
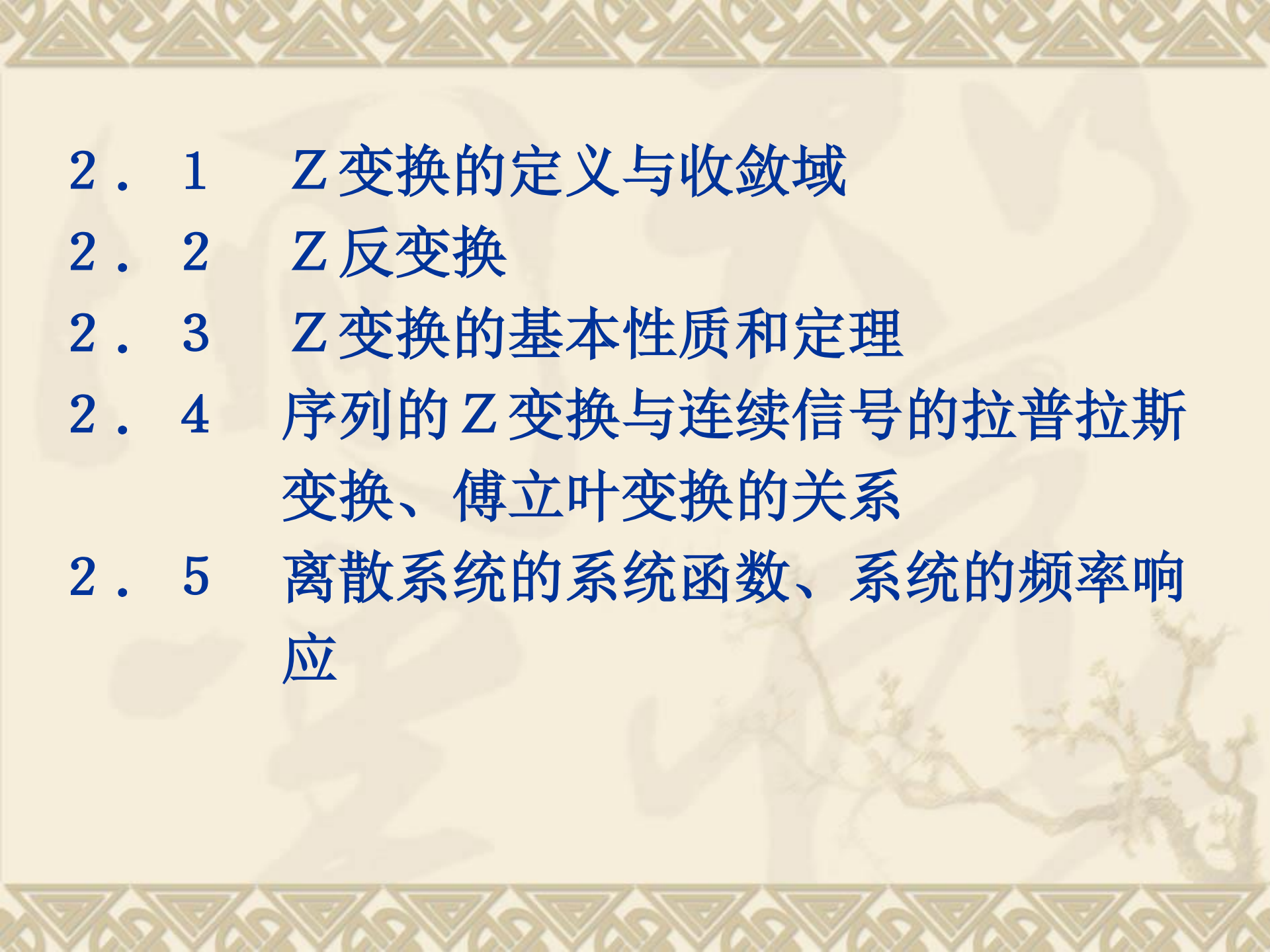


第二章 Z 变换

信号与系统的分析方法有时域分析法和变换域分析法。

连续时间系统中，其变换域方法是拉普拉斯变换和傅立叶变换；

离散时间系统中，其变换域方法是Z变换和离散傅立叶变换。对求解离散时间系统而言，Z变换是个极重要的数学工具，它可以将描述离散系统的差分方程转化为简单的代数方程，使其求解大大简化。

- 
- 
- 2 . 1 Z 变换的定义与收敛域
 - 2 . 2 Z 反变换
 - 2 . 3 Z 变换的基本性质和定理
 - 2 . 4 序列的 Z 变换与连续信号的拉普拉斯变换、傅立叶变换的关系
 - 2 . 5 离散系统的系统函数、系统的频率响应

2.1 Z变换的定义与收敛域

2.1.1 Z变换的定义

对于一个序列 $x(n)$ ，它的Z变换定义为

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n}$$

其中 z 为一个复变量，上式定义的Z变换称为双边Z变换或标准Z变换，

2. 1. 2 Z变换的收敛域

由于 $x(n)$ 的Z变换是一个无穷级数，就必然存在收敛和发散的问题，仅当级数收敛时才可表示成一个闭合形式，按照级数理论，级数收敛的充要条件是满足绝对可和的条件，即

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)z^{-n}| = M < \infty$$

使上式成立的所有Z值的集合称为 $X(z)$ 的收敛域，不同形式的序列，其收敛域不同。

1、有限长序列

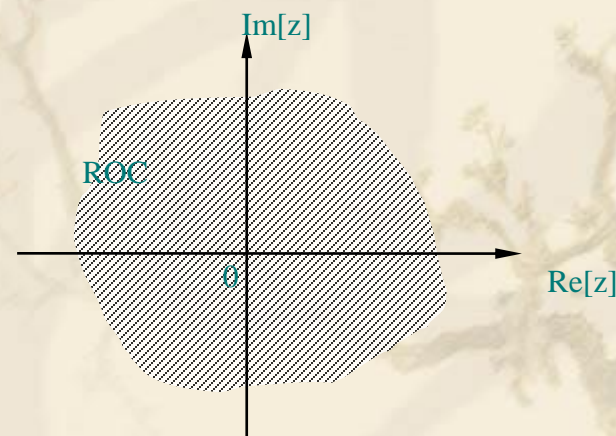
$$x(n) = \begin{cases} x(n) & n_1 < n < n_2 \\ 0 & n \text{ 为其他值} \end{cases}$$

其 Z 变换为 $X(z) = \sum_{n=n_1}^{n_2} x(n)z^{-n}$

因为 $x(n)$ 是有界序列，由于是有限项求和，显然在 $0 < |z| < \infty$ 上都满足收敛条件，收敛域至少是有限 Z 平面 $(0, \infty)$ ，在 n_1 和 n_2 的特殊取值情况下，收敛域可扩大为

$$0 < |z| \leq \infty, \quad n_1 \geq 0$$

$$0 \leq |z| < \infty, \quad n_2 \leq 0$$



有限长序列的收敛域

例：矩形序列是一个有限长序列， $x(n)=R_N(n)$ ，求其 $X(z)$ 。

解：

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n} = \sum_{n=0}^{N-1} z^{-n} = \frac{1-z^{-N}}{1-z^{-1}}$$

