Assignment10

April 3, 2025

$1 \quad 4.25$

已知

$$x(t) = \begin{cases} 2, & -1 \le t \le 0 \\ 2 - t, & 0 < t \le 1 \\ t, & 1 < t \le 2 \\ 2, & 2 < t \le 3 \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

 $X(j\omega)$ 为 x(t) 的傅立叶变换, 求:

1.1 (a) $\triangleleft X(j\omega)$

令 y(t) = x(t+1), 则 y(t) 为实偶信号。故 $Y(j\omega)$ 也为实偶函数,有

$$\arg Y(j\omega) = 0$$

又由傅立叶变换的时移性质,有

$$x(t) \overset{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} e^{-j\omega} Y(j\omega)$$

即

$$X(j\omega)=e^{-j\omega}Y(j\omega)$$

故 $\arg(X(j\omega)e^{j\omega})=0$,得到

$$\boxed{ \sphericalangle X(j\omega) = -\omega. }$$

1.2 (b) X(j0)

$$X(j0) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t)e^{-j0t}dt = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t)dt = 7.$$

1.3 (c) $\int_{-\infty}^{+\infty} X(j\omega)d\omega$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} X(j\omega)d\omega = \left[\int_{-\infty}^{+\infty} X(j\omega)e^{j\omega t}dt\right]_{t=0} = 2\pi x(0) = 4\pi.$$

1.4 (d) $\int_{-\infty}^{+\infty} X(j\omega) \frac{2\sin\omega}{\omega} e^{j2\omega} d\omega$

令
$$z(t) = \begin{cases} 1, & -1 \le t \le 1 \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$
 为方波信号,则

$$z(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} 2 \frac{\sin \omega}{\omega}$$

故

$$z(t+2) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} \frac{2\sin\omega}{\omega} e^{j2\omega}$$

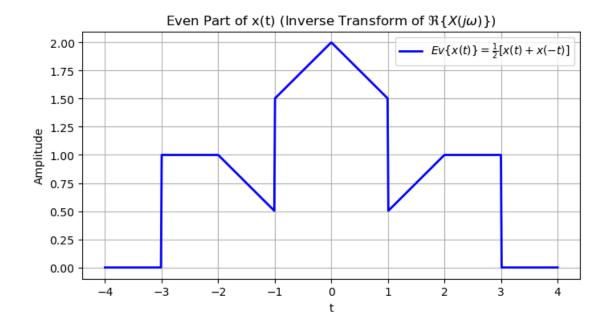
由傅立叶变换的卷积性质,

$$\int_{-\infty}^{+\infty} X(j\omega) \cdot \frac{2\sin\omega}{\omega} e^{j2\omega} d\omega = 2\pi [x(t)*z(t+2)]_{t=0} = 7\pi.$$

1.5 (f) 画出 $\Re\{X(j\omega)\}$ 的逆变换

$$\mathcal{F}^{-1}\{\Re\{X(j\omega)\}\} = \mathrm{Ev}\{x(t)\} = \frac{1}{2}[x(t) + x(-t)].$$

```
# 区间 1 < t <= 2
    mask = (t > 1) & (t <= 2)
    res[mask] = t[mask]
    # 区间 2 < t <= 3
    mask = (t > 2) & (t <= 3)
    res[mask] = 2
    return res
def ev x(t):
    11 11 11
    求 x(t) 的偶部,即:
      Ev\{x(t)\} = (x(t) + x(-t)) / 2
    return 0.5 * (x(t) + x(-t))
# 选取足够覆盖非零部分的 t 范围
# x(t) 非零区间为 [-1, 3], x(-t) 非零区间为 [-3, 1], 故 ev\{x(t)\} 非零区间为 [-3, u]
t_vals = np.linspace(-4, 4, 600)
y_vals = ev_x(t_vals)
# 绘图
plt.figure(figsize=(8, 4))
plt.plot(t_vals, y_vals, 'b-', linewidth=2,_u
 \Rightarrow label=r'$Ev\{x(t)\}=frac\{1\}\{2\}[x(t)+x(-t)]$')
plt.xlabel('t')
plt.ylabel('Amplitude')
plt.title('Even Part of x(t) (Inverse Transform of $\Re\{X(j\omega)\}$)')
plt.legend()
plt.grid(True)
plt.show()
<>:45: SyntaxWarning: invalid escape sequence '\R'
<>:45: SyntaxWarning: invalid escape sequence '\R'
/var/folders/c8/c991tv453s17r0wy6k3h9zjr0000gn/T/ipykernel_41050/3953701225.py:4
5: SyntaxWarning: invalid escape sequence '\R'
 plt.title('Even Part of x(t) (Inverse Transform of Re^{X(j\omega)})')
```



2 4.35

有一个连续时间线性时不变系统, 其频率响应为

$$H(j\omega) = \frac{a - j\omega}{a + j\omega}$$

其中, a > 0。

2.1 (a) $|H(j\omega)|$ 是多少? $\angle H(j\omega)$ 是多少?该系统的单位冲激响应是什么?

