



第五章 频率响应法

5.1 频率特性的基本概念

5.2 典型环节的频率特性

5.3 开环系统频率特性图的绘制

5.4 控制系统的频域稳定判据

5.5 稳定裕度 stability margin

5.6 开环系统频率特性与闭环系统性能的关系

5.7 闭环频率特性和频域性能指标



5.5 稳定裕度

- 稳定裕度的概念
- 使用稳定裕度概念综合系统



5.5 稳定裕度

一、幅值裕度(magnitude margin, MM)

相角穿越频率 ω_g : $\varphi(\omega_g) = -180^\circ$

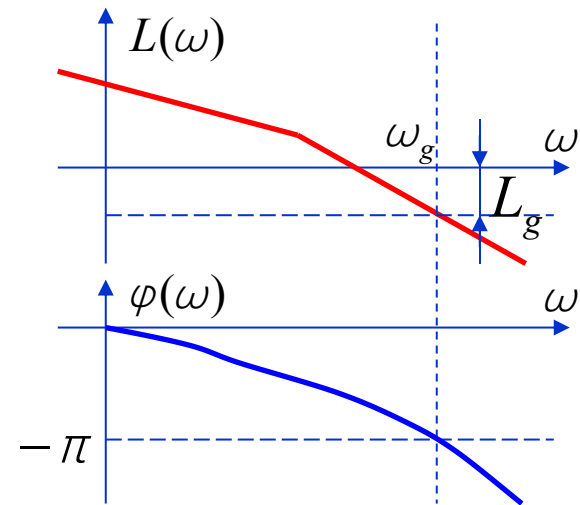
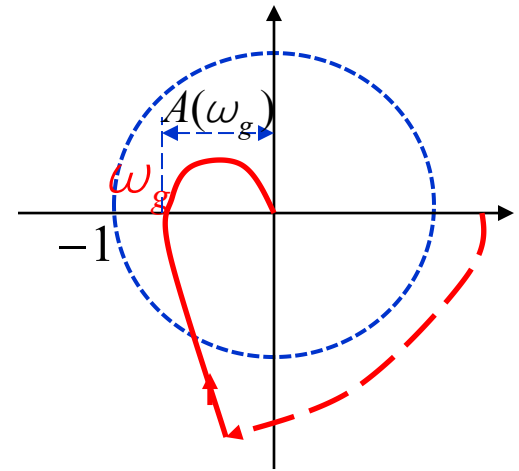
幅值稳定裕度: $K_g = \frac{1}{A(\omega_g)}$

在对数坐标图上, 用 L_g 表示 K_g 的分贝值:

$$L_g = 20 \lg K_g = -20 \lg A(\omega_g)$$

[物理意义]:

稳定闭环系统的开环增益 K 增加 K_g 倍 (Nyquist图) 或增加 L_g 分贝 (波德图), 则系统处于临界稳定状态。若增加的倍数大于 K_g 倍 (或 L_g 分贝), 则系统变为不稳定。





5.5 稳定裕度

二、相角裕度(phase margin, PM)

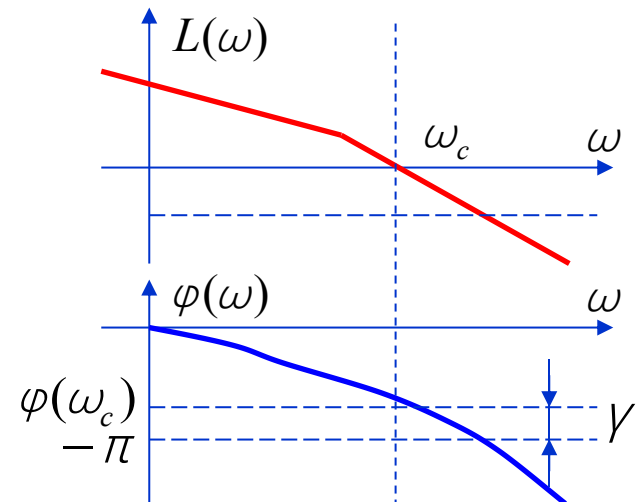
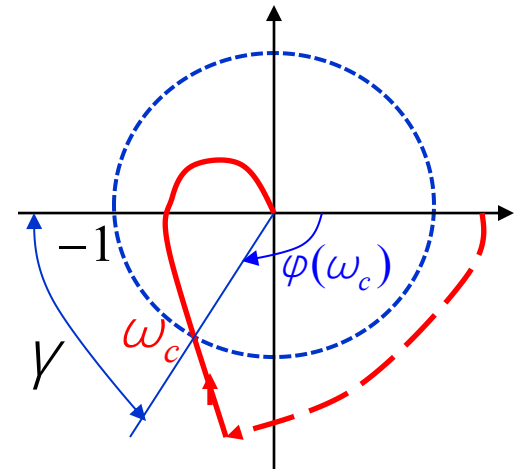
幅值穿越频率 ω_c : $A(\omega_c) = 1$

