# Assignment18

May 20, 2025

# 1 9.26

考虑一个信号 y(t), 它与两个信号  $x_1(t)$  和  $x_2(t)$  的关系是

$$y(t) = x_1(t-2) * x_2(-t+3)$$

其中,

$$x_1(t) = e^{-2t}u(t), \quad x_2(t) = e^{-3t}u(t)$$

已知

$$e^{-at}u(t) \stackrel{\mathcal{L}}{\longleftrightarrow} \frac{1}{s+a}, \quad \Re\{s\} > -a$$

利用拉普拉斯变换性质,确定 y(t) 的拉普拉斯变换 Y(s)

# 1.1 Solution

令  $x_3(t) = x_1(t-2)$ , 由拉普拉斯变换的时移性质,有

$$X_3(s) = e^{-2s} X_1(s) = \frac{e^{-2s}}{s+2}, \quad \Re\{s\} > -2$$

令  $x_5(t) = x_4(t-3) = x_2(-t+3)$ , 由拉普拉斯变换的时域尺度变换和时移性质,有

$$X_4(s) = X_2(-s) = \frac{1}{-s+3}, \quad \Re\{s\} < 3$$

$$X_5(s) = e^{-3s} X_4(s) = \frac{e^{-3s}}{-s+3}, \quad \Re\{s\} < 3$$

由拉普拉斯变换的卷积性质,有

$$Y(s) = X_3(s)X_5(s) = \frac{e^{-5s}}{(s+2)(-s+3)}, \quad -2 < \Re\{s\} < 3$$

## 29.31

有一个连续时间线性时不变系统, 其输入 x(t) 和输出 y(t) 由下列微分方程所关联:

$$\frac{d^2y(t)}{dt^2} - \frac{dy(t)}{dt} - 2y(t) = x(t)$$

设 X(s) 和 Y(s) 分别是 x(t) 和 y(t) 的拉普拉斯变换, H(s) 是系统单位冲激响应 h(t) 的拉普拉斯 变换。

- 1. 求 H(s) 作为 s 的两个多项式之比, 画出 H(s) 的零-极点图。
- 2. 对下列每一种情况求 h(t):
  - 1. 系统是稳定的。
  - 2. 系统是因果的。
  - 3. 系统既不是稳定的又不是因果的。

#### 2.1 Solution

#### 2.1.1 (1)

系统的传递函数为

$$H(s) = \frac{Y(s)}{X(s)} = \frac{1}{s^2 - s - 2}$$
.

即,

$$H(s) = \frac{1}{(s-2)(s+1)}.$$

- **零点**: 分子为常数 1, 故没有有限零点。
- **极点**:满足 s-2=0 和 s+1=0,即有两个极点

$$s=2$$
 (右半平面) 和  $s=-1$  (左半平面).

[1]: import matplotlib.pyplot as plt import numpy as np

# 定义系统的极点和零点

poles = [2, -1] # 极点在 s=2 和 s=-1 zeros = [] # 无有限零点

plt.figure(figsize=(6,6))

# 绘制极点, 使用红色 'x'

plt.scatter(np.real(poles), np.imag(poles), marker='x', color='red', s=100, ⇔label='Poles')

# 如果有零点,则绘制零点(此处为空)

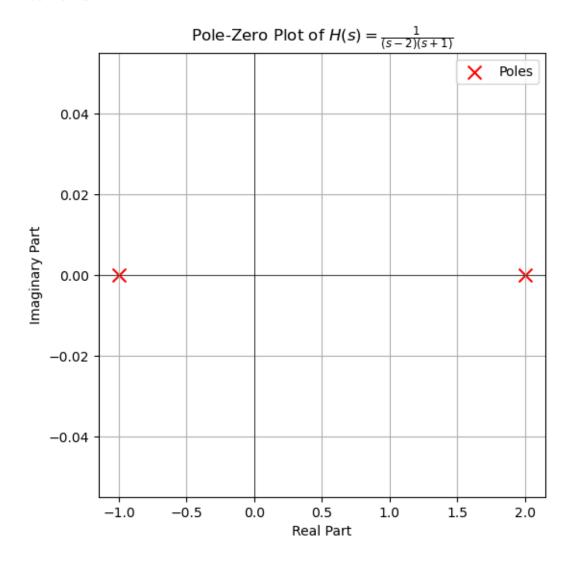
if zeros:

```
plt.scatter(np.real(zeros), np.imag(zeros), marker='o', color='blue', us=100, label='Zeros')
else:
    print("No finite zeros.")

# 绘制实轴和虚轴
plt.axhline(0, color='black', linewidth=0.5)
plt.axvline(0, color='black', linewidth=0.5)

plt.xlabel('Real Part')
plt.ylabel('Imaginary Part')
plt.title('Pole-Zero Plot of $H(s)=\\frac{1}{(s-2)(s+1)}$')
plt.legend()
plt.grid(True)
plt.show()
```