计算分子分母的模: $|a-j\omega|=\sqrt{a^2+\omega^2}\;|a+j\omega|=\sqrt{a^2+\omega^2}$ 因此,

$$H(j\omega) = \frac{|a - j\omega|}{|a + j\omega|} = \frac{\sqrt{a^2 + \omega^2}}{\sqrt{a^2 + \omega^2}} = 1.$$

利用复数的极角运算法则:

$$\angle H(j\omega) = \angle (a-j\omega) - \angle (a+j\omega).$$

• 对于 $a-j\omega$ (实部正、虚部负), 其相角为

$$\angle(a-j\omega) = -\arctan\left(\frac{\omega}{a}\right).$$

• 对于 $a + j\omega$ (实部正、虚部正), 其相角为

$$\angle(a+j\omega) = \arctan\left(\frac{\omega}{a}\right).$$

因此,

$$\angle H(j\omega) = -\arctan\left(\frac{\omega}{a}\right) - \arctan\left(\frac{\omega}{a}\right) = -2\arctan\left(\frac{\omega}{a}\right).$$

因为

$$H(j\omega) = \frac{a - j\omega}{a + j\omega} = \frac{2a}{a + j\omega} - 1$$

已知当 a > 0 时,有

$$\mathcal{F}\{e^{-at}u(t)\} = \frac{1}{a+i\omega}, \quad \mathcal{F}\{\delta(t)\} = 1$$

故单位冲激响应为

$$h(t) = 2ae^{-at}u(t) - \delta(t)$$

2.2 (b) 当 a=1, $x(t)=\cos(t/\sqrt{3})+\cos t+\cos\sqrt{3}t$ 时, 求系统的输出 y(t) 对于线性时不变系统, 频率响应为 $H(j\omega)$, 若输入为一个余弦信号

$$\cos(\omega_0 t)$$
,

则对应的输出为

$$y(t) = |H(j\omega_0)| \cos \Big(\omega_0 t + \angle H(j\omega_0)\Big).$$

由于 $H(j\omega)$ 是全通系统(幅度为 1),所以各频率分量的幅度不变,仅增加相位偏移。 令 a=1 后,

$$H(j\omega) = \frac{1 - j\omega}{1 + j\omega},$$

各频率分量的相位为:

$$\angle H(j\omega) = -2\arctan(\omega).$$

1. 对于 $\cos\left(\frac{t}{\sqrt{3}}\right)$:

设
$$\omega_1 = \frac{1}{\sqrt{3}}$$
,则

$$\angle H\left(j\frac{1}{\sqrt{3}}\right) = -2\arctan\left(\frac{1}{\sqrt{3}}\right).$$

我们知道 $\arctan(1/\sqrt{3}) = \pi/6$,故相位为

$$-2 \cdot \frac{\pi}{6} = -\frac{\pi}{3}.$$

输出分量为

$$y_1(t) = \cos\left(\frac{t}{\sqrt{3}} - \frac{\pi}{3}\right).$$

2. 对于 cos t:

设
$$\omega_2=1$$
,则
$$\angle H(j1)=-2\arctan(1)=-2\cdot\frac{\pi}{4}=-\frac{\pi}{2}.$$
 输出分量为
$$y_2(t)=\cos\Bigl(t-\frac{\pi}{2}\Bigr).$$

3. **对于** $\cos(\sqrt{3}t)$:

设
$$\omega_3=\sqrt{3}$$
,则

$$\angle H(j\sqrt{3}) = -2\arctan(\sqrt{3}) = -2 \cdot \frac{\pi}{3} = -\frac{2\pi}{3}.$$

