模拟与数字电路

Analog and Digital Circuits



课程主页 扫一扫

第十九讲:波特图与滤波器

Lecture 18: **Bode Plot**

主 讲: 陈迟晓

Instructor: Chixiao Chen

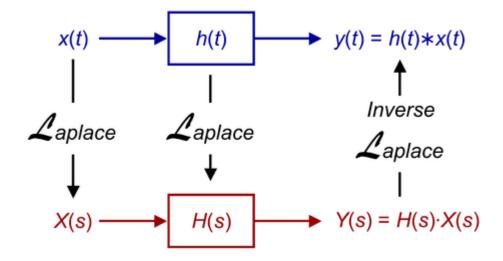
提纲

- 复习
 - 从时域到频域的变化?

- 波特图的近似画法
- 一阶滤波器
- 二阶滤波器
- 高阶有源滤波器

利用Laplace解决复杂计算

Time domain

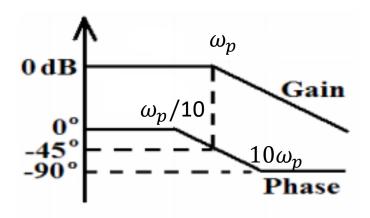


Frequency domain

Angular frequency @	Z	Y
Resistor	R	$G = \frac{1}{R}$
Capacitor	$\frac{1}{j\omega C}$	jωC
Inductor	$j\omega L$	$\frac{1}{j\omega L}$

• 如何手画
$$H(j\omega) = \frac{1}{1+j\omega/\omega_p}$$
的函数图像:

最终的效果是:



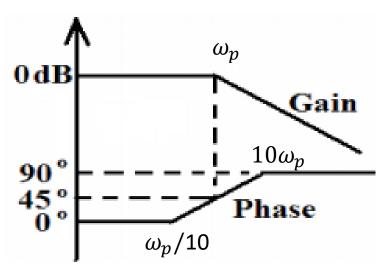
我们称上面这条线为幅频特性曲线,下面这条为相频特性曲线。

当增益遇到 ω_0 ,斜率下降20dB/dec;相位则从 $lg\omega_0-1$ 开始下降,一直到 $lg\omega_0+1$ 共下降 $\frac{\pi}{2}$ 。

当 $s = -\omega_p$ 时,该表达式有一个无穷间断点,我们称之为左边平面极点(LHP,P表示Pole,也就是极点),之所以叫做左半平面,是因为此时s在虚数轴的左侧。

• 如何手画 $H(j\omega) = \frac{1}{1-j\omega/\omega_p}$ 的函数图像:

很容易发现,这个函数的模与上一个函数相同,而相位刚好相反

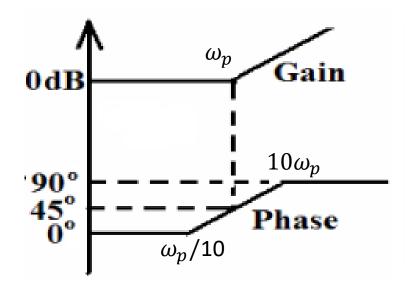


当增益遇到 ω_0 ,斜率下降20dB/dec;相位则从 $lg\omega_0-1$ 开始上升,一直到 $lg\omega_0+1$ 一共上升 $\frac{\pi}{2}$ 。

当 $s = \omega_p$ 时,该表达式有一个无穷间断点,我们称之为右边平面极点(RHP),同理,也是因为此时s在虚数轴的右侧。

• 如何手画 $H(j\omega) = 1 + \frac{j\omega}{\omega_p}$ 的函数图像:

很容易发现,这个函数的模和相位均与 $H(j\omega) = \frac{1}{1+j\omega/\omega_p}$ 相反。

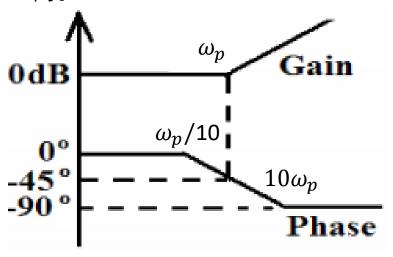


当增益遇到 ω_0 ,斜率上升20dB/dec;相位则从 $lg\omega_0-1$ 开始上升,一直到 $lg\omega_0+1$ 一共上升 $\frac{\pi}{2}$ 。

当 $s = -\omega_p$ 时,该表达式等于0,我们称之为左边平面零点(LHZ,Z表示Zero)。

• 如何手画 $H(j\omega) = 1 - \frac{j\omega}{\omega_p}$ 的函数图像:

