

第三章作业

题目：3.1、3.3(1)(3)、3.5、3.10、3.14、3.18(2)(3)、
3.25、3.28、3.30、3.37(6)(8)、3.39(2)(3)、3.40、3.49

提交时间：待定

第3章 z 变换

郑南宁 教授

本章的学习要求

- 理解 z 变换的定义及其收敛域的概念
- 清楚 z 变换与离散时间傅里叶变换之间的关系
- 掌握利用极-零点分布对系统频域特性进行分析的方法
- 应用系统函数（对应时域的系统单位采样响应）描述线性时不变系统

为什么要引入 z 变换

- 对一些不满足绝对可加条件的常用序列，如 $u(n)$ 和 $nu(n)$ 等，其离散时间傅里叶变换不存在
- 用傅里叶变换分析系统响应时，系统初始状态在变换式中无法体现，只能求系统的零状态响应；而我们需要分析由于输入变化所引起的系统暂态响应
- 傅里叶反变换的积分计算困难
- 将时域的差分方程变换成频域的代数方程求解

3.1 z 变换的定义及收敛域

3.1.1 z 变换的定义

- 一个序列 $x(n)$ 的离散时间傅里叶变换定义为

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)e^{-j\omega n}$$

- 一个序列 $x(n)$ 的 z 变换用罗朗级数形式定义, 即

$$Z[x(n)] = X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n} \quad (\text{双边 } z \text{ 变换})$$

$X(z)$ 是复变量 z 的复变函数, 它在一定的收敛域内为解析函数

$$Z[x(n)] = X_1(z) = \sum_{n=0}^{\infty} x(n)z^{-n} \quad (\text{单边 } z \text{ 变换})$$

当 $x(n)=0, n<0$ 时, 双边 z 变换与单边 z 变换是等效的; 除非特别说明, 下面讨论的 z 变换均指双边 z 变换

3.1.2 z 变换与离散时间傅里叶变换的关系

序列的傅里叶变换 $X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)e^{-j\omega n}$

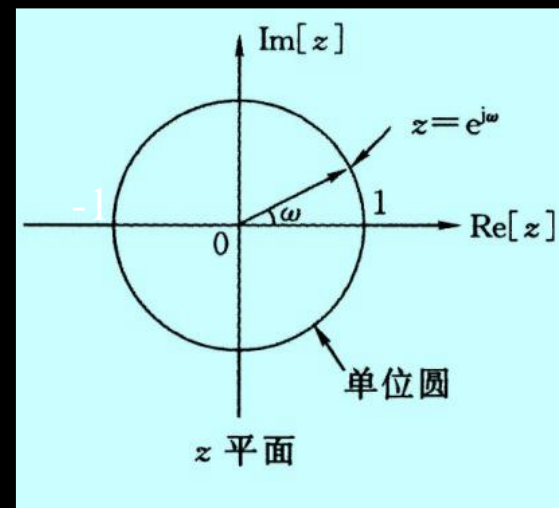
将 z 写成极坐标变量形式, 即 $z = re^{j\omega}$

$$X(z)|_{z=re^{j\omega}} = X(re^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} [x(n)r^{-n}]e^{-j\omega n}$$

比较

当 $r=1$ 时, 上式就是 $x(n)$ 的离散傅里叶变换

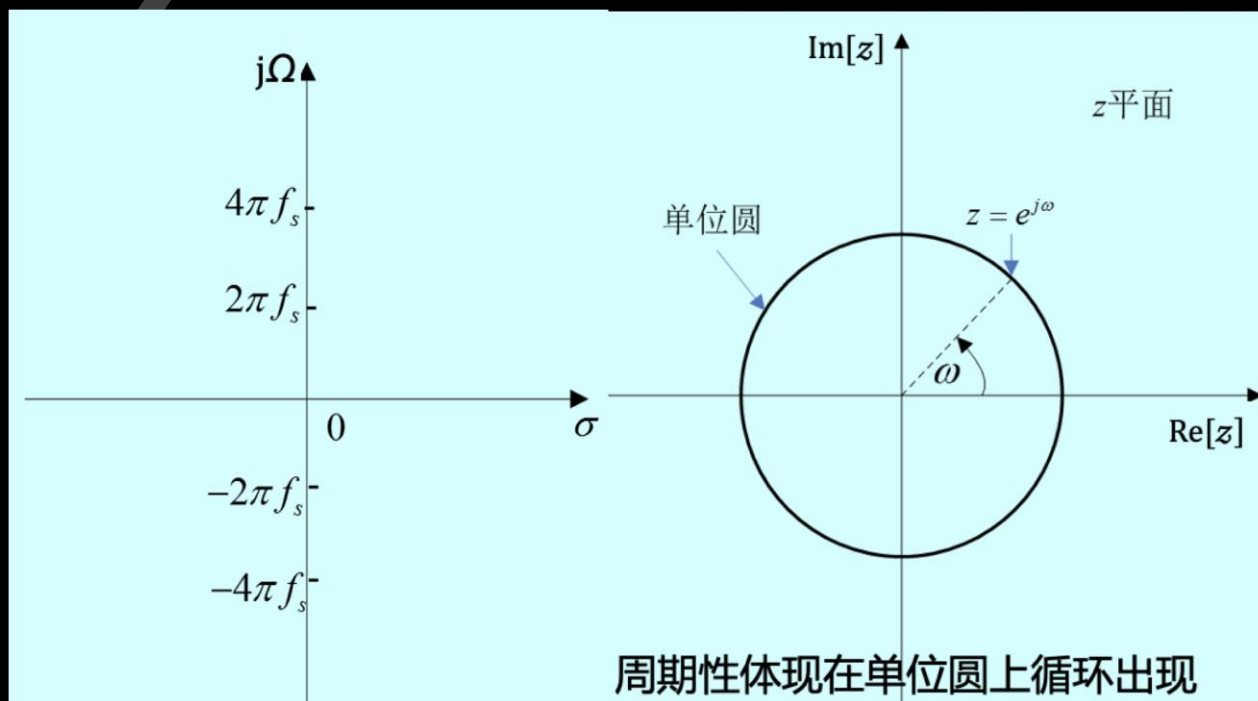
$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)e^{-j\omega n}$$



单位圆上 ($r=1$) 的 z 变换对应原序列 $x(n)$ 的离散时间傅里叶变换

数字频率 ω 表示 z 平面的幅角: $z=1$ 到 $z=-1$ 对应 ω 从 0 到 π , 得到 $[0, \pi]$ 的离散时间傅里叶变换, ω 再从 π 到 2π , 回到 $z=1$, 等效于 $[-\pi, 0]$ 的离散时间傅里叶变换; 于是得到 $[-\pi, \pi]$ 的离散时间傅里叶变换

3.1.2 z 变换与离散时间傅里叶变换的关系



z 平面上 2π 弧度的改变相当于绕单位圆一次，重新回到原来的同一点上，傅里叶变换在频率上固有的周期性在这里形象地得到理解

3.1.3 z 变换的收敛域

z 变换的收敛域：对于任意给定序列 $x(n)$ ，使其 z 变换的级数收敛的所有 z 值的集合。只有当级数收敛时， z 变换才有意义

例1 求指数序列 $x(n) = \left(\frac{1}{2}\right)^n u(n)$ 的 z 变换

解

$$X(z) = \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^n z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{1}{2}z^{-1}\right)^n$$