收敛域为 $0 < |z| \leq \infty$ 。

从上式的分母可知在 $z=1$ 处有一个极点，但是从分子处看出 $z=1$ 处有一个零点，零极点刚好对消。

2、右边序列

右边序列只有在 $n \geq n_1$ 时，序列值不全为零，其它 n 值时，序列值全为零，即

其 Z 变换为

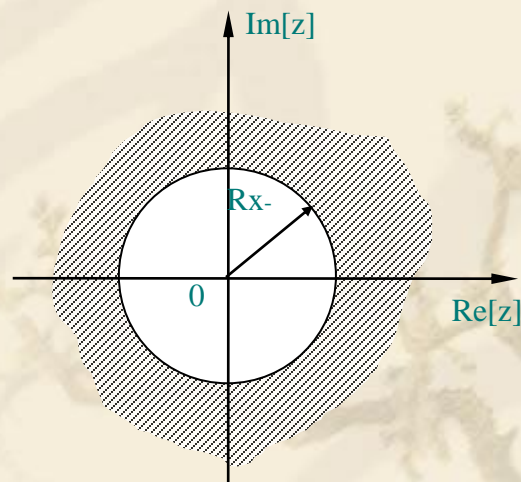
$$x(n) = \begin{cases} x(n) & n \geq n_1 \\ 0 & n < n_1 \end{cases}$$

$$X(z) = \sum_{n=n_1}^{\infty} x(n)z^{-n} = \sum_{n=n_1}^{-1} x(n)z^{-n} + \sum_{n=0}^{\infty} x(n)z^{-n}$$

有限长序列，其收敛域为有限Z平面

是Z的负幂级数，其收敛域为 R_{x-}
 $<|z| < \infty$

若 R_{x-} 是收敛域的最小半径，
则右边序列 Z 变换的收敛域
为 $R_{x-} < |z| < \infty$



右边序列

当 $n_1 = 0$ 时的右边序列称为因果序列，其收敛域为

$$R_{x-} < |z| \leq \infty$$

因此在 $|z| = \infty$ 处Z变换收敛是因果序列的特征。

例：求指数序列 $x(n) = a^n u(n)$ 的 Z 变换。

解：

$$X(z) = \sum_{n=0}^{\infty} a^n z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} (az^{-1})^n = \frac{1}{1 - az^{-1}} = \frac{z}{z - a} \quad |z| > |a|$$

3、左边序列

左边序列只有在 $n \leq n_2$ 时，序列值有值， $n > n_2$ 时，序列值全为零，即

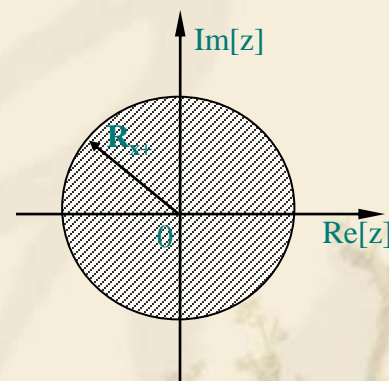
$$x(n) = \begin{cases} x(n) & n \leq n_2 \\ 0 & n > n_2 \end{cases}$$

其 Z 变换为

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{n_2} x(n)z^{-n} = \sum_{n=-\infty}^0 x(n)z^{-n} + \sum_{n=1}^{n_2} x(n)z^{-n}$$

是 Z 的正幂级数，
其收敛域为 $0 < |z| < R_{x+}$

有限长序列，其收敛域为有限 Z 平面



左边序列

左边序列 Z 变换的收敛域

为 $0 < |z| < R_{x+}$

当 $n_2 > 0$ 时，收敛域不包括 $z=0$ ，即 $0 < |z| < R_{x+}$ ；

当 $n_2 \leq 0$ 时，收敛域包括 $z=0$ ，即 $|z| < R_{x+}$ 。

例：求序列 $x(n) = -b^n u(-n-1)$ 的 Z 变换。

解：

$$\begin{aligned} X(z) &= \sum_{n=-\infty}^{-1} -b^n z^{-n} = \sum_{n=1}^{\infty} -b^{-n} z^n = -\frac{b^{-1}z}{1-b^{-1}z} \\ &= \frac{1}{1-bz^{-1}} = \frac{z}{z-b} \quad |z| < |b| \end{aligned}$$

如果 $a=b$ ，则此例与上例中右边序列的 Z 变换表达式完全一样，所以只给出 Z 变换的闭合表达式是不够的，不能正确得到原序列，必须同时给出收敛域范围，才能惟一确定一个序列，这就说明了研究收敛域的重要性。

4、双边序列

一个双边序列可以看做一个左边序列和一个右边序列之和，因此双边序列Z变换的收敛域就应该是这两个序列Z变换的公共收敛区间。

其Z变换为

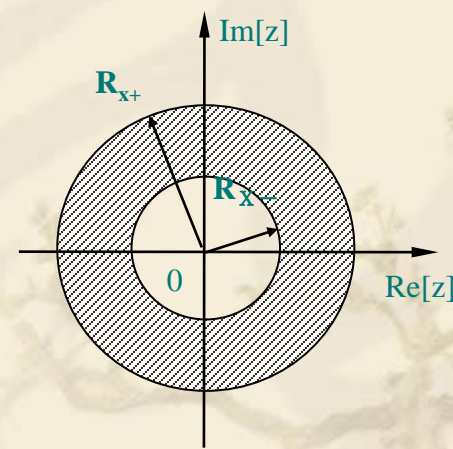
$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n} = \sum_{n=-\infty}^{-1} x(n)z^{-n} + \sum_{n=0}^{\infty} x(n)z^{-n}$$

左边序列，其收敛域为 $|z| < R_{x+}$

右边序列，其收敛域为 $|z| > R_{x-}$

若满足 $R_{x-} < R_{x+}$ ，
则双边序列Z变换的收敛域为

$$R_{x-} < |z| < R_{x+}$$



双边序列

例：求序列 $x(n) = a^{|n|}$ 的 Z 变换，其中 $|a| < 1$ 。

解：

$$\begin{aligned} X(z) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} a^{|n|} z^{-n} = \sum_{n=-\infty}^{-1} a^{-n} z^{-n} + \sum_{n=0}^{\infty} a^n z^{-n} \\ &= \sum_{n=1}^{\infty} a^n z^n + \sum_{n=0}^{\infty} a^n z^{-n} \end{aligned}$$

第一部分的收敛域为 $|az| < 1$ ，即 $|z| < \frac{1}{|a|}$ ；
第二部分的收敛域为 $|az^{-1}| < 1$ ，

即 $|z| > |a|$ 。

已知 $|a| < 1$ ，所以

$$X(z) = \frac{az}{1-az} + \frac{1}{1-az^{-1}} = \frac{1-a^2}{(1-az)(1-az^{-1})} \quad |a| < |z| < \frac{1}{|a|}$$