相角稳定裕度: $\gamma = 180^\circ + \varphi(\omega_c)$

在工程上一般取相角裕度为**30-60度**,
幅值裕度大于**6dB**。

[物理意义]:

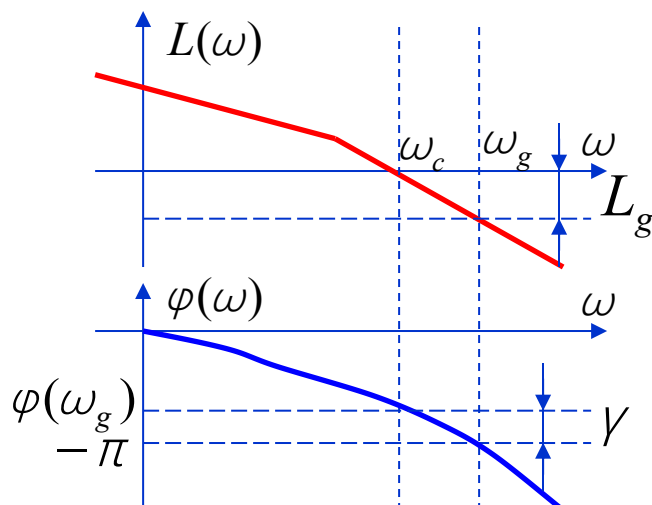
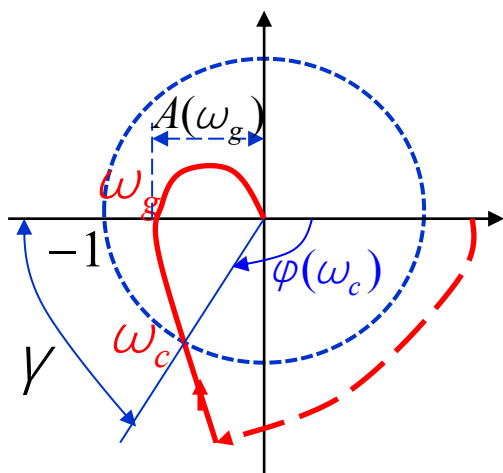
稳定闭环系统的开环频率特性还有 γ 度的相角裕度, 若某种因素使附加滞后相角达到或超出 γ 度, 则系统不能正常工作。





5.5 稳定裕度

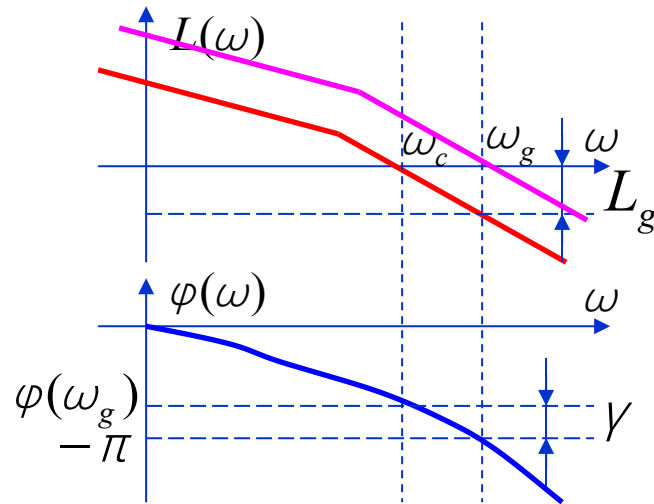
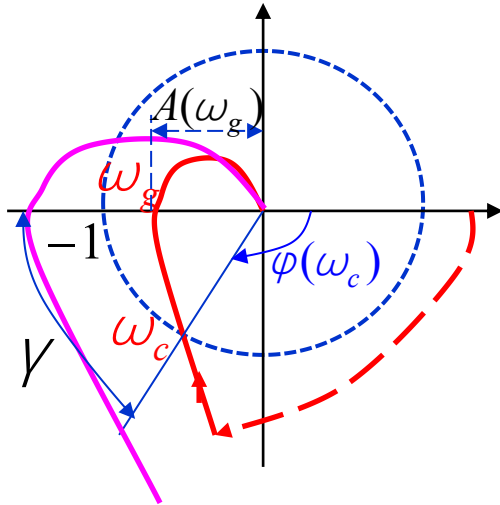
当频率特性曲线穿过 $(-1, j0)$ 点时，系统处于临界稳定状态。这时： $A(\omega_g) = 1, \varphi(\omega_c) = -180^\circ, \omega_c = \omega_g$ 。对于最小相位系统，可以用 $A(\omega_g)$ 和 $\varphi(\omega_c)$ 来表示频率特性曲线接近 $(-1, j0)$ 点的程度，或称为稳定裕度。稳定裕度越大，稳定性越好。



显然，当 $L_g > 0$ 时，即 $A(\omega_g) < 1$ 和 $\gamma > 0$ 时，闭环系统是稳定的；否则是不稳定的。对于最小相角系统， $L_g > 0$ 和 $\gamma > 0$ 是同时发生或同时不发生的，所以经常只用一种稳定裕度来表示系统的稳定裕度。常用相角裕度。



