

第六章 控制系统的校正

- 6.1 控制系统的设计与校正问题
- 6.2 基本控制规律
- 6.3 串联校正
- 6.4 反馈(并联)校正
- 6.5 复合校正



1.控制理论的两大基本任务:

1.系统分析:系统建模,性能分析(稳快准);

2.系统设计:系统综合,系统校正。

系统综合:设计一个控制系统,使其运动具有给定的性能和特征。

系统校正:一般而言,由基本部分组成的系统往往达不到给定的性能指标,甚至是不稳定的,此时需要在系统中接入附加装置,改善系统性能,并反复调整,直至满足要求。附加装置称为校正装置;引入附加装置、改善性能的过程称为系统校正。

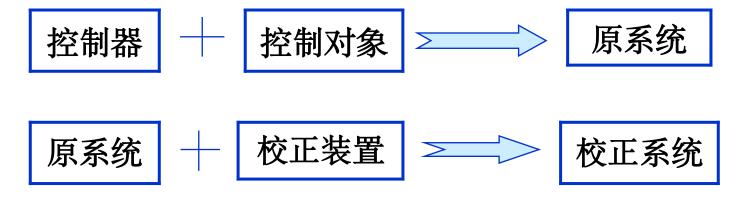
校正的实质均表现为修改描述系统运动规律的数学模型。设计校正装置的过程是一个多次试探的过程并带有许多经验,计算机辅助设计(CAD)为系统校正装置的设计提供了有效手段。



2.设计一个自动控制系统一般经过以下步骤:

- * 第一步: 根据实际生产的要求选择被控对象。如温控系统选温 箱, 调速系统选电机等。
- * 第二步:确定控制器,完成测量、放大、比较和执行等任务。 但实际生产会对系统各方面的性能提出要求——时域和频域指标等。当把被控对象和控制器组合起来后,除了开环增益K可作适当调整外,其它都有自身的静态和动态特性(称为不可变部分)
- * 第三步: 确定控制方式——开环、闭环、复合控制等。
- * 第四步:分析系统性能——时域、复域、频域。一般不满足要求,此时可在允许范围内调整K, $K \uparrow$ — $e_{ss} \downarrow$,但稳定性降低,若仍不满足要求,只能改进设计方法。如按 e_{ss} 设计的K可能使 $\gamma < 0$,系统不稳定,若 $K \downarrow$ — $\gamma \uparrow$,但 $e_{ss} \uparrow$ 又不满足。所以K 不能 \downarrow ,只能引入附加装置——校正装置。





系统综合与校正示意图



3.设计方法

- 1.根轨迹法: 在系统中加入校正装置, 就是加入了新的开环零极点, 这些新的零极点将使校正后的闭环根轨迹, 也就是闭环极点, 向有利于改善系统性能的方向改变, 这样可以做到使闭环零极点重新布置, 从而满足闭环系统的性能要求。
- 2.频域法: 利用适当的校正装置的Bode图,配合开环增益的调整,来修改原有的开环系统的Bode图,使得开环系统经校正与增益调整后的Bode图符合性能指标的要求。【Bode图"三频段"原则】3.等效结构与等效传递函数方法:将给定结构等效为已知的典型结构进行对比分析,使问题变得简单。
- 4.时域法: 使系统的闭环零极点在S平面合理分布。



4.控制目标——性能指标

时域 动态: $t_r, t_p, t_s, \sigma\%, N$ 静态: $e_{ss}(K_p, K_v, K_a)$

频域 $\left\{ egin{aligned} \mathcal{H}$ 环: $\omega_c, \omega_g, \gamma, L_g, h \ \mathcal{H}$ 闭环: $M(0), M_r, \omega_r, \omega_b \ \mathcal{H}$



□对于二阶系统,时域指标和频域指标之间能用准确的数学式子表示出来。它们可统一采用阻尼比ζ和无阻尼自然振荡频率wn来描述,如所示。

口二阶系统的时域性能指标

$$t_r = \frac{\pi - \beta}{\omega_n \sqrt{1 - \zeta^2}}$$

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

$$\sigma\% = e^{-\zeta\pi/\sqrt{1-\zeta^2}} \times 100\%$$

$$t_s = \frac{3}{\zeta \omega_n} (\Delta = 5\%)$$
 $t_s = \frac{4}{\zeta \omega_n} (\Delta = 2\%)$