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

例2 求指数序列 $x(n) = -\left(\frac{1}{2}\right)^n u(-n-1)$ 的 z 变换

解

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} \left[-\left(\frac{1}{2}\right)^n u(-n-1)\right] z^{-n}$$

$$= \sum_{n=-\infty}^{-1} -\left[\left(\frac{1}{2}\right)^{-1} z\right]^{-n} = -\frac{\left(\frac{1}{2}\right)^{-1} z}{1 - \left(\frac{1}{2}\right)^{-1} z}$$

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

结论：

不同的序列可能具有相同的 z 变换表达式，但收敛域不一样；所以只给出 z 变换的闭合表达式是不够的，**必须同时给出收敛域范围，才能唯一确定一个序列**（研究收敛域的重要性）

z 变换的收敛条件与收敛域

- 离散时间傅里叶变换的一致收敛要求序列是绝对可加
- $x(n)$ 的 z 变换是一个无穷级数, 也存在收敛和发散的问题
- 仅当级数收敛时, 才可将 $X(z)$ 表示成一个闭合形式

z 变换的收敛条件

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)r^{-n}| < \infty \quad (\text{满足绝对可加条件})$$

使上式成立的所有 z 值的集合称为 $X(z)$ 的收敛域

■ 如何确定任意序列 $x(n)$ 的 z 变换收敛域

对于任意给定序列 $x(n)$, 使其 z 变换的收敛条件: **指数加权后的序列绝对可加**, 即

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

讨论 z 变换的收敛条件

$$\begin{aligned} \sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)z^{-n}| &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)r^{-n}e^{-j\omega n}| \leq \sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)r^{-n}| \\ &= \sum_{n=-\infty}^{-1} |x(n)|r^{-n} + \sum_{n=0}^{\infty} |x(n)|r^{-n} = \sum_{m=1}^{\infty} |x(-m)|r^m + \sum_{n=0}^{\infty} |x(n)|r^{-n} < \infty \end{aligned}$$

两个和式为有限值, 则无穷级数 $\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)z^{-n}|$ 也为有限值, 即级数收敛

$$\sum_{m=1}^{\infty} |x(-m)| r^m + \sum_{n=0}^{\infty} |x(n)| r^{-n} < \infty$$

为保证上式为有限值，给出三个正数：

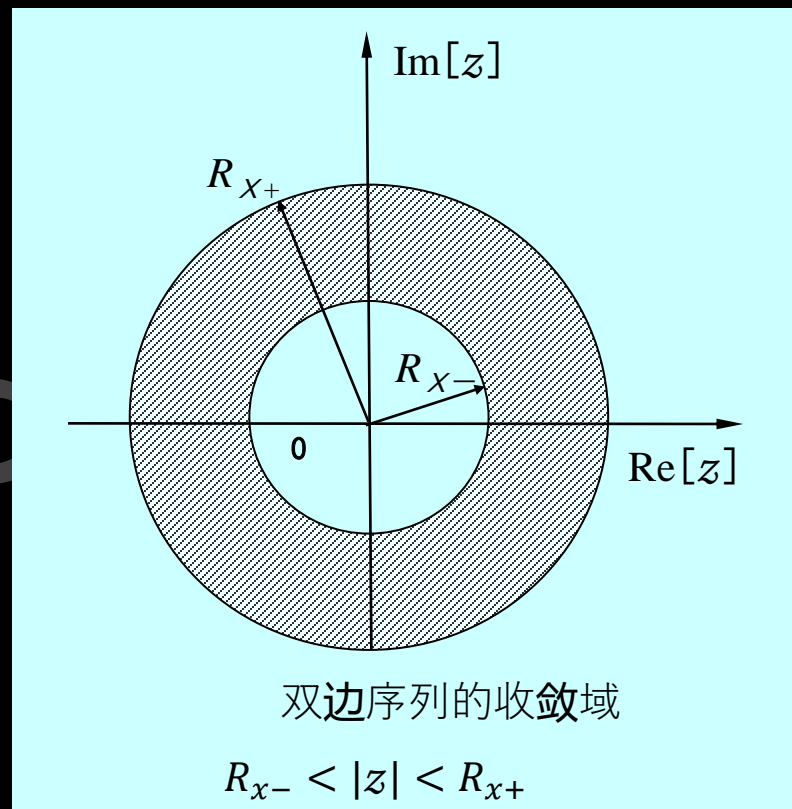
- ① z 变换负指数幂的收敛半径 R_{x-}
- ② z 变换正指数幂的收敛半径 R_{x+}
- ③ 一个确定的有限值 M

并在： $n \geq 0$ 时，使 $|x(n)| < MR_{x-}^n$

$n < 0$ 时，使 $|x(n)| < MR_{x+}^n$

得到

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)z^{-n}| \leq M \left| \sum_{m=1}^{\infty} R_{x+}^{-m} r^m + \sum_{n=0}^{\infty} R_{x-}^n r^{-n} \right|$$



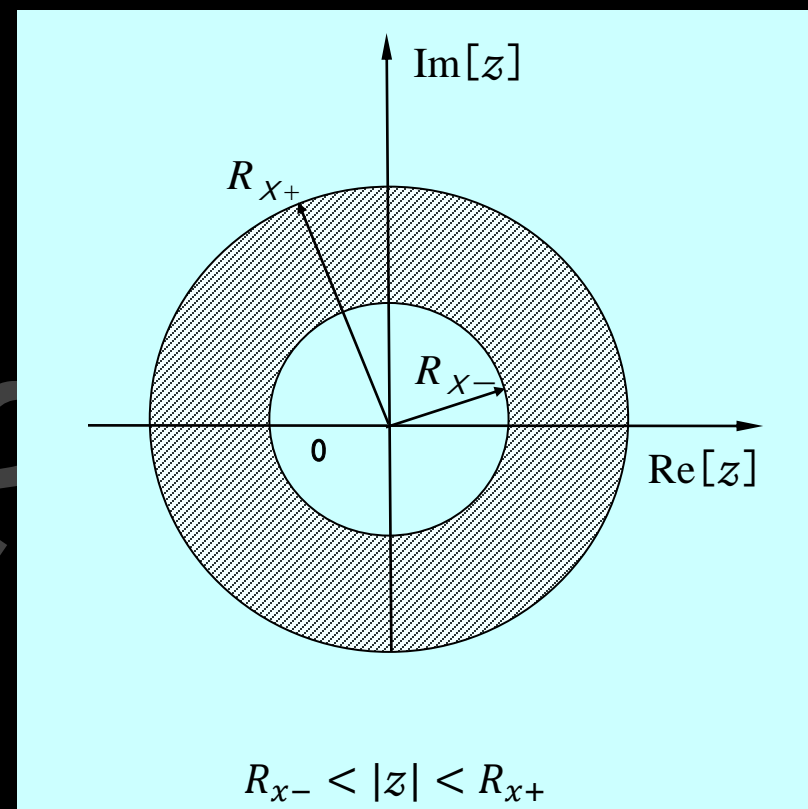
因此，当且仅当 $R_{x-} < r < R_{x+}$ 时，上式右边的两个求和式都是有限值，并使幂级数收敛，表明 $X(z)$ 的收敛域是 $R_{x-} < z < R_{x+}$ ，它是以 R_{x-} 和 R_{x+} 为半径的两个圆组成的环状域， R_{x-} 和 R_{x+} 称收敛半径， R_{x+} 可以大到无穷大， R_{x-} 可以小到 0

