进入±2%的误差范围考虑

$$\frac{e^{-\zeta\omega_{n}t}}{\sqrt{1-\zeta^{2}}} = 0.02 \qquad \qquad \xi_{s} = \frac{-\ln 0.02 - \ln \sqrt{1-\zeta^{2}}}{\zeta\omega_{n}}$$

当阻尼比 ζ较小时,有

$$t_{\rm s} \approx \frac{-\ln 0.02}{\zeta \omega_{\rm n}} \approx \frac{4}{\zeta \omega_{\rm n}}$$

由当阻尼比 ζ 一定时,无阻尼自振角频率 ω_n 越大,控制系统调整时间 t_c 越短,系统响应越快。

注意: 当阻尼比 ζ 较大时,前述系统调整时间的两个关系式近似度降低。

当 ω_n 一定时,变化阻尼比 ζ ,求 t_s 的极小值,可得:

- a) 当阻尼比 $\zeta = 0.707$ 左右时,系统单位阶跃响应的调整时间 t_s 最短,即响应最快;
 - b) 当阻尼比 $\zeta < 0.707$ 时, ζ 愈小,调整时间 t_s 愈长;
 - c) 当阻尼比 $\zeta > 0.707$ 时, ζ 愈大,调整时间 t_s 愈长。

结论

二阶系统的动态性能由 ω_n 和 ζ 决定。

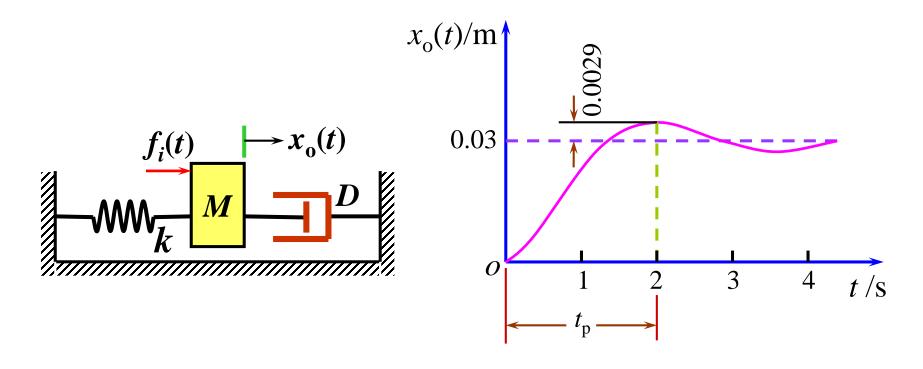
通常根据允许最大超调量确定 ζ 。一般选择在0.4~0.8之间,然后再调整 ω 。以获得合适的瞬态响应时间。

 ζ 一定, $\omega_{\rm n}$ 越大,系统响应快速性越好, $t_{\rm r},t_{\rm p},t_{\rm s}$ 越小。

增加 ζ 可以降低振荡,减小超调量 M_p ,但系统快速性降低, t_r 、 t_p 增加。

当 $\zeta=0.707$ 时,系统的 $M_{\rm p}$ 、 $t_{\rm s}$ 均小,故称其为最佳阻尼比。

例题: 左图所示系统,施加 8.9 N 阶跃力后,记录其时间响应如右图所示。试求该系统的质量 M、弹性刚度 k 和粘性阻尼系数 D 的数值。



解: 根据 Newton 第二定律

$$f_{i}(t) - kx_{o}(t) - D\dot{x}_{o}(t) = M\ddot{x}_{o}(t)$$

进行拉氏变换,并整理得

$$(Ms^{2} + Ds + k)X_{o}(s) = F_{i}(s)$$

$$\frac{X_{o}(s)}{F_{i}(s)} = \frac{1}{Ms^{2} + Ds + k} = \frac{(1/k) \cdot (k/M)}{s^{2} + (D/M)s + (k/M)} = \frac{(1/k) \cdot \omega_{n}^{2}}{s^{2} + 2\zeta\omega_{n}s + \omega_{n}^{2}}$$

曲
$$M_{\rm p} = e^{-\zeta\pi/\sqrt{1-\zeta^2}} = 0.0029/0.03$$
 得 $\zeta = 0.6$

曲
$$t_{\rm p} = \frac{\pi}{\omega_{\rm n} \sqrt{1 - \zeta^2}} = \frac{\pi}{\omega_{\rm n} \sqrt{1 - 0.6^2}} = 2$$
 得 $\omega_{\rm n} = 1.96$ (rad/s)

$$x_{o}(\infty) = \lim_{s \to 0} s X_{o}(s) = \lim_{s \to 0} s \frac{1}{Ms^{2} + Ds + k} F_{i}(s)$$

