

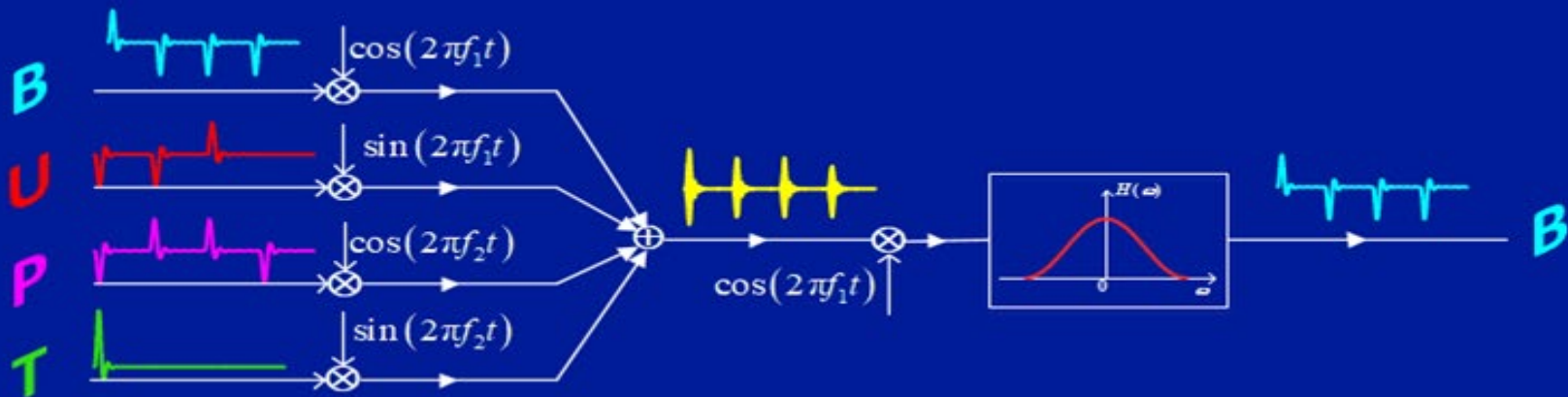


北京邮电大学

Beijing University of Posts and Telecommunications

# 7 拉普拉斯变换

电子工程学院 侯宾 尹霄丽





# 主要内容

---

1. 拉普拉斯变换的符号表示
2. 拉普拉斯变换的部分分式展开法
3. 连续LTI系统的表示
4. 不稳定系统的稳定
5. 由零极点分布分析系统的频率响应特性



# ► 1. 拉普拉斯变换的符号表示

---

## (1) 拉普拉斯变换

- 基于SymPy库得到解析解
  - 正变换 ( $ft \rightarrow Fs$ ) : `laplace_transform(ft, t, s)`
  - 返回值 ( $Fs$ 、收敛域、辅助收敛条件)
  - 可选参数:
    - `noconds=True`, 只返回 $Fs$
    - `simplify=True`, 简化返回表达式
- 注意这里求的是单边 $s$ 变换



## ► 1. 拉普拉斯变换的符号表示

- 基于SymPy库得到解析解

- 反变换 ( $Fs \rightarrow ft$ ) : `inverse_laplace_transform(Fs, s, t)`
- 返回值: `ft`表达式

$$F(s) = \frac{e^{-2s}}{s^2 + 3s + 2} \quad \Rightarrow \quad f(t) = [e^{-(t-2)} - e^{-2(t-2)}]u(t-2)$$

$$(\exp(t) - \exp(2)) * \exp(2 - 2*t) * \text{Heaviside}(t - 2)$$

$$F(s) = \frac{s^2 + 3}{(s + 2)(s^2 + 2s + 5)} \quad \Rightarrow \quad f(t) = \frac{7}{5}e^{-2t} + e^{-t} \left[ -\frac{2}{5}\cos(2t) - \frac{4}{5}\sin(2t) \right]$$

$$(-4 * \exp(-t) * \sin(2*t)/5 - 2 * \exp(-t) * \cos(2*t)/5) * \text{Heaviside}(t) + 7 * \exp(-2*t) * \text{Heaviside}(t)/5$$



## ► 1. 拉普拉斯变换的符号表示

- 基于Sympy库得到解析解

- 反变换 ( $Fs \rightarrow ft$ ) : `inverse_laplace_transform(Fs, s, t)`
- 返回值: `ft`表达式

$$F(s) = \frac{s^2}{(s+2)(s+1)^2} \implies f(t) = 4e^{-2t} - 3e^{-t} + te^{-t}$$

`t*exp(-t)*Heaviside(t) - 3*exp(-t)*Heaviside(t) + 4*exp(-2*t)*Heaviside(t)`

$$F(s) = \frac{s^3 + 5s^2 + 9s + 7}{s^2 + 3s + 2} \implies f(t) = \delta'(t) + 2\delta(t) + 2e^{-t}u(t) - e^{-2t}u(t)$$