2.2 Z反变换

求Z反变换的方法通常有：

围线积分法（留数法）、部分分式展开法、长除法

1、部分分式法

一般 $X(z)$ 是 z 的有理分式，可表示 $X(z)=B(z)/A(z)$ ， $B(z)$ 和 $A(z)$ 都是变量 z 的实系数多项式，且没有公因式，可以把 $X(z)$ 分解为部分分式的形式，然后求出各部分分式的 z 反变换（基本Z变换对的公式可查表），将各反变换相加即得到 $x(n)$ 。

如果 $X(z)$ 只有一阶极点，则 $X(z)$ 展成

$$X(z) = A_0 + \sum_{m=1}^k \frac{A_m z}{z - z_m}$$

最好写成

$$\frac{X(z)}{z} = \frac{A_0}{z} + \sum_{m=1}^k \frac{A_m}{z - z_m}$$

A_0 、 A_m 分别为 $X(z)$ 在 $z=0$ 、 $z=z_m$ 处极点的留数，即

$$A_0 = \operatorname{Res}\left[\frac{X(z)}{z}, 0\right] = X(0)$$

$$A_m = \operatorname{Res}\left[\frac{X(z)}{z}, z_m\right] = \left[(z - z_m) \frac{X(z)}{z}\right]_{z=z_m}$$

如果 $X(z)$ 中含有高阶极点，

设 $X(z)$ 含有 k 个一阶极点，一个 s 阶极点 z_i ，则 $X(z)$ 展成

$$X(z) = \sum_{m=1}^k \frac{A_m z}{z - z_m} + \sum_{r=1}^s \frac{B_r z}{(z - z_i)^r}$$

其中 B_r 用下式确定

$$B_r = \frac{1}{(s-r)!} \left[\frac{d^{s-r}}{dz^{s-r}} (z - z_i)^s \frac{X(z)}{z^r} \right]_{z=z_i}$$

例：设
$$X(z) = \frac{1}{(1-2z^{-1})(1-0.5z^{-1})}, \quad |z| > 2$$

试利用部分分式法求 z 反变换。

$$X(z) = \frac{z^2}{(z-2)(z-0.5)}, \quad |z| > 2$$

$$\frac{X(z)}{z} = \frac{z}{(z-2)(z-0.5)}$$

$$\frac{X(z)}{z} = \frac{z}{(z-2)(z-0.5)} = \frac{A_1}{z-2} + \frac{A_2}{z-0.5}$$

$$A_1 = \left[(z-2) \frac{X(z)}{z} \right]_{z=2} = \left[\frac{z}{z-0.5} \right]_{z=2} = \frac{4}{3}$$

$$A_2 = \left[(z-0.5) \frac{X(z)}{z} \right]_{z=0.5} = \left[\frac{z}{z-2} \right]_{z=0.5} = -\frac{1}{3}$$

$$\frac{X(z)}{z} = \frac{4}{3} \cdot \frac{1}{z-2} - \frac{1}{3} \cdot \frac{1}{z-0.5}$$

$$X(z) = \frac{4}{3} \cdot \frac{z}{z-2} - \frac{1}{3} \cdot \frac{z}{z-0.5}$$

由已知的收敛域
知道是因果序列

因此：

$$x(n) = \begin{cases} \frac{4}{3} \cdot 2^n - \frac{1}{3} \cdot (0.5)^n, & n \geq 0 \\ 0, & n < 0 \end{cases}$$

$$x(n) = \left[\frac{4}{3} \cdot 2^n - \frac{1}{3} \cdot (0.5)^n \right] u(n)$$

2、长除法

$x(n)$ 的 z 变换定义为 z^{-1} 的幂级数，即

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n} = \cdots + x(-1)z + x(0) + x(1)z^{-1} + x(2)z^{-2} + \cdots$$

因此只要在给定的收敛域内将 $X(z)$ 展成幂级数，则级数的系数就是序列 $x(n)$ 。一般情况下， $X(z)$ 是一个有理分式，分子分母都是 z 的多项式，则可直接用分子多项式除以分母多项式，得到幂级数展开式，从而得到 $x(n)$ 。

如果用收敛域判定 $x(n)$ 是右边序列，则展开成负幂级数，为此 $X(z)$ 的分子分母按 z 的降幂（或 z^{-1} 的升幂）排列；

如果是左边序列，则展开成正幂级数，为此 $X(z)$ 的分子分母按 z 的升幂（或 z^{-1} 的降幂）排列。

例：用两种方法求 $X(z) = \frac{z-a}{1-az}$, $|z| > \frac{1}{|a|}$ 的 Z 反变换.

解：①部分分式法：

$$X(z) = \frac{z-a}{1-az} = -\frac{1}{a} \cdot \frac{1}{1-\frac{1}{a}z^{-1}} + \frac{z^{-1}}{1-\frac{1}{a}z^{-1}}$$

$$x(n) = -\frac{1}{a} \left(\frac{1}{a}\right)^n u(n) + \left(\frac{1}{a}\right)^{n-1} u(n-1) = \left(\frac{1}{a}\right)^{n-1} u(n-1) - \left(\frac{1}{a}\right)^{n+1} u(n)$$

②长除法

由收敛域知 $x(n)$ 是右边序列，所以 $X(z)$ 按 z 的降幂排列

$$\begin{array}{r} -\frac{1}{a} + \frac{a^2-1}{a^2}z^{-1} + \frac{a^2-1}{a^3}z^{-2} + \dots \\ -az + 1 \overline{) z - a} \\ \underline{z - 1/a} \\ (1-a^2)/a \\ \underline{[(1-a^2)/a - [(1-a^2)/a^2]z^{-1}]z^{-1}} \\ [(1-a^2)/a^2]z^{-1} \\ \underline{[(1-a^2)/a^2]z^{-1} - [(1-a^2)/a^3]z^{-2}} \\ [(1-a^2)/a^3]z^{-2} \\ \dots\dots \end{array}$$

因此得出

$$x(n) = -\frac{1}{a} + \frac{a^2-1}{a^2} + \frac{a^2-1}{a^3} + \dots = -\frac{1}{a} \left(\frac{1}{a}\right)^n u(n) + \left(\frac{1}{a}\right)^{n-1} u(n-1)$$

2. 3 Z变换的性质和定理

1、线性

线性就是要满足比例性和可加性，若

$$Z[x(n)] = X(z) \quad R_{x-} < |z| < R_{x+}$$

$$Z[y(n)] = Y(z) \quad R_{y-} < |z| < R_{y+}$$

$$\text{则 } Z[ax(n) + by(n)] = aX(z) + bY(z) \quad R_- < |z| < R_+$$

其中 $R_- = \max[R_{x-}, R_{y-}]$, $R_+ = \min[R_{x+}, R_{y+}]$ ，即线性组合后的收敛域为各个序列z变换的公共收敛域，如果这些组合中某些零点和极点相互抵消，则收敛域可能扩大。

