第7章 调节系统的设计(1)

——2023年春季学期

授课教师: 马 杰 (控制与仿真中心)

霍 鑫 (控制与仿真中心)

马克茂 (控制与仿真中心)

陈松林 (控制与仿真中心)



基本I型系统

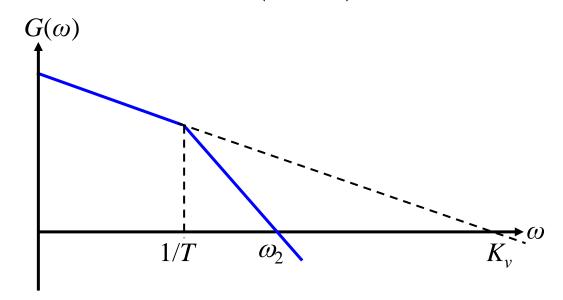
其开环频率特性为

$$G(s) = \frac{K_{v}}{s(Ts+1)}$$

$$K = K_v \cdot T$$



$$K = 1$$



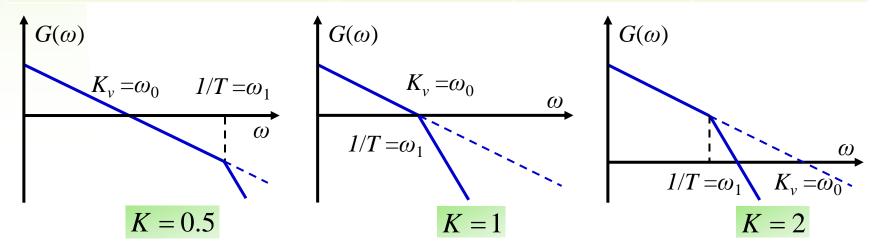
局限性: 有时带宽和增益不能兼顾!



基本I型系统性能关系

$$G(s) = \frac{K_{v}}{s(Ts+1)}$$

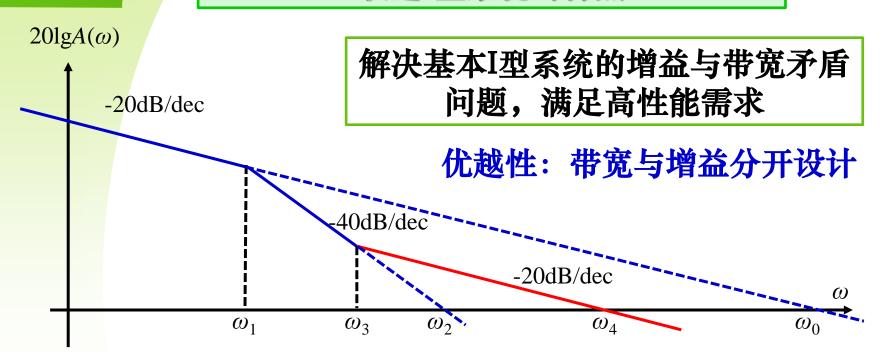
K	0.5	1	2
单位阶跃输入下输出的峰值	1.05	1.15	1.3
阻尼比 1/2√K	0.707	0.5	0.35
相位裕度	66°	52°	39°
闭环谐振峰值 M_p	≤1	1.15	1.5
闭环等效噪声带宽	Κ _ν π/2	K _v π/2	Κ _ν π/2



哈尔滨工业大学控制与仿真中心



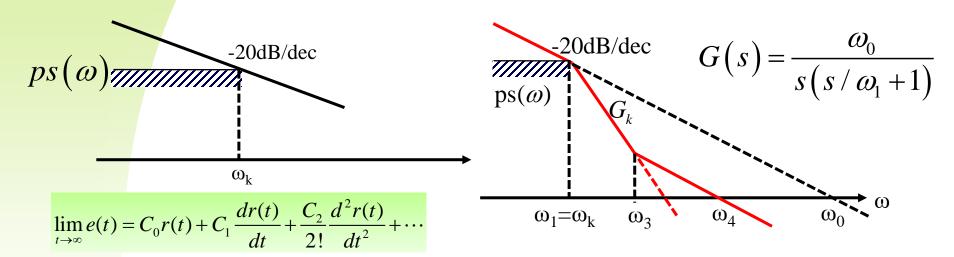
改进I型系统的特点



基于期望开环特性的设计方法:设计过程主要是根据性能要求和稳定性要求依次确定增益 ω_0 和转折频率 ω_1 和 ω_3



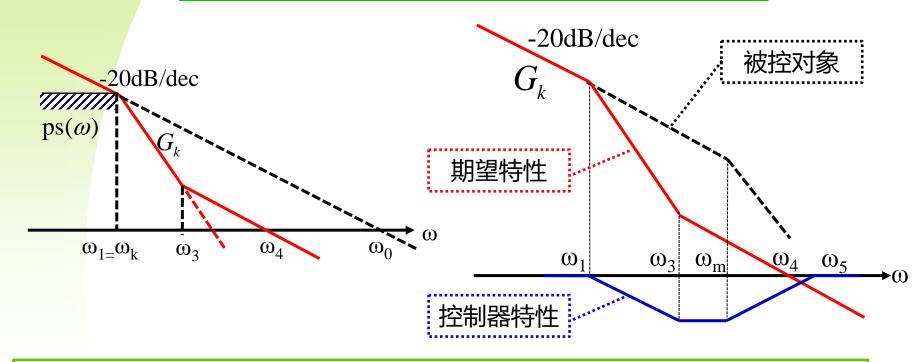
改进I型系统的设计要点



- 根据给定输入信号下的跟踪误差要求,利用动态误差系统法或者频率特性来确定系统的性能界,得到系统增益 ω_0 ;
- 再根据输入信号的频谱或频率(正弦)来确定性能界的宽度,得到第一个转折频率ω₁的最小值;
- 然后基于稳定裕度要求,由经验(试凑)确定第二个转折频率
- 这样就确定了期望的开环传递函数特性 (包含了K(s)和G(s))



改进I型系统的设计要点

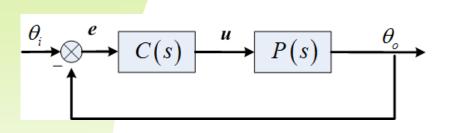


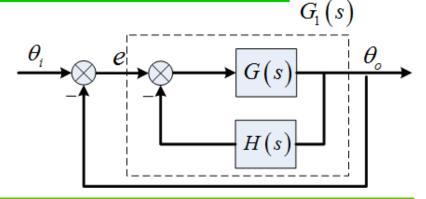
■ 一旦系统的期望开环特性确定(ω_0 , ω_1 和 ω_3),并且被控对象的特性G(s)已知,即可通过做差的方式获得串联校正控制器K(s) 的传递函数。



前提 利弊

串联校正与反馈校正





- 被控对象模型已知, 并且模型摄动小时, 用串联校正;
- 对象模型未知,或者 摄动较大时,并有输 出信号导数可测时用 反馈校正更好;