z 变换的零点与极点

若 z 变换的无穷项求和可表示为收敛域内的一个有理函数，其分子多项式与分母多项式的根分别是 $X(z)$ 的零点与极点

$$X(z) = \frac{P(z)}{Q(z)}$$

收敛域中不能包含极点，极点使 $X(z)$ 变为无穷大，收敛域以极点（用“ \times ”表示）作为边界



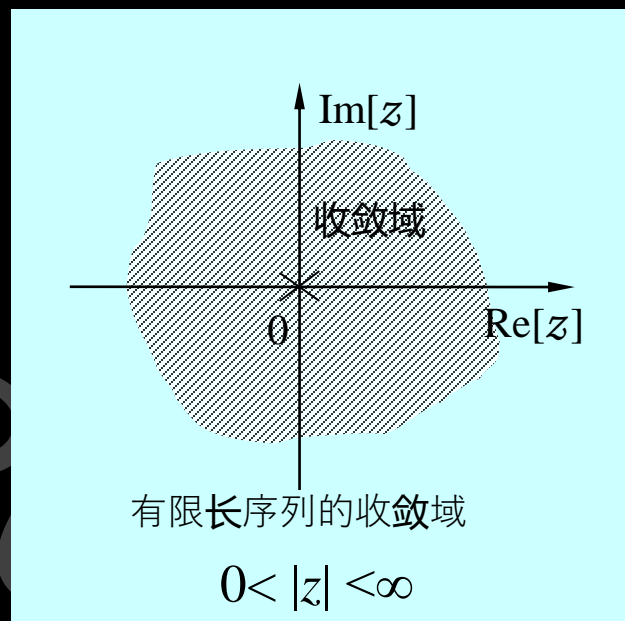
有限长序列

$$x(n) = \begin{cases} x(n), & n_1 < n < n_2 \\ 0, & n \text{ 为其它值} \end{cases}$$

其 z 变换为

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

$$0 < |z| < \infty$$



因为 $x(n)$ 是有界序列，它是有限项求和，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 $(0, \infty)$ ， $z=0$ 处为极点；在 $n_1 \geq 0$ 或 $n_2 \leq 0$ 时，收敛域可能包含 $|z| = \infty$ 或 $|z| = 0$ ，即

$$0 < |z| \leq \infty, \quad n_1 \geq 0 \quad \text{或} \quad 0 \leq |z| < \infty, \quad n_2 \leq 0$$

例3 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 $0 < |z| \leq \infty$

从上式的分母可知在 $z=1$ 处有一个极点, 但该式的分子在 $z=1$ 处有一个零点, 零极点刚好对消

■ 右边序列

当 $n < n_1$ 时, $x(n) = 0$ 的序列, 即

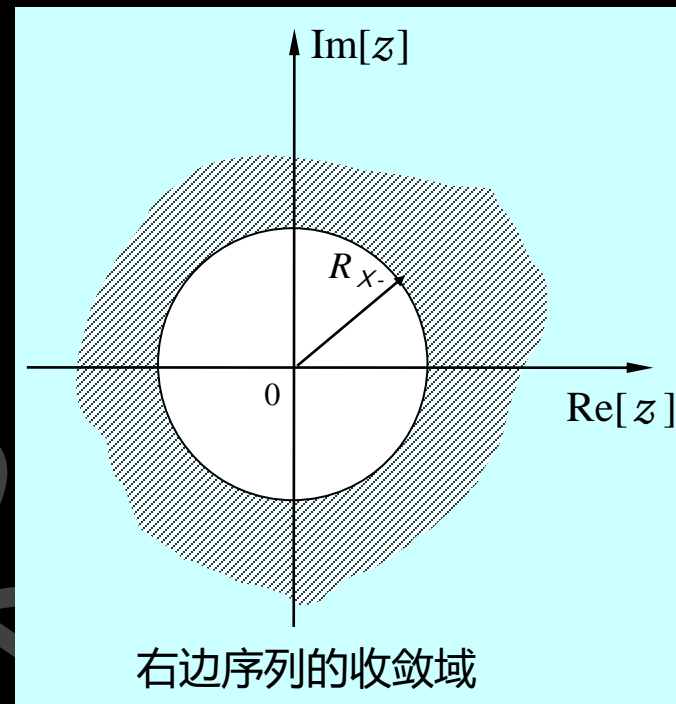
$$x(n) = \begin{cases} x(n), & n \geq n_1 \\ 0, & n < n_1 \end{cases}$$

其 z 变换为

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

有限长序列, 其收敛域为有限 z 平面

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

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

对于所有右边序列, 只要其样本有限, 其 z 变换一定收敛

(讨论)

例4 求右边序列 $x(n) = a^n u(n)$, $0 \leq n < \infty$, z 变换及收敛域

解

$$\begin{aligned} X(z) &= \sum_{n=0}^{\infty} a^n u(n) z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} a^n z^{-n} \\ &= \sum_{n=0}^{\infty} (az^{-1})^n \\ &= 1 + az^{-1} + (az^{-1})^2 + \dots + (az^{-1})^n \dots \end{aligned}$$