5.5 稳定裕度

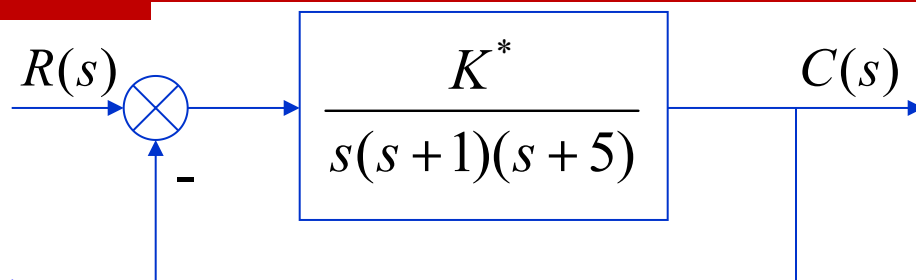


比如，若增加开环放大系数 K ，则对数幅频特性曲线将上升，而相角特性曲线不变。可见，开环放大系数太大，容易引起系统的不稳定。



5.5 稳定裕度

例1: 设控制系统如下图所示
 $K^*=10$ 和 $K^*=100$ 时, 试求系统的相角裕度和幅值裕度。



解: 相角裕度和幅值裕度的计算:

$$A(\omega) = \frac{0.2K^*}{|s| \times |s+1| \times |0.2s+1|} = \frac{0.2K^*}{\omega\sqrt{1+\omega^2} \sqrt{1+0.04\omega^2}}$$

$$\varphi(\omega) = -90 - \arctan \omega - \arctan(0.2\omega)$$

① **相角裕度:** 先求幅值穿越频率 ω_c (当 $K^*=10$ 时)

$$A(\omega) = \frac{0.2K^*}{|s| \times |s+1| \times |0.2s+1|} = \frac{2}{\omega\sqrt{1+\omega^2} \sqrt{1+0.04\omega^2}} = 1$$

解此方程较困难, 可采用近似解法。由于 ω_c 较小(小于2), 所以:

$$A(\omega) \approx \frac{2}{\omega\sqrt{1+\omega^2}} = 1$$

近似解: $\omega_c \approx 1.25$

精确值: $\omega_c = 1.227$



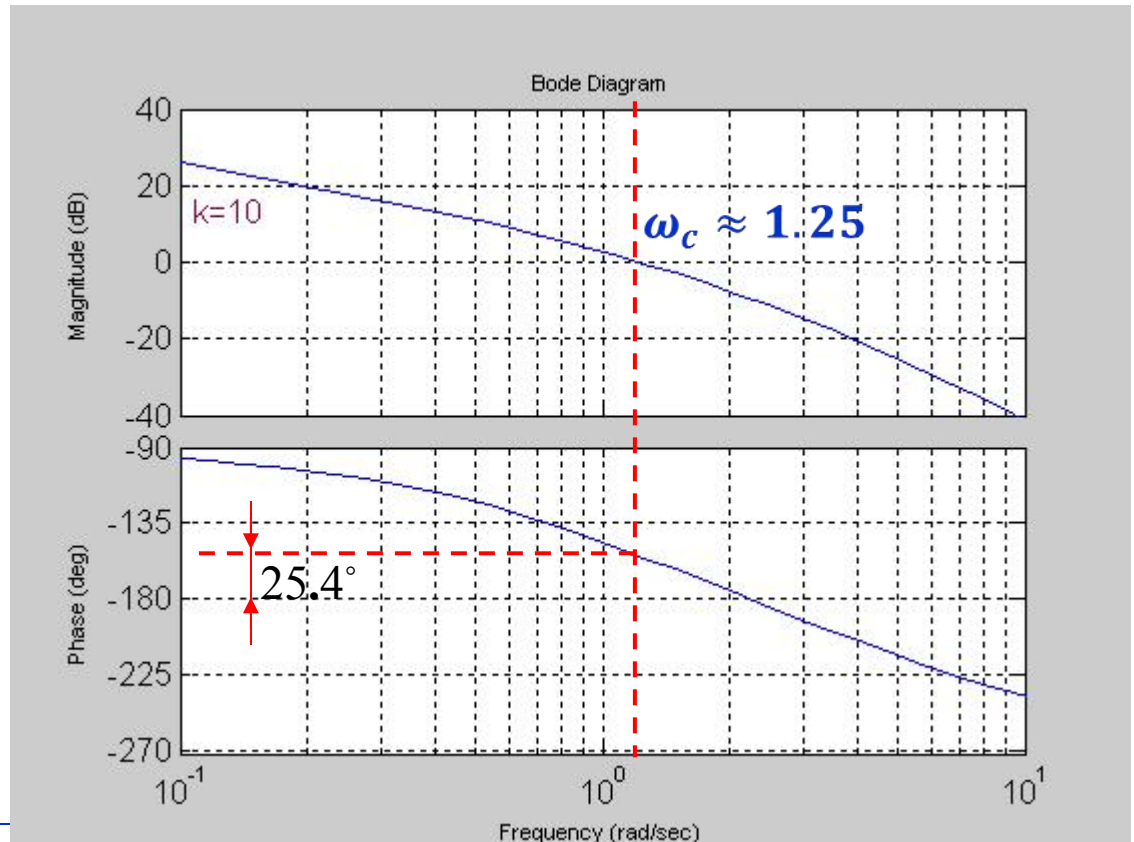
5.5 稳定裕度

幅值穿越频率 ω_c 处的相角为：

$$\varphi(\omega_c) = -90^\circ - \arctan \omega_c - \arctan(0.2\omega_c) = -155.38^\circ$$