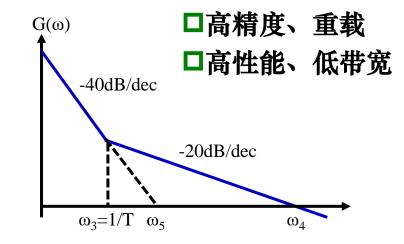
- > 反馈校正实现(测速电机和微分网络);
- ➤ 只改变GH>>1的频率段(可能是中频段 或低频段),含微分时,具有高通性;
- > 不受对象变化影响, 鲁棒性好。
- 反馈回路带来了稳定性问题;
- > 测速增加成本,带来误差、延迟和噪声



基本II型系统

$$G(s) = K_a \frac{(Ts+1)}{s^2}$$
 $K_a = \omega_5^2 = \frac{1}{T} \cdot \omega_4$

$$K = \omega_4 \cdot T = \omega_4 / \omega_3 = K_a T^2$$



$1 < K \le 2$

设计的主要任务就是根据指标确定 K_a 和(或)T。

$K = \omega_4 / \omega_3$	1	2
单位阶跃输入 下输出的峰值	1.3	1.22
阻尼比	0.5	0.707
等效噪声带宽	$\sqrt{K_a}$	$1.06\sqrt{K_a}$



提升篇

简化

相对小的可以忽略,相对大的能够去除

- 动态误差中的高阶系数与低阶系数相比可以忽略(系数小,导数小)
- ightharpoonup 建模前,相对比较小的系数,如电感,阻尼系数对应的项可以忽略 (相对于其他项的作用小) ,例如: $1/(J_{S}+B) \rightarrow 1/J_{S}$;
- ightharpoonup 建模后,相对小的时间常数可以省略(若时间常数对应的转折频率 超出了指令的频谱范围),例如: $1/(\tau_e s+1)$ $(\tau_m s+1) \rightarrow 1/(\tau_m s+1)$;
- ightharpoonup 传递函数中分频段简化,例如: 若a(s)>>b(s)则 $a(s)+b(s)\approx a(s)$, $b(s)/a(s)\approx 0$ (低频 $s\to 0$, 高频 $s\to \infty$)
- \triangleright 多回路控制中,如果内回路带宽足够大,带宽内可以有 $G_{in}(s) ≈ 1$

简化可以让控制设计的过程变得简单高效

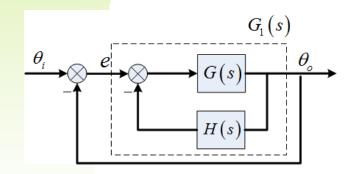


提升篇

为什么控制器设计后要进行校验

$$\lim_{t \to \infty} e(t) = C_0 r(t) + C_1 \frac{dr(t)}{dt} + \frac{C_2}{2!} \frac{d^2 r(t)}{dt^2} + \cdots$$

$$e \approx \frac{1}{K_a} \ddot{r}$$



$$\frac{G_1(s)}{C_1(s)} \longrightarrow \frac{K}{(T_2s+1)} \Longleftrightarrow \frac{K/T_1}{(T_1s+1)(T_2s+1)} \Longrightarrow \frac{K/T_1}{s(T_2s+1)}$$

$$G(s)H(s) >> 1$$
 $G_1(s) \approx \frac{1}{H(s)}$

$$\xrightarrow{\theta_i} \xrightarrow{e} C(s) \xrightarrow{u} P(s) \xrightarrow{\theta_o}$$

$$|G(j\omega)| = \frac{\theta_o}{e} \approx \frac{\theta_i}{e} \iff \frac{e}{\theta_i} = \frac{1}{1+G} \approx \frac{1}{G}$$

各种等效简化处理(包括建模误差及简化处理,控制设计过程中的近似),对设计结果都有影响。另外,次要指标也需要验证;



拓展篇

如何成为一名优秀的控制工程师(1)

认知

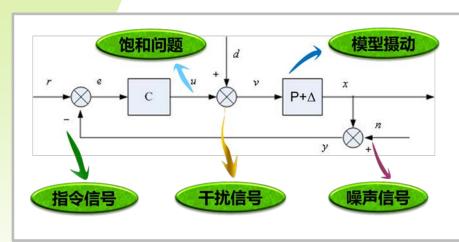
- 能够准确解读各种性能指标(全面性、合理性、可行性、性能/能力)
- 掌握控制理论和方法的能力边界(能分辨哪些是控制能解决的问题)
- 了解影响控制系统性能的各种因素(输入、扰动、噪声、摄动、非线性)
- 充分了解各种约束和限制(低频/高频、时域/频域、理论/现实)
- 能够准确评判控制系统方案优劣(结构形式、部件选型、控制方法)
- 能够看清给定被控对象特点(线性、干扰、耦合、摄动、谐振)
- 熟悉多种设计方法及其适用条件(开/闭、串/反、PID/DOB/ADRC)

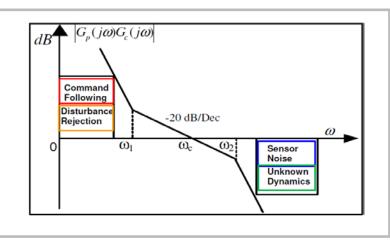


开新篇 (知识地图)