口 二阶系统的频域性能指标

$$\omega_{c} = \omega_{n} \sqrt{\sqrt{1 + 4\zeta^{4}} - 2\zeta^{2}}$$

$$\gamma = \arctan \frac{2\zeta}{\sqrt{\sqrt{1 + 4\zeta^{4}} - 2\zeta^{2}}}$$

$$\omega_{r} = \omega_{n} \sqrt{1 - 2\zeta^{2}}, \quad \zeta < 0.707$$

$$M_{r} = \frac{1}{2\zeta\sqrt{1 - \zeta^{2}}}, \quad \zeta < 0.707$$

$$\omega_{b} = \omega_{n} \sqrt{1 - 2\zeta^{2} + \sqrt{2 - 4\zeta^{2} + 2\zeta^{4}}}$$



口 高阶系统的性能指标

谐振峰值
$$M_{\rm r} = \frac{1}{|\sin y|}$$

超调量
$$\sigma\% = [0.16 + 0.4(M_r - 1)] \times 100\%, 1 \le M_r \le 1.8$$

调整时间
$$t_s = \frac{K_0 \pi}{\omega_c}, \Delta = 5\%$$

$$K_0 = 2 + 1.5 \left(\frac{1}{\sin \gamma} - 1 \right) + 2.5 \left(\frac{1}{\sin \gamma} - 1 \right)^2, 1 \le M_r \le 1.8$$

$$(35^\circ \le \gamma \le 90^\circ)$$



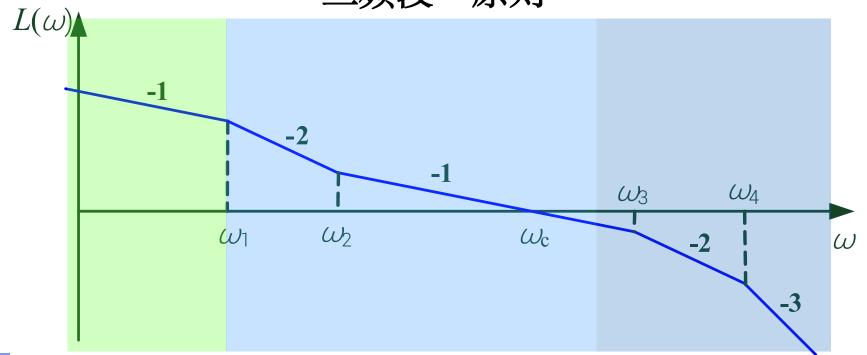
5.预期开环频率特性设计

※希望系统具有的频率特性 ──预期性能指标

频域

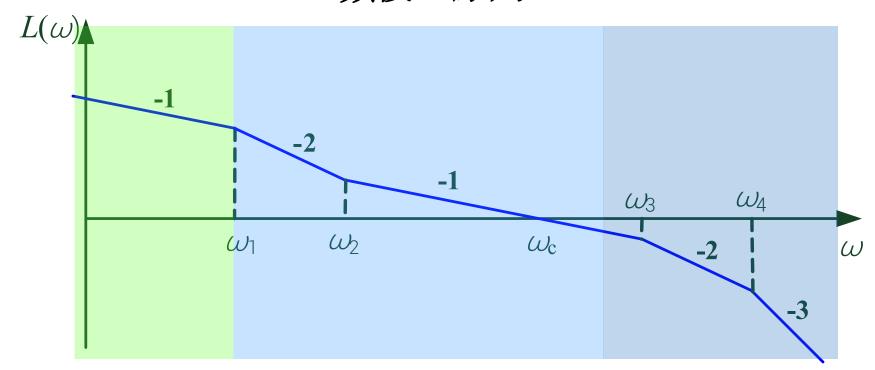
时域或频域

"三频段"原则





"三频段"原则



低频段 (第一个转折频率 ω_1 之前的频段) →影响稳态性能中频段 ($\omega_1^{-10}\omega_c$) →动态性能: 快速性和平稳性高频段 ($10\omega_c$ 以后的频段) →抗干扰能力!