很容易发现,这个函数的相位与 $H(j\omega) = 1 + \frac{j\omega}{\omega_p}$ 相反,而模相 同。



当增益遇到 ω_0 ,斜率上升20dB/dec;相位则从 $lg\omega_0-1$ 开始下降,一直到 $lg\omega_0+1$ 一共下降 $\frac{\pi}{2}$ 。

当 $s = \omega_p$ 时,该表达式等于0,我们称之为右边平面零点(RHZ)。

波特图的总结

总结:

LHP:

$$\frac{1}{1+s/\omega_0}$$

$$\frac{1}{1+j(\omega/\omega_0)}$$

RHP:

$$\frac{1}{1-s/\omega_0}$$

$$\frac{1}{1-j(\omega/\omega_0)}$$

LHZ:

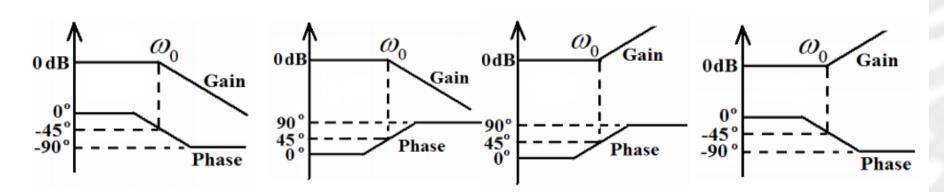
$$1+s/\omega_0$$

$$1+j(\omega/\omega_0)$$
 $1-j(\omega/\omega_0)$

RHZ:

$$1-s/\omega_0$$

$$1-j(\omega/\omega_0)$$



规律非常明显,即便不记得了,推一遍也并不难。

实际的响应表达式一般是多个上面提到的形式的乘积再乘一个系数,一般式为:

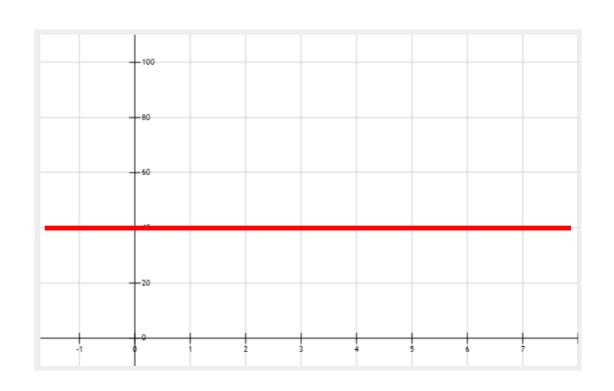
$$H(s) = A \cdot \prod_{i=0,1,2...} \left(1 + \frac{s}{j\omega_{zi}}\right) \cdot \prod_{j=0,1,2...} \frac{1}{1 + \frac{s}{j\omega_{pj}}}$$
由于是纵坐标是dB和rad,需要对 $H(s)$ 取对数,

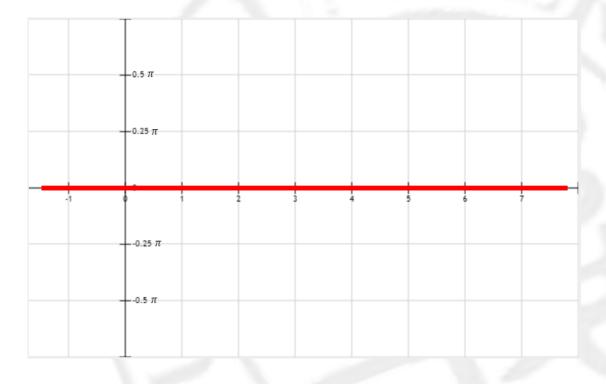
我们只要将每一项的幅度和相位累加即可。例如:

$$H(s) = 10^2 \cdot \frac{1 + \frac{s}{10^3}}{1 - \frac{s}{10^6}}$$
 其波特图可以视为以下三者的叠加:

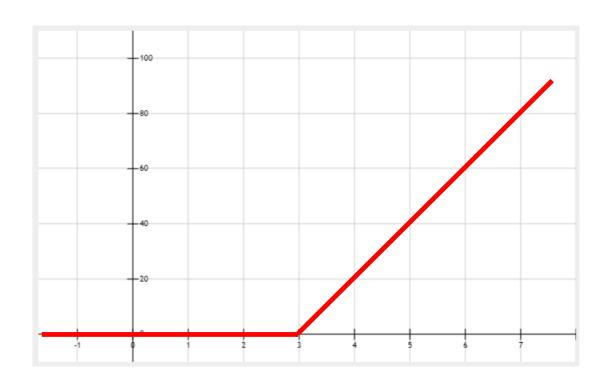
$$H_1(s) = 10^2$$
 $H_2(s) = 1 + \frac{s}{10^3}$ $H_3(s) = \frac{1}{1 - \frac{s}{10^6}}$

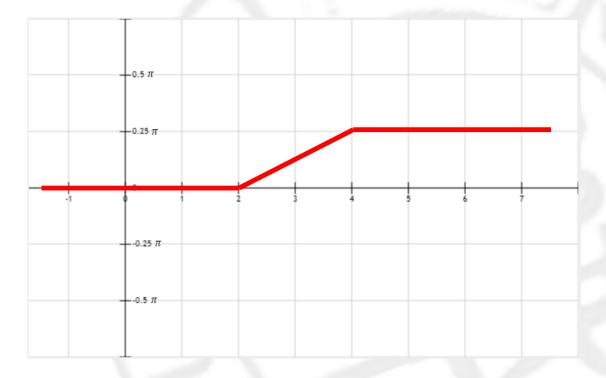
$$H_1(s) = 10^2$$



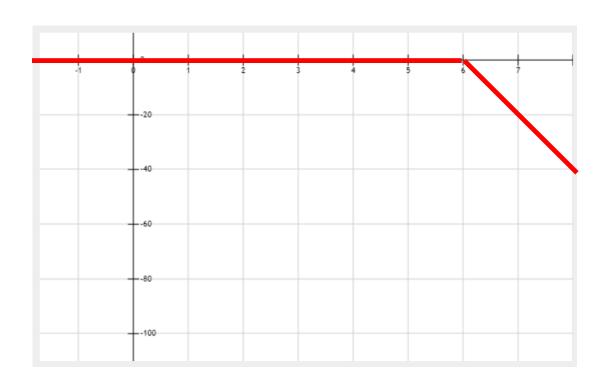


$$H_2(s) = 1 + \frac{s}{10^3}$$



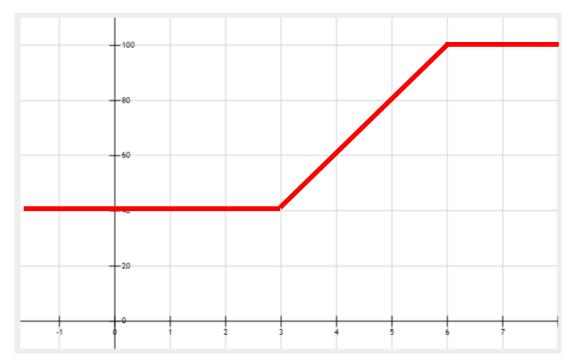


$$H_3(s) = \frac{1}{1 - \frac{s}{10^6}}$$





叠加后可得 $H(s) = 10^2 \cdot \frac{1 + \frac{s}{10^3}}{1 - \frac{s}{10^6}}$ 的波特图:



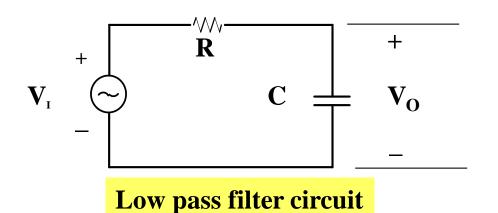
幅度每遇到一个零点,斜率上升20dB/dec,每遇到一个极点,斜率下降20dB/dec



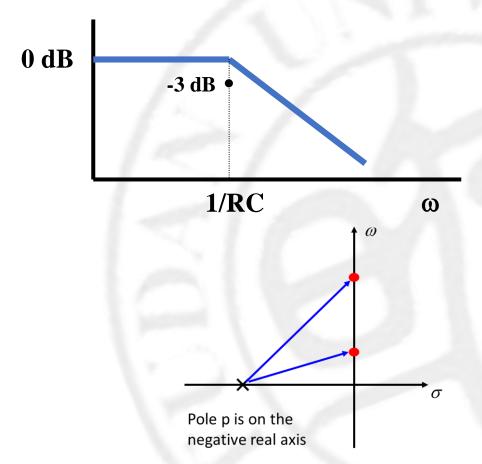
相位每遇到一个RHP/LHZ,上升 $\frac{\pi}{2}$,每遇到一个LHP/RHZ,下降 $\frac{\pi}{2}$