在具体系统中如何应用学到的方法

前18次课





知识的应用 一般到特殊



因地制宜活学活用

伺服系统

调节系统

后6次课



学习目标

本节课需要掌握的内容

- 掌握调节系统的定义和特点;
- ➤ 掌握调节系统常用控制规律PID的作用和特点;
- > 了解调节系统的类型和特点;
- 掌握几种设计PID控制律的方法。



Contents



调节系统的特点及控制规律

A2

调节系统的类型

A3

PID系统的设计



过程控制系统的设计



7.1 调节系统的特点及控制规律

7.1.2

调节的定义及特点

7.1.1 调节系统的控制规律

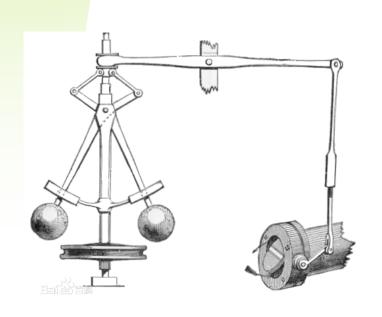


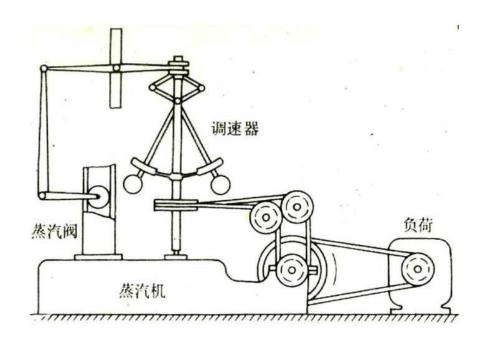
7.1.1 调节系统的定义及特点

调节系统的定义|调节系统的特点

调节系统是将被调量 (系统的输出量) 保持设定

值上的控制系统。







7.1.1 调节系统的定义及特点

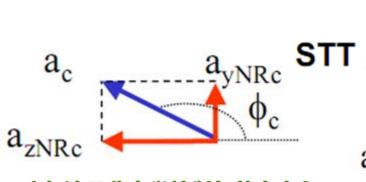
调节系统的定义|调节系统的特点

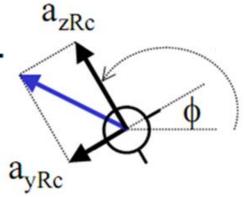
调节系统是将被调量(系统的输出量)保持设定值

上的控制系统。

- > 家用电器
- 电压调节、电流调节
- 航向保持、火炮稳定器
- > 工业过程控制
- >









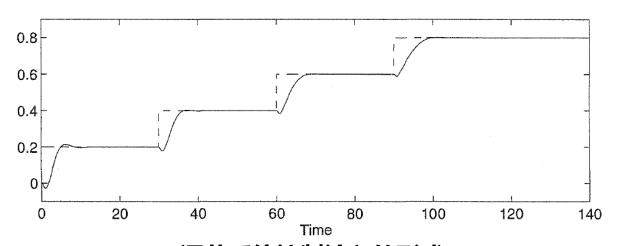
7.1.1 调节系统的定义及特点

调节系统的定义上调节系统的特点

- 输出量保持某个设定值
- 通常带宽较窄
- 主要考虑稳定性和抑制扰动

伺服系统:

跟踪参考输入信号,有跟踪误差要求,对增益的数值有确定的要求,当增益与带宽、稳定裕度等指标存在矛盾时,需要进行校正。



调节系统控制输入的形式



7.1 调节系统的特点及控制规律

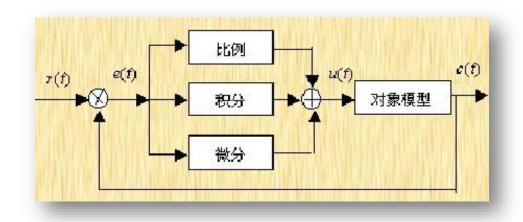
7.1.1 调节的定义及特点

调节系统的控制规律



常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

- ▶ 比例(P)
- ➢ 积分(I)
- ➤ 比例-微分(PD)
- ▶ 比例-积分(PI)
- ➤ 比例-积分-微分(PID)





为什么没有纯D的控制器

正常使用主观题需2.0以上版本雨课堂

作答



常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

- 原理简单,调参方便,仅三个参数,物理意义清晰;
- **实现方便**,按PID控制规律进行工作的控制器早已商品化 ,无论是早期用模拟器件实现,还是现在通过计算机编 程实现,都非常容易;







常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

在控制系统的设计与校正中,PID控制规律的优越性是明显的, 它的基本原理却比较简单。基本PID控制规律可描述为

$$G_c(s) = K_P + \frac{K_I}{s} + K_D s$$

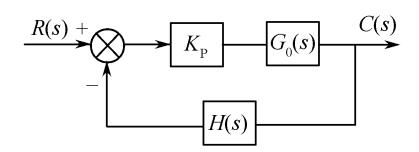
这里 K_P 、 K_I 、 K_D 为常数。设计者的问题是如何恰当地组合这些元件或环节,确定连接方式以及它们的参数,以便使系统全面满足所要求的性能指标。



常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

比例控制器的传递函数为

$$G_c(s) = K_P$$



式中, K_P 称为比例系数或增益(视情况可设置为正或负)。

比例控制器作用于系统、系统的特征方程

$$D(s) = 1 + K_P G_0(s) H(s) = 0$$



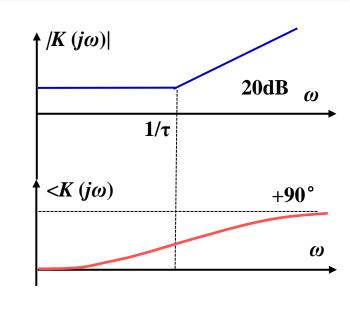
常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

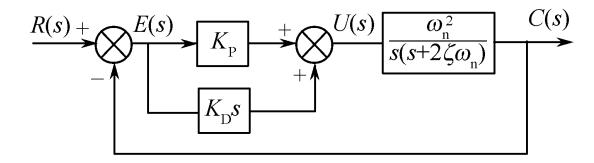
比例微分控制的传递函数为

$$G_c(s) = K_P + K_D s$$

控制器的输出信号:

$$u(t) = K_P e(t) + K_D \frac{de(t)}{dt}$$



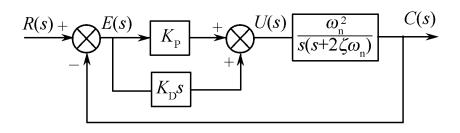




常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

原系统的开环传递函数:

$$G_0(s) = \frac{{\omega_n}^2}{s(s + 2\zeta\omega_n)}$$



串入PD控制器后系统的开环传函:

$$G(s) = G_c(s)G_0(s) = \frac{\omega_n^2(K_P + K_D s)}{s(s + 2\zeta\omega_n)}$$

增大阻尼

改变带宽

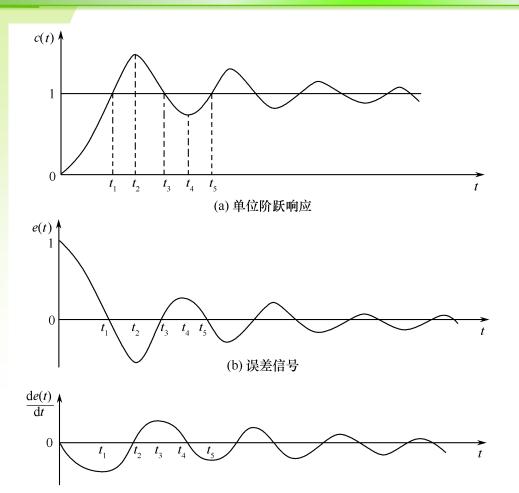
串入PD控制器后系统的闭环传递函数:

$$\frac{G_c(s)G_0(s)}{1+G_c(s)G_0(s)} = \frac{\omega_n^2(K_P + K_D s)}{s^2 + 2(\zeta + \frac{\omega_n K_D}{2})\omega_n s + \omega_n^2(K_P)}$$



常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

比例和微分作用的波形图



增大比例可以减小稳态 误差,提高响应速度, 但会增大超调量和增加 振荡幅值和次数。

增大微分可以减小振荡 和超调,但会减慢响应 速度,会使系统对噪声 更敏感。

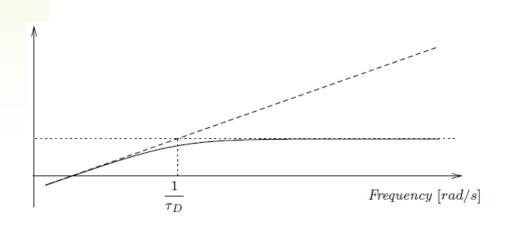
(c) 误差导数信号



常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

微分控制反映误差的变化率,只有当误差随时间变化时,微分作用才会对系统起作用,而对无变化或缓慢变化的对象作用很弱,因此微分控制在任何情况下不能单独地与被控对象串联使用,而只能构成PD或PID控制。