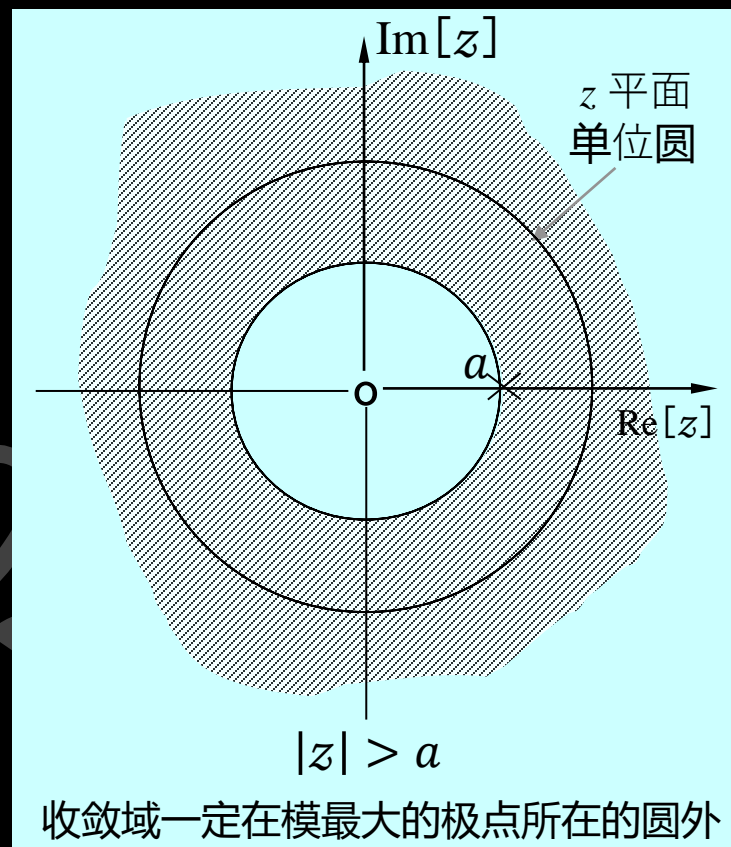
当 $|z| > |a|$ 时, 这是无穷递减数列

无穷递减数列求和公式

$$S = \frac{a_1}{1-q} \quad (a_1 \text{ 是等比数列的首项})$$

$$q = az^{-1}, \quad S = \frac{a_1}{1-q} = \frac{1}{1-az^{-1}} = \frac{z}{z-a}$$

$z = 0$ 处有一个零点(用“o”表示), $z = a$ 为极点,
在圆 $|z| = |a|$ 外, $X(z)$ 为解析函数, 故收敛



■ 左边序列

当 $n > n_2$ 时, $x(n) = 0$ 的序列, 即

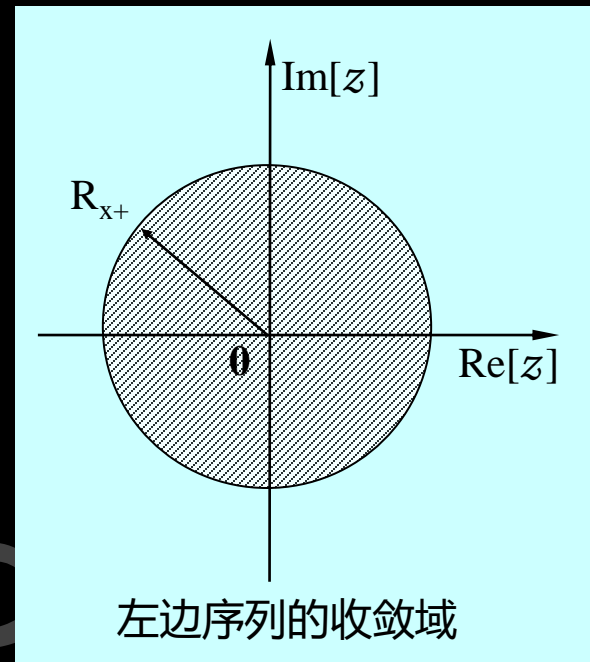
$$x(n) = \begin{cases} x(n), & n \leq n_2 \\ 0, & n > n_2 \end{cases}$$

其 z 变换为

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

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 z 变换的收敛域: $0 < |z| < R_{x+}$

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 $|z| < R_{x+}$

(讨论)

■ 双边序列

双边序列 $x(n)$ 是从 $-\infty$ 延伸到 ∞ 的序列, 其 z 变换为

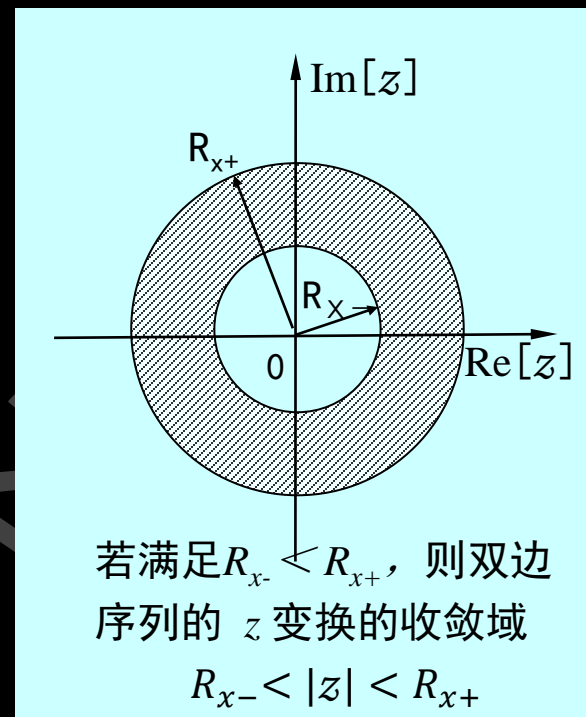
$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n}$$

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

左边序列, 其收敛域为 $|z| < R_{x+}$

右边序列, 其收敛域为 $|z| > R_{x-}$

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 变换的收敛域是这两个序列 z 变换的公共收敛区间



例5 求序列 $x(n)=a^{|n|}$ 的 z 变换及收敛域, 其中 $|a| < 1$

解

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

$$= \sum_{n=1}^{\infty} a^n z^n + \sum_{n=0}^{\infty} a^n z^{-n}$$

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

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

收敛域为

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

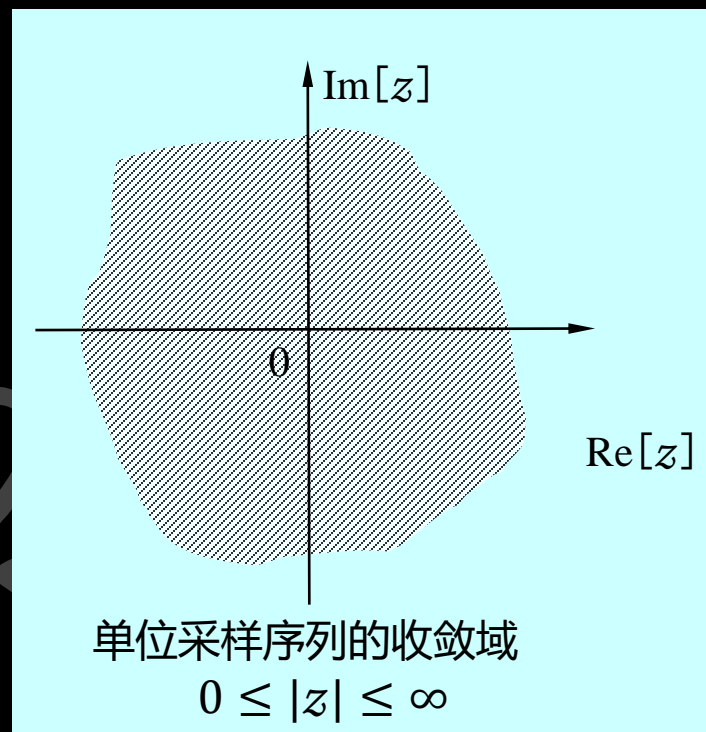
例6 求序列 $x(n) = \delta(n)$ 的 z 变换及收敛域

解 可看作 $n_1 = n_2 = 0$ 时的有限长序列

$$Z[\delta(n)] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(n) z^{-n} = z^0 = 1$$

其收敛域应包括 $|z| = 0$, $|z| = \infty$,

即 $0 \leq |z| \leq \infty$, 充满整个 z 平面。



小结:

1. 序列 $x(n)$ 的 z 变换 $X(z)$ 具有有理分数函数形式
2. 收敛域不得包含任何极点, 并且以极点为界, 或是以 $z=0$ 或 ∞ 为界, 并占有一个非间断区, 通常是以原点为中心的**圆环** (或圆盘), 即

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

3. 当且仅当序列 $x(n)$ 的 z 变换的收敛域包含**单位圆**时, 序列 $x(n)$ 的离散傅里叶变换才绝对收敛

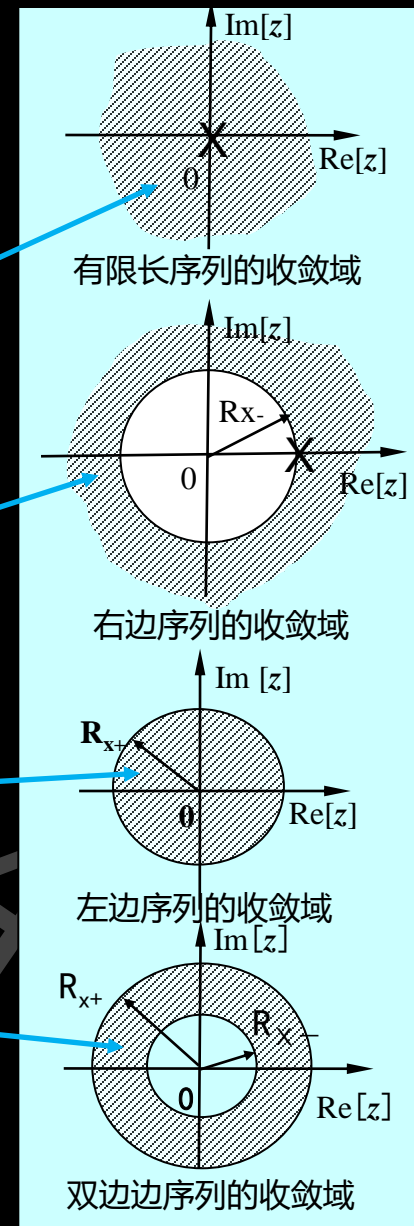
■ 四种典型序列的 z 变换的收敛域

1、**有限长序列** $x(n)$ 的 z 变换的收敛域就是整个 z 平面, 除了 $z=0$ ($n_2 > 0$ 时)和 $z=\infty$ ($n_1 < 0$ 时)