❖ 例：已知 $x(n)=\cos(\omega_0 n)u(n)$ ，求它的z变换。

解：

$$Z[\cos(\omega_0 n)u(n)] = Z\left[\frac{e^{j\omega_0 n} + e^{-j\omega_0 n}}{2}u(n)\right] = \frac{1}{2}[e^{j\omega_0 n}u(n)] + \frac{1}{2}[e^{-j\omega_0 n}u(n)]$$

$$\text{因为已知: } Z[a^n u(n)] = \frac{1}{1 - az^{-1}}, \quad |z| > |a|$$

$$\text{所以得到: } Z[e^{j\omega_0 n}u(n)] = \frac{1}{1 - e^{j\omega_0} z^{-1}}, \quad |z| > |e^{j\omega_0}| = 1$$

$$Z[e^{-j\omega_0 n}u(n)] = \frac{1}{1 - e^{-j\omega_0} z^{-1}}, \quad |z| > |e^{-j\omega_0}| = 1$$

$$\begin{aligned} \text{因此, } Z[\cos(\omega_0 n)u(n)] &= \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{1 - e^{j\omega_0} z^{-1}} + \frac{1}{2} \cdot \frac{1}{1 - e^{-j\omega_0} z^{-1}} \\ &= \frac{1 - z^{-1} \cos \omega_0}{1 - 2z^{-1} \cos \omega_0 + z^{-2}} \end{aligned}$$

❖ 例：求序列 $x(n)=u(n)-u(n-3)$ 的 z 变换。

$$Z[u(n)] = \frac{z}{z-1}, \quad |z| > 1$$

$$Z[u(n-3)] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} u(n-3)z^{-n} = \sum_{n=3}^{\infty} z^{-n}$$

$$= \frac{z^{-3}}{1-z^{-1}} = \frac{z^{-2}}{z-1}, \quad |z| > 1$$

$$Z[x(n)] = X(z) = Z[u(n)] + Z[u(n-3)]$$

$$= \frac{z}{z-1} + \frac{z^{-2}}{z-1} = \frac{z^2 + z + 1}{z^2} \quad |z| > 0$$

2、序列的移位

若序列 $x(n)$ 的 z 变换为

$$Z[x(n)] = X(z) \quad R_{x-} < |z| < R_{x+}$$

$$\text{则有 } Z[x(n-m)] = z^{-m} X(z) \quad R_{x-} < |z| < R_{x+}$$

其中 m 为任意整数， m 为正，则为延迟， m 为负则为超前。

$$\text{证: } Z[x(n-m)] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n-m) z^{-n} = z^{-m} \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k) z^{-k} = z^{-m} X(z)$$

对双边序列，移位后收敛域不会发生变化；但是单边序列在 $z=0$ 或 $z=\infty$ 处收敛域可能有变化。

例如， $Z[\delta(n)=1]=1$ ，在 z 平面处处收敛，但是 $Z[\delta(n-1)]=z^{-1}$ ，在 $z=0$ 处不收敛，而 $Z[\delta(n+1)]=z$ ，在 $z=\infty$ 处不收敛。

3、乘以指数序列（Z域的尺度变换）

若 $Z[x(n)] = X(z)$ $R_{x-} < |z| < R_{x+}$

则 $Z[a^n x(n)] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} a^n x(n) z^{-n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) (a^{-1} z)^n = X(a^{-1} z)$

收敛域为 $R_{x-} < |a^{-1} z| < R_{x+}$ 或 $|a| R_{x-} < |z| < |a| R_{x+}$, a 可是复数。

此性质表明 $X(z)$ 如果在 $z=z_1$ 处为极点，则 $X(a^{-1}z)$ 将在 $a^{-1}z=z_1$ ，即 $z=az_1$ 处为极点。如果 a 为正实数，则表示 z 平面缩小或扩大，零极点在 z 平面沿径向移动；若 a 为复数，则在 z 平面上，零极点既有幅度伸缩，又有角度旋转，因此此性质是一种 z 域尺度变换。

4、序列的线性加权

若序列 $x(n)$ 的 z 变换为 $Z[x(n)] = X(z)$ $R_{x-} < |z| < R_{x+}$

则 $Z[nx(n)] = -z \frac{dX(z)}{dz}$ $R_{x-} < |z| < R_{x+}$

证明：由于 z 变换在其收敛域中处处解析

$$\begin{aligned}\frac{dX(z)}{dz} &= \frac{d}{dz} \left[\sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) z^{-n} \right] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) \frac{dz^{-n}}{dz} \\ &= - \sum_{n=-\infty}^{\infty} nx(n) z^{-n-1} = -z^{-1} \sum_{n=-\infty}^{\infty} nx(n) z^{-n} = -z^{-1} Z[nx(n)]\end{aligned}$$

所以 $Z[nx(n)] = -z \frac{dX(z)}{dz}$ $R_{x-} < |z| < R_{x+}$

通过递推可以证明：

$$Z[n^m x(n)] = \left(-z \frac{d}{dz}\right)^m X(z)$$

式中

$$\left(-z \frac{d}{dz}\right)^m = -z \frac{d}{dz} \left\{ -z \frac{d}{dz} \left[-z \frac{d}{dz} \cdots -z \frac{d}{dz} X(z) \right] \right\}$$

5、共轭序列

若 $Z[x(n)] = X(z)$ $R_{x-} < |z| < R_{x+}$

则 $Z[x^*(n)] = X^*(z^*)$ $R_{x-} < |z| < R_{x+}$

6、翻褶序列

若 $Z[x(n)] = X(z)$ $R_{x-} < |z| < R_{x+}$

则 $Z[x(-n)] = X(z^{-1})$ $R_{x-} < |z^{-1}| < R_{x+}$

证:
$$Z[x(-n)] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(-n)z^{-n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^n = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)(z^{-1})^{-n} = X(z^{-1})$$

$$R_{x-} < |z^{-1}| < R_{x+}$$

7、初值定理

如果 $x(n)$ 是因果序列，则有

$$x(0) = \lim_{n \rightarrow \infty} X(z)$$

证明：因为 $x(n)$ 是因果序列，有

$$X(z) = \sum_{n=0}^{\infty} x(n)z^{-n} = x(0) + x(1)z^{-1} + x(2)z^{-2} + \dots$$

$$\text{所以 } \lim_{n \rightarrow \infty} X(z) = x(0)$$

8、终值定理

如果 $x(n)$ 是因果序列，且其 z 变换的极点除在 $z=1$ 处可以有一阶极点，其它极点均在单位圆内，则有

$$\lim_{n \rightarrow \infty} x(n) = \lim_{z \rightarrow 1} (z-1)X(z)$$

证明:

$$(z-1)X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} [x(n+1) - x(n)]z^{-n}$$

