



# 自动控制原理

## (第 25 讲)

### § 5. 线性系统的频域分析与校正

- § 5. 1 频率特性的基本概念
- § 5. 2 幅相频率特性 (Nyquist图)
- § 5. 3 对数频率特性 (Bode图)
- § 5. 4 频域稳定判据
- § 5. 5 稳定裕度
- § 5. 6 利用开环频率特性分析系统的性能
- § 5. 7 闭环频率特性曲线的绘制
- § 5. 8 利用闭环频率特性分析系统的性能
- § 5. 9 频率法串联校正



西北工业大学  
NORTHWESTERN POLYTECHNICAL UNIVERSITY



# 自动控制原理

(第 25 讲)

## § 5.9 频率法串联校正

§ 5.9.1 串联超前校正

§ 5.9.2 串联迟后校正

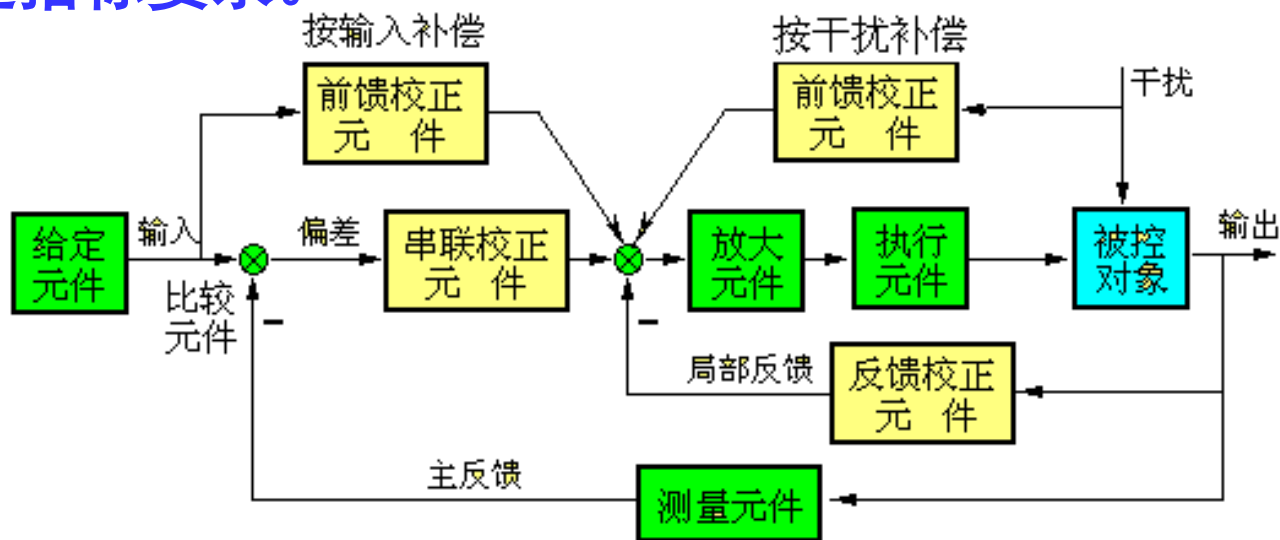
§ 5.9.3 串联迟后—超前校正

§ 5.9.4 串联PID校正



## § 5.9 频率法串联校正 (1)

**校正：**采用适当方式，在系统中加入一些结构和参数可调整的装置（校正装置），用以改善系统性能，使系统满足指标要求。

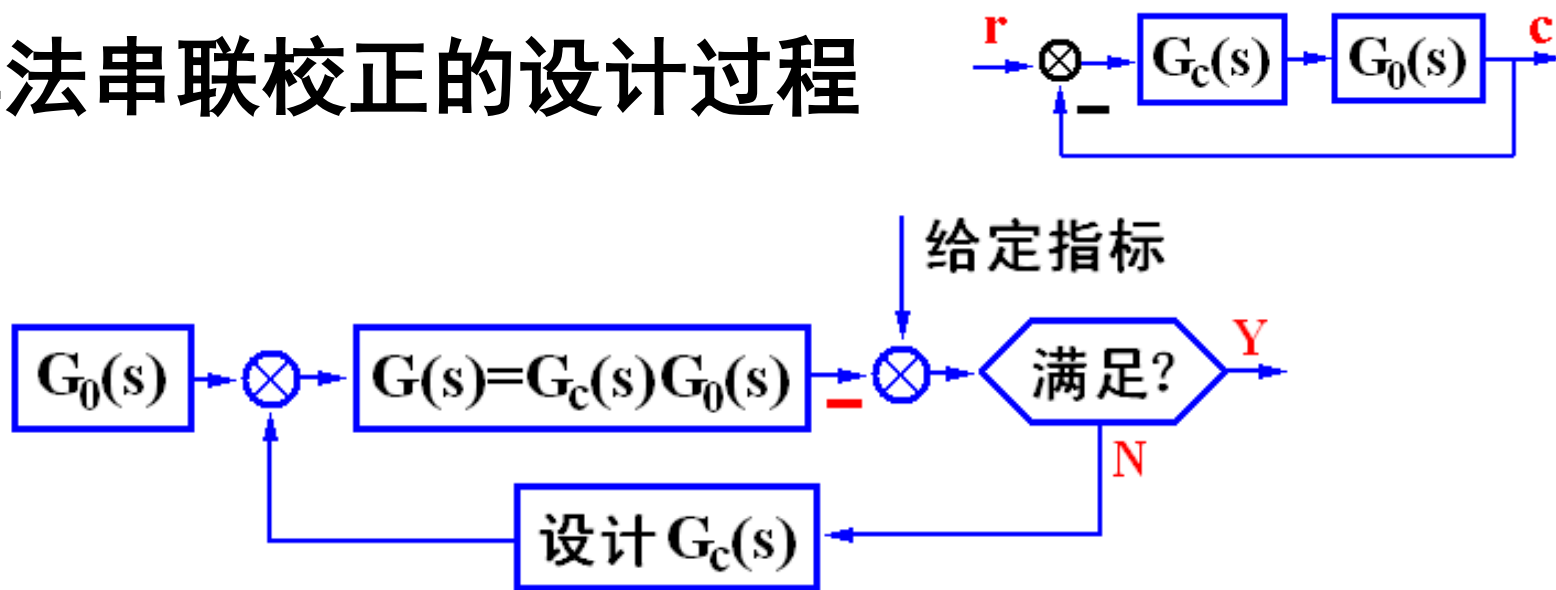


**校正方式：** 串联校正， 反馈校正， 复合校正



## § 5.9 频率法串联校正的过程 (2)

### 频率法串联校正的设计过程



合理确定性能指标

{ 有重点地照顾各项指标要求;  
不要追求不切实际的高指标。



## § 5.9 频率法串联校正的基本原理 (3)

### 三频段理论

	频段	对应性能	希望形状
$L(\omega)$	低频段	$\left\{ \begin{array}{l} \text{开环增益 } K \\ \text{系统型别 } \nu \end{array} \right.$ 稳态误差 $e_{ss}$	陡, 高
	中频段	$\left\{ \begin{array}{l} \text{截止频率 } \omega_c \\ \text{相角裕度 } \gamma \end{array} \right.$ 动态性能 $\left\{ \begin{array}{l} \sigma \% \\ t_s \end{array} \right.$	缓, 宽
	高频段	系统抗高频干扰的能力	低, 陡