2、**右边序列** $x(n)$ 的收敛域是由 $X(z)$ 的最外侧极点向外延伸至 $z=\infty$ (可能包含 $z=\infty$, $|z| > R_{x-}$)

3、**左边序列** $x(n)$ 的收敛域是由 $X(z)$ 的最内侧非零极点向内延伸至 $z=0$ (可能包含 $z=0$, $|z| < R_{x+}$)

4、**双边序列** $x(n)$ 的收敛域是 z 平面内的一个圆环, 内外边界由其极点确定 ($R_{x-} < |z| < R_{x+}$)



3.2 z 反变换

已知序列 $x(n)$ 的 z 变换及其收敛域, 求序列 $x(n)$ 称为 z 反变换, 记作

$$x(n) = Z^{-1}[X(z)]$$

求解 z 反变换的三种基本方法:

围线积分法 (留数定理方法)

部分分式展开法

幂级数展开法

序列 $x(n)$ 的 z 变换的代数表达式经过某种运算处理后, 再进行 z 反变换, 得到处理后的序列就是离散时间线性系统的暂态响应

■ 围线积分法

柯西积分公式

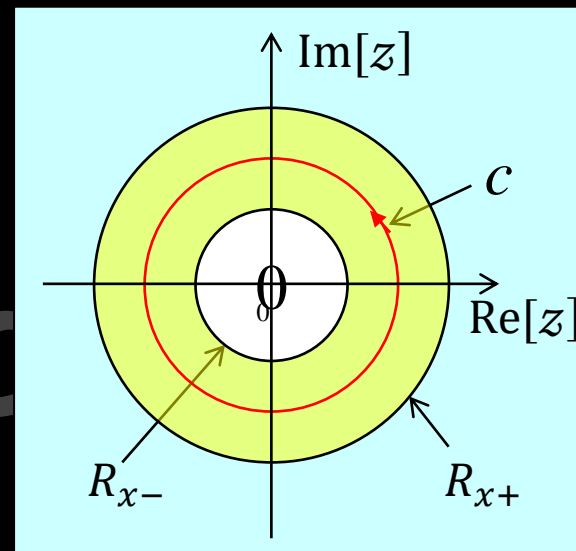
$$\frac{1}{2\pi j} \oint_c z^{k-1} dz = \begin{cases} 1, & k = 0 \\ 0, & k \neq 0 \end{cases}$$

(c 为逆时针绕原点一周的闭合曲线)

z 变换的定义

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

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



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

两边乘以 z^{k-1} ，在收敛域内计算围线积分

$$\frac{1}{2\pi j} \oint_c X(z)z^{k-1} dz = \frac{1}{2\pi j} \oint_c \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n} z^{k-1} dz$$

$$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) \frac{1}{2\pi j} \oint_c X(z)z^{k-n-1} dz$$

根据柯西积分公式 $\frac{1}{2\pi j} \oint_c z^{k-1} dz = \begin{cases} 1, & k = 0 \\ 0, & k \neq 0 \end{cases}$ ，上式右边只有在 $n=k$ 时不等于零，于是右边只剩下 $n=k$ 一项，于是

$$\frac{1}{2\pi j} \oint_c X(z)z^{n-1} dz = x(k)$$

因此，由围线积分给出的 $X(z)$ 的 z 反变换公式为

$$x(n) = \frac{1}{2\pi j} \oint_c X(z)z^{n-1} dz$$

(讨论)

■ 用留数定理求解围线积分法

$$Z^{-1}\{X(z)\} = x(n) = \frac{1}{2\pi j} \oint_c X(z) z^{n-1} dz$$

围线积分是沿曲线 c 进行的，曲线 c 是收敛域 $R_{x-} < |z| < R_{x+}$ 中一条逆时针的封闭曲线

直接计算围线积分非常麻烦，一般用柯西留数定理求解，即

$$x(n) = \frac{1}{2\pi j} \oint_c X(z) z^{n-1} dz = \sum_i \text{Res}[X(z) z^{n-1}]|_{z=z_i}$$

$\text{Res}[X(z) z^{n-1}]|_{z=z_i}$ 表示 $X(z) z^{n-1}$ 在围线 c 内极点 z_i 上的留数值
 $\{z_i\}$ 是围线 c 内所有极点的集合

通常， $X(z) z^{n-1}$ 是 z 的有理函数，若 $X(z) z^{n-1}$ 在 $z = z_i$ 处有 s 阶极点，则可以表示成

$$X(z) z^{n-1} = \frac{\Phi(z)}{(z - z_i)^s}$$

$X(z)z^{n-1}$ 表示式重写如下

$$X(z)z^{n-1} = \frac{\Phi(z)}{(z - z_i)^s}$$

若 z_i 是 s 阶极点, $\Phi(z)$ 在 $z = z_i$ 处没有极点, 则 $X(z)z^{n-1}$ 在 $z = z_i$ 处的留数为

$$\begin{aligned} \text{Res}[X(z)z^{n-1}]|_{z=z_i} &= \frac{1}{(s-1)!} \left[\frac{d^{s-1}\Phi(z)}{dz^{s-1}} \right] |_{z=z_i} \\ &= \frac{d^{s-1}}{dz^{s-1}} [(z - z_i)^s X(z)z^{n-1}] |_{z=z_i} \end{aligned}$$

若 z_i 为一阶极点时, 即 $s = 1$, 则上式直接写为

$$\text{Res}[X(z)z^{n-1}]|_{z=z_i} = [(z - z_i)X(z)z^{n-1}]|_{z=z_i} = \Phi(z)$$

■ 收敛域与围线内的极点 (举例)

例7 $X(z) = \frac{1}{1 - az^{-1}} \quad |z| > |a|$

$$x(n) = \frac{1}{2\pi j} \oint_c \frac{z^{n-1}}{1 - az^{-1}} dz = \frac{1}{2\pi j} \oint_c \frac{z^n}{z - a} dz$$

$n \geq 0$ 时围线 c 内包含极点 a ;
 $n < 0$ 时在 $z=0$ 处另有一个 n 阶极点;

$$x[n] = \begin{cases} \text{Res} \left[\frac{z^n}{z - a}, a \right], & n \geq 0 \\ \text{Res} \left[\frac{z^n}{z - a}, a \right] + \text{Res} \left[\frac{z^n}{z - a}, 0 \right], & n < 0 \end{cases}$$

$$= \begin{cases} a^n, & n \geq 0 \\ a^n - a^n = 0, & n < 0 \end{cases}$$

例8 $X(z) = \frac{1}{1 - az^{-1}} \quad |z| < |a|$

$$x(n) = \frac{1}{2\pi j} \oint_c \frac{z^{n-1}}{1 - az^{-1}} dz = \frac{1}{2\pi j} \oint_c \frac{z^n}{z - a} dz$$

$n \geq 0$ 时围线 c 内不包含极点;
 $n < 0$ 时在 $z=0$ 处有 n 阶极点;

$$x[n] = \begin{cases} 0, & n \geq 0 \\ \text{Res} \left[\frac{z^n}{z - a}, 0 \right], & n < 0 \end{cases}$$

$$= \begin{cases} 0, & n \geq 0 \\ -a^n, & n < 0 \end{cases}$$

可以看到收敛域不同, 对应的序列不同

■ 部分分式法

一个 N 阶的 z 函数可用 N 阶的降幂的分子分母的实系数多项式表示

$$X(z) = \frac{\sum_{i=0}^M a_i z^{-i}}{1 + \sum_{i=0}^N b_i z^{-i}}, \quad |z| > \max[|p_i|]$$