另外,微分控制有物理实现问题和放大噪声信号的缺点。

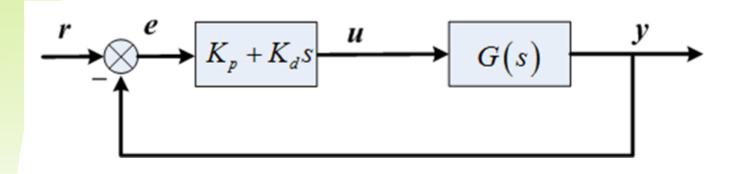


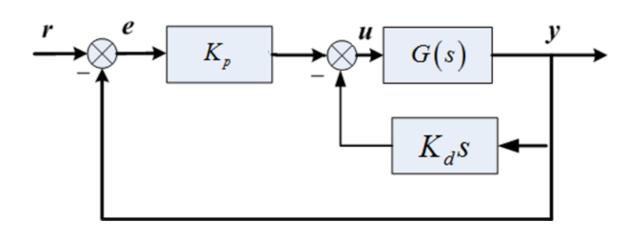
$$\frac{K_D s}{\tau_D s + 1}$$

保证可实现性,降低 高频噪声的影响。



常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

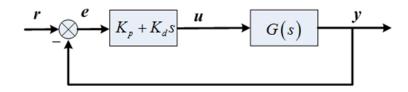




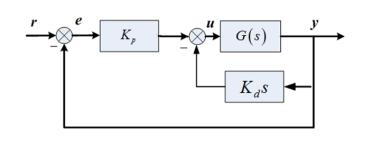


关于两种结构,下列叙述正确的是

A 两个框图是完全等价的



- B 第二种可以用传感器来实现微分
- **S** 第二种对指令突变不敏感
- D 第二种有避免饱和的作用
- 第二种更容易放大噪声



提交

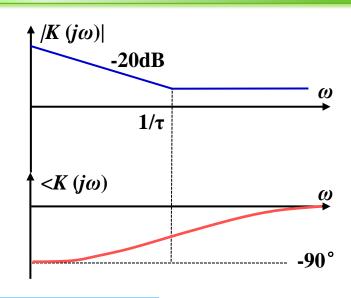


常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

积分控制的传递函数

$$G_c(s) = \frac{K_I}{s}$$

PI控制器的传递函数为



$$G_c(s) = K_P + \frac{K_I}{s} = \frac{K_P(s + K_I/K_P)}{s}$$

I 的作用是提高系统的型别,减小系统的静差,还可以降低系统的开环穿越频率,压低系统带宽。



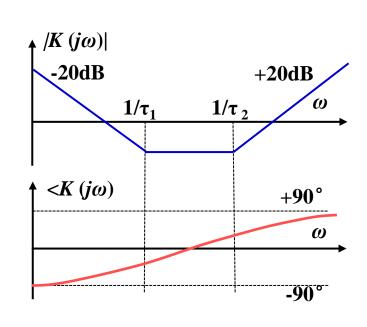
常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

PID控制器是比例、积分、微分三种控制作用的叠加, 又称为比例-微分-积分校正,其传递函数可表示为

$$G_c(s) = K_P + \frac{K_I}{s} + K_D s$$

可改写为:

$$G_c(s) = K_P(1 + \frac{1}{T_I s} + T_D s)$$





常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

$$G_c(s) = K_P(1 + \frac{1}{T_I s} + T_D s)$$

式中, $T_D = \frac{K_D}{K_P}$ 称为PID控制器的微分时间;

$$T_I = \frac{K_P}{K_I}$$
 称为PID控制器的积分时间。

实际工业中PID控制器的传递函数为

$$G_{c}'(s) = K_{P}(1 + \frac{1}{T_{I}s} + \frac{T_{D}s}{1 + \tau_{D}s})$$



常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

例: 对一个三阶对象模型

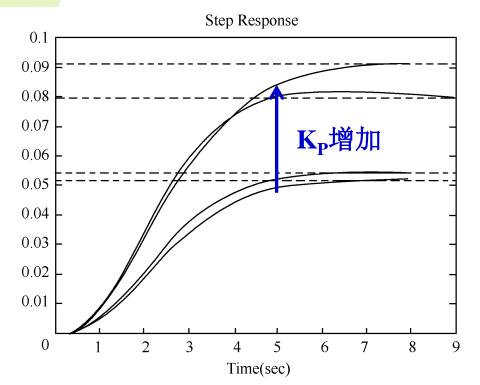
$$G_o(s) = \frac{1}{s^3 + 3s^2 + 3s + 1}$$

单采用PID控制,用MATLAB分析一下不同参数变化下闭 环系统的单位阶跃响应曲线。



常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

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



$$G_c(s) = K_P(1 + \frac{1}{T_I s} + T_D s)$$

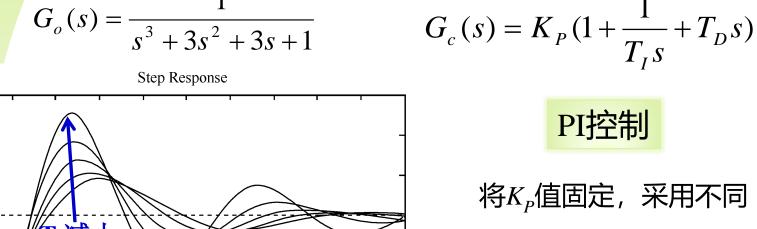
P控制

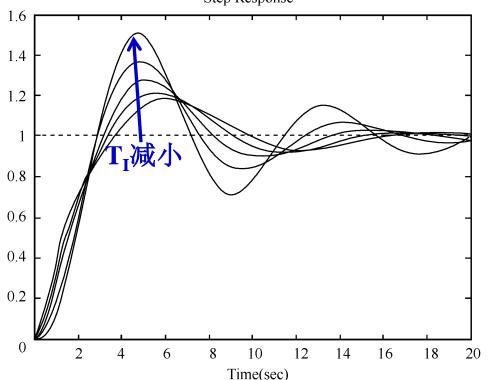
随着 K_P 的值增大,系统响应速度也相应增快,但当 K_P 增大到一定值,闭环系统将趋于不稳定。



常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

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





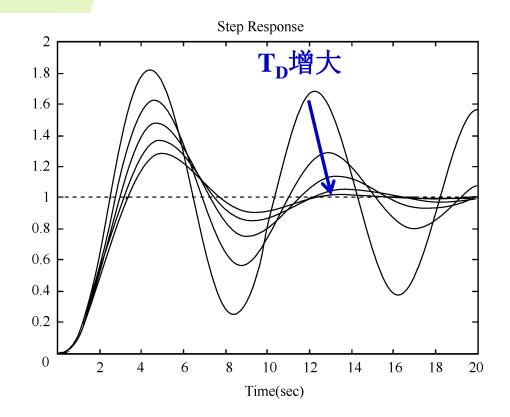
将Kp值固定,采用不同 T_r 值下的闭环系统阶跃 响应。随着 T_I 值减小, 系统的响应速度将加快, 系统的振荡也将加剧。