三频段理论：为我们改变系统频率特性，进而改善系统性能提供了原则和方向。

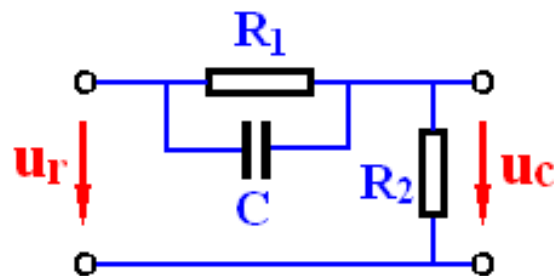


## § 5.9.1 串联超前校正 (1)

### § 5.9.1 串联超前校正

#### (1) 超前网络特性

$$G'_c(s) = \frac{U_c(s)}{U_r(s)} = \frac{R_2}{R_2 + \frac{1}{\frac{1}{R_1} + Cs}} = \frac{R_2}{R_2 + \frac{R_1}{CR_1s + 1}}$$



$$= \frac{R_2(CR_1s + 1)}{R_2(CR_1s + 1) + R_1} = \frac{R_2(CR_1s + 1)}{R_1R_2Cs + R_1 + R_2} = \frac{\frac{R_2}{R_1 + R_2}(CR_1s + 1)}{\frac{R_1R_2C}{R_1 + R_2}s + 1}$$

$$= \frac{1}{a} \cdot \frac{aTs + 1}{Ts + 1} \quad \begin{cases} a = \frac{R_1 + R_2}{R_2} > 1 \\ T = \frac{R_1R_2C}{R_1 + R_2} \end{cases}$$

$$a \cdot G'_c(s) = \frac{aTs + 1}{Ts + 1} = G_c(s)$$



## § 5.9.1 串联超前校正 (2)

(1) 超前网络特性  $G_c(s) = \frac{aTs + 1}{Ts + 1} \quad (a > 1)$

$$H = 20 \lg \frac{1/T}{1/aT} = 20 \lg a$$

$$\varphi(\omega) = \arctan(aT\omega) - \arctan(T\omega) = \arctan \frac{T\omega(a-1)}{1+aT^2\omega^2}$$

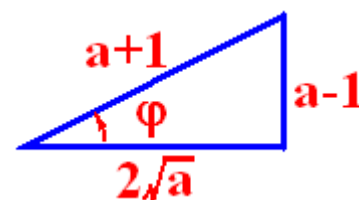
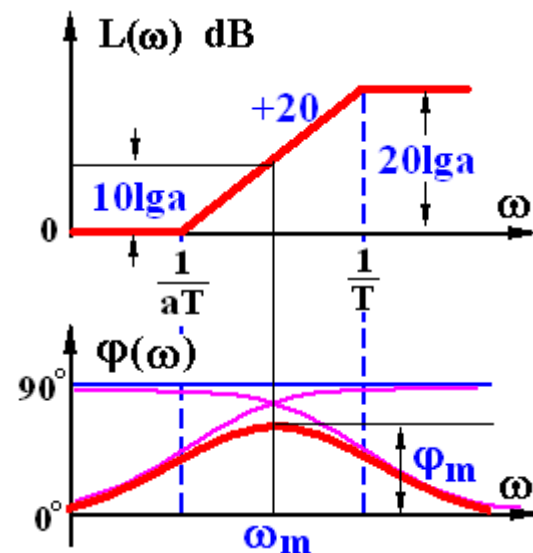
$$\frac{d\varphi(\omega)}{d\omega} = 0 \Rightarrow \frac{d}{d\omega} [\tan \varphi(\omega)] = 0$$

$$\frac{d}{d\omega} \left[ \frac{T\omega(a-1)}{1+aT^2\omega^2} \right] = \frac{T(a-1)[1-aT^2\omega^2]}{(1+aT^2\omega^2)^2} = 0$$

$$\omega_m = 1/\sqrt{a}T$$

$$\tan \varphi(\omega_m) = \frac{T\omega_m(a-1)}{1+aT^2\omega_m^2} \bigg|_{\omega_m = \frac{1}{\sqrt{a}T}} = \frac{a-1}{2\sqrt{a}}$$

$$\varphi_m = \varphi(\omega_m) = \arctan \frac{a-1}{2\sqrt{a}} = \arcsin \frac{a-1}{a+1}$$