低频段

$$G(j\omega) = \frac{K}{(j\omega)^{\nu}}$$

$$L(\omega) = 20 \lg \frac{K}{\omega^{\nu}} = 0$$

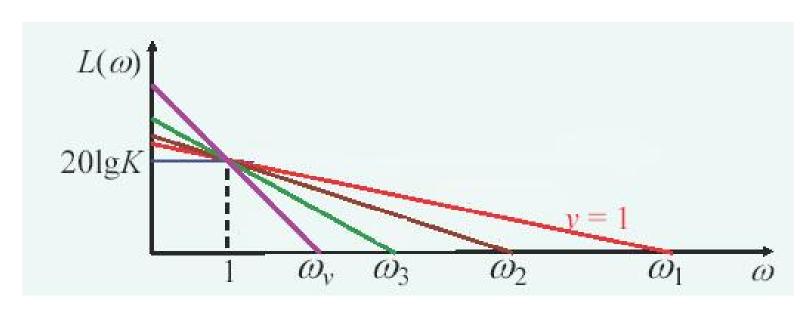
$$\Rightarrow K = \omega_{\nu}^{V}$$

静态误差系数:

0型系统
$$K_p = K$$
; $K_v = K_a = 0$

I型系统
$$K_p = \infty$$
; $K_v = \omega_1$; $K_a = 0$

II型系统
$$K_p = \infty$$
; $K_v = \infty$; $K_a = \omega_2^2$





中频段 (ω1 ~ ω2)

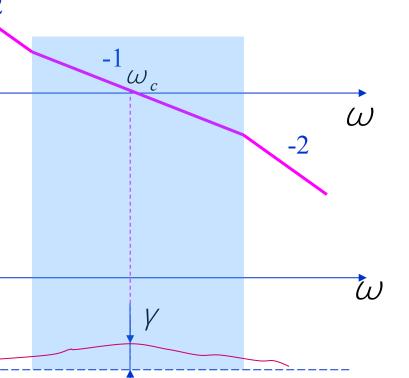
 $L(\omega)$

 $\theta(\omega)$

$$(\omega_1 \sim \omega_2)$$

决定系统动态性能: 快速性和平稳性

幅频折线以 - 1穿越0dB线, 保持宽度:



$$\gamma \uparrow \implies M_r = \frac{1}{\sin \gamma} \downarrow$$

$$\sigma\% = 0.16 + 0.4(M_r - 1)$$
 平稳

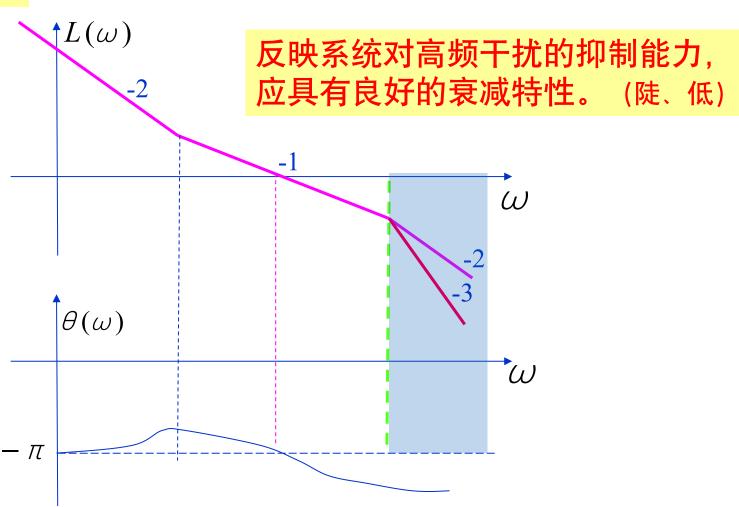
$$t_s \approx (4 \sim 9) / \omega_c$$

 ω_c 大 \Rightarrow 系统快速性好

★ω。太大则易引入高频干扰, 降低控制精度。

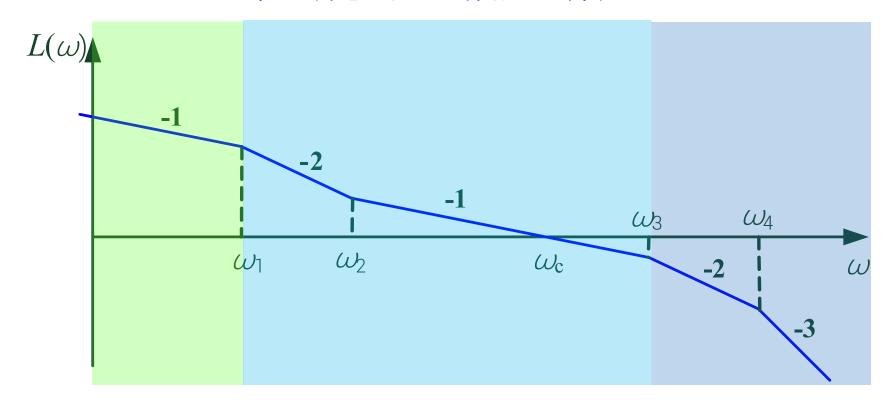








令人满意的"三频段"特征



低频段 (第一个转折频率 ω_1 之前的频段): 高增益,高精度;中频段 ($\omega_1^{-10}\omega_c$): 以 – 1斜率穿越0dB线,适当拉宽;高频段 ($10\omega_c$ 以后的频段): 衰减快,抗干扰能力强。