`3*DiracDelta(t) + 2*exp(-t)*Heaviside(t) - exp(-2*t)*Heaviside(t)`

有误，无法正确得到多项式项



## ► 例1

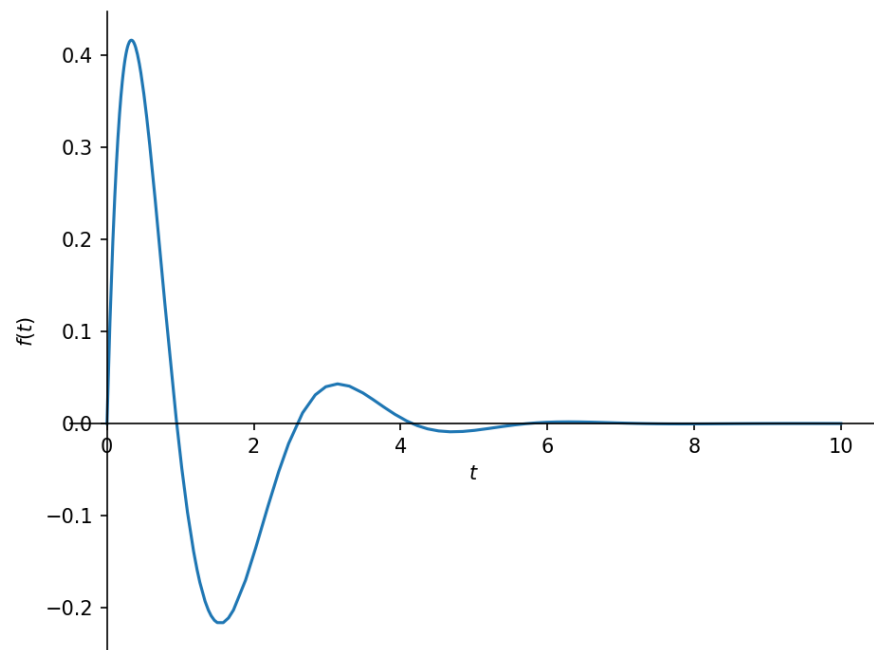
已知系统的传输函数为  $H(s) = \frac{3s+1}{s^2+2s+5}$ , 求该系统对激励信号  $x(t) = e^{-3t}u(t)$  的响应。

解:

$$X(s) = \mathcal{L}[x(t)]$$

$$Y(s) = H(s)X(s)$$

$$y(t) = \mathcal{L}^{-1}[Y(s)]$$



## ► 2. 拉普拉斯变换的部分分式展开法

$$H(s) = \frac{b(s)}{a(s)} = \frac{b[0] s^{**}(M) + b[1] s^{**}(M-1) + \dots + b[M]}{a[0] s^{**}(N) + a[1] s^{**}(N-1) + \dots + a[N]}$$

**关键：**找到极点，并找出各项分式的系数

**`r,p,k = scipy.signal.residue(b, a, tol=0.001)`**

返回值：r（分式系数）,p（极点）,k(直接多项式系数)

逆运算： **`b,a = signal.invres`**



## ► 2. 拉普拉斯变换的部分分式展开法

$$F(s) = \frac{s^2}{(s+2)(s+1)^2} = \frac{4}{s+2} + \frac{-3}{s+1} + \frac{1}{(s+1)^2}$$

`[-3.+0.j 1.+0.j 4.+0.j] [-1.+0.j -1.+0.j -2.+0.j] []`

注意对于重根系数的排列可以看作“升幂”顺序

$$\Rightarrow f(t) = 4e^{-2t} - 3e^{-t} + te^{-t}$$

**poly**: 由根（极点）形式得到多项式的形式，输出为多项式的系数，和**roots**函数是反函数

```
roots = np.poly([-2,-1,-1])  
得到[1. 4. 5. 2.]
```





## ► 2. 拉普拉斯变换的部分分式展开法

$$F(s) = \frac{s^2 + 3}{(s + 2)(s^2 + 2s + 5)} = \frac{1.4}{s + 2} + \frac{-0.2 + 0.4j}{s + 1 - j2} + \frac{-0.2 - 0.4j}{s + 1 + j2}$$

`[ 1.4+0.j -0.2+0.4j -0.2-0.4j] [-2.+0.j -1.+2.j -1.-2.j] []`

根据公式：

$$f_c(t) = L^{-1} \left[ \frac{A + jB}{s + \alpha - j\beta} + \frac{A - jB}{s + \alpha + j\beta} \right] = e^{-\alpha t} \left[ 2A \cos(\beta t) - 2B \sin(\beta t) \right]$$

$$\Rightarrow f(t) = \frac{7}{5}e^{-2t} + e^{-t} \left[ -\frac{2}{5}\cos(2t) - \frac{4}{5}\sin(2t) \right]$$

简化计算：

```
roots = np.roots([1, 2, 5])
```

```
a = np.poly([-2, roots[0], roots[1]]) #这里手动确定了roots中的根数量
```



## ► 2. 拉普拉斯变换的部分分式展开法

---

$$F(s) = \frac{s^3 + 5s^2 + 9s + 7}{s^2 + 3s + 2} = s + 2 + \frac{s + 3}{(s + 1)(s + 2)}$$