相角裕度为： $\gamma = 180 + \varphi(\omega_c) = 180^\circ - 155.38^\circ = 24.6^\circ$

精确值： $\gamma = 25.4^\circ$





5.5 稳定裕度

② 幅值裕度：先求相角穿越频率 ω_g （当 $K^*=10$ 时）

$$\varphi(\omega_g) = -90^\circ - \arctan \omega_g - \arctan 0.2\omega_g = -180^\circ$$

$$\text{即: } \arctan \omega_g + \arctan(0.2\omega_g) = 90^\circ$$

$$\tan(A + B) = \frac{\tan(A) + \tan(B)}{1 - \tan(A)\tan(B)}$$

$$\frac{1.2\omega_g}{1 - 0.2\omega_g^2} = \tan 90^\circ$$

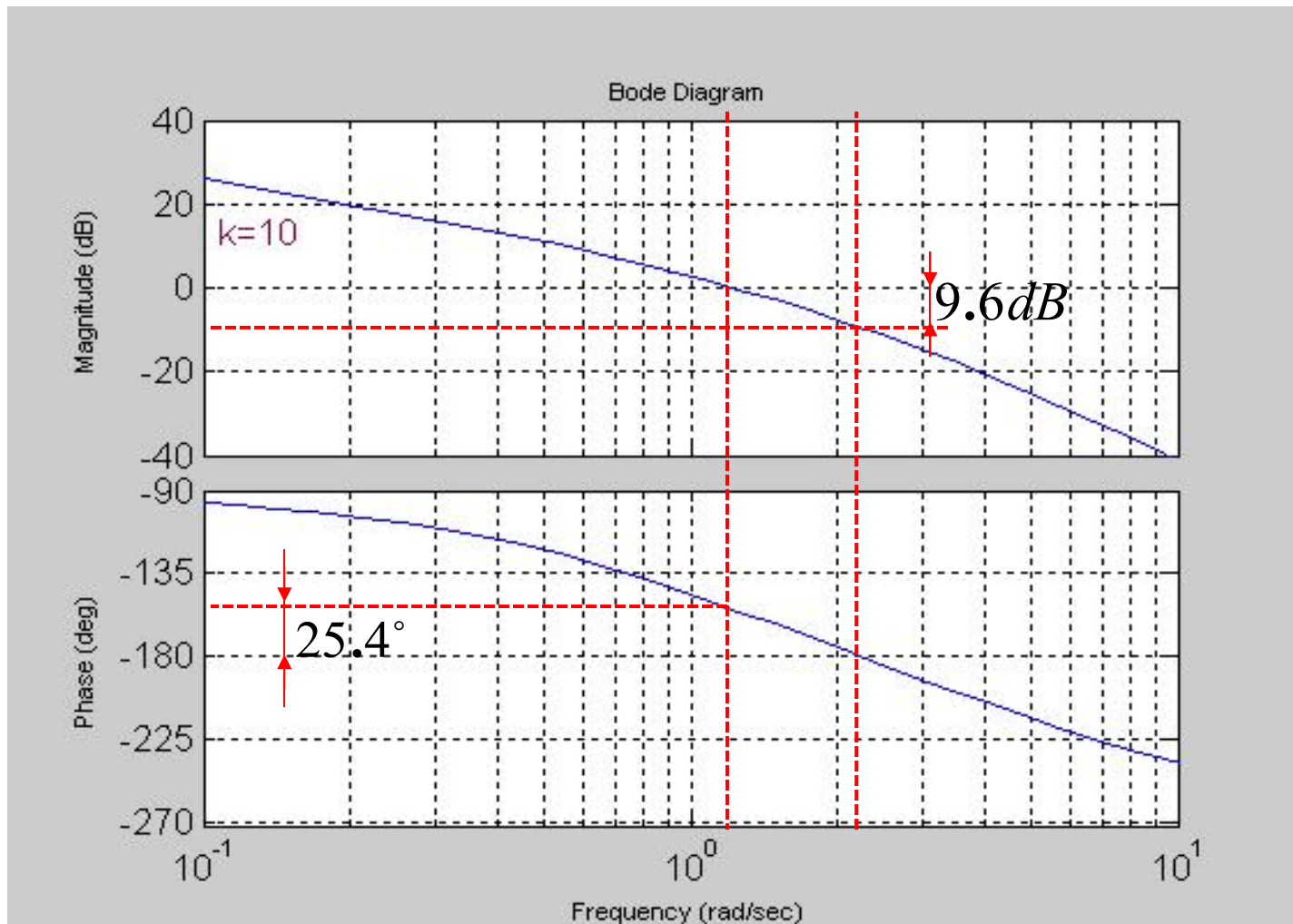
$$\text{得: } 1 - 0.2\omega_g^2 = 0, \text{解得: } \omega_g = 2.24$$