可解出

$$a = \frac{1 + \sin \varphi_m}{1 - \sin \varphi_m}$$

$$L(\omega_m) = 10 \lg a$$

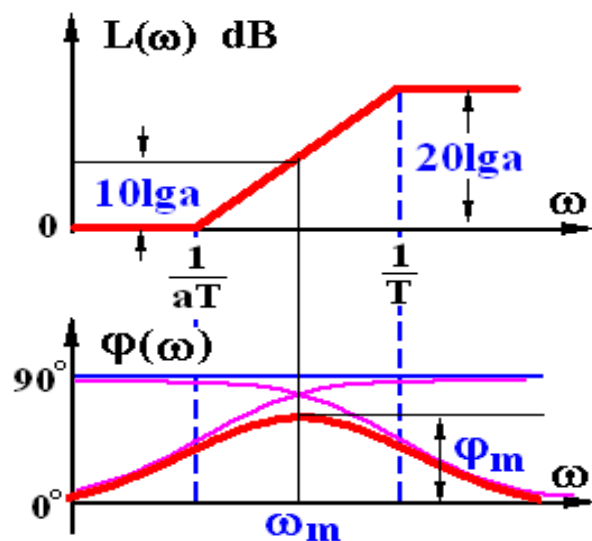




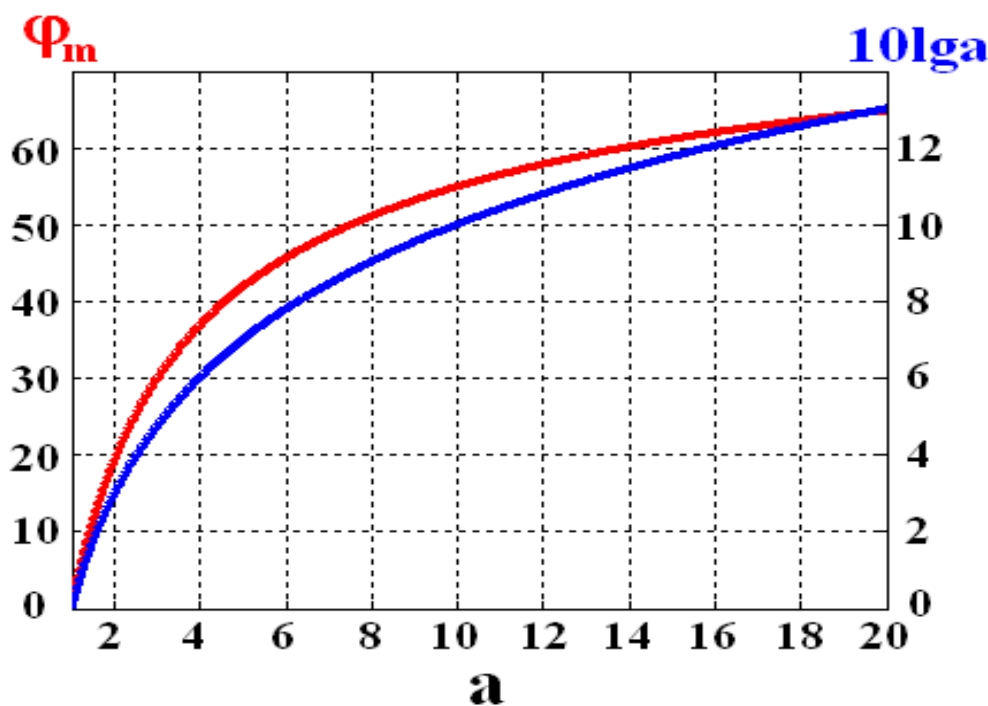
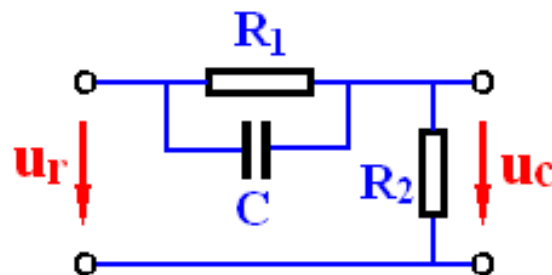
## § 5.9.1 串联超前校正 (3)