[ 2. -1.] [-1. -2.] **[1. 2.]**

注意返回值中k的顺序，可以看作是求导次数的“降序”

$$\Rightarrow f(t) = \delta'(t) + 2\delta(t) + 2e^{-t}u(t) - e^{-2t}u(t)$$

### ► 例3

某系统的传递函数为  $H(s) = \frac{4s^2 + 4s + 4}{s^3 + 3s^2 + 2s}$ ，求系统的

单位阶跃响应。

解： 
$$Y(s) = X(s)H(s) = \frac{-3}{s+2} + \frac{4}{s+1} + \frac{-1}{s} + \frac{2}{s^2}$$

```
■ from scipy import signal  
r,p,k = signal.residue([0,4,4,4],[1,3,2,0,0])  
print(r,p,k)
```

### ► 3. 连续LTI系统的表示与分析

$$\begin{aligned} & a_n \frac{d^n r(t)}{dt^n} + a_{n-1} \frac{d^{n-1} r(t)}{dt^{n-1}} + \cdots + a_1 \frac{dr(t)}{dt} + a_0 r(t) \\ &= b_m \frac{d^m e(t)}{dt^m} + b_{m-1} \frac{d^{m-1} e(t)}{dt^{m-1}} + \cdots + b_1 \frac{de(t)}{dt} + b_0 e(t) \end{aligned}$$

系统的传递函数可以表示为

$$H(s) = \frac{R(s)}{E(s)} = \frac{b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \cdots + b_1 s + b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \cdots + a_1 s + a_0}$$

系数 $a_i$ 和 $b_j$ 以递降的次序存入向量A和B

$$\mathbf{A} = [a_n \quad a_{n-1} \quad \cdots \quad a_0] \quad \mathbf{B} = [b_m \quad b_{m-1} \quad \cdots \quad b_0]$$



## ► 例4：求冲激响应

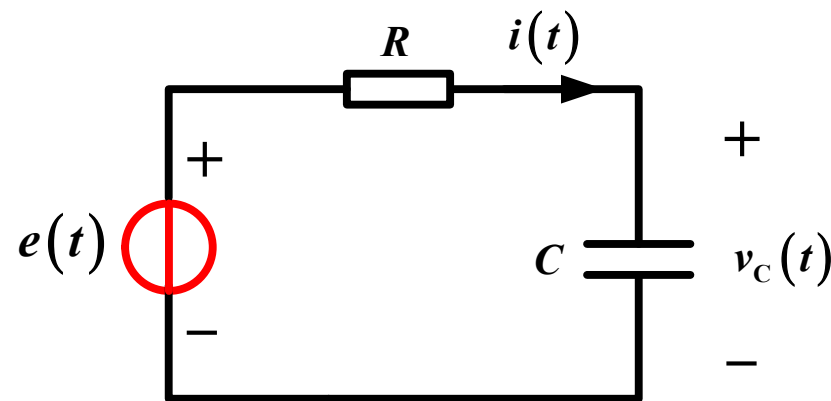
$$\frac{dv_c(t)}{dt} + av_c(t) = ae(t)$$



$$sV_c(s) + aV_c(s) = aE(s) \Rightarrow H(s) = \frac{V_c(s)}{E(s)} = \frac{a}{s + a}$$

system = ([a], [1, a])

t, y = signal.impulse(system, T=t1)



## ▶ 3. 连续LTI系统的表示与分析

---

- LTI系统可以利用 $H(s)$ 表示，即利用传输函数（ Transfer Function ）表示，在不同的库中有不同的表达方式和属性语法。
  - 一般利用B、A系数数组表示
  - 也有一些库有LTI的概念，但和传输函数的用法是类似的
- 有些库（scipy、control）提供了利用z、p、k（增益）的系统表示
  - 互转功能：
  - $b, a = \text{signal.zpk2tf}(z, p, k)$   
 $z, p, k = \text{signal.tf2zpk}(b, a)$



## ► 3. 连续LTI系统的表示与分析

---

- `sympy.physics.control.Lti:`
  - `TransferFunction`
- `Control:`
  - `tf`
- `Control.matlab:`
  - `TransferFunction`
- `Scipy. Signal:`
  - `Lti/dlti`
  - `TransferFunction`
- LTI系统的常见分析需求:
  - $H(s)$  的零极点
  - `zeros/poles/pzmap`等
  - 频响特性分析和频响特性波特图
  - `freqs/ freqresp /bode`
  - 冲激响应、阶跃响应和求具体输入信号的响应
  - `Impulse/step/lsim`
- 不同库和子模块的函数名和语法有差异
- 其他分析需求还包括:
  - （控制系统的）稳定性, 可控性与可观测性等



## ► Scipy中的连续/离散系统分析方法（对比）

连续系统	离散系统
lti系统分析（方法名均为：bode、freqresp、impulse、step等）	
Lti	dlti
TransferFunction分析（基于lti或B/A数组等）	
Impulse/step/lsim/freqresp/bode	dImpulse/dstep/dlsim/dfreqresp/dbode
Filter design类方法	
Freqs/ <u>freqs_zpk</u>	Freqz/ <u>freqz_zpk</u>
Residue/invres	Residuez/invresz





## ► 例5：分析系统的频响特性、零极点等

$$H(s) = \frac{s^2 + 1}{s^4 + 4s^3 + 6s^2 + 5s + 2}$$

基于SymPy实现：

```
tf1 = TransferFunction(s**2 + 1, s**4 + 4*s**3  
+ 6*s**2 + 5*s + 2, s)
```