$$A(\omega_g) = \frac{2}{\omega_g \sqrt{1 + \omega_g^2} \sqrt{1 + 0.04\omega_g^2}} \approx 0.33216$$

$$\text{所以, 幅值裕度为: } L_g = -20 \log A(\omega_g) = 9.6(dB)$$



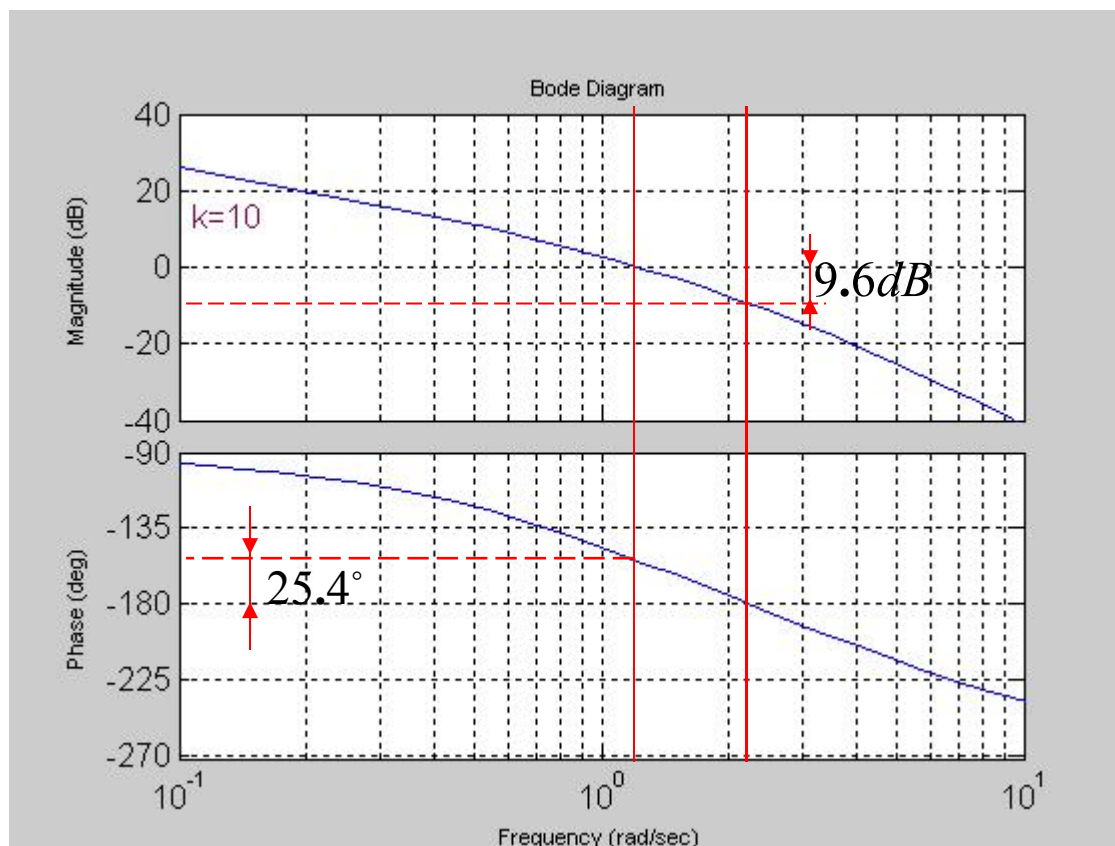
5.5 稳定裕度



$K^*=10$ 时波特图



5.5 稳定裕度

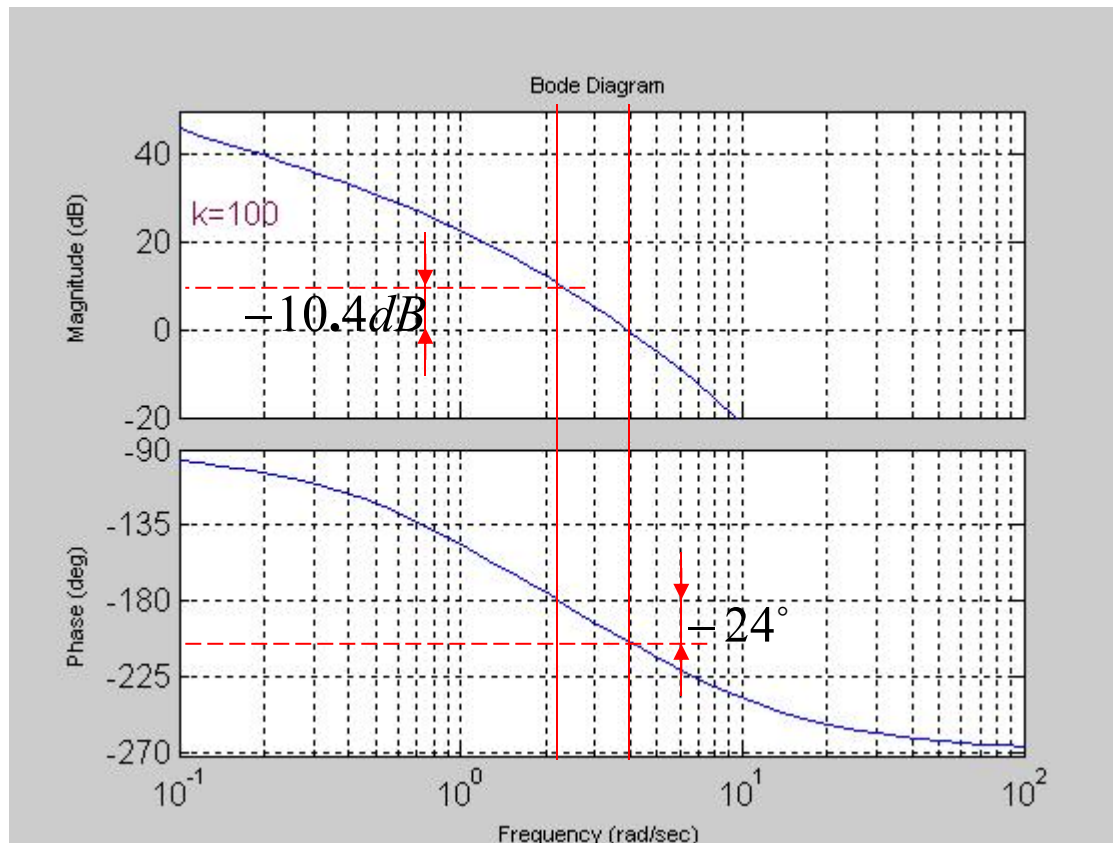