### (1) 超前网络特性

$$\begin{cases} \varphi_m = \arcsin \frac{a-1}{a+1} \\ a = \frac{1+\sin \varphi_m}{1-\sin \varphi_m} \end{cases}$$



$$G_c(s) = \frac{aTs + 1}{Ts + 1}$$







## § 5.9.1 串联超前校正 (4)

### (2) 串联超前校正

**实质 — 利用超前网络相角超前特性提高系统的相角裕度**

超前校正步骤 (设给定指标  $e_{ss}^*$ ,  $\omega_c^*$ ,  $\gamma^*$ )

① 由  $e_{ss}^* \rightarrow K$

② 由  $G_0(s) \rightarrow L_0(\omega) \rightarrow \omega_{c0} \rightarrow \gamma_0$   $\left\{ \omega_{c0}, \gamma_0 \text{ 均不足} \right.$

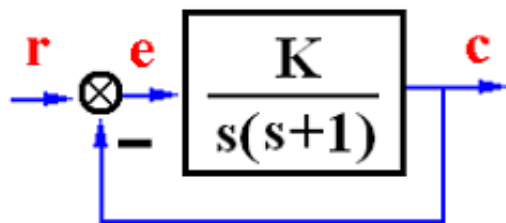
③ 确定  $\varphi_m = \gamma^* - \gamma_0 + (5^\circ \sim 10^\circ)$   $\left\{ a = \frac{1 + \sin \varphi_m}{1 - \sin \varphi_m}, 10 \lg a \right.$

④ 作图设计 A - B - C - D  $\Rightarrow G_c(s)$

⑤  $G(s) = G_c(s) \cdot G_0(s)$  验算  $\left\{ \begin{matrix} \omega_c \\ \gamma \end{matrix} \right.$  是否满足要求

