

信号与系统 复习重点：

前三章 30 分

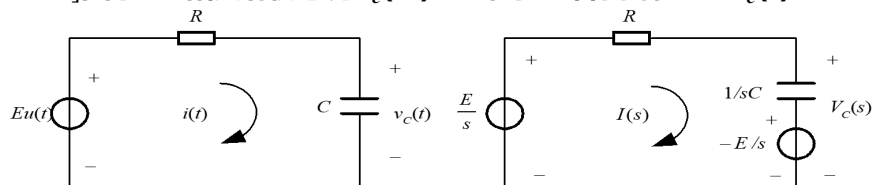
后三章 70 分

- (1) 时域系统的 线性，时不变，因果 ->cp1
- (2) 傅里叶变换及其逆变换 ->cp3
- (3) (时域信号->拉氏变换 拉氏变换->反变换) 拉普拉斯变换及其逆变换 **重点为课后习题** ->cp4
- (4) 给出电路图，写出对应的微分方程（注意阶次，零输入、零状态响应） ->cp2
- (5) PPT 的例二
- (6) PPT 第八章最后三题，随堂测试题+PPT 那题 约等于 50 分
- (7) 注意 **差分方程的求法，Z 变换**附近题目（重点为第八章 PPT 的三道题）。
- (8) 拉氏变换 (10 分)，时域求解，系统的稳定性，Z 域求零输入，零状态，全响应。
- (9) $F(n-2)u(n-2)=f(n-2)u(n)$ 在因果序列成立，非因果序列不成立。
- (10) PPT 第七章例二 类似题目
- (11) 教材习题 8-29 类似题目

涉及到的题目：

PPT 例 2：

[例2] 图示电路初始状态为 $v_c(0^-) = -E$ ，求电容两端电压 $v_c(t)$ 。



解：建立电路的s域模型

由s域模型写回路方程
$$(R + \frac{1}{sC})I(s) = \frac{E}{s} + \frac{E}{s}$$

求出回路电流
$$I(s) = \frac{2E}{s(R + \frac{1}{sC})}$$

电容电压为
$$V_c(s) = \frac{I(s)}{sC} - \frac{E}{s} = E(\frac{1}{s} - \frac{2}{s + \frac{1}{RC}})$$

$$v_c(t) = E(1 - 2e^{-\frac{1}{RC}t}), t \geq 0$$



8-21 (3):

$$(3) \quad y(n) - 0.9y(n-1) = 0.05u(n), \quad y(-1) = 0$$

(3) 对差分方程两侧取单边 z 变换, 有

$$Y(z) - 0.9z^{-1}[Y(z) + y(-1)z] = \frac{0.05z}{z-1} \quad (|z| > 1)$$

将 $y(-1) = 0$ 代入上式并整理得

$$Y(z) = \frac{0.05z^2}{(z-0.9)(z-1)} = \frac{0.5z}{z-1} - \frac{0.45z}{z-0.9}$$

以右边序列查表得到

$$y(n) = [0.5 - 0.45(0.9)^n] u(n)$$

8-23 (2):

8-23 因果系统的系统函数 $H(z)$ 如下所示, 试说明这些系统是否稳定。

$$(1) \quad \frac{z+2}{8z^2-2z-3}$$

$$(3) \quad \frac{2z-4}{2z^2+z-1}$$

$$(2) \quad \frac{8(1-z^{-1}-z^{-2})}{2+5z^{-1}+2z^{-2}}$$

$$(4) \quad \frac{1+z^{-1}}{1-z^{-1}+z^{-2}}$$

$$(2) \quad H(z) = \frac{8(z^2-z-1)}{(z+2)(2z+1)}, \text{ 有两个一阶极点 } -2 \text{ 和 } -\frac{1}{2}, \text{ 前者不在单位圆}$$

内, 因而系统不稳定;

8-26 (1)