$x(n)$ 是因果序列, 则

$$(z-1)X(z) = \lim_{n \rightarrow \infty} \sum_{m=-1}^n [x(m+1) - x(m)]z^{-m}$$

因为 $(z-1)X(z)$ 在单位圆上无极点, 上式两端对 $z=1$ 取极限, 有

$$\begin{aligned} \lim_{z \rightarrow 1} (z-1)X(z) &= \lim_{n \rightarrow \infty} \sum_{m=-1}^n [x(m+1) - x(m)] \\ &= \lim_{n \rightarrow \infty} \{ [x(0) - 0] + [x(1) - x(0)] + [x(2) - x(1)] + \cdots + [x(n+1) - x(n)] \} \\ &= \lim_{n \rightarrow \infty} [x(n+1)] = \lim_{n \rightarrow \infty} x(n) \end{aligned}$$

9、有限项累加特性

设 $x(n)$ 为因果序列，即 $x(n)=0, n<0$, 若

$$X(z) = Z[x(n)] \quad |z| > R_{x-}$$

则 $Z\left[\sum_{m=0}^n x(m)\right] = \frac{z}{z-1} X(z) \quad |z| > \max[R_{x-}, 1]$

1 0、序列的卷积和（时域卷积和定理）

若 $Z[x(n)] = X(z) \quad R_{x-} < |z| < R_{x+}$
 $Z[h(n)] = H(z) \quad R_{h-} < |z| < R_{h+}$

则

$$Z[x(n) * h(n)] = X(z)H(z) \quad \max[R_{x-}, R_{h-}] < |z| < \min[R_{x+}, R_{h+}]$$

证明：

$$\begin{aligned} Z[x(n) * h(n)] &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} [x(n) * h(n)] z^{-n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \left\{ \sum_{m=-\infty}^{\infty} [x(m)h(n-m)] \right\} z^{-n} \\ &= \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) \left\{ \sum_{n=-\infty}^{\infty} h(n-m) z^{-(n-m)} \right\} z^{-m} = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) z^{-m} H(z) \\ &= X(z)H(z) \end{aligned}$$

例：已知 $x(n) = a^n u(n)$ ， $h(n) = b^n u(-n)$ ， $|a| < |b|$ ，求 $y(n) = x(n) * h(n)$ 。

解：

$$X(z) = \frac{z}{z-a} \quad |z| > |a| \quad H(z) = \frac{-b}{z-b} \quad |z| < |b|$$

由时域卷积定理，得到

$$\begin{aligned} Y(z) &= X(z)H(z) = \frac{-bz}{(z-a)(z-b)} \\ &= \frac{b}{b-a} \cdot \frac{z}{z-a} - \frac{b}{b-a} \cdot \frac{z}{z-b} \quad |a| < |z| < |b| \end{aligned}$$

因为 $Y(z)$ 的收敛域为环形区域，故 $y(n)$ 是双边序列，

$$y(n) = Z^{-1}[Y(z)] = \frac{b}{b-a} a^n u(n) + \frac{b}{b-a} b^n u(-n-1)$$

1 1、序列相乘（Z域复卷积定理）

若 $Z[x(n)] = X(z) \quad R_{x-} < |z| < R_{x+}$

$Z[h(n)] = H(z) \quad R_{h-} < |z| < R_{h+}$

则

$$Z[x(n) \cdot h(n)] = \frac{1}{2\pi j} \oint_C X(v) H\left(\frac{z}{v}\right) v^{-1} dv \quad R_{x-} R_{h-} < |z| < R_{x+} R_{h+}$$

其中C是哑变量v平面上， $X(v)$ 与 $H(\frac{z}{v})$ 的公共收敛域内环绕原点的一条反时针旋转的单闭合围线。

1 2、帕塞瓦定理

若 $R_{x-} R_{h-} < 1 < R_{x+} R_{h+}$

则 $\sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) h^*(n) = \frac{1}{2\pi j} \oint_C X(v) H^*\left(\frac{z}{v^*}\right) v^{-1} dv$

其中C是在 $\max[R_{x-}, \frac{1}{R_{h+}}] < |v| < \min[R_{x+}, \frac{1}{R_{h-}}]$ 公共收敛域内的一条闭合围线。

例：已知 $x(n) = a^n u(n)$, $h(n) = \delta(n) - a \delta(n-1)$
求 $y(n)$.

解：
$$X(z) = \frac{1}{1 - az^{-1}} \quad |z| > a$$

$$H(z) = 1 - az^{-1} \quad |z| > 0$$

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

由于零极点对消，收敛域变成了整个Z平面。
因此由公式进行反变换，得到

$$y(n) = \delta(n)$$

❖ 例：求 $x(n) = na^n u(-n)$ 的Z变换。

$$a^n u(n) \xleftrightarrow{z} \frac{1}{1 - az^{-1}} \quad |z| > a$$

$$\left(\frac{1}{a}\right)^n u(n) \xleftrightarrow{z} \frac{1}{1 - a^{-1}z^{-1}} \quad |z| > \frac{1}{a}$$

$$a^n u(-n) \xleftrightarrow{z} \frac{1}{1 - a^{-1}z} \quad |z| < a$$

$$na^n u(-n) \xleftrightarrow{z} -z \frac{d}{dz} \frac{1}{1 - a^{-1}z} = -\frac{a^{-1}z}{(1 - a^{-1}z)^2} \quad |z| < a$$

❖ 例：用Z变换的性质求下列两个序列的卷积：

$$h(n) = \begin{cases} \left(\frac{1}{2}\right)^n & 0 \leq n \leq 2 \\ 0 & \text{其他} \end{cases}$$

$$x(n) = \delta(n) + \delta(n-1) + 4\delta(n-2)$$

解：

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

$$X(z) = 1 + z^{-1} + 4z^{-2}$$

$$Y(z) = X(z)H(z) = \left(1 + \frac{1}{2}z^{-1} + \frac{1}{4}z^{-2}\right)(1 + z^{-1} + 4z^{-2})$$

$$= 1 + \frac{3}{2}z^{-1} + \frac{19}{4}z^{-2} + \frac{9}{4}z^{-3} + z^{-4}$$

$$y(n) = \delta(n) + \frac{3}{2}\delta(n-1) + \frac{19}{4}\delta(n-2) + \frac{9}{4}\delta(n-3) + \delta(n-4)$$