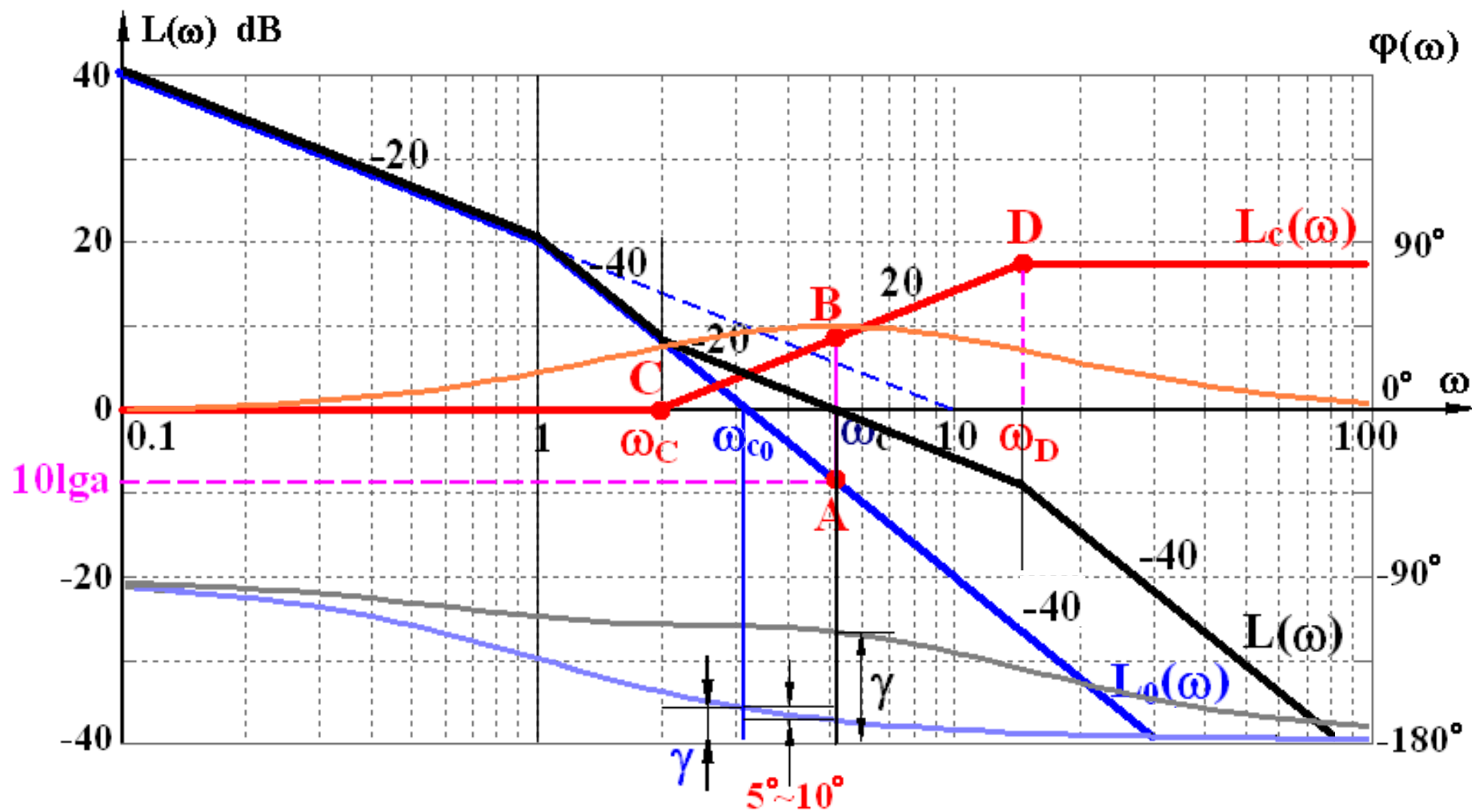


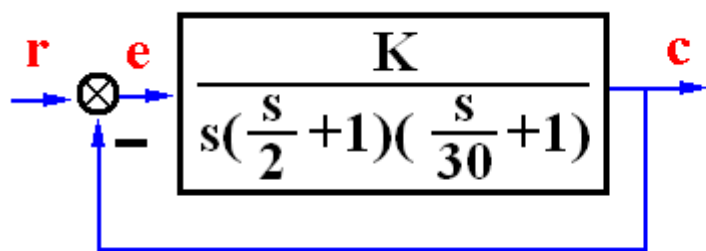
## § 5.9.1



$$\begin{cases} r(t)=t \\ e_{ss} \leq 0.1 \\ \omega_c^* \geq 5 \\ \gamma^* \geq 60^\circ \\ h^* \geq 10dB \end{cases}$$