7.1.2 调节系统的控制规律

常用控制规律 | PID特点 | P的作用 | PD的作用 | I的作用 | PID的作用

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



$$G_c(s) = K_P(1 + \frac{1}{T_I s} + T_D s)$$

PID控制

将Kp、 T_I 值固定Kp = 1, $T_I = 1$, 研究 T_D 变化时系统的单位阶跃响应。随着 T_D 值增大,系统的响应速度将减低,系统的振荡也将减弱。



Contents



A2 调节系统的类型

A3) PID系统的设计

A4 过程控制系统的设计



调节系统类型 | 积分加一阶 | 一阶加延迟 | 特性分析

■ 积分加一阶模型

$$G(s) = \frac{K}{s(Ts+1)}$$

■ 一阶加时间延迟

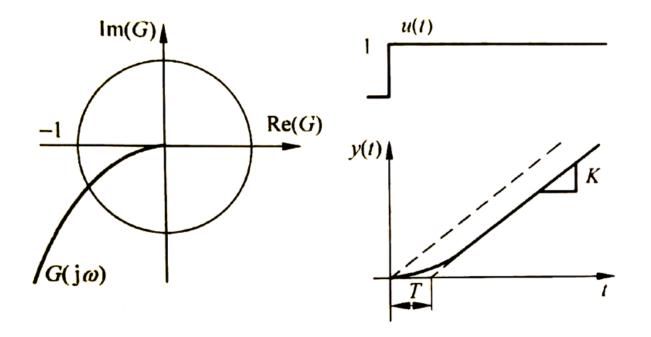
$$G(s) = \frac{K}{Ts+1}e^{-\tau s}$$

典型对象特性 (与真实对象特性 性有差异),主 要是为了反映其 主要特性以方便 分析和设计。



调节系统类型 | 积分加一阶 | 一阶加延迟 | 特性分析

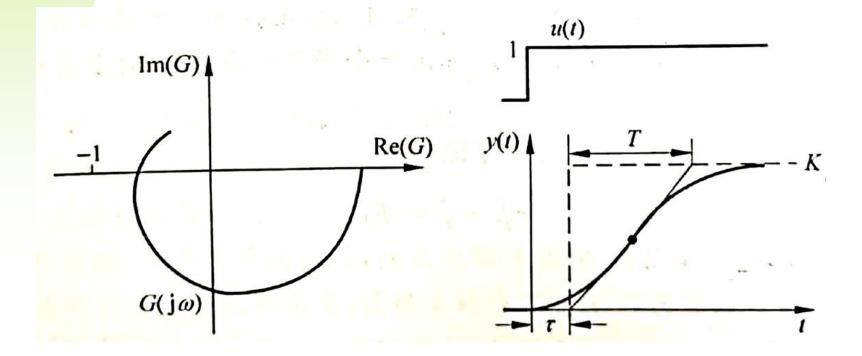
积分加一阶模型
$$G(s) = \frac{K}{s(Ts+1)}$$





调节系统类型 | 积分加一阶 | 一阶加时延 | 特性分析

• 一阶加时间延迟 $G(s) = \frac{K}{Ts+1}e^{-\tau s}$



近似

调节系统类型 | 积分加一阶 | 一阶加时延 | 特性分析

$$G(s) = \frac{K}{(T_1s+1)(T_2s+1)}, T_1 \gg T_2$$

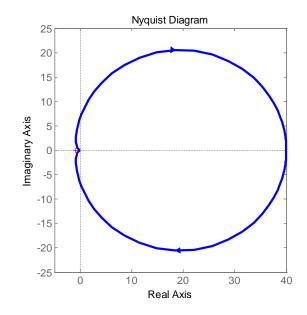


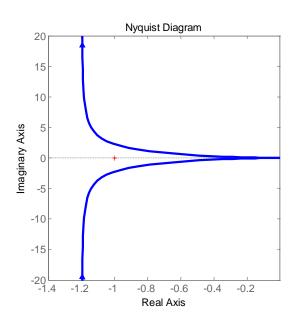
$$G_1(s) = \frac{K/T_1}{s(T_2s+1)}$$

$$K = 40$$

$$T_1 = 1$$

$$T_2 = 0.03$$



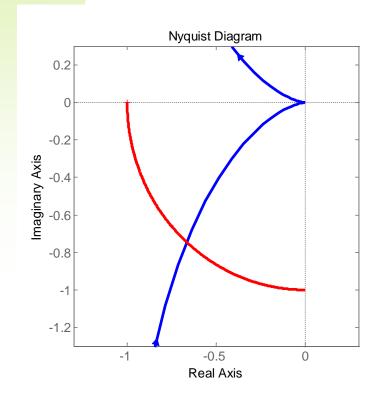


如果给定系统包含两个极点,只要满足一定条件也可以转换为积分加一阶形式

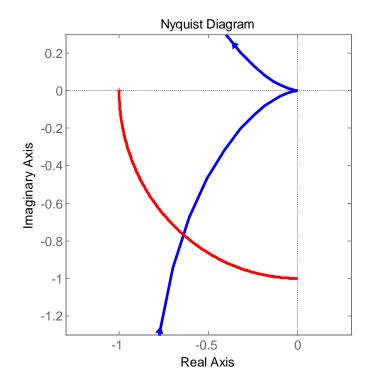


调节系统类型 | 积分加一阶 | 一阶加时延 | 特性分析

$$G_1(s) = \frac{K/T_1}{s(T_2s+1)}$$



$$G(s) = \frac{K}{(T_1s+1)(T_2s+1)}, T_1 \gg T_2$$





Contents



A2 调节系统的类型

A3 PID系统的设计

A4 过程控制系统的设计



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ PD控制:调节系统的阻尼系数

■ PI 控制: 改善系统控制精度

如何选择控制器类型,如何进行参数选取?

具体情况具体分析



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例1: 航向保持时,船舶自动驾驶仪设计。

设计需要考虑的问题:

- (1) 被控对象类型
- (2) 主要控制问题



主要控制问题是什么?