No finite zeros.



2.1.2(2)

由

$$H(s) = \frac{1}{(s-2)(s+1)},$$

设

$$\frac{1}{(s-2)(s+1)} = \frac{A}{s-2} + \frac{B}{s+1}.$$

解之: 两边乘 (s-2)(s+1) 得

$$1 = A(s+1) + B(s-2).$$

$$1 = A(3) \quad \Longrightarrow \quad A = \frac{1}{3}.$$

今 s = -1 得

$$1 = B(-3) \quad \Longrightarrow \quad B = -\frac{1}{3}.$$

因此,

$$H(s) = \frac{1}{3} \frac{1}{s-2} - \frac{1}{3} \frac{1}{s+1}.$$

下面讨论三种不同 ROC 下的逆变换。

## (1) 系统稳定的情况

稳定系统要求 h(t) 必须绝对可积,且 ROC 必须包含虚轴。由于两个极点分别为 s=-1 和 s=2,因此必须选取两极之间的 ROC:

$$-1 < \Re\{s\} < 2.$$

在这种 ROC 下,- 对于 t>0: 闭合右半平面时只包围位于 ROC 左侧的极点 s=-1。由标准公式,当 s=a 位于左侧时,

$$\mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s-a}\right\} = e^{at}u(t).$$

故 
$$\mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s+1}\right\} = e^{-t}u(t).$$

• 对于 t < 0: 闭合左半平面时包围 ROC 右侧的极点 s = 2,但积分方向反向,故多了负号。标准结果为

$$\mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s-2}\right\} = -e^{2t}u(-t).$$

因此,

$$\begin{split} h(t) &= \frac{1}{3} \Bigl\{ -e^{2t} u(-t) 1/(s-2) \Bigr\} - \frac{1}{3} \Bigl\{ e^{-t} u(t) \Bigr\} \\ &= -\frac{1}{3} \, e^{2t} u(-t) - \frac{1}{3} \, e^{-t} u(t). \end{split}$$

#### (2) 系统因果的情况

因果系统要求 h(t) = 0 当 t < 0,这对应的 ROC 必须在所有极点右侧,即

$$\Re\{s\} > 2.$$

在这种 ROC 下,均采用右侧逆变换:

- $\mathcal{L}^{-1}\{1/(s-2)\}=e^{2t}u(t),$
- $\mathcal{L}^{-1}\{1/(s+1)\} = e^{-t}u(t)$ .

因此,

$$h(t) = \frac{1}{3} \, e^{2t} u(t) - \frac{1}{3} \, e^{-t} u(t) = \frac{1}{3} \Big( e^{2t} - e^{-t} \Big) u(t).$$

# (3) 系统既不稳定也不因果的情况

若选择 ROC 在所有极点左侧,即

$$\Re\{s\}<-1,$$

则得到反因果系统。此时使用反因果公式: 对反因果信号,标准公式为

$$\mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s-a}\right\} = -\operatorname{e}^{at}u(-t) \quad (\mathring{=}\Re\{s\} < \Re\{a\}).$$

于是, -  $\mathcal{L}^{-1}\{1/(s-2)\} = -e^{2t}u(-t)$ , -  $\mathcal{L}^{-1}\{1/(s+1)\} = -e^{-t}u(-t)$ . 因此,

$$h(t) = \frac{1}{3} \left[ -e^{2t} u(-t) \right] - \frac{1}{3} \left[ -e^{-t} u(-t) \right] = \frac{1}{3} \left[ -e^{2t} + e^{-t} \right] u(-t).$$