❖ 例：计算两个序列 $x(n)=3^n u(-n)$, $h(n)=0.5^n u(n)$ 的卷积 $y(n)$ 。

解：

$$H(z) = \frac{1}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} \quad |z| > \frac{1}{2}$$

$$\begin{aligned} X(z) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n} = \sum_{n=-\infty}^0 3^n z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{1}{3}z\right)^n = \\ &= \frac{1}{1 - \frac{1}{3}z} = -\frac{3z^{-1}}{1 - 3z^{-1}} \quad |z| < 3 \end{aligned}$$

$$Y(z) = X(z)H(z) = -\frac{1}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} \cdot \frac{3z^{-1}}{1 - 3z^{-1}} \quad \frac{1}{2} < |z| < 3$$

$$Y(z) = \frac{A}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} + \frac{B}{1 - 3z^{-1}}$$

$$A = \left[\left(1 - \frac{1}{2}z^{-1} \right) Y(z) \right]_{z=\frac{1}{2}} = \frac{6}{5}$$

$$B = \left[(1 - 3z^{-1}) Y(z) \right]_{z=3} = -\frac{6}{5}$$

$$y(n) = \frac{6}{5} \cdot \left(\frac{1}{2} \right)^n u(n) + \frac{6}{5} \cdot (3)^n u(-n-1)$$

2.4 Z变换与连续信号的拉普拉斯变换、傅立叶变换的关系

2.4.1 Z变换与拉普拉斯变换的关系

1、Z平面与S平面

设连续信号为 $x_a(t)$ ，其抽样信号为 $\hat{x}_a(t)$ ，它们的拉普拉斯变换分别为

$$X_a(s) = \mathcal{F}[x_a(t)]$$

$$\hat{X}_a(s) = \mathcal{F}[\hat{x}_a(t)]$$

应用理想抽样表达式，有

$$\begin{aligned}\hat{X}_a(s) &= \int_{-\infty}^{\infty} \hat{x}_a(t) e^{-st} dt = \int_{-\infty}^{\infty} \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_a(nT) \delta(t - nT) e^{-st} dt = \\ &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} x_a(nT) \delta(t - nT) e^{-st} dt = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_a(nT) e^{-snT}\end{aligned}$$

而抽样序列 $x(n) = x_a(nT)$ 的 z 变换为

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) z^{-n}$$

比较上面两式，当 $z = e^{sT}$ 时，抽样序列的 z 变换就等于抽样信号的拉普拉斯变换，即

$$X(z) \Big|_{z=e^{sT}} = \hat{X}_a(s)$$

即由 s 平面到 z 平面的映射关系为

$$z = e^{sT}, s = \frac{1}{T} \ln z$$

将s平面用直角坐标表示为: $s = \sigma + j\Omega$

将z平面用极坐标表示为: $z = re^{j\omega}$

$$z = re^{j\omega} = e^{st} = e^{(\sigma + j\Omega)T} = e^{\sigma T} e^{j\Omega T}$$

因此 $r = e^{\sigma T}$ $\omega = \Omega T$

结论: 1) r与 σ 的关系, $r = e^{\sigma T}$

$\sigma=0$ (s平面的虚轴)对应于 $r=1$ (z平面的单位圆上);

$\sigma<0$ (s平面的左半平面)对应于 $r<1$ (z平面的单位圆内部);

$\sigma>0$ (s平面的右半平面)对应于 $r>1$ (z平面的单位圆外部)。

2) ω 和 Ω 的关系, $\omega = \Omega T$

$\Omega=0$ (s平面实轴)对应于 $\omega=0$ (z平面正实轴);

$\Omega=\Omega_0$ (常数)(s平面平行于实轴的直线)对应于 $\omega=\Omega_0 T$ (z平面始于原点, 幅角为 $\omega=\Omega_0 T$ 的辐射线)。

注意:s平面与z平面的映射关系不是单值映射, Ω 每增加一个抽样角频率 $\Omega_s = 2\pi/T$, 则 ω 相应增加一个 2π , 即重复旋转一周, z平面重叠一次。

2、 $X(z)$ 与 $X_a(s)$ 的关系

由时域抽样定理有

$$\hat{X}_a(s) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_a(s - jk\Omega_s)$$

因此 $X(z)|_{z=e^{sT}} = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_a(s - jk\Omega_s) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_a(s - jk \frac{2\pi}{T})$

2.4.2 z变换与傅立叶变换的关系

傅立叶变换是拉普拉斯变换在s平面虚轴上的特例，即 $s=j\Omega$ ，因此有

$$\begin{aligned} X(z)\Big|_{z=e^{j\Omega T}} &= X(e^{j\Omega T}) = \hat{X}(e^{j\Omega T}) \\ &= \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_a(j\Omega - j\frac{2\pi}{T}k) \end{aligned}$$

抽样序列在单位圆上的z变换等于其抽样信号的傅立叶变换。

数字频率 ω 表示z平面的幅角，和模拟频率的关系为 $\omega = \Omega T$ 。

用数字频率 ω 作为z平面上单位圆的参数，即 $z = e^{j\omega}$ ，

可得

$$X(z)\Big|_{z=e^{j\omega}} = X(e^{j\omega}) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_a(j\frac{\omega - 2\pi k}{T})$$

因而单位圆上的z变换就是序列的傅立叶变换。

2. 5 离散系统的系统函数， 系统的频率响应

2. 5. 1 系统函数的定义

一个线性移不变离散系统可以用它的单位抽样响应 $h(n)$ 来表示其输入输出关系，即

$$y(n) = x(n) * h(n)$$

对等式两边取 Z 变换得

$$Y(z) = X(z) \cdot H(z)$$

则

$$H(z) = Y(z) / X(z)$$

将 $H(z)$ 定义为线性移不变系统的系统函数，是单位抽样响应 $h(n)$ 的z变换，即

$$H(z) = Z[h(n)] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} h(n)z^{-n}$$

2. 5. 2 因果稳定系统

因果系统的单位抽样响应为因果序列，其收敛域为

$$R_{x-} < |z| \leq \infty$$

一个线性移不变系统稳定的充要条件是 $h(n)$ 必须满足绝对可和条件，即

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |h(n)| < \infty$$

而 z 变换的收敛域由满足 $\sum_{n=-\infty}^{\infty} |h(n)z^{-n}| < \infty$ 的那些 z 值确定，所以如果系统函数的收敛域包含单位圆 $|z|=1$ ，则系统是稳定的。

因此，一个因果稳定的线性移不变系统的系统函数 $H(z)$ 必须在从单位圆到 ∞ 的整个 z 域内收敛，即

$$1 \leq |z| \leq \infty$$

也就是说系统函数的全部极点必须在单位圆内。

2. 5. 3 系统函数和差分方程的关系

一个线性移不变系统可以用差分方程来描述，其一般形式为

$$y(n) + \sum_{i=1}^N a_i y(n-i) = \sum_{m=0}^M b_m x(n-m)$$

若系统的起始状态为零，直接对上式取z 变换（利用移位特性），得

$$Y(z) + \sum_{i=1}^N a_i z^{-i} Y(z) = \sum_{m=0}^M b_m z^{-m} X(z)$$

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{\sum_{m=0}^M b_m z^{-m}}{1 + \sum_{i=1}^N a_i z^{-i}}$$

将两个多项式分别进行因式分解，得

$$H(z) = K \frac{\prod_{m=1}^M (1 - c_m z^{-1})}{\prod_{i=1}^N (1 - d_i z^{-1})}$$