- 将 $X(z)$ 分解为几个分式的和, 使各分式具有 $\frac{a}{(z+A)^k}$ 或 $\frac{ax+b}{(x^2+Ax+B)^2}$ 部分分式形式, 其中 x^2+Ax+B 是实数范围内的不可约多项式, 而且 k 是正整数, 这时称各分式为原分式的“部分分式”
- 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 N 个一阶极点, 则 $X(z)$ 可表示为

$$X(z) = A_0 + \sum_{i=1}^N \frac{A_i z}{z - p_i}$$

可进一步写成

$$\frac{X(z)}{z} = \frac{A_0}{z} + \sum_{i=1}^N \frac{A_i}{z - p_i}$$

A_0 、 A_i 分别为 $X(z)/z$ 在 $z=0$ 、 $z=p_i$ 处极点的留数, 即

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

$$A_i = \text{Res}\left[\frac{X(z)}{z}\right]_{z=p_i} = \left[(z - p_i) \frac{X(z)}{z}\right]_{z=p_i} = (1 - p_i z^{-1})X(z) \Big|_{z=p_i}$$

常数 A_0 对应着 $\delta(n)$ 序列, 因此

$$x(n) = A_0 \delta(n) + \sum_{i=1}^N A_i p_i^n u(n)$$

例9 利用部分分式法, 求 $X(z)$ 的反变换

$$X(z) = 1/[(1 - 2z^{-1})(1 - 0.5z^{-1})], |z| > 2$$

解

$$X(z) = \frac{1}{(1 - 2z^{-1})(1 - 0.5z^{-1})} = \frac{z^2}{(z - 2)(z - 0.5)}$$

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

$$A_1 = [(z - 2) \frac{X(z)}{z}]_{z=2} = \frac{4}{3}, \quad A_2 = [(z - 0.5) \frac{X(z)}{z}]_{z=0.5} = -\frac{1}{3}$$

所以

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

又有 $|z| > 2$; 对 $X(z)$ 右边等式分别进行 z 反变换 (查表得)

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

■ 幂级数展开法（长除法）

如果 $x(n)$ 的 z 变换 $X(z)$ 在给定的收敛域内可展开为幂级数形式

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

由 z 变换的定义，级数的系数就是序列值 $x(n)$

- 通常， $X(z)$ 是一个有理分式，分子和分母都是 z 的多项式，则可直接用分子多项式除以分母多项式，直接展开为升幂或降幂级数的形式，从而求得 $x(n)$
- 若 $x(n)$ 是右边序列，则将 $X(z)$ 展开为负幂级数，其分子分母按 z 的降幂（或 z^{-1} 的升幂）排列进行长除
- 若 $x(n)$ 是左边序列，则将 $X(z)$ 展开为正幂级数，其分子分母按 z 的升幂（或 z^{-1} 的降幂）排列进行长除
- 缺点：不能直接求解双边序列 z 变换的反变换

例10

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

解 根据收敛域, 此序列是右边序列, 分子和分母按照的 z^{-1} 升幂排列

$$\begin{array}{r} 1 + az^{-1} + a^{-2}z^{-2} + a^{-3}z^{-3} \dots \\ \hline 1 - az^{-1} \sqrt{1} \\ \hline 1 - az^{-1} \\ \hline az^{-1} \\ \hline az^{-1} - a^{-2}z^{-2} \\ \hline a^{-2}z^{-2} \\ \hline a^{-2}z^{-2} - a^{-3}z^{-3} \\ \hline a^{-3}z^{-3} \\ \hline \vdots \end{array}$$

因此得到

$$1 + az^{-1} + a^{-2}z^{-2} + a^{-3}z^{-3} \dots$$

根据 z 变换的定义, 得到

$$x(n) = [1, a, a^{-2}, a^{-3} \dots] = a^n u(n)$$

例11 分别用部分分式法和长除法求 $X(z) = \frac{z-a}{1-az}$, $|z| > \frac{1}{|a|}$ 的 z 反变换

解 (1) 部分分式法

得到

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

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

(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

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

由此得到

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

3.3 z 变换的性质

z 变换的性质是离散时间傅里叶变换性质的推广

■ 线性性质

z 变换是一种线性变换，满足比例性和可加性。若

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

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

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

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

■ 序列的移位

若序列 $x(n)$ 的 z 变换为

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

则有

$$Z[x(n - n_0)] = z^{-n_0} X(z), \quad R_{x-} < |z| < R_{x+}$$

其中 n_0 为任意整数, n_0 为正, 则为延迟, n_0 为负则为超前

证明

$$\begin{aligned} z[x(n - n_0)] &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n - n_0) z^{-n} \\ &= \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) z^{-(m+n_0)} \\ &= z^{-n_0} \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) z^{-m} \end{aligned}$$

置换变量

$$m = n - n_0$$

注意 双边序列移位后其收敛域不会发生变化; 但单边序列在 $z=0$ 或 $z=\infty$ 处收敛域可能有变化
如, $Z[\delta(n)]=1$, 在 z 平面处处收敛, 但是 $Z[\delta(n-1)]=z^{-1}$ 在 $z=0$ 处不收敛, 而 $Z[\delta(n+1)]$ 在 $z=\infty$ 处不收敛

例12 求序列 $x(n)=u(n)-u(n-3)$ 的 z 变换**解**

由于

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

$$Z[u(n-3)] = z^{-3} \frac{z}{z-1} = \frac{z^{-2}}{z-1}, |z| > 1$$

得到

$$Z[x(n)] = \frac{z}{z-1} - \frac{z^{-2}}{z-1} = \frac{z^2 + z + 1}{z^2}, |z| > 0$$

■ z 域微分 (序列的线性加权-时间变量 n 作为 $x(n)$ 的加权系数)

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

则

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

证明

由于 z 变换在其收敛域中处处解析

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

等式两边同乘 $-z$, 得到 $Z[nx(n)] = -z \frac{dX(z)}{dz}$, $R_{x-} < |z| < R_{x+}$

通过递推可以证明 $Z[n^m x(n)] = \left(-z \frac{d}{dz} \right)^m X(z)$

式中

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

■ 序列的指数加权 (z 域的尺度变换)

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

则

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

收敛域为 $R_{x-} < \left|\frac{z}{a}\right| < R_{x+}$ 或 $|a|R_{x-} < |z| < |a|R_{x+}$, a 可以是复数

序列的指数加权性质表明:

- $X(z)$ 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 (因此该性质是一种 z 域尺度变换)

■ 初值定理

如果 $x(n)$ 是因果序列, 则有

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

证明 因为 $x(n)$ 是因果序列, 有

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

所以

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

考虑每一项的极限, 当 $z \rightarrow \infty$ 时, 只有 $x(0)$ 不等于 0

(推导初值为 $n = n_0$ 时的一般形式)

■ 终值定理

设 $x(n)$ 是因果序列, 其 z 变换的极点除可以有一个一阶极点在 $z=1$ 上, 其他极点均在单位圆内, 则

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

证明 利用序列的线性和位移性质

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

由于 $x(n)$ 是因果序列, 即 $x(n) = 0, n < 0$, 上式改写成

$$(1 - z^{-1})X(z) = \lim_{N \rightarrow \infty} \left[\sum_{n=0}^N [x(n) - x(n-1)]z^{-n} \right]$$

(接下页)