8-26 由下列差分方程画出离散系统的结构图, 并求系统函数 $H(z)$ 及单位样值响应 $h(n)$ 。

$$(1) \quad 3y(n) - 6y(n-1) = x(n)$$

$$(2) \quad y(n) = x(n) - 5x(n-1) + 8x(n-3)$$

解: (1) 离散系统的结构图如解图 8-26(1) 所示。对差分方程两侧取 z 变换有

$$3Y(z) - 6z^{-1}Y(z) = X(z)$$

$$\text{故 } H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{1}{3-6z^{-1}} = \frac{1}{3} \cdot \frac{z}{z-2}, \text{ 于是}$$

$$h(n) = \mathcal{Z}^{-1}[H(z)] = \frac{1}{3} \cdot 2^n u(n)$$

随堂测试题:

4-1 求下列函数的拉氏变换。

- | | |
|---|---|
| (1) $1 - e^{-\alpha t}$ | (12) $e^{-(t+a)}\cos(\omega t)$ |
| (2) $\sin t + 2\cos t$ | (13) $te^{-(t-2)}u(t-1)$ |
| (3) te^{-2t} | (14) $e^{-\frac{t}{a}}f\left(\frac{t}{a}\right)$, 设已知 $\mathcal{L}[f(t)] = F(s)$ |
| (4) $e^{-t}\sin(2t)$ | (15) $e^{-at}f\left(\frac{t}{a}\right)$, 设已知 $\mathcal{L}[f(t)] = F(s)$ |
| (5) $(1+2t)e^{-t}$ | (16) $t\cos^3(3t)$ |
| (6) $[1 - \cos(\alpha t)]e^{-\beta t}$ | (17) $t^2\cos(2t)$ |
| (7) $t^2 + 2t$ | (18) $\frac{1}{t}(1 - e^{-\alpha t})$ |
| (8) $2\delta(t) - 3e^{-7t}$ | (19) $\frac{e^{-3t} - e^{-5t}}{t}$ |
| (9) $e^{-\alpha t}\sin h(\beta t)$ | (20) $\frac{\sin(at)}{t}$ |
| (10) $\cos^2(\Omega t)$ | |
| (11) $\frac{1}{\beta - \alpha}(e^{-\alpha t} - e^{-\beta t})$ | |

4-1(1)

解: 本题考查拉氏变换性质的运用。

(1) 利用拉氏变换的定义和线性性质可得

$$\begin{aligned}\mathcal{L}[1 - e^{-\alpha t}] &= \mathcal{L}[1] - \mathcal{L}[e^{-\alpha t}] = \int_0^{+\infty} 1 \cdot e^{-st} dt - \int_0^{+\infty} e^{-\alpha t} \cdot e^{-st} dt \\ &= -\frac{1}{s} \cdot e^{-st} \Big|_0^{+\infty} + \frac{1}{s + \alpha} \cdot e^{-(s+\alpha)t} \Big|_0^{+\infty} = \frac{1}{s} - \frac{1}{s + \alpha} = \frac{\alpha}{s(s + \alpha)}\end{aligned}$$

4-3(1)

4-3 求下列函数的拉氏变换, 注意阶跃函数的跳变时间。

- (1) $f(t) = e^{-t}u(t-2)$
- (2) $f(t) = e^{-(t-2)}u(t-2)$
- (3) $f(t) = e^{-(t-2)}u(t)$
- (4) $f(t) = \sin(2t) \cdot u(t-1)$
- (5) $f(t) = (t-1)[u(t-1) - u(t-2)]$

解: 本题考查拉氏变换的时域平移性质的运用。

(1) 方法一: 由 $f(t) = e^{-2} \cdot e^{-(t-2)}u(t-2)$, 已知 $\mathcal{L}[e^{-t}u(t)] = \frac{1}{s+1}$,

则 $\mathcal{L}[e^{-(t-2)}u(t-2)] = \frac{e^{-2s}}{s+1}$, 所以 $\mathcal{L}[f(t)] = e^{-2} \cdot \frac{e^{-2s}}{s+1} = \frac{e^{-2(s+1)}}{s+1}$ 。

方法二: 因为 $\mathcal{L}[u(t-2)] = \frac{e^{-2s}}{s}$, 所以 $\mathcal{L}[e^{-t}u(t-2)] = \frac{e^{-2(s+1)}}{s+1}$ 。

4-4 (1)