低通滤波器

• 一阶无源低通滤波器(first-order passive low-pass filter)

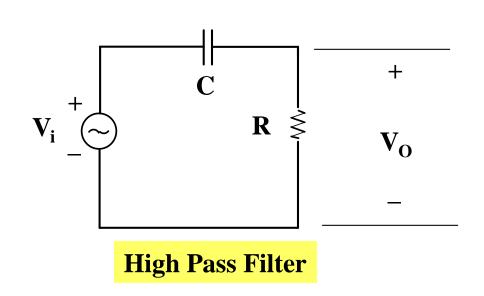


$$\frac{V_o(jw)}{V_i(jw)} = \frac{\frac{1}{jwC}}{R + \frac{1}{jwC}} = \frac{1}{1 + jwRC}$$

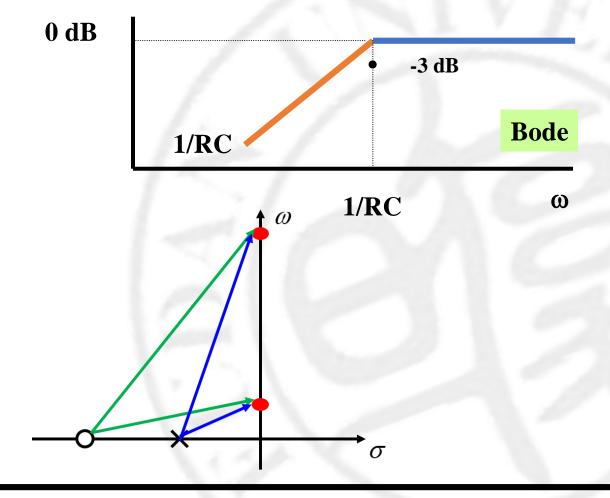


高通滤波器

• 一阶无源高通滤波器(first-order passive high-pass filter)

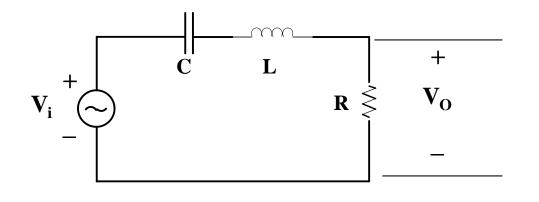


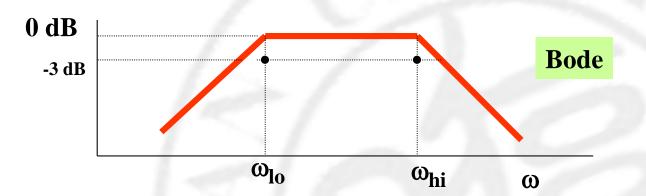
$$\frac{V_o(jw)}{V_i(jw)} = \frac{R}{R + \frac{1}{jwC}} = \frac{jwRC}{1 + jwRC}$$



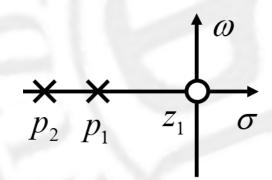
带通滤波器

• 无源带通滤波器(first-order passive band-pass filter)



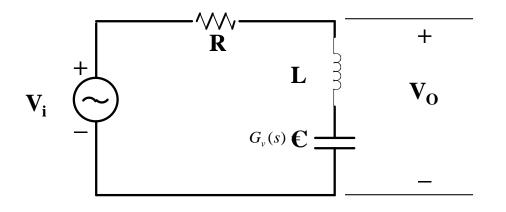


$$\frac{V_O(s)}{V_i(s)} = \frac{\frac{R}{L}s}{s^2 + \frac{R}{L}s + \frac{1}{LC}}$$

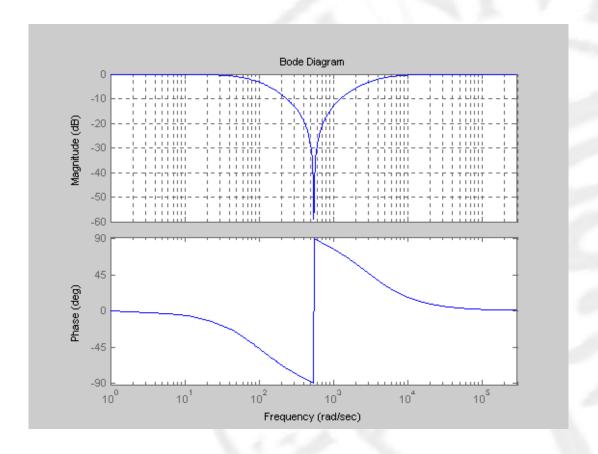


带阻滤波器

• 无源带阻滤波器(first-order passive band-stop filter)