$z=c_m$ 是 $H(z)$ 的零点， $z=d_k$ 是 $H(z)$ 的极点，是由差分方程的系数 a_k 和 b_k 决定，除了比例常数 K ，系统函数完全由它的零点和极点来确定。

要根据 $H(z)$ 唯一确定 $h(n)$ ，必须同时确定系统的收敛域。例如对于稳定系统，其收敛域必须包含单位圆。

例：已知一线性移不变的因果系统差分方程为，

$$y(n-1) - \frac{5}{2}y(n) + y(n+1) = x(n)$$

求系统的单位抽样响应 $h(n)$ ，该系统是否稳定？

解：

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{1}{z^{-1} - \frac{5}{2} + z} = \frac{z}{(z-2)(z-\frac{1}{2})} = \frac{2}{3} \left[\frac{z}{z-2} - \frac{z}{z-\frac{1}{2}} \right]$$

由题意知，系统是因果系统，因此 $h(n)$ 为因果序列， $H(z)$ 的收敛域为圆外部区域，即

$$|z| > 2$$

所以

$$h(n) = \frac{2}{3} [2^n - 2^{-n}] u(n)$$

因为系统是因果的，收敛域为 $|z| > 2$ ，不包含单位圆 $|z|=1$ ，因此系统是不稳定的。

2. 5. 4 系统的频率响应

设系统的输入序列是频率为 ω 的复指数序列，即

$$x(n) = e^{j\omega n}, -\infty < n < \infty$$

线性移不变系统的单位抽样响应为 $h(n)$ ，利用卷积和，得到输出为

$$y(n) = h(n) * x(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} h(m) e^{j\omega(n-m)} = e^{j\omega n} \sum_{m=-\infty}^{\infty} h(m) e^{-j\omega m} = e^{j\omega n} H(e^{j\omega})$$

$$\text{其中 } H(e^{j\omega}) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} h(m) e^{-j\omega m}$$

$H(e^{j\omega})$ 是 $h(n)$ 的傅立叶变换，称为系统的频率响应，描述的是复指数序列经过线性移不变系统后，复振幅（包括幅度和相位）的变化。

系统的频率响应正是系统函数 $H(z)$ 在单位圆上的值，即

$$H(e^{j\omega}) = H(z) \Big|_{z=e^{j\omega}}$$

当系统输入为正弦序列时，则输出为同频的正弦序列，其幅度受频率响应幅度 $|H(e^{j\omega})|$ 加权，而输出的相位为输入相位与系统相位之和。

证：设输入为 $x(n) = A \cos(\omega_0 n + \phi) = \frac{A}{2} [e^{j(\omega_0 n + \phi)} + e^{-j(\omega_0 n + \phi)}]$

$$= \frac{A}{2} e^{j\phi} e^{j\omega_0 n} + \frac{A}{2} e^{-j\phi} e^{-j\omega_0 n}$$

$$\text{则输出为 } y(n) = \frac{A}{2} [H(e^{j\omega_0}) e^{j\phi} e^{j\omega_0 n} + H(e^{-j\omega_0}) e^{-j\phi} e^{-j\omega_0 n}]$$

由于 $h(n)$ 是实序列，因此 $H(e^{j\omega})$ 满足共轭对称条件，也就是幅度为偶对称，相角为奇对称，即

$$|H(e^{j\omega})| = |H(e^{-j\omega})| \quad \arg |H(e^{j\omega})| = -\arg |H(e^{-j\omega})|$$

$$y(n) = \frac{A}{2} [|H(e^{j\omega_0})| e^{j \arg[H(e^{j\omega_0})]} e^{j\phi} e^{j\omega_0 n} + |H(e^{-j\omega_0})| e^{j \arg[H(e^{-j\omega_0})]} e^{-j\phi} e^{-j\omega_0 n}]$$

$$= \frac{A}{2} |H(e^{j\omega_0})| [e^{j(\omega_0 n + \phi + \arg[H(e^{j\omega_0})])} + e^{-j(\omega_0 n + \phi + \arg[H(e^{j\omega_0})])}]$$

$$= A |H(e^{j\omega_0})| \cos(\omega_0 n + \phi + \arg[H(e^{j\omega_0})])$$

❖ 例：设一阶系统的差分方程为

$$y(n) = x(n) + ay(n-1), \quad |a| < 1, a \text{ 为实数}$$

求系统的频率响应。

解：将差分方程等式两端 Z 变换，得：

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{1}{1 - az^{-1}} = \frac{z}{z - a} \quad |z| > a$$

这是因果系统，求出单位抽样响应为

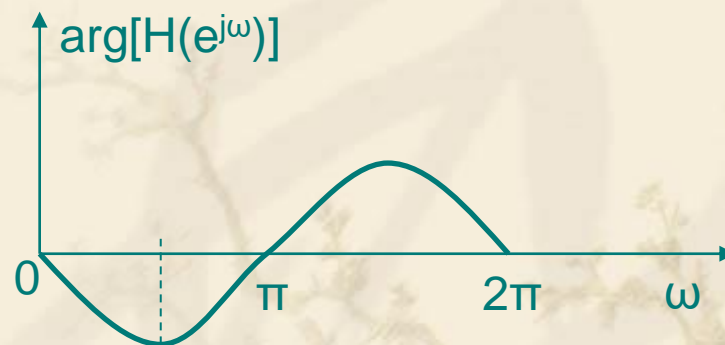
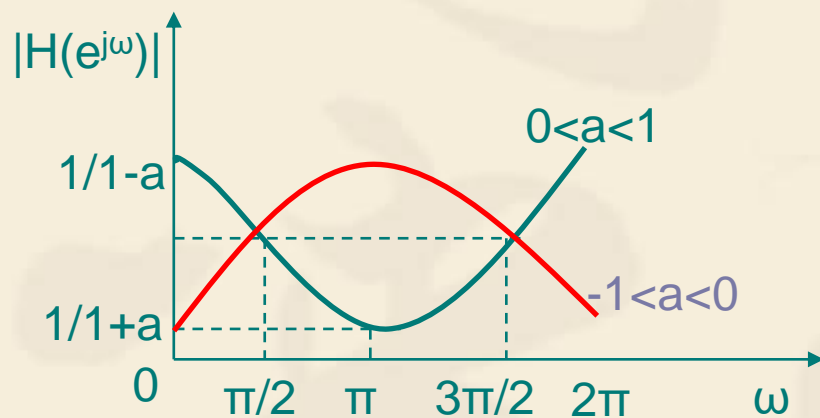
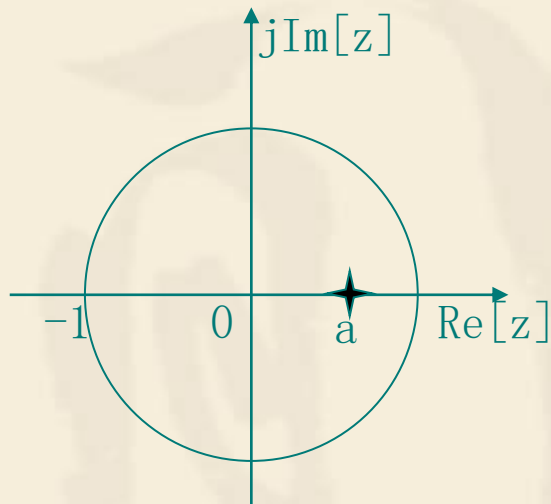
$$h(n) = a^n u(n)$$

$$\text{则 } H(e^{j\omega}) = H(z)|_{z=e^{j\omega}} = \frac{1}{1 - ae^{j\omega}} = \frac{1}{(1 - a \cos \omega) + ja \sin \omega}$$