当 $K^*=10$ 时，开环系统波德图如图所示。这时系统的幅值裕度为9.6dB；相角裕度大约为25.4°。因此，系统在不稳定之前，增益可以增加9.6dB。



5.5 稳定裕度

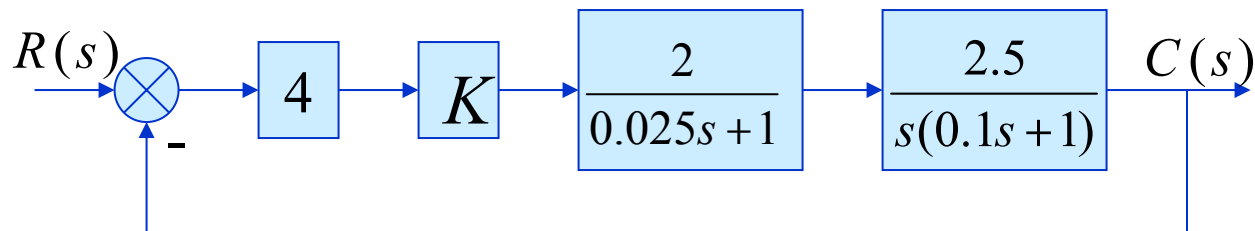
当增益从 $K^*=10$ 增大到 $K^*=100$ 时，幅值特性曲线上移20dB，相角特性曲线不变。这时系统的相角裕度和幅值裕度分别是-10.4dB和 -24° 。因此系统在 $K^*=10$ 时是稳定的，在 $K^*=100$ 时是不稳定的。