# 零极点图

```
pole_zero_plot(tf1)
```

# 波特图

```
bode_plot(tf1, initial_exp=0.2, final_exp=0.7)
```

# 冲激响应

```
impulse_response_plot(tf1)
```

基于Contol实现：

```
sys = ct.tf(b,a)
```

# 波特图

```
Gmag, Gphase, Gomega =
```

```
ct.bode_plot(sys, dB=True, margins=True, Hz=False)
```

```
plt.show()
```

# 零极点图

```
zp = ct.pzmap(sys, plot=True, title="零极点图",)
```

```
plt.show()
```



## ► 例5：分析系统的频响特性、零极点等

$$F(s) = \frac{s^2 + 1}{s^4 + 4s^3 + 6s^2 + 5s + 2}$$

基于Scipy实现：

```
ys = signal.lti(b, a)
```

```
'''
```

```
#波特图
```

```
输出为角频率、以分贝[dB]表示的幅度和以角度[deg]表示的相位
```

```
'''
```

```
omega, mag, phase = sys.bode(w = np.logspace(-1, 2, 1000) )
```

```
p = sys.poles
```

```
z = sys.zeros
```

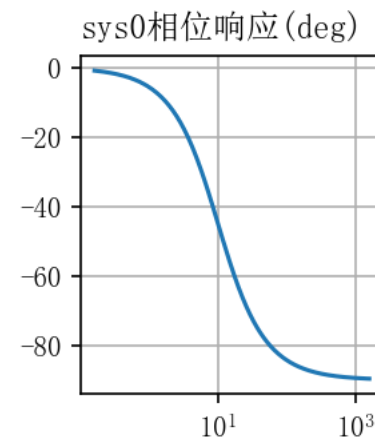
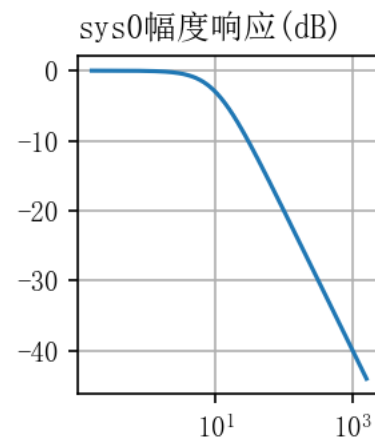
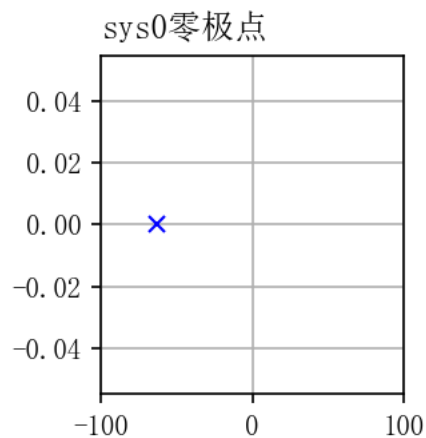
注意Scipy. Signal方法有连续和离散系统的区别

例如lti和dlti

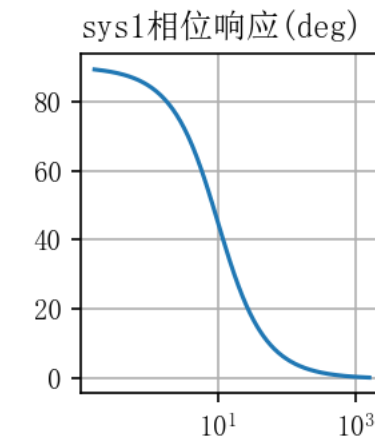
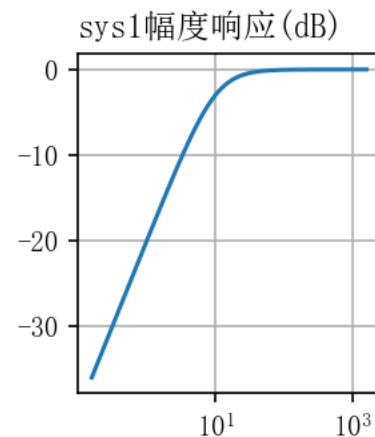
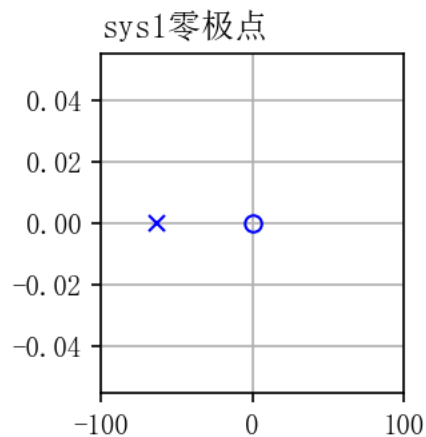


## ► 例6：一阶系统的零极点和频响特性

$$H(s) = \frac{\omega_c}{s + \omega_c}$$



$$H(s) = \frac{s}{s + \omega_c}$$



## ► 例7：二阶系统的频响特性

$$H(s) = \frac{ks}{(s + \omega_{cl})(s + \omega_{ch})}$$

一个低通和一个高通级联

方法1，直接定义bpf:

```
wpl = 10 * 2 * np.pi  
wph = 100 * 2 * np.pi
```

'''bpf的表示'''

```
bpf_a = np.poly([-wpl,-wph])  
bpf_b = [wph,0]  
bpf = signal.lti(bpf_b, bpf_a)
```