输出分量为

$$y_3(t) = \cos\left(\sqrt{3}\,t - \frac{2\pi}{3}\right).$$

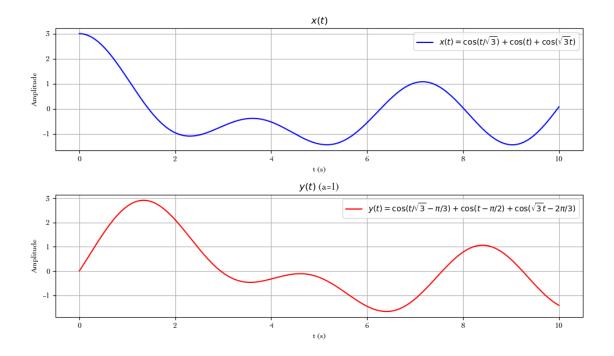
由于系统是线性时不变的,各分量独立经过系统后叠加,所以系统输出为

$$y(t) = y_1(t) + y_2(t) + y_3(t) = \cos\Bigl(\frac{t}{\sqrt{3}} - \frac{\pi}{3}\Bigr) + \cos\Bigl(t - \frac{\pi}{2}\Bigr) + \cos\Bigl(\sqrt{3}\,t - \frac{2\pi}{3}\Bigr).$$

这就是当 a=1 时系统的输出。

```
[9]: import numpy as np
    import matplotlib.pyplot as plt
    import matplotlib.pyplot as plt
    plt.rcParams['font.family'] = ['Cochin']
    #参数设置
    a = 1 # 题目中令 a = 1
    sqrt3 = np.sqrt(3)
    # 定义时间区间
    t = np.linspace(0, 10, 1000) # 选取 O 到 10 秒, 足够显示波形
    # 输入信号 x(t)
    \# x(t) = \cos(t/\sqrt{3}) + \cos(t) + \cos(\sqrt{3} t)
    x_t = np.cos(t/sqrt3) + np.cos(t) + np.cos(sqrt3 * t)
    # 系统频率响应为 H(i) = (1 - i)/(1 + i)
    # 对于余弦输入, LTI 系统的输出只改变相位:
    # 当输入为 cos(0\ t) 时,输出 y(t)=cos(0\ t\ +\ angle(H(j\ 0)))
    # \sharp +, angle(H(j 0)) = -2 arctan(0)
    # 分别对分量进行处理:
    # 分量 1: 1 = 1/\sqrt{3}, 相位偏移 = -2*arctan(1/\sqrt{3}) = -2*(/6) = -/3
    # 分量 2: 2 = 1, 相位偏移 = -2*arctan(1) = -/2
    # 分量 3: 3 = \sqrt{3}, 相位偏移 = -2*arctan(\sqrt{3}) = -2*(/3) = -2/3
```

```
y1 = np.cos(t/sqrt3 - np.pi/3)
y2 = np.cos(t - np.pi/2)
y3 = np.cos(sqrt3 * t - 2*np.pi/3)
# 输出信号为各分量的叠加
y_t = y1 + y2 + y3
# 绘图
plt.figure(figsize=(10, 6))
#绘制输入信号
plt.subplot(2, 1, 1)
plt.plot(t, x_t, 'b', label=r'$x(t)=\cos(t/\sqrt{3})+\cos(t)+\cos(\sqrt{3}t)$')
plt.title('$x(t)$')
plt.xlabel('t (s)')
plt.ylabel('Amplitude')
plt.legend()
plt.grid(True)
#绘制输出信号
plt.subplot(2, 1, 2)
plt.plot(t, y_t, 'r', label=r'$y(t)=\cos(t/\sqrt{3}-\pi/3)+\cos(t-\pi/2)
 \hookrightarrow2)+\cos(\sqrt{3}t-2\pi/3)$')
plt.title('$y(t)$ (a=1)')
plt.xlabel('t (s)')
plt.ylabel('Amplitude')
plt.legend()
plt.grid(True)
plt.tight_layout()
plt.show()
```



3 4.22(a)

对下列变换求对应的连续时间信号

$$X(j\omega) = \frac{2\sin(3(\omega-2\pi))}{\omega-2\pi}$$

3.1 Answer

已知
$$x_1(t) = \begin{cases} 1, & -T_1 < t < T_1 \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$
,则

$$X_1(j\omega) = \frac{2\sin\omega T_1}{\omega}$$

由傅立叶变化的频移性质,有

$$e^{j2\pi t}x_1(t) \overset{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} X_1(j(\omega-2\pi))$$

即

$$\mathcal{F}\{e^{j2\pi t}x_1(t)\} = \frac{2\sin((\omega-2\pi)T_1)}{\omega-2\pi}$$

令 $T_1 = 3$,则得到该变换对应的连续时间信号

$$x(t) = \begin{cases} e^{j2\pi t}, & -3 < t < 3 \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$

4 4.28(a)