5.5 稳定裕度

例2:某系统结构图如下所示。试确定当 $K=10$ 时闭环系统的稳定性及其使相角稳定裕度为 30° 时的开环放大系数 K 。



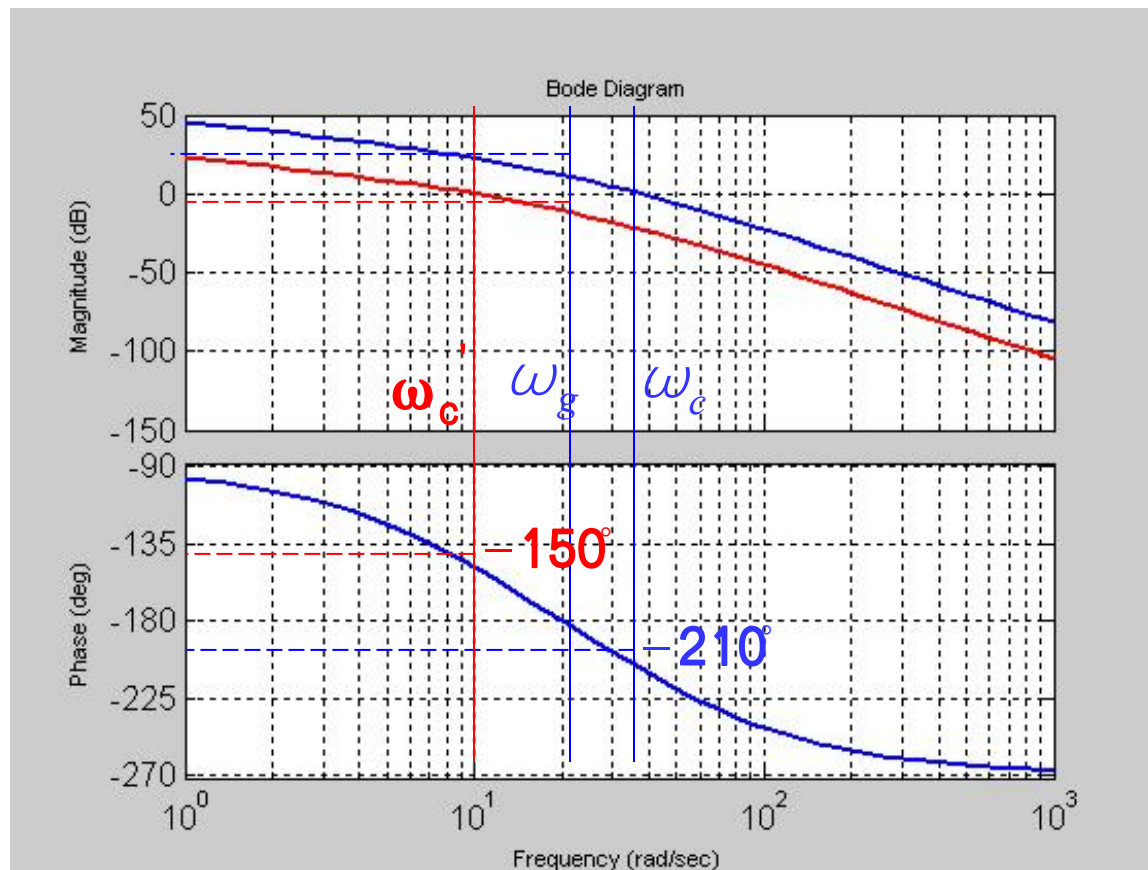
[解]: 当 $K=10$ 时, 开环传递函数为: $G_o(s) = \frac{200}{s(0.025s+1)(0.1s+1)}$

手工绘制波德图步骤:

- 1、确定转折频率: 10、40, 在 $(1, 20\log 200)$ 点画斜率为-20的斜线至 $\omega = 10$;
- 2、在 $\omega = 10 \sim 40$ 之间画斜率为-40的斜线;
- 3、 $\omega = 40$ 后画斜率为-60的斜线。



5.5 稳定裕度

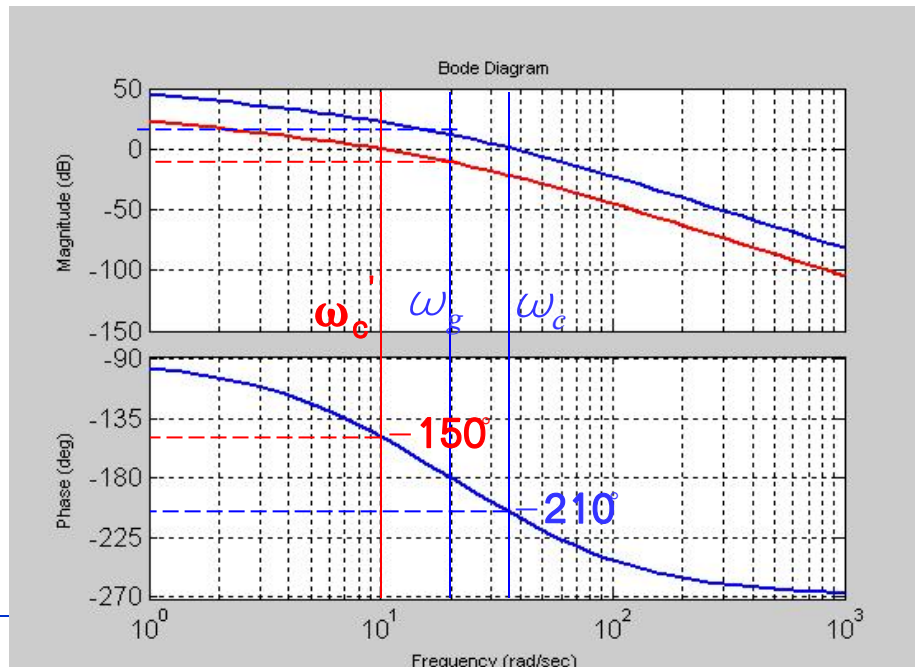


上图蓝线为原始波德图。 $\varphi(\omega_c) \approx -210^\circ < -180^\circ$, $\omega_c \approx 38$, 显然 闭环系统是不稳定的。为了使相角稳定裕度达到 30° , 可将幅频曲线向下平移。即将开环放大系数减小, 这时相频特性不变。截止频率左移至 ω_c' , 移到哪里?