上式 $(1 - z^{-1})X(z) = \lim_{N \rightarrow \infty} \left[\sum_{n=0}^N [x(n) - x(n-1)] z^{-n} \right]$ 两端取 $z \rightarrow 1$ 极限

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

因此

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

■ **序列卷积的z变换** (两个序列卷积的z变换是两个序列各自z变换的乘积—卷积定理)

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

若 $y(n) = x(n) * h(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) h(n-m)$

则有

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

证明

$$Y(z) = Z[y(n)] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} [x(n) * h(n)] z^{-n}$$

注意收敛域的变化

$$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} \left[\sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) h(n-m) \right] z^{-n}$$

交换求和顺序

$$= \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) \left[\sum_{n=-\infty}^{\infty} h(n-m) z^{-n} \right]$$

作变量替换

$$k = n - m$$

$$= \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) \left[\sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) z^{-k} \right] z^{-m} = \left[\sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m) z^{-m} \right] H(z) = X(z)H(z)$$

$$\max[R_{x-}, R_{h-}] < |z| < \min[R_{x+}, R_{h+}]$$

例13 已知 $x(n) = a^n u(n)$, $h(n) = b^n u(n) - ab^{n-1} u(n-1)$

求 $y(n) = x(n) * h(n)$, $|b| < |a|$

解 $X(z) = Z[x(n)] = \frac{z}{z-a}, \quad |z| > |a|;$

$$H(z) = Z[h(n)] = \frac{z}{z-b} - az^{-1} \frac{z}{z-b} = \frac{z}{z-b} - \frac{a}{z-b} = \frac{z-a}{z-b}, \quad |z| > |b|$$

因为 $Y(z) = X(z)H(z) = \frac{z}{z-a} \frac{z-a}{z-b} = \frac{z}{z-b}$

$X(z)$ 的极点与 $H(z)$ 的零点相消, $Y(z)$ 的收敛域扩大, 为 $|z| > |b|$

所以 $y(n) = x(n) * h(n) = Z^{-1}[Y(z)] = b^n u(n)$

■ 序列乘积的 z 变换 (两个序列乘积的 z 变换是两个序列各自 z 变换的复卷积—复卷积定理)

若 $w(n) = x(n) \cdot y(n)$

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

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

则 $w(n)$ 的 z 变换为

$$W(z) = \frac{1}{2\pi j} \oint_{c_l} X\left(\frac{z}{v}\right) Y(v) v^{-1} dv$$

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

式中 c_l 是在变量 v 平面上, $X\left(\frac{z}{v}\right)$ 和 $Y(v)$ 两者收敛域重叠区域内围的原点的一条逆时针闭合围线

(讨论)

复卷积定理证明

根据 z 变换定义, $w(n)$ 的 z 变换 $W(z)$ 为

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

根据 z 反变换定义, 有

$$y(n) = \frac{1}{2\pi j} \oint_{C_l} Y(v) v^{n-1} dv$$

因此

$$\begin{aligned} W(z) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) y(n) z^{-n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) \left[\frac{1}{2\pi j} \oint_{C_l} Y(v) v^{n-1} dv \right] z^{-n} \\ &= \frac{1}{2\pi j} \oint_{C_l} \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) \left(\frac{z}{v} \right)^{-n} v^{-1} Y(v) dv \\ &= \frac{1}{2\pi j} \oint_{C_l} X\left(\frac{z}{v}\right) Y(v) v^{-1} dv \quad R_{x-} R_{y-} < |z| < R_{x+} R_{y+} \end{aligned}$$

根据对称性, $W(z)$ 复卷积积分中的 X 和 Y 的位置可以交换, 即

$$W(z) = \frac{1}{2\pi j} \oint_{C_l} X(v) Y\left(\frac{z}{v}\right) v^{-1} dv$$

根据对称性, $W(z)$ 复卷积积分中的 X 和 Y 的位置可以交换, 即

$$W(z) = \frac{1}{2\pi j} \oint_{C_l} X(v)Y\left(\frac{z}{v}\right)v^{-1}dv$$

为了理解上式确实有卷积积分的形式, 令积分围线为一周 (半径为 ρ), 即 $v = \rho e^{j\theta}$

$$\text{若 } z = r e^{j\omega}$$

则上式可写成

$$W(r e^{j\omega}) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(\rho e^{j\theta})Y\left(\frac{r}{\rho} e^{j(\omega-\theta)}\right) d\theta$$

把 $X(\rho e^{j\theta})$ 和 $Y\left(\frac{r}{\rho} e^{j\theta}\right)$ 看作是 θ 的函数, 上式就显出卷积积分形式, 仅是积分区间限制在 $[-\pi, \pi]$ 区间, 这是因为 $X(\rho e^{j\theta})$ 和 $Y\left(\frac{r}{\rho} e^{j\theta}\right)$ 是 θ 的以 2π 为周期的函数, 这种卷积形式称为**周期性卷积** (在第四章讨论离散傅里叶变换 (DFT) 时, 演变为**循环卷积**)

尤其当 $\rho = r = 1$ 时, 即沿单位圆计算复卷积时, 就可以发现上式与两个序列相乘的傅里叶变换的周期卷积 $w(n) = x(n) \cdot y(n) \Leftrightarrow W(e^{j\omega}) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\theta})Y(e^{j(\omega-\theta)})d\theta$ 一致

两个序列乘积的 z 变换 (复卷积定理) 与两个序列卷积和的 z 变换构成了离散序列卷积关系的二重性

■ 复序列共轭的 z 变换

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

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

式中 “*” 表示取共轭复数, $x^*(n)$ 为 $x(n)$ 的共轭序列

证明

$$\begin{aligned} Z[x^*(n)] &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x^*(n)z^{-n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} [x(n)(z^*)^{-n}]^* \\ &= \left[\sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)(z^*)^{-n} \right]^* = X^*(z^*), \quad R_{x-} < |z| < R_{x+} \end{aligned}$$

帕塞瓦定理

如果 $X(z) = Z[x(n)], R_{x-} < |z| < R_{x+}$
 $Y(z) = Z[y(n)], R_{y-} < |z| < R_{y+}$

则有

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)y^*(n) = \frac{1}{2\pi j} \oint_c x(v) Y^* \left(\frac{1}{v^*} \right) v^{-1} dv$$

其中“*”表示复共轭，闭合积分围线 c 在公共收敛域 $R_{x-}R_{y-} < |z| < R_{x+}R_{y+}$ 内并包含原点

当 $y(n) = x(n)$ 时，上式可写成

$$\begin{aligned} \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)x^*(n) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)|^2 \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega}) X^*(e^{j\omega}) d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |X(e^{j\omega})|^2 d\omega \end{aligned}$$

即

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)|^2 = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |X(e^{j\omega})|^2 d\omega$$

该式表明序列 $x(n)$ 在时域中的能量可由其频谱求的。该式正是离散时间傅里叶变换的帕塞瓦定理

3.4 z 变换域中的离散时间系统描述

3.4.1 由线性常系数差分方程给出系统函数

线性时不变离散系统可以用它的单位采样响应 $h(n)$ 来表示, 即

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

对等式两边取 z 变换, 得

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

则

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

将 $H(z)$ 定义为线性时不变系统的**系统函数**, 它是系统的单位采样响应 $h(n)$ 的 z 变换, 即

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

若系统是因果系统, 则有

$$H(z) = Z[h(n)] = \sum_{n=0}^{\infty} h(n) z^{-n}$$

■ 回顾：系统的频率响应（第2章）

设系统的输入序列是频率为 ω 的复指数序列

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

线性时不变系统的单位采样响应为 $h(n)$ ，利用卷积和，得到输出

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

其中

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

$H(e^{j\omega})$ 是 $h(n)$ 的离散时间傅立叶变换，定义为系统的**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