- 方法2，体现系统的级联特性：
  - 如何表现出级联关系？
  - 根据卷积定理，级联系统的 $H(j\omega)$ 是乘法关系
  - 则幅度谱为两个子系统的幅度谱之积，但如果取分贝坐标，则为加法关系
  - 相位谱为两个子系统的相位谱之和
  - 零极点为所有零极点的总和
    - 零极点相消情况？



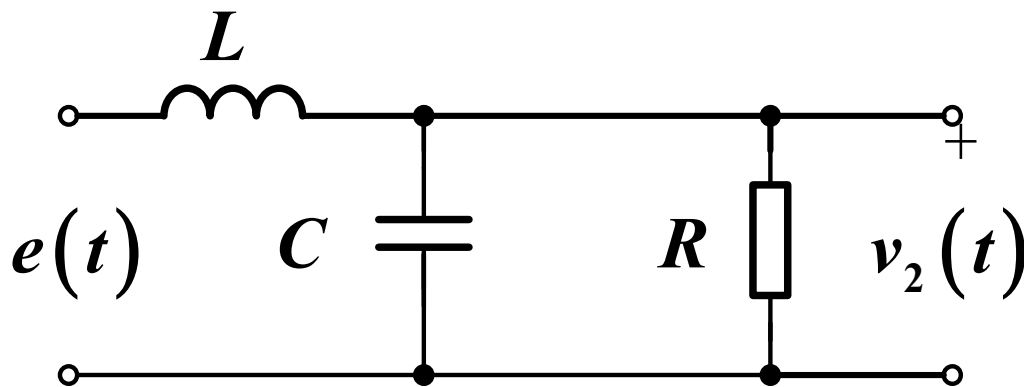
## ► 例7：二阶系统的频响特性

下图所示网络中， $L=2\text{H}$ ， $C=0.1\text{F}$ ， $R=20\Omega$ 。

- 写出电压转移函数

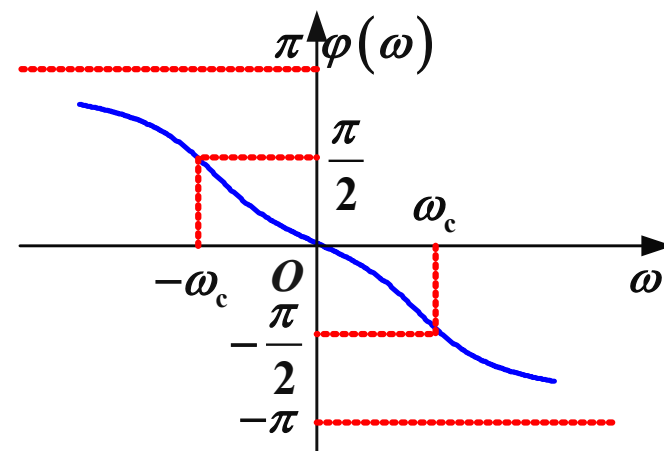
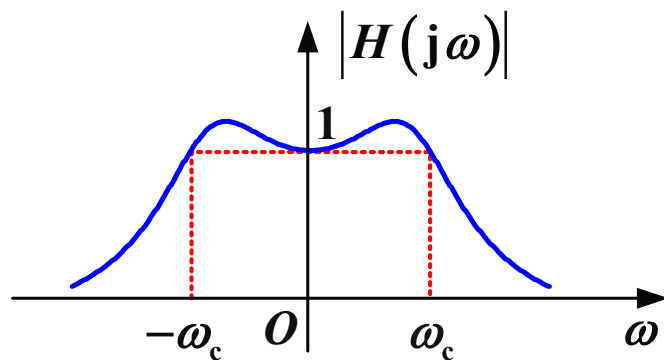
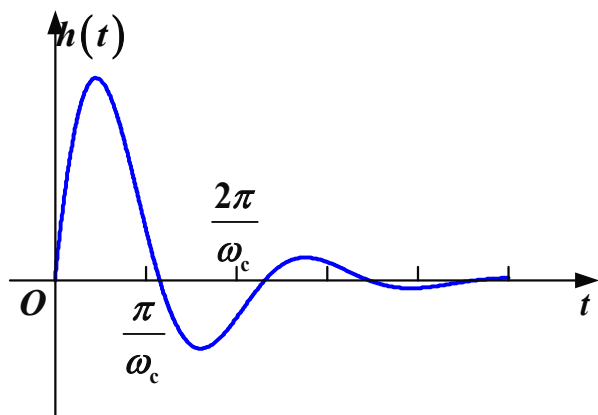
$$H(s) = \frac{V_2(s)}{E(s)} = \frac{R}{RLCs^2 + Ls + R}$$

- 求冲激响应、阶跃响应。
- 画频率响应特性曲线



## ► 例7

当网络满足  $R = \sqrt{L/C}$ , 且令  $\omega_c = \frac{1}{\sqrt{LC}}$  其幅频特性  
与相频特性近似理想低通滤波器。