5.5 稳定裕度

$\because \varphi(\omega_c') = -180^\circ + 30^\circ = -150^\circ$ ，从图中看出： $\omega_c' \approx 10$ 。所以原始幅频曲线向下移动的分贝数为： $L_g = 20\log A(\omega_c') = 20\log A(10) \approx 22\text{dB}$ 。设新的开环放大系数为 K_1 ，原始的开环放大系数为 $K=200$ ，则有 $22 = 20\log K - 20\log K_1$ （讨论 $\omega=1$ 时较明显）。解得： $K_1 \approx 15$ 。所以当开环放大系数下降到15时，闭环系统的相角稳定裕度是 30° ，这时的幅频稳定裕度为：由图中看出 $\omega_g \approx 20$ ，所以 $L_g = 20\log A(\omega_g)|_{k=15} = 20\log A(20)|_{k=15} = 10(\text{dB})$

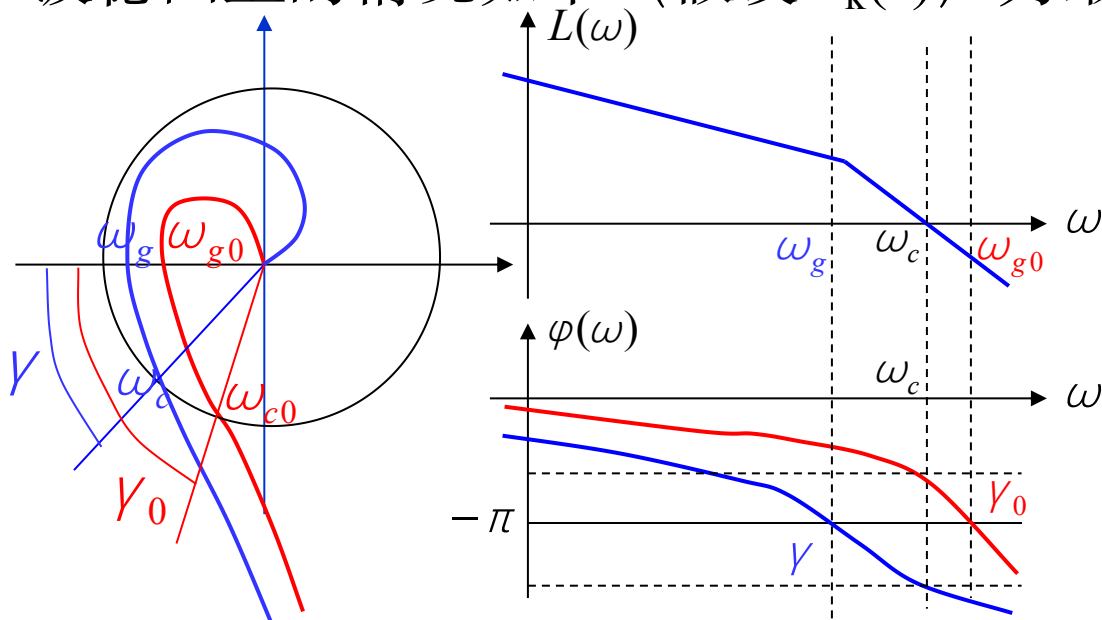




5.5 稳定裕度

三、带有延迟环节系统的相角裕度的求法：

设系统的开环传递函数为： $G_k(s)e^{-\tau s}$ ，我们知道增加了延迟环节后系统的幅值特性不变，相角特性滞后了 $-\omega\tau$ 。表现在奈氏图和波德图上的情况如下（假设 $G_k(s)$ ）为最小相角系统。



左图中，红色曲线为 $G_k(s)$ 频率特性，蓝色曲线为增加了延迟环节后的频率特性。其幅值和相角穿越频率分别为 $\omega_{c0}, \omega_c (\omega_{c0} = \omega_c)$ 和 ω_{g0}, ω_g ，相角裕度分别为 γ_0, γ 。

显然增加了延迟环节后，系统的稳定性下降了。若要确保稳定性，其相角裕度必须大于零。即：

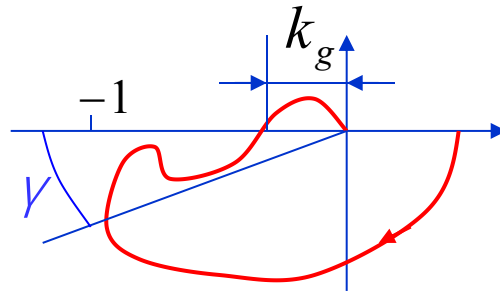
$$\gamma = \gamma_0 - \tau\omega_c = \pi + \angle G_k(j\omega_c) - \tau\omega_c > 0$$



5.5 稳定裕度

[稳定裕度概念使用时应注意]:

- 1、在高阶系统中，奈氏图中幅值为1的点或相角为-180度的点可能不止一个，这时使用幅值和相角稳定裕度可能会出现歧义；
- 2、非最小相角系统也可以使用稳定裕度的定义，但其幅值裕度和相角裕度有时符号相反。
- 3、有时幅值和相角稳定裕度都满足，但仍有部分曲线很靠近(-1,j0)点，这时闭环系统的稳定性依然不好。见下图：





5.5 稳定裕度

Thank You !