4-4 求下列函数的拉普拉斯逆变换。

- | | |
|-------------------------------|--|
| (1) $\frac{1}{s+1}$ | (11) $\frac{\omega}{s^2 + \omega^2} \cdot \frac{1}{(RCs + 1)}$ |
| (2) $\frac{4}{2s+3}$ | (12) $\frac{4s+5}{s^2 + 5s + 6}$ |
| (3) $\frac{4}{s(2s+3)}$ | (13) $\frac{100(s+50)}{s^2 + 201s + 200}$ |
| (4) $\frac{1}{s(s^2+5)}$ | (14) $\frac{(s+3)}{(s+1)^3(s+2)}$ |
| (5) $\frac{3}{(s+4)(s+2)}$ | (15) $\frac{A}{s^2 + K^2}$ |
| (6) $\frac{3s}{(s+4)(s+2)}$ | (16) $\frac{1}{(s^2+3)^2}$ |
| (7) $\frac{1}{s^2+1} + 1$ | (17) $\frac{s}{(s+a)[(s+\alpha)^2 + \beta^2]}$ |
| (8) $\frac{1}{s^2-3s+2}$ | (18) $\frac{s}{(s^2+\omega^2)[(s+\alpha)^2 + \beta^2]}$ |
| (9) $\frac{1}{s(RCs+1)}$ | (19) $\frac{e^{-s}}{4s(s^2+1)}$ |
| (10) $\frac{1-RCs}{s(RCs+1)}$ | (20) $\ln\left(\frac{s}{s+9}\right)$ |

170

解: 留数法是由定义导出的求拉普拉斯逆变换的方法。除此之外, 还可以利用拉普拉斯变换的线性性质, 将待求表达式拆分成若干分式, 再查主教材表 4-1 直接写出逆变换结果。需注意部分分式分解 (拆分) 不是目的, 最好的分解形式不一定是彻底的分解形式。应根据表中已有的分式合理选择分解方法。

(1) 方法一: 查表知 $\mathcal{L}^{-1}\left[\frac{1}{s+1}\right] = e^{-t}u(t)$ 。

方法二: 留数法。 $\frac{1}{s+1}e^{st}$ 在围线中仅有一个极点 -1 , 所以

$$\mathcal{L}^{-1}\left[\frac{1}{s+1}\right] = \left[(s+1) \cdot \frac{1}{s+1}e^{st}\right]_{s=-1} = e^{-t} \quad (t \geq 0)$$

4-4 (6)

(6) 方法一: 部分分式展开法。

$$\mathcal{L}^{-1}\left[\frac{3s}{(s+4)(s+2)}\right] = \mathcal{L}^{-1}\left[\frac{6}{s+4} - \frac{3}{s+2}\right] = (6e^{-4t} - 3e^{-2t})u(t)$$

172

方法二: 留数法。 $\frac{3s}{(s+4)(s+2)}e^{st}$ 在围线中有两个极点 -4 和 -2 。

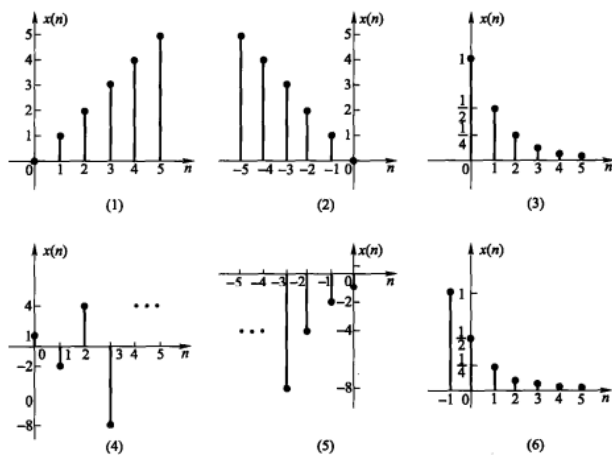
$$\begin{aligned} & \mathcal{L}^{-1}\left[\frac{3s}{(s+4)(s+2)}\right] \\ &= \left[(s+4) \cdot \frac{3s}{(s+4)(s+2)}e^{st}\right]_{s=-4} + \left[(s+2) \cdot \frac{3s}{(s+4)(s+2)}e^{st}\right]_{s=-2} \\ &= 6e^{-4t} - 3e^{-2t} \quad (t \geq 0) \end{aligned}$$