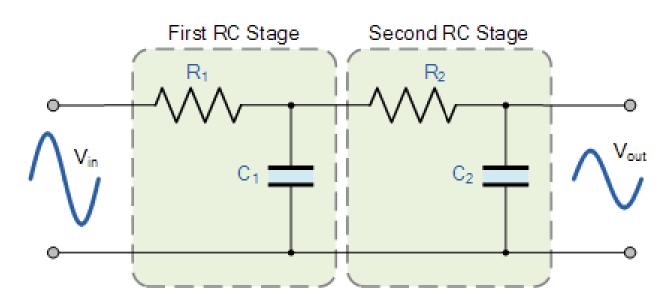


$$G_{v}(s) = \frac{s^{2} + \frac{1}{LC}}{s^{2} + \frac{R}{L}s + \frac{1}{LC}}$$



滤波器的级联

• 如果将2个低通滤波器级联, 其频率响应、波特图是什么样子?



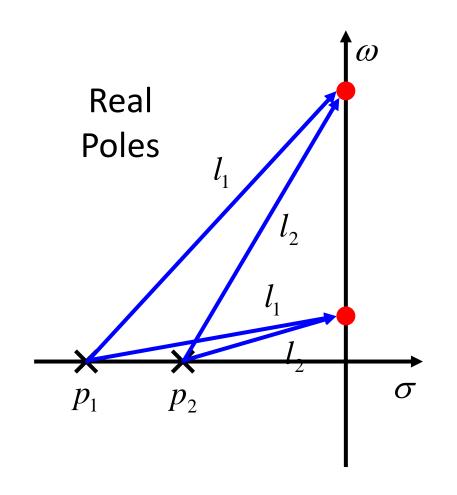
$$H_{lp1}(s) = \frac{\underline{V_x}}{\underline{V_{in}}} = \frac{Z_{eq}(s)}{Z_{eq}(s) + R_1}$$

$$Z_{eq}(s) = \frac{1}{sC_1} \| \left(R_2 + \frac{1}{sC_2} \right) = \frac{sC_2R_2 + 1}{s(C_1 + C_2) + s^2C_1C_2R_2}$$

$$H_{lp}(s) = H_{lp1}(s) \times H_{lp2}(s) = \frac{Z_{eq}(s)}{Z_{eq}(s) + R_1} \frac{\frac{1}{sC_2}}{\frac{1}{sC_2} + R_2}$$

$$= \frac{1}{1 + s(R_1C_1 + C_2R_2 + R_1C_2) + s^2C_1C_2R_1R_2}$$

二阶低通滤波器——实根



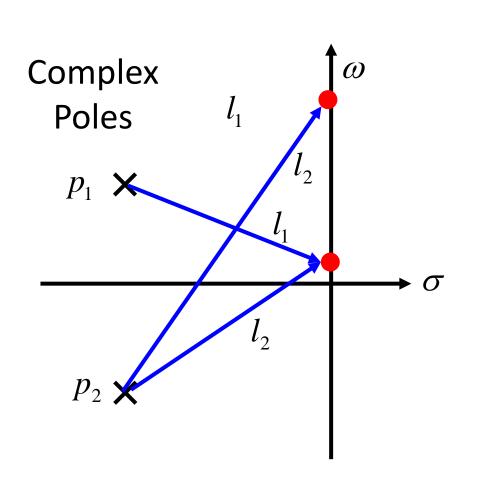
The magnitude is $\frac{K}{l_1 l_2}$

As ω increases

The magnitude monotonically decreases.

Decrease faster than first order low pass

二阶低通滤波器——共轭虚根



The magnitude is $\frac{K}{l_1 l_2}$

As ω increases,

l₁ decrease first and then increase.

l₂ always increase

What will happen to magnitude?