设 x(t) 有傅立叶变换 $X(j\omega)$,令 p(t) 为基波频率为 ω_0 的周期信号,其傅立叶级数表示是

$$p(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} a_n e^{jn\omega_0 t}$$

求

$$y(t) = x(t)p(t)$$

的傅立叶变换表达式。

4.1 Answer

由傅立叶变换的相乘性质,有

$$y(t) = x(t)p(t) \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} Y(j\omega) = \frac{1}{2\pi}(X * P)(j\omega)$$

由周期信号的傅立叶变换性质可知,

$$P(j\omega) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} 2\pi a_n \delta(\omega - n\omega_0)$$

故

$$\begin{split} Y(j\omega) &= \frac{1}{2\pi}(X*P)(j\omega) \\ &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} a_n X(j(\omega-n\omega_0)) \end{split}$$

5 4.36

考虑一个线性时不变系统, 输入 x(t) 为

$$x(t) = [e^{-t} + e^{-3t}] u(t)$$

响应 y(t) 为

$$y(t)=\left[2e^{-t}-2e^{-4t}\right]u(t)$$

5.1 (a) 求系统的频率响应

设 y(t) = (h * x)(t), 则有

$$\mathcal{F}\{y(t)\} = Y(j\omega) = H(j\omega)X(j\omega)$$

又因为,

$$\begin{split} X(j\omega) &= \int_{-\infty}^{+\infty} x(t)e^{-j\omega t}dt \\ &= \frac{1}{1+j\omega} + \frac{1}{3+j\omega} \\ &= \frac{2(2+j\omega)}{(1+j\omega)(3+j\omega)}. \\ Y(j\omega) &= \int_{-\infty}^{+\infty} y(t)e^{-j\omega t}dt \\ &= \frac{2}{1+j\omega} - \frac{2}{4+j\omega} \\ &= \frac{6}{(1+j\omega)(4+j\omega)}. \end{split}$$

因此,由 $H(j\omega) = \frac{Y(j\omega)}{X(j\omega)}$ 得

$$H(j\omega) = \frac{\frac{6}{(1+j\omega)(4+j\omega)}}{\frac{2(2+j\omega)}{(1+j\omega)(3+j\omega)}} = \frac{6}{2(2+j\omega)} \cdot \frac{(3+j\omega)}{(4+j\omega)} = \frac{3(3+j\omega)}{(2+j\omega)(4+j\omega)}.$$

5.2 (b) 确定系统的单位冲激响应

注意到根据傅立叶变换对

$$\mathcal{F}\{e^{-at}u(t)\} = \frac{1}{a+j\omega},$$

我们可以逆变换简单分式。先对下面的分式作部分分式展开:

$$\frac{3(j\omega+3)}{(j\omega+2)(j\omega+4)}.$$

设

$$\frac{j\omega+3}{(j\omega+2)(j\omega+4)} = \frac{A}{j\omega+2} + \frac{B}{j\omega+4}.$$

两边通分后比较:

$$j\omega + 3 = A(j\omega + 4) + B(j\omega + 2) = (A+B)j\omega + (4A+2B).$$

由此,必须有

$$A + B = 1$$
, $4A + 2B = 3$.

解得:

$$A = \frac{1}{2}, \quad B = \frac{1}{2}.$$

所以

$$\frac{j\omega+3}{(j\omega+2)(j\omega+4)} = \frac{1}{2} \left[\frac{1}{j\omega+2} + \frac{1}{j\omega+4} \right].$$

再乘上系数 3 得

$$H(j\omega) = \frac{3}{2} \left[\frac{1}{j\omega + 2} + \frac{1}{j\omega + 4} \right].$$

5.3 (c) 求关联该系统输入和输出的微分方程

连续时间线性时不变系统输入输出满足如下微分方程形式,

$$\sum_{k=0}^N a_k \frac{d^k y(t)}{dt^k} = \sum_{k=0}^M b_k \frac{d^k x(t)}{dt^k}$$

同时,根据

$$H(j\omega) = \frac{Y(j\omega)}{X(j\omega)} = \frac{\sum_{k=0}^M b_k(j\omega)^k}{\sum_{k=0}^n a_k(j\omega)^k} = \frac{3(j\omega+3)}{(2+j\omega)(4+j\omega)}$$

有,

$$b_0 = 9$$
, $b_1 = 3$, $a_0 = 8$, $a_1 = 6$, $a_2 = 1$

故微分方程形式为

$$\boxed{\frac{d^2y(t)}{dt^2} + 6\frac{dy(t)}{dt} + 8 = 3\frac{dx(t)}{dt} + 9.}$$