## 举例1

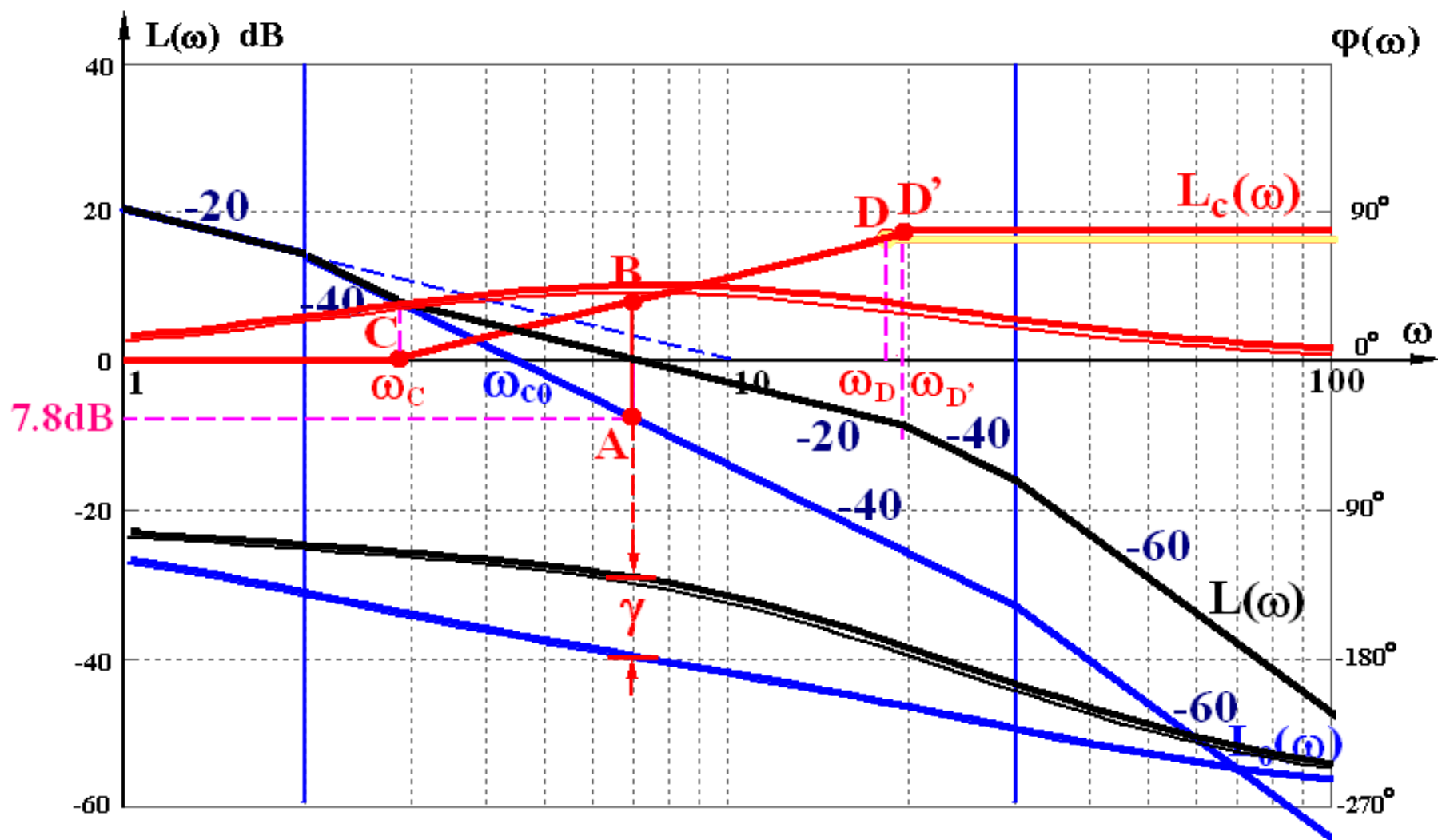




$$\begin{cases} e_{ss} \leq 0.1 & [r(t) = t] \\ \omega_c^* \geq 5 \\ \gamma^* \geq 50^\circ \\ h^* \geq 10dB \end{cases}$$



## 举例2





## 课程小结

### § 5.9.1 串联超前校正

实质：利用超前网络相角超前特性提高系统的相角裕度

适用： $\omega_{c0} \leq \omega_c^*$ ,  $\gamma_0 \leq \gamma^*$

步骤：

- ①  $e_{ss}^* \rightarrow K$
- ②  $G_0(s) \rightarrow L_0(\omega) \rightarrow \omega_{c0} \rightarrow \gamma_0$
- ③  $\varphi_m = \gamma^* - \gamma_0 + (5^\circ \sim 10^\circ) \begin{cases} a = \frac{1 + \sin \varphi_m}{1 - \sin \varphi_m}, & 10 \lg a \end{cases}$
- ④ 作图设计  $A - B - C - D \Rightarrow G_c(s)$
- ⑤  $G(s) = G_c(s) \cdot G_0(s)$  验算  $\omega_c, \gamma$

效果：

保持低频段	满足稳态精度 $e_{ss}$
改善中频段	$\omega_c \uparrow, \gamma \uparrow$ 动态性能提高
抬高高频段	抗高频干扰能力降低