幅度响应为 $|H(e^{j\omega})| = (1 + a^2 - 2a \cos \omega)^{-1/2}$

相位响应为 $\arg[H(e^{j\omega})] = -\arctan\left(\frac{a \sin \omega}{1 - a \cos \omega}\right)$

系统的极点在单位圆内，因此系统稳定。



❖ 例：已知 $x(n) = \sin \omega n$, $h(n) = a^n u(n)$, $|a| < 1$,
求： $y(n) = x(n) * h(n)$.

解：

$$\begin{aligned} y(n) &= x(n) * h(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(n-k)h(k) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \left[\frac{e^{j\omega(n-k)} - e^{-j\omega(n-k)}}{2j} \right] h(k) \\ &= \frac{e^{j\omega n}}{2j} \cdot \sum_{k=-\infty}^{\infty} e^{-j\omega k} h(k) - \frac{e^{-j\omega n}}{2j} \cdot \sum_{k=-\infty}^{\infty} e^{j\omega k} h(k) \\ &= \frac{e^{j\omega n}}{2j} \cdot H(e^{j\omega}) - \frac{e^{-j\omega n}}{2j} \cdot H(e^{-j\omega}) \\ &= \frac{e^{j\omega n}}{2j} \cdot |H(e^{j\omega})| \cdot \arg[H(e^{j\omega})] - \frac{e^{-j\omega n}}{2j} \cdot |H(e^{-j\omega})| \cdot \arg[H(e^{-j\omega})] \\ &= |H(e^{j\omega})| \cdot \left[\frac{e^{j\omega n} \arg[H(e^{j\omega})] - e^{-j\omega n} \arg[H(e^{-j\omega})]}{2j} \right] \\ &= |H(e^{j\omega})| \cdot \sin \left\{ \omega n + \arg[H(e^{j\omega})] \right\} \end{aligned}$$

❖ 例：已知一个差分方程

$$y(n) - \frac{3}{4} y(n-1) + \frac{1}{8} y(n-2) = x(n) + \frac{1}{3} x(n-1)$$

- 1、求系统函数 $H(Z)$ ；
- 2、零、极点分布图，可能存在的几种收敛域；
- 3、若系统稳定且因果，求相应的 $h(n)$ ；

解：1、

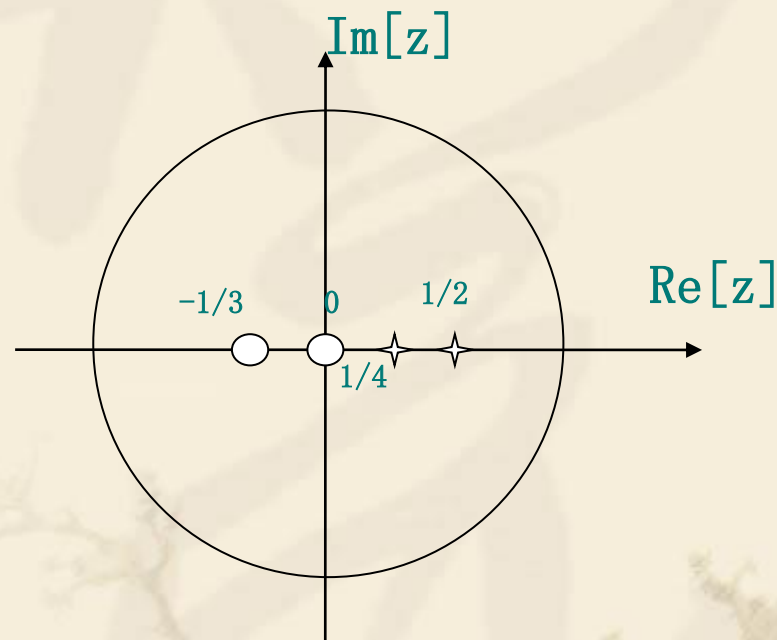
$$\begin{aligned} Y(z) - \frac{3}{4} z^{-1} Y(z) + \frac{1}{8} z^{-2} Y(z) &= X(z) + \frac{1}{3} z^{-1} X(z) \\ H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} &= \frac{1 + \frac{1}{3} z^{-1}}{1 - \frac{3}{4} z^{-1} + \frac{1}{8} z^{-2}} = \frac{1 + \frac{1}{3} z^{-1}}{(1 - \frac{1}{4} z^{-1})(1 - \frac{1}{2} z^{-1})} \\ &= \frac{z(z + \frac{1}{3})}{(z - \frac{1}{4})(z - \frac{1}{2})} \end{aligned}$$

2、 零点： $c_1=0$, $c_2=-1/3$
极点： $d_1=1/4$, $d_2=1/2$
可能存在的几种收敛域：

$$|z| < \frac{1}{4}$$

$$\frac{1}{4} < |z| < \frac{1}{2}$$

$$|z| > \frac{1}{2}$$



3、若已知系统稳定且因果，则收敛域包含有单位圆，因此收敛域为 $|z| > 1/2$, $h(n)$ 应为右边序列。

$$\frac{H(z)}{z} = \frac{z + \frac{1}{3}}{(z - \frac{1}{4})(z - \frac{1}{2})} = \frac{10}{3} \cdot \frac{1}{z - \frac{1}{2}} + (-\frac{7}{3}) \cdot \frac{1}{z - \frac{1}{4}}$$

$$H(z) = \frac{10}{3} \cdot \frac{z}{z - \frac{1}{2}} - \frac{7}{3} \cdot \frac{z}{z - \frac{1}{4}}$$

$$h(n) = \left[\frac{10}{3} \cdot \left(\frac{1}{2}\right)^n - \frac{7}{3} \cdot \left(\frac{1}{4}\right)^n \right] u(n)$$

2 . 5 . 5 IIR与FIR

IIR:从离散时域来看,若系统的单位抽样(冲激)响应 $h(n)$ 延伸到无穷长,称为**无限长单位冲激响应系统**.

FIR:若系统的单位抽样(冲激)响应 $h(n)$ 是一个有限长序列,称为**有限长单位冲激响应系统**.

作业:

- ❖ 1 (1)
- ❖ 4: 直接求 $X(z)$ 的反变换 $x(n)$
- ❖ 13
- ❖ 14