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例1: 航向保持时,船舶自动驾驶仪设计。

被控对象:
$$G(s) = \frac{K}{s(\tau s + 1)}$$

航向保持: 是指在风、浪和洋流等环境下将船保持在

给定的航向下。



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例1: 航向保持时,船舶自动驾驶仪设计。

对象:
$$G(s) = \frac{K}{s(\tau s + 1)}$$

PD控制:
$$D(s) = K_p + K_d s$$

特征方程:
$$\tau s^2 + (1 + KK_d)s + KK_p = 0$$

$$K_p \to \omega_n, \quad K_d \to \xi$$



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例1: 航向保持时, 船舶自动驾驶仪设计。

特征方程:
$$\tau s^2 + (1 + KK_d)s + KK_p = 0$$

$$K_P \to \omega_P, \quad K_D \to \xi$$

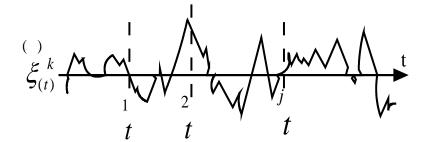
比例 $\overline{\mathbf{U}}_{K_P}$: 决定了系统的固有频率,即响应速度;

微分项K_D:决定了系统的阻尼系数。



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

分析风和浪等环境因素的影响



- (1) 随机扰动——频谱较高 (0.05~0.2Hz) ,按噪声处理
- (2) **扰动均值**——非零力矩扰动,应该再增加积分控制提高精度,减小扰动响应。

为了克服扰动还得用积分, 最终的控制器类型为PID



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例1: 航向保持时,船舶自动驾驶仪设计。

$$\tau s^2 + \left(1 + KK_d\right)s + KK_p = 0$$

积分控制: 应比较弱, 不影响动态设计结果。

$$\tau = 16s, K = 0.07s^{-1}$$

$$\varsigma == 0.85$$

$$K_P = 1, K_D = 11.43 \Rightarrow -0.0563 \pm j0.0348$$

$$K_I = 0.005 \Rightarrow \begin{cases} -0.0058 \\ -0.0533 \pm j0.0301 \end{cases}$$



工况

一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例2:火炮稳定器(行进中保持指向稳定)

设计需要考虑的问题:

- (1) 被控对象类型
- (2) 主要控制问题



主要控制问题是什么?调节阻尼,提高精度?

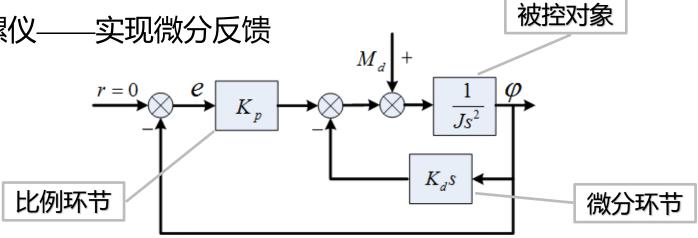


一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例2:火炮稳定器

对象为双积分串联 (电机伺服系统)

角度陀螺仪——测量失调角r- φ 速率陀螺仪——实现微分反馈



为什么用比例微分?

哈尔滨工业大学控制与仿真中心



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例2:火炮稳定器

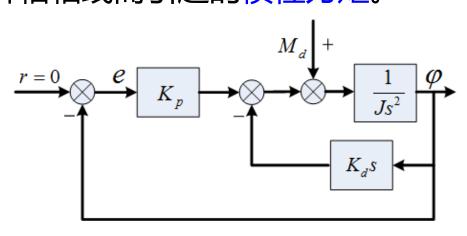
φ

主要控制问题是稳定和抗扰

 M_a 为外力矩,包括火炮的耳轴与轴承间的摩擦力矩、车体振动时,因火炮重心偏离耳轴轴线而引起的惯性力矩。

$$\frac{\Phi(s)}{M_d(s)} = \frac{1}{Js^2 + K_d s + K_p}$$

$$\xi = 1$$

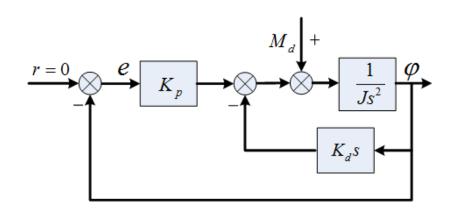




一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例2:火炮稳定器

若车体振动幅度 $\theta_{\text{max}}=6^{\circ}$,振动周期 T=1.5s,即 $\omega_k=4.2\text{rad/s}$,设此时外力矩的幅值 $M_{\text{max}}=38\text{kg·m}$,允许炮身强迫振荡的幅值为 $\varphi_{\text{max}}=0.001\text{rad}$



$$\frac{\Phi(s)}{M_d(s)} = \frac{1}{Js^2 + K_d s + K_p}$$

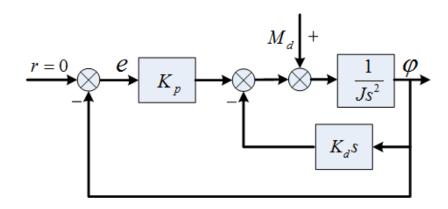
$$\xi = 1$$

$$K_d = 2\sqrt{K_p J}$$



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

例2:火炮稳定器



$$\frac{\varphi_{\text{max}}}{M_{\text{max}}} = \left| \frac{1}{Js^2 + K_d s + K_p} \right|_{s = j\omega_k} = \frac{1}{J\omega_k^2 + K_p} \le \frac{0.001 \text{rad}}{38}$$

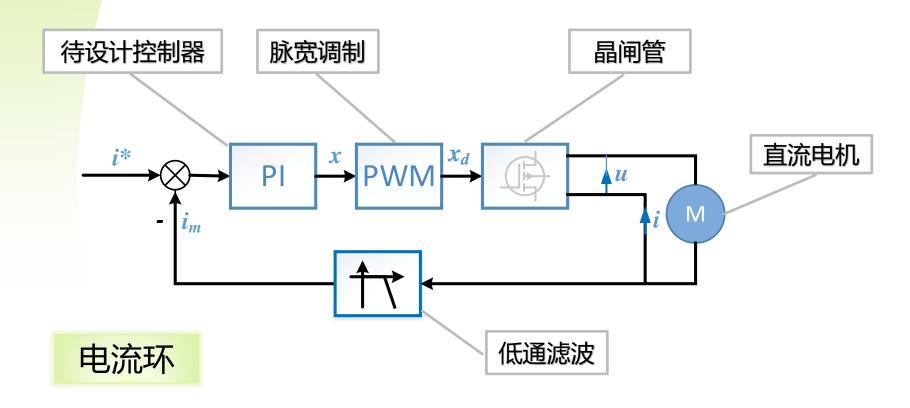


$$K_P = 32000 \text{kg} \cdot \text{m/rad}$$

 $K_p = 32000 \text{kg} \cdot \text{m/rad}$ 隔离度 $\theta_{\text{max}}/\varphi_{\text{max}} \approx 100 = 40 \text{dB}$



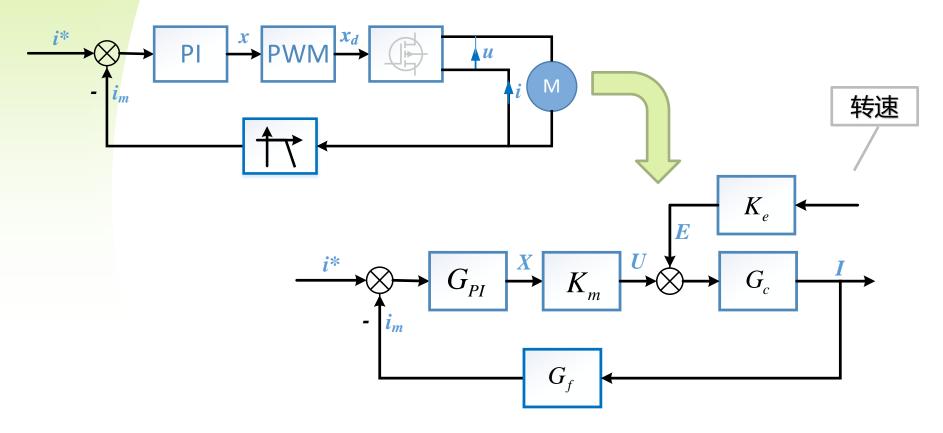
- 一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节
- 例3: 电流回路整定 (用于电机调速内回路)