7-2 (5) 还有一个为 $x(n)=-nu(n)$, 与 7-2 (1) 图关于 x 轴对称

7-2 分别绘出以下各序列的波形。

- (1) $x(n] = nu(n)$
- (2) $x(n] = -nu(-n)$
- (3) $x(n] = 2^{-n}u(n)$
- (4) $x(n] = \left(-\frac{1}{2}\right)^{-n}u(n)$
- (5) $x(n] = -\left(\frac{1}{2}\right)^n u(-n)$
- (6) $x(n] = \left(\frac{1}{2}\right)^{n+1} u(n+1)$

解: 序列 (1)~(6) 的波形如解图 7-2 所示。



解图 7-2

7-12 (1)

7-12 解差分方程。

$$(1) y(n) + 3y(n-1) + 2y(n-2) = 0, y(-1) = 2, y(-2) = 1$$

$$(2) y(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = 0, y(0) = y(-1) = 1$$

$$(3) y(n) + y(n-2) = 0, y(0) = 1, y(1) = 2$$

解: (1) 特征方程 $\alpha^2 + 3\alpha + 2 = 0$, 特征根 $\alpha_1 = -1, \alpha_2 = -2$, 写出齐次

322

解 $y(n) = C_1(-1)^n + C_2(-2)^n$, 将 $y(-1) = 2, y(-2) = 1$ 代入, 得方程组

$$\begin{cases} 2 = -C_1 - \frac{1}{2}C_2 \\ 1 = C_1 + \frac{1}{4}C_2 \end{cases}$$

解得 $C_1 = 4, C_2 = -12$, 故差分方程解为

$$y(n) = [4(-1)^n - 12(-2)^n]u(n)$$

7-31 (1)

7-31 以下各序列中, $x(n]$ 是系统的激励函数, $h(n]$ 是线性时不变系统的单位样值响应。分别求出各 $y(n]$, 画出 $y(n]$ 图形 (用卷积方法)。

(1) $x(n], h(n]$ 见题图 7-31(a)

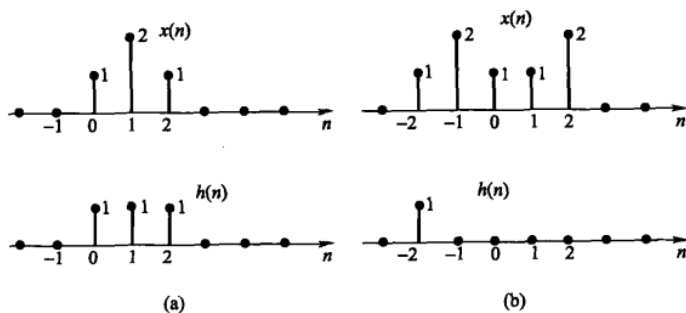
(2) $x(n], h(n]$ 见题图 7-31(b)

(3) $x(n] = \alpha^n u(n] \quad 0 < \alpha < 1$

$h(n] = \beta^n u(n] \quad 0 < \beta < 1 \quad \beta \neq \alpha$

(4) $x(n] = u(n]$

$h(n] = \delta(n-2) - \delta(n-3)$



题图 7-31

解: (1) 由题图 7-31(a) 和卷积定义, 有

$$\begin{aligned}
 y(n] &= x(n] * h(n] \\
 &= [\delta(n) + 2\delta(n-1) + \delta(n-2)] * [\delta(n) + \delta(n-1) + \delta(n-2)] \\
 &= \delta(n) + \delta(n-1) + \delta(n-2) + 2\delta(n-1) + 2\delta(n-2) + 2\delta(n-3) + \\
 &\quad \delta(n-2) + \delta(n-3) + \delta(n-4) \\
 &= \delta(n) + 3\delta(n-1) + 4\delta(n-2) + 3\delta(n-3) + \delta(n-4)
 \end{aligned}$$

或者利用“对位相乘求和”法, 有

$$\{x(n]\} = \left\{ \underset{\substack{\uparrow \\ n=0}}{1}, 2, 1 \right\} \quad \{h(n]\} = \left\{ \underset{\substack{\uparrow \\ n=0}}{1}, 1, 1 \right\}$$