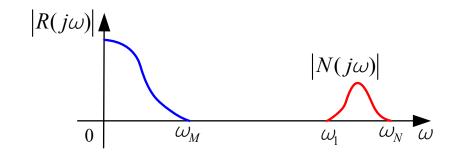


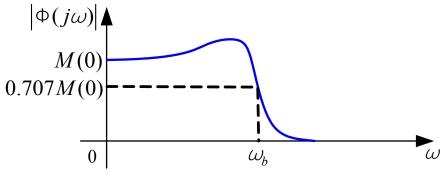
6.系统带宽的确定

- (1) 精确跟踪输入信号
- (2) 抑制噪声

通常取:

$$\omega_b = (5-10)\omega_M$$
 且 $\omega_b < \omega_1$



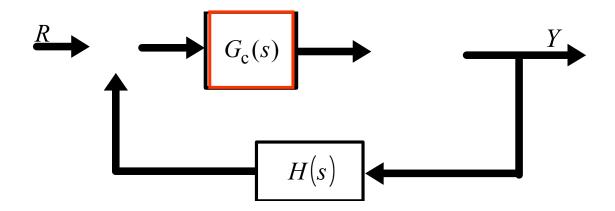


6.1系统带宽的确定

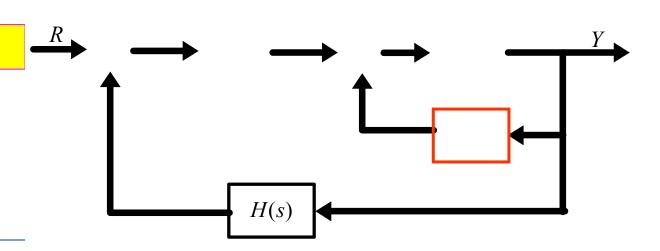


7.校正方式





2.反馈校正





3.前馈校正

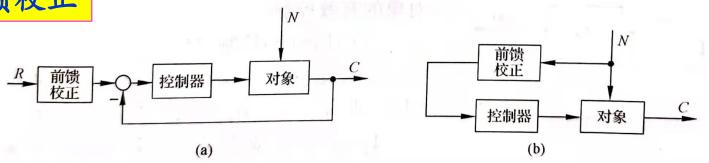


图 6-3 前馈校正

4.复合校正

复合校正方式是在反馈控制回路中,加入前馈校正通路,组成一个有机整体,如图6-4所示。图中(a)为按扰动补偿的复合控制形式,(b)为按输入补偿的复合控制形式。

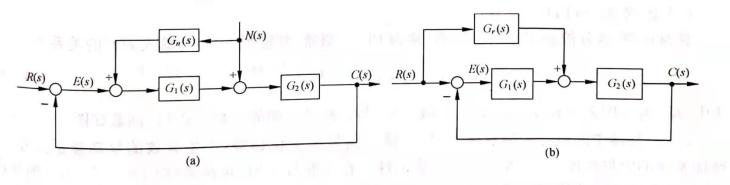
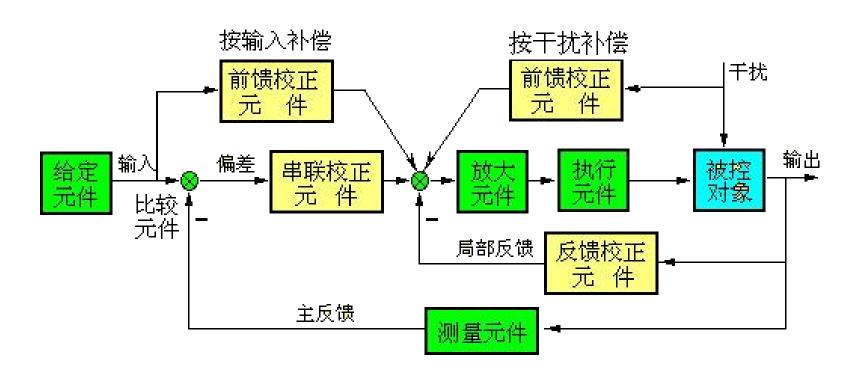


图 6-4 复合校正





Thank You!