品质因数

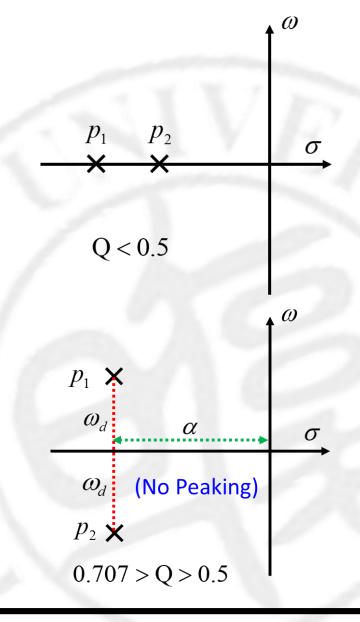
$$H(s) = \frac{K}{s^2 + \frac{\omega_0}{Q} s + \omega_0^2} \qquad p_1, p_2 = \frac{-\frac{\omega_0}{Q} \pm \sqrt{\left(\frac{\omega_0}{Q}\right)^2 - 4\omega_0^2}}{2}$$

For complex poles

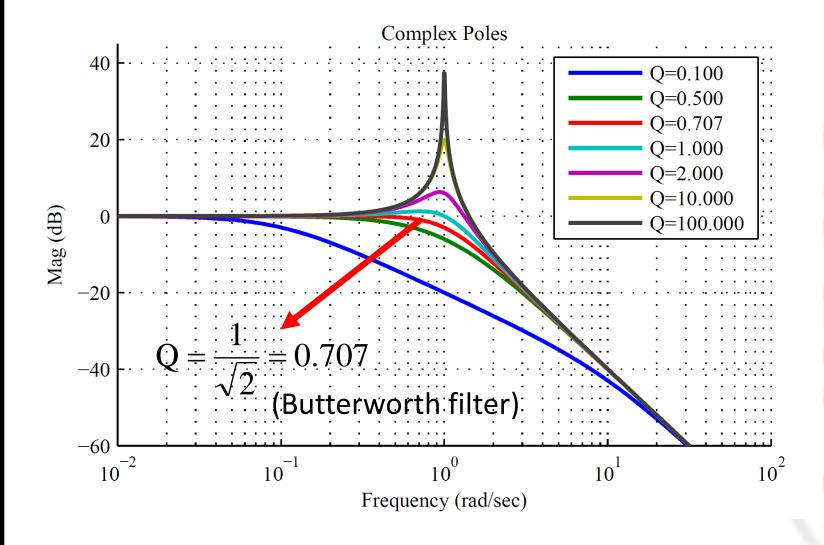
$$\left(\frac{\omega_0}{Q}\right)^2 - 4\omega_0^2 < 0 \qquad Q > \frac{1}{2}$$

$$\alpha = \frac{\omega_0}{2Q} \qquad \omega_d = \omega_0 \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}$$

$$\sqrt{\alpha^2 + \omega_d^2} = \omega_0$$



品质因数

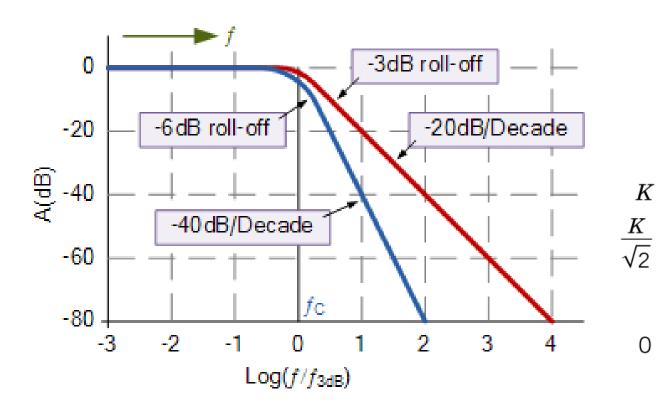


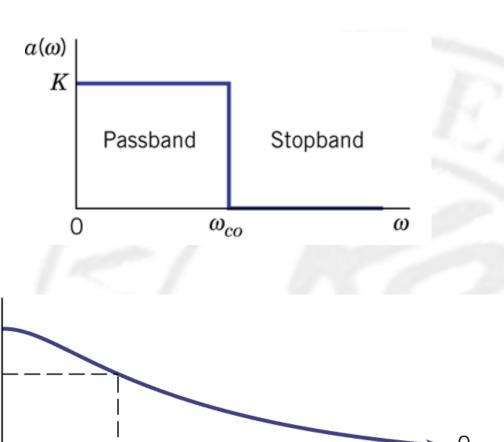
$$H(s) = \frac{K}{s^2 + \frac{\omega_0}{Q} s + \omega_0^2}$$

Q > 0.707 Peaking

高阶滤波器

• 高阶滤波器导致 阻带变化斜率增大





 ω

K

 ω_{co}