$x(n]$	1	2	1	
$h(n]$	1	1	1	
		1	2	1
			1	2
				1
	1	2	1	
$y(n]$	1	3	4	3
			1	

从而得到

$$\{y(n]\} = \left\{ \underset{\substack{\uparrow \\ n=0}}{1}, 3, 4, 3, 1 \right\}$$

8-29:

8-29 对于下列差分方程所表示的离散系统

$$y(n) + y(n-1) = x(n)$$

(1) 求系统函数 $H(z)$ 及单位样值响应 $h(n)$, 并说明系统的稳定性。

374

(2) 若系统起始状态为零, 如果 $x(n) = 10u(n)$, 求系统的响应。

解: (1) 对差分方程两侧取 z 变换有 $Y(z) + z^{-1}Y(z) = X(z)$, 于是

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{1}{1 + z^{-1}} = \frac{z}{z + 1}$$

极点 -1 在单位圆上, 所以系统为临界稳定系统。单位样值响应 $h(n)$ 为因果序列, 所以查表得到

$$h(n) = \mathcal{Z}^{-1}[H(z)] = (-1)^n u(n)$$

(2) 已知 $X(z) = \frac{10z}{z-1}$, 代入得到

$$Y(z) = H(z)X(z) = \frac{10z^2}{(z+1)(z-1)} = 5 \left(\frac{z}{z+1} + \frac{z}{z-1} \right) u(n)$$

所以 $y(n) = \mathcal{Z}^{-1}[Y(z)] = 5[1 + (-1)^n] u(n)$ 。

PPT->例题 2

例2 求下列差分方程所描述的离散系统的零输入响应、零状态响应和全响应。

$$y(k) + 3y(k-1) + 2y(k-2) = f(k),$$

$$f(k) = \varepsilon(k), y(-1) = 1, y(-2) = 0$$

解: (1) 求零输入响应:

零输入响应满足方程:

$$y_x(k) + 3y_x(k-1) + 2y_x(k-2) = 0 \quad (1)$$

上式的特征方程:

$$\lambda^2 + 3\lambda + 2 = 0$$

方程特征根为:

$$\lambda_1 = -1, \lambda_2 = -2$$

所以其齐次解为:

$$y_x(k) = C_1(-1)^k + C_2(-2)^k, \quad k \geq 0$$

将初始值代入得:

$$y_x(-1) = y(-1) = -C_1 - \frac{1}{2}C_2 = 1$$

$$y_x(-2) = y(-2) = C_1 + \frac{1}{4}C_2 = 0$$

解以上两式得:

$$C_1 = 1, C_2 = -4$$

于是系统的零输入响应为:

$$y_x(k) = [(-1)^k - 4(-2)^k], \quad k \geq 0$$

(2) 求零状态响应:

$$\text{零状态响应满足方程 } y_f(k) + 3y_f(k-1) + 2y_f(k-2) = f(k) \quad (2)$$

$$\text{初始状态 } y_f(-1) = y_f(-2) = 0$$

由(2)式得:

$$y_f(k) = f(k) - 3y_f(k-1) - 2y_f(k-2)$$

$$\text{迭代得: } y_f(0) = f(0) - 3y_f(-1) - 2y_f(-2) = 1$$

$$y_f(1) = f(1) - 3y_f(0) - 2y_f(-1) = -2$$

系统的零状态响应是非齐次方程的解, 分别求出非齐次方程的齐次解和特解, 得

$$y_f(k) = C_1(-1)^k + C_2(-2)^k + P$$

将 $y_f(k)$ 的初始值代入, 得

$$y_f(0) = C_1 + C_2 + P = 1$$

$$y_f(1) = -C_1 - 2C_2 + P = -2$$

$$\text{另外: } 6P = 1$$

$$\text{解以上三式得: } C_1 = -\frac{1}{2}, C_2 = \frac{4}{3}, P = \frac{1}{6}$$

于是系统的零状态响应为:

$$y_f(k) = [-\frac{1}{2}(-1)^k + \frac{4}{3}(-2)^k + \frac{1}{6}]e(k)$$

(3) 系统的全响应为:

$$y(k) = y_x(k) + y_f(k) = [\frac{1}{2}(-1)^k - \frac{8}{3}(-2)^k + \frac{1}{6}], \quad k \geq 0$$