## 例8：有源低通滤波器

- 如何描述串联系统？

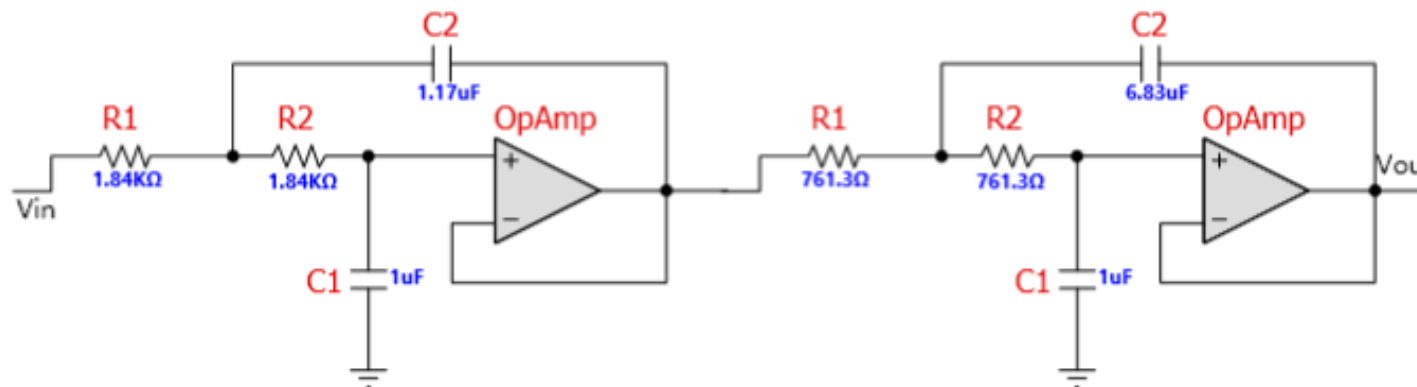
滤波器1:

$$R1 = 1.84k\Omega$$

$$R2 = 1.84k\Omega$$

$$C1 = 1\mu F$$

$$C2 = 1.17\mu F$$



Filter Stage:	1
Passband Gain	1
Cutoff Frequency	80 Hz
QualityFactor	0.54
Filter	Butterworth
Circuit	SallenKey
Min GBW	4.32 kHz

Filter Stage:	2
Passband Gain	1
Cutoff Frequency	80 Hz
QualityFactor	1.31
Filter	Butterworth
Circuit	SallenKey
Min GBW	10.48 kHz

滤波器2:

$$R1 = 761.3\Omega$$

$$R2 = 761.3\Omega$$

$$C1 = 1\mu F$$

$$C2 = 6.83\mu F$$

$$H(s) = \frac{1}{C_1 C_2 R_1 R_2 s^2 + C_1 (R_1 + R_2) s + 1}$$

## ► 例9：二阶系统的阻尼比

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

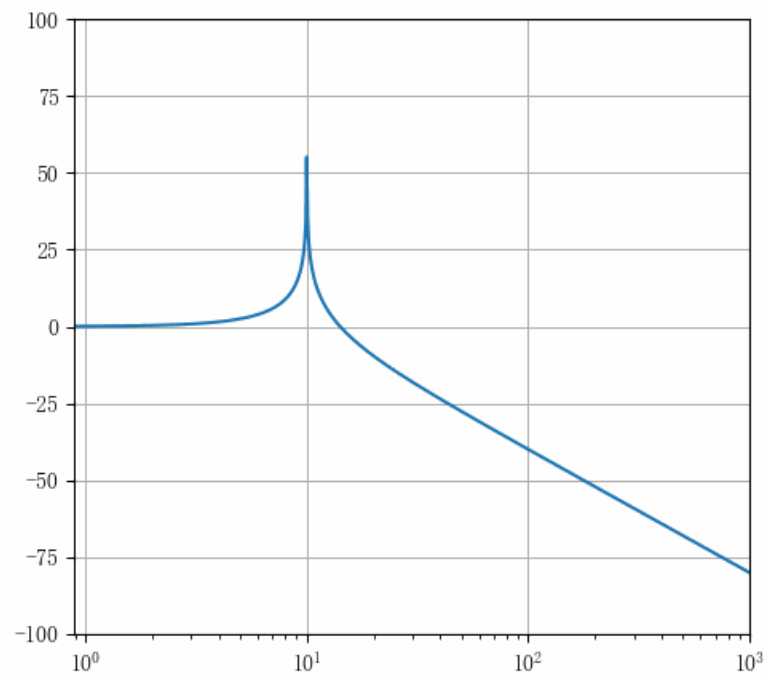
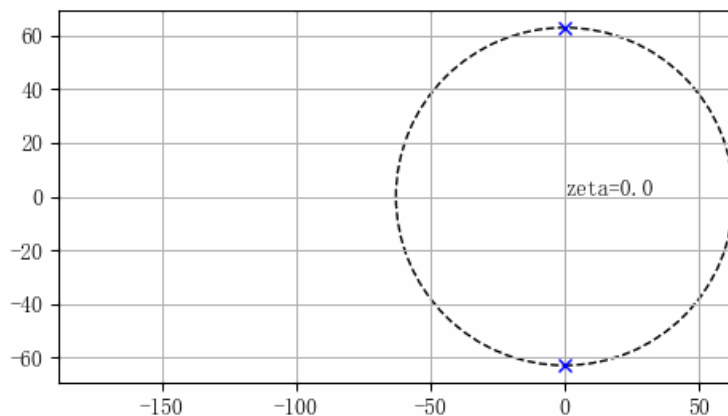
$\zeta$  : 阻尼比 (\zeta)