一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

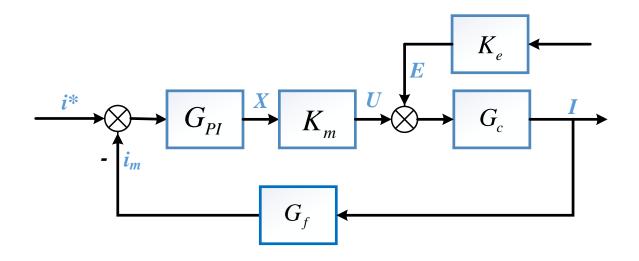
■ 例3: 电流回路整定





一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例3: 电流回路整定



设计需要考虑的问题:

(1) 被控对象类型 (2) 主要控制问题



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例3: 电流回路整定

(1) 被控对象简化

电枢等效传递函数:

$$G_e(s) = \frac{1}{L_a s + R_e}$$

低通滤波器传递函数:

$$G_f(s) = \frac{1}{\left(T_f s + 1\right)^2}$$

脉宽调制器及MOSFET电路: $G_2(s) = K_m$

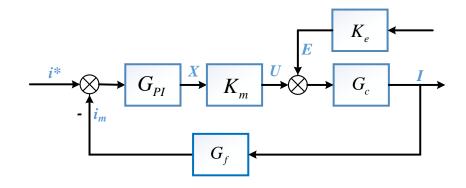


一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例3: 电流回路整定

(2) 主要控制问题

- > 反电动势造成的静差
- ▶ 脉宽调制带来的高频 噪声
- > 理想的阶跃响应特性



克服扰动消除静差、压低带宽抑制噪声、同时保证稳定裕度 (压低闭环谐振峰,减小超调量)



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例3: 电流回路整定

(1) 被控对象简化

$$G(s) = K_m G_e G_f = \frac{K_m}{L_a s + R_e} \frac{1}{(T_f s + 1)^2}$$

$$T_f = 20 \mu s$$
, $L_a / R_e = 3.5 ms$

怎么简化?



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例3: 电流回路整定

(1) 被控对象简化

为什么能去掉高阶项?

$$G(s) = \frac{K_m}{L_a s + R_e} \frac{1}{(T_f s + 1)^2} = \frac{K_m / L_a}{s + \frac{R_e / L_a}{T_{ff}^2 s^2 + 2T_f s + 1}}$$

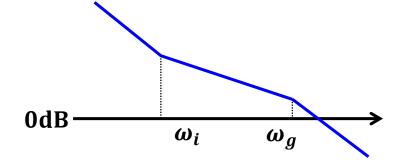
$$\approx \frac{K_g}{s (T_g s + 1)}$$

$$T_f = 20 \mu s$$
, $L_a/R_e = 3.5 ms$
 $T_g = 2T_f = 40 \mu s$, $K_g = K_m/L_a = 1.3 \times 10^4 \text{ rad/s}$



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

- 例3: 电流回路整定
- (2) 控制器设计



保证精度: PI控制器——保证相角裕度

$$G(s) = \frac{K_g}{s(T_g s + 1)}$$

$$K(s) = K_p \left(1 + \frac{1}{T_i s}\right)$$



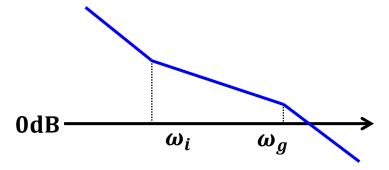
$$K(s)G(s) = \frac{K_p K_g \omega_g(s + \omega_i)}{s^2(s + \omega_g)}$$

怎么确定 $\omega_i(\frac{1}{T_i})$ 和 K_p



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

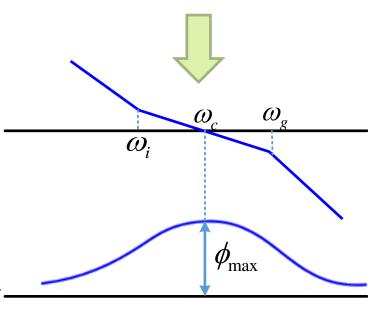
- 例3: 电流回路整定
- (2) 控制器 (怎么确定 ω_i 和 K_p)



对称转折频率可获得最大相角裕度

$$\frac{\omega_g}{\omega_c} = \frac{\omega_c}{\omega_i}$$

$$\alpha = \frac{\omega_g}{\omega_i}$$
 $\omega_c = \frac{\omega_g}{\sqrt{\alpha}}$



 -180°



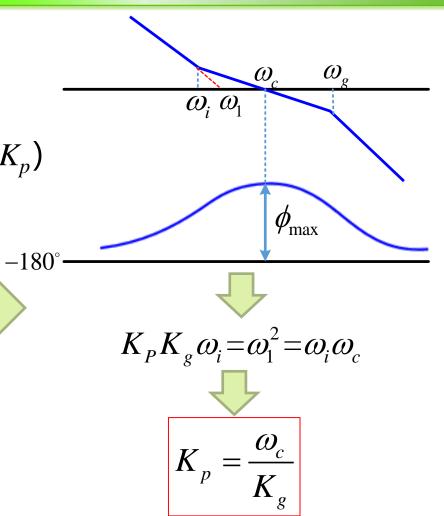
一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

- 例3: 电流回路整定
- (2) 控制器(怎么确定 ω_i 和 K_p)

$$K(s)G(s) = \frac{K_P K_g \omega_i (s / \omega_i + 1)}{s^2 (s / \omega_g + 1)}$$



$$\omega_c = \frac{\omega_g}{\sqrt{\alpha}}$$

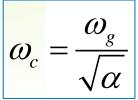




一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

- 例3: 电流回路整定
- (2) 控制器设计

保证相角裕度,怎么确定 ω_i 和 K_p

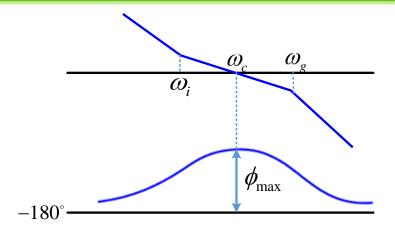


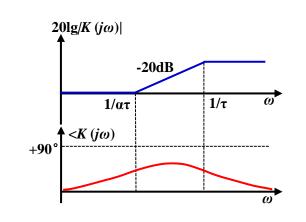
$$\omega_i = \frac{\omega_g}{\alpha}$$

$$K_p = \frac{\omega_c}{K_g}$$

$$\alpha = \frac{\omega_g}{\omega_i}$$

如何确定 α ?