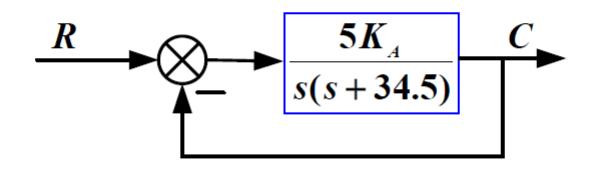
$$= \lim_{s \to 0} s \frac{1}{Ms^{2} + Ds + k} \cdot \frac{8.9}{s} = \frac{8.9}{k} = 0.03 \text{ (m)}$$

$$k = \frac{8.9}{0.03} = 297 \text{ (N/m)}$$

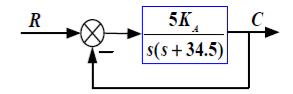
$$M = \frac{k}{\omega_{n}^{2}} = \frac{297}{1.96^{2}} = 77.3 \text{ (kg)}$$

$$D = 2\zeta\omega_{n} M = 2 \times 0.6 \times 1.96 \times 77.3 = 181.8 \text{ [N/(rad/s)]}$$

位置随动系统如图所示,当给定输入为单位阶跃时,试计算放大器增益 $K_A = 1500$,200,13.5时,输出响应特性的性能指标:峰值时间 t_p ,调整时间 t_s 和超调量Mp。



解:单位负反馈系统



开环传递函数
$$G_k(s) = \frac{5K_A}{s^2 + 34.5s}$$

闭环传递函数
$$\Phi(s) = \frac{5K_A}{s^2 + 34.5s + 5K_A}$$

输入单位阶跃
$$r(t) = 1(t)$$
 $R(s) = \frac{1}{s}$

1、
$$K_A = 1500$$
 闭环传函 $\Phi(s) = \frac{5 \times 1500}{s^2 + 34.5s + 7500}$

与标准的二阶系统传递函数对照得:

$$\omega_n = \sqrt{7500} = 86.6 \text{ rad/s}$$
 $\xi = \frac{34.5}{2\omega_n} = 0.2$

峰值时间:
$$t_p = \frac{\pi}{\omega_n \sqrt{1-\xi^2}} = 0.037 \text{ s}$$

超调量:
$$M_p = e^{-\frac{\pi\xi}{\sqrt{1-\xi^2}}} = 0.527$$

调整时间:
$$t_s = \frac{4}{\xi \omega_n} = 0.23 s$$

2、
$$K_A = 200$$
 闭环传函 $\Phi(s) = \frac{5 \times 200}{s^2 + 34.5s + 1000}$

与标准的二阶系统传递函数对照得:

$$\omega_n = \sqrt{1000} = 31.6 \text{ rad/s}$$
 $\xi = \frac{34.5}{2\omega_n} = 0.546$

峰值时间:
$$t_p = \frac{\pi}{\omega_n \sqrt{1-\xi^2}} = 0.12 s$$

超调量:
$$M_p = e^{-\frac{\pi\xi}{\sqrt{1-\xi^2}}} = 0.129$$

调整时间:
$$t_s = \frac{4}{\xi \omega_n} = 0.23 s$$

$$3 \cdot K_A = 13.5$$

3、
$$K_A = 13.5$$
 闭环传函 $\Phi(s) = \frac{5 \times 13.5}{s^2 + 34.5s + 67.5}$

与标准的二阶系统传递函数对照得:

$$\omega_n = \sqrt{67.5} = 8.2 \text{ rad/s}$$
 $\xi = \frac{34.5}{2\omega} = 2.1$

$$\xi = \frac{34.5}{2\omega_n} = 2.1$$

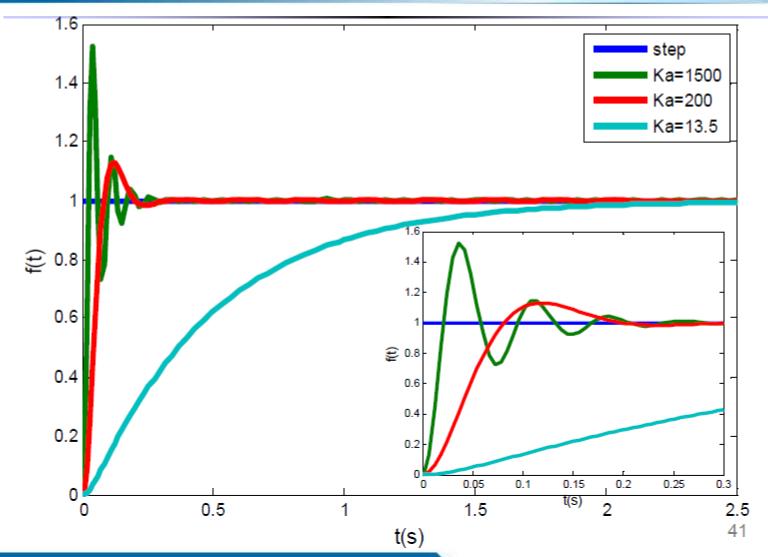
峰值时间: $t_n = ?$

$$s_1 = -2.1$$

超调量:
$$M_p = 0$$

$$s_2 = -32.4$$

调整时间: $t_s = 4T_1 = 1.9 s$



作业: p.75-76

3-3, 3-4, 3-5, 3-6, 3-7,

3-8, 3-9, 3-10