$\omega_n$  : 自然频率

- 阻尼比 $\zeta$ 和自然频率 $\omega_n$ 的值完全确定了极点的位置，因此也就确定了这个系统的特性行为。
- 极点位置是如何影响系统的频率响应特性的？



## ► 例9



当  $\zeta < 1$ ,  $D(s)$  有一对共轭复根

当  $\zeta > 1$ ,  $D(s)$  有一对实根

## ► • 例7：巴特沃兹滤波器

对于频率**选择性**滤波来说，**巴特沃兹滤波器**是广泛应用的一类连续时间LTI系统。它们在频率响应上的简单解析形式从工程立场来说，使巴特沃兹滤波器最具吸引力。

一个 $N$ 阶巴特沃兹低通滤波器其频率响应的幅值满足

$$|H(j\omega)|^2 = \frac{1}{1 + (j\omega/j\omega_c)^{2N}}$$

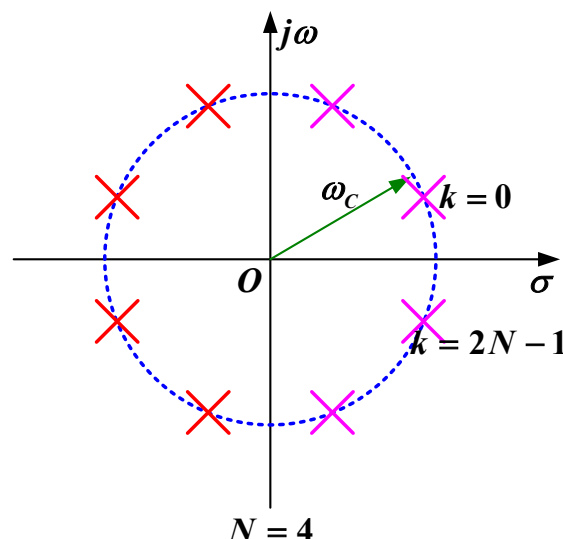
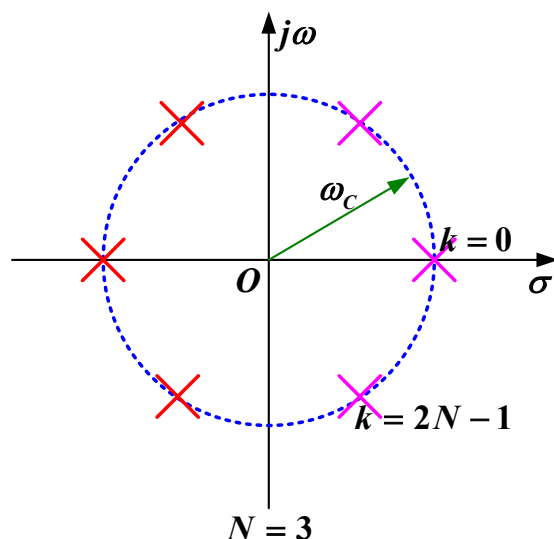
如何确定其极点的位置？  
如何根据极点分布得到 $H(s)$   
如何画出频响特性



$$|H(j\omega)|^2 = \frac{1}{1 + (j\omega/j\omega_c)^{2N}}$$

## ► 例7：巴特沃兹滤波器

$H(s)H(-s)$ 有 $2N$ 个极点, 等间隔地分布在半径为 $\omega_c$ 的圆上;  
若极点 $p$ 属于 $H(s)$ , 则相应虚轴对称的另一个极点一定属于 $H(-s)$ 。  
对于稳定系统极点分布在 $s$ 平面的左半平面;



**poles:**  $p_k = \omega_c e^{j\frac{2\pi}{2N}\left(\frac{N+1}{2}+k\right)}$   $k = 0, 1, \dots, 2N-1$

## ► 例13

- 思路1:
  - 直接利用freqs\_zpk函数和p、z、k即可得到频响特性
- 手动计算正确的极点位置，存入list或np.array，设为p
  - 注意极点都在左半平面
- 不存在零点，即z=[]
- K应保证  $|H(j0)|=1$  可以设置:  $k=np. power (wc, N)$
- 利用zpk2tf函数，可以得到b和a
- 思路2:
  - 利用poly函数得到A系数数组
  - 基于上面分析，  $b=np. power (wc, N)$
  - 直接利用系统函数进行分析
- 思路3:
  - $b, a = signal.butter(3, 10, 'low', analog=True)$