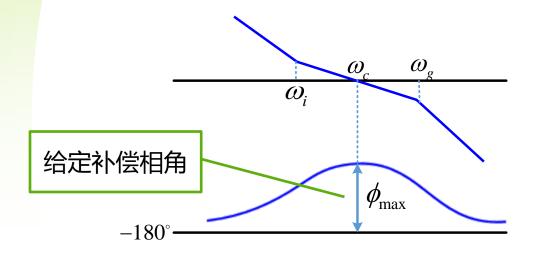




一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

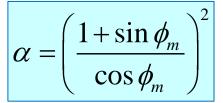
例3: 电流回路整定

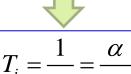
(2) 控制器 (怎么确定 α)



如何确定 ϕ_m ?

哈尔滨工业大学控制与仿真中心





$$\omega_c = \frac{\omega_g}{\sqrt{\alpha}}$$



$$K_p = \frac{\omega_c}{K_g}$$

68



一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

■ 例3: 电流回路整定

(2) 控制器(如何用PI控制补偿相角)

$$G(s) = \frac{K_g \omega_g}{s(s + \omega_g)} \quad K(s) = K_p \left(1 + \frac{\omega_i}{s}\right)$$

$$egin{aligned} M_p \Rightarrow oldsymbol{\phi}_m \Rightarrow oldsymbol{lpha} \Rightarrow oldsymbol{T_i} \left(oldsymbol{\omega_i}
ight) \ oldsymbol{\omega_g} \ oldsymbol{K_g} \end{aligned} egin{aligned} \Rightarrow oldsymbol{K_p} \ oldsymbol{K_g} \end{aligned}$$

给定
$$M_p = 2.3$$
dB, $\phi_m = 50^{\circ} \Rightarrow K_p = 1.095$, $T_i = 0.3$ ms

$$\alpha = \left(\frac{1 + \sin \phi_m}{\cos \phi_m}\right)^2$$

$$T_i = \frac{1}{\omega_i} = \frac{\alpha}{\omega_g}$$

$$\omega_c = \frac{\omega_g}{\sqrt{\alpha}}$$

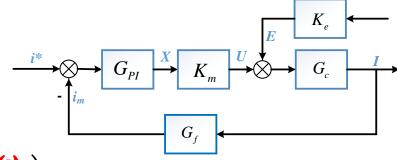


$$K_p = \frac{\omega_c}{K_g}$$



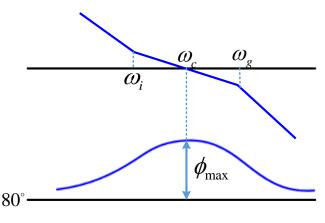
一般原则 | 例1: 航向保持 | 例2: 火炮稳定 | 例3: 电流调节

➤ 压低带宽抑制噪声,克服常值 扰动,改善阶跃响应,采用PI控制



$$G(s) = \frac{K_g \omega_g}{s(s + \omega_g)} \quad K(s) = K_p \left(1 + \frac{\omega_i}{s}\right)$$

$$egin{align*} m{M_p} &\Rightarrow m{\phi_m} \Rightarrow m{lpha} \Rightarrow m{T_i} & (m{\omega_i}) \\ m{\omega_g} \end{pmatrix} \Rightarrow m{\omega_c} \\ m{K_g} \end{pmatrix} \Rightarrow m{K_p}$$



这里明确了 M_p ,用到了转折频率 ω_p 对称于 ω_c 可以获得最大补偿相角的这一隐含,因为这种,最终确定了 ω_p 的两个参数



总结

本节课内容回顾

- 调节系统的定义和特点;
- ➤ PID的原理和作用,以基本设计原则;
- ▶ 调节系统的两种形式 (一阶加积分, 一阶加延迟)
- ➤ 不同对象及需求下PID控制设计原则和参数确定方法;



第21讲课后作业

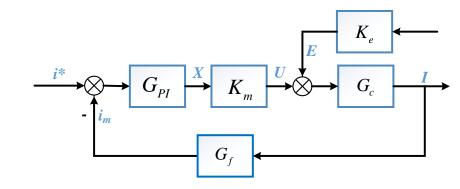
1 必选作业

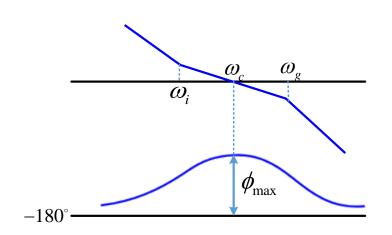
21-1 设计题: 参考例3,修改被控对象参数如下,采用PI控制器,合理设计控制器参数 K_p 和 T_i ,使得相角 ϕ_m 为45°,绘制Bode图和阶跃响应曲线。

$$G(s) = \frac{K_g}{s(T_g s + 1)}$$

 $T_g = 10 \text{ms}, \quad K_g = 1 \times 10^4 \text{ rad/s}$

$$K(s) = K_p \left(1 + \frac{1}{T_i s} \right)$$







第21讲课后作业

2 可选作业

- 21.1 从频域和时域不同角度解释PID控制器的功能和作用,通过仿真验证一下 PID参数在影响阶跃响应的作用,同时画出Bode图,对比印证,加深理解;
- 21.2 根据本节课内容和教材,回顾扰动分析内容,分析将扰动当高频噪声抑制的原理和具体方法;
- 21.3 分析开环期望特性校正方法的利弊,并给出其适用条件;
- 21.4 从不同的角度(模型特点、指令形式、性能指标、模型辨识方法,控制器设计方法,应用场合等),总结伺服系统和调节系统的联系与区别;
- 21.5 结合课程实例,总结调节系统设计步骤,并总结PI和PD两种控制器的适用条件;



拓展思考

自己总结, 无需上交

a. 控制理论和方法的能力边界(控制不是万能的); b. 每一种控制方法的利与弊(硬币总有正反两面); 控制系统中的各种约束与限制(你不能随心所欲); d. 各种方法都有自己的适用条件 (看准了再用) e. 控制系统设计中的优化问题(处处有优化); 哪些是针对信号的,哪些又是针对系统的,如何进行转化(信号与系统); a. 控制系统中的各种性能指标(为什么这么多); h. 控制系统设计中的各种概念和原理给我们的人生启发(你可以控制好人生); 控制系统中各种概念的联系与区别(对比才能深刻理解) 控制系统中主动和被动的方法(上工治未病); k. 分析仿真和实验, 理论与实际的差别(纵然无法解决, 也要给出解释); 开环与闭环的特性(为什么一定要闭环); m. 控制设计中可用的信息有哪些 (信息有多重要)



拓展思考

自己总结,无需上交

n 反馈的力量,闭环的作用(日用而不知);
o 时域和频域的联系与区别(形式不同,本质相通);
p 高与低,宽与窄,谁相对于谁(相对与绝对);
r 控制系统中的各种非线性及处理方法(对付非线性);
s 反馈中的反馈,闭环中的闭环(不同回路实现不同功能);
t 特殊到一般,简单到复杂(走上科研创新之路);
u 输入、指标和对象(控制设计的三要素);
v 控制系统设计中,各种简化方法(大胆简化、小心验证);
w 科学与工程,理论与实践,理想与现实(三对概念,三种视角);

Thank You!

2023-05-04