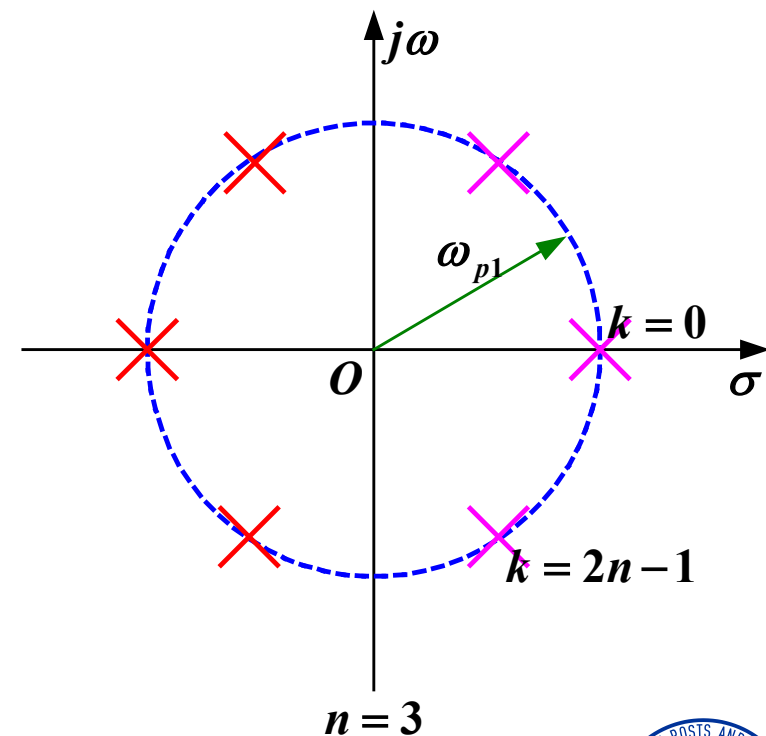
## ► 例7：巴特沃兹滤波器

$$|H(j\omega)|^2 = \frac{1}{1 + (j\omega/j\omega_c)^{2N}}$$

Given that  $|H(\omega)|^2 = \frac{1}{1 + 64\omega^6}$ , determine the analog filter system function  $H(s)$ .

**SOLUTION:**  $|H(\omega)|^2 = \frac{1}{1 + 64\omega^6} = \frac{1}{1 + \left[\left(\frac{\omega}{0.5}\right)^2\right]^3}$

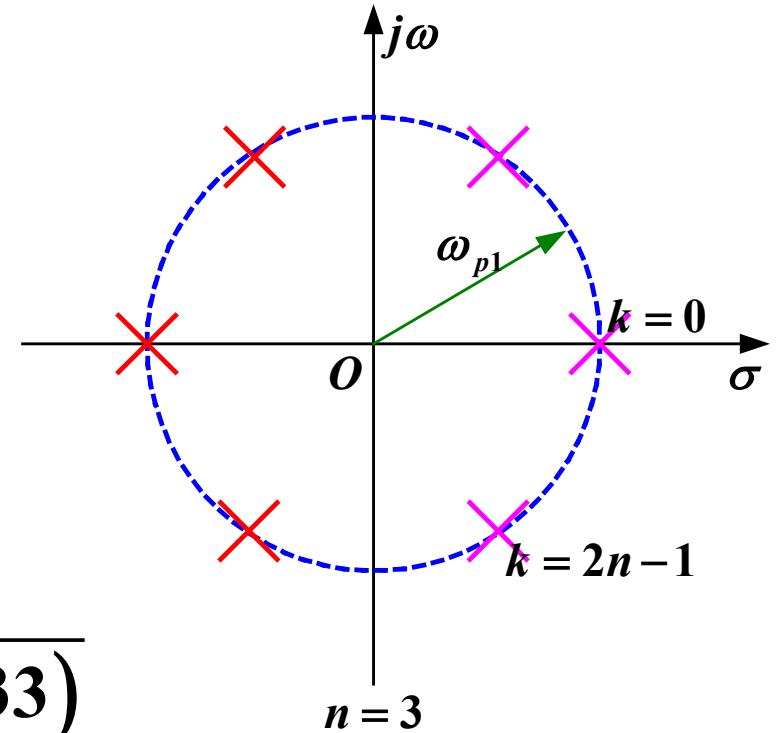
$$p_k = \omega_c e^{j\frac{2\pi}{2N}\left(\frac{N+1}{2}+k\right)} \Rightarrow \begin{aligned} N &= 3 \\ \omega_c &= 0.5 \\ p_2 &= 0.5e^{j\frac{2\pi}{3}} \\ p_3 &= 0.5e^{j\frac{3\pi}{3}} \\ p_4 &= 0.5e^{j\frac{4\pi}{3}} \end{aligned}$$



## ► 例7：巴特沃兹滤波器

$$p_2 = 0.5e^{j\frac{2\pi}{3}} \quad p_3 = 0.5e^{j\frac{3\pi}{3}} \quad p_4 = 0.5e^{j\frac{4\pi}{3}}$$

$$\begin{aligned} H(s) &= \frac{\omega_c^N}{(s - p_2)(s - p_3)(s - p_4)} \\ &= \frac{(0.5)^3}{(s + 0.25 - j0.433)(s + 0.5)(s + 0.25 + j0.433)} \\ &= \frac{0.125}{(s + 0.5)(s^2 + 0.5s + 0.25)} \end{aligned}$$



# 学好信号与系统 低通高通路路通

北京邮电大学信号与系统  
智慧教学研究组