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

■ 系统函数和差分方程的关系

一个线性时不变系统可以用差分方程来描述，其一般形式为

$$\sum_{k=0}^N b_k y(n-k) = \sum_{k=0}^M a_k x(n-k)$$

若系统的初始状态为零，直接对上式两边同时取 z 变换（利用线性和移位特性），

得

$$\sum_{k=0}^N b_k z^{-k} Y(z) = \sum_{k=0}^M a_k z^{-k} X(z)$$

可将系统函数 $H(z) = Y(z)/X(z)$ 进一步表示为

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{\sum_{k=0}^M a_k z^{-k}}{\sum_{k=0}^N b_k z^{-k}}$$

(讨论)

因果系统的单位采样响应为因果序列，其收敛域为

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

线性时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时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

例14 设一阶系统的差分方程为

$$y(n) = x(n) + by(n-1), \quad |b| < 1$$

b 为实数, 求系统的频率响应

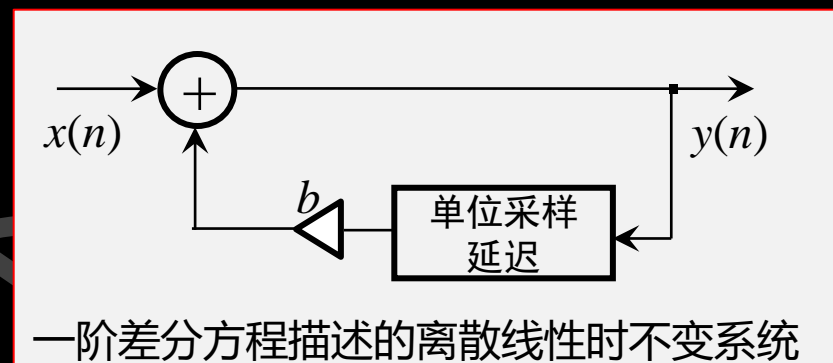
解 对系统的差分方程两边取 z 变换

$$Y(z) = X(z) + bz^{-1}y(z)$$

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

该系统的频率响应

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{1}{1 - bz^{-1}}, \quad |z| > |b|$$



这是因果系统，其单位采样响应为

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

而频率响应为

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

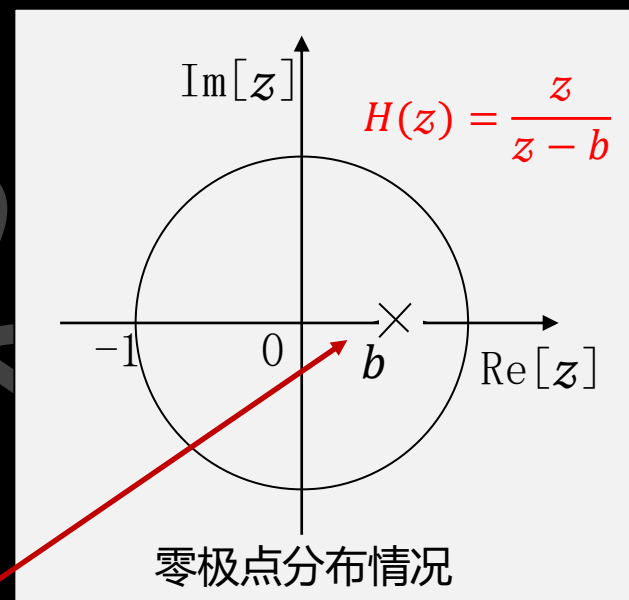
$$= \frac{1}{1 - be^{-j\omega}} = \frac{1}{1 - b(\cos\omega - j\sin\omega)}$$

$$= 1/(1 - b\cos\omega + jbsin\omega)$$

幅度响应: $H(e^{j\omega}) = (1 + b^2 - 2b\cos\omega)^{-\frac{1}{2}}$

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

ω :	0	$\frac{\pi}{2}$	π	$\frac{3\pi}{2}$	2π
$ H(e^{j\omega}) $:	$\frac{1}{1-b}$	$\frac{1}{\sqrt{1+b^2}}$	$\frac{1}{1+b}$	$\frac{1}{\sqrt{1+b^2}}$	$\frac{1}{1-b}$
$\arg[H(e^{j\omega})]$:	0	$-\arctan(b)$	0	$\arctan(b)$	0



系统的极点在单位圆内，因此系统稳定

3.4.2 系统函数的频域分析

将系统函数 $H(z)$

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{\sum_{k=0}^M a_k z^{-k}}{\sum_{k=0}^N b_k z^{-k}}$$

的分子和分母两个多项式分别进行因式分解，得

$$H(z) = A \frac{\prod_{k=1}^M (1 - c_k z^{-1})}{\prod_{k=1}^N (1 - d_k z^{-1})}$$

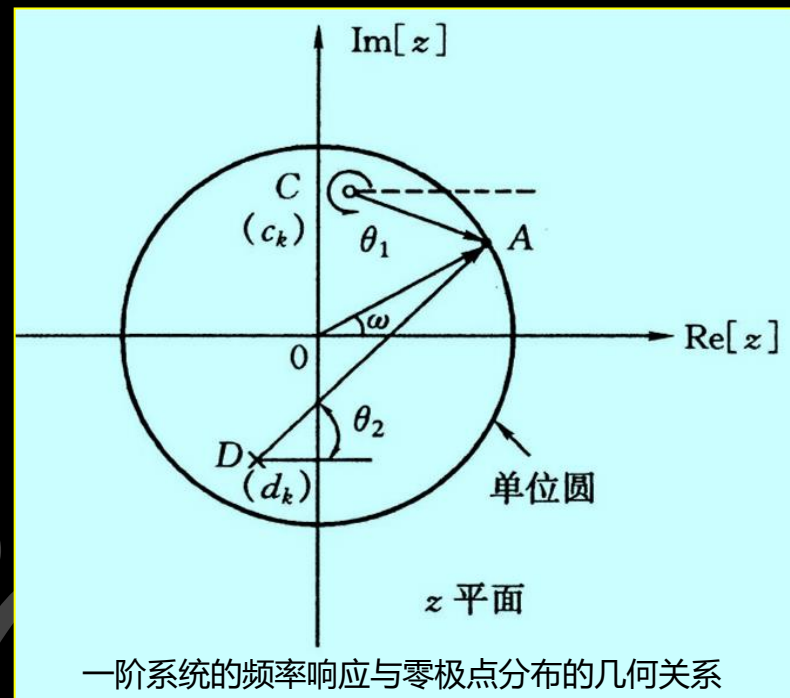
- $z=c_k$ 是 $H(z)$ 的零点， $z=d_k$ 是 $H(z)$ 的极点，是由差分方程的系数 a_k 和 b_k 决定
- 除了比例常数 A ，系统函数完全由它的零点和极点来确定
- 极-零点分布可以确定系统的因果性和稳定性
- 要根据 $H(z)$ 唯一确定 $h(n)$ ，必须同时确定系统的收敛域，例如对于稳定系统，其收敛域必须包含单位圆

用极-零点分布图表示系统函数的提供了一种观察系统频率特性的几何方法

$$H(z) = A \frac{\prod_{k=1}^M (1 - c_k z^{-1})}{\prod_{k=1}^N (1 - d_k z^{-1})}$$

将 $z=e^{j\omega}$ 代入上式描述的系统函数, 得到

$$H(e^{j\omega}) = A \frac{\prod_{k=1}^M (1 - c_k e^{-j\omega})}{\prod_{k=1}^N (1 - d_k e^{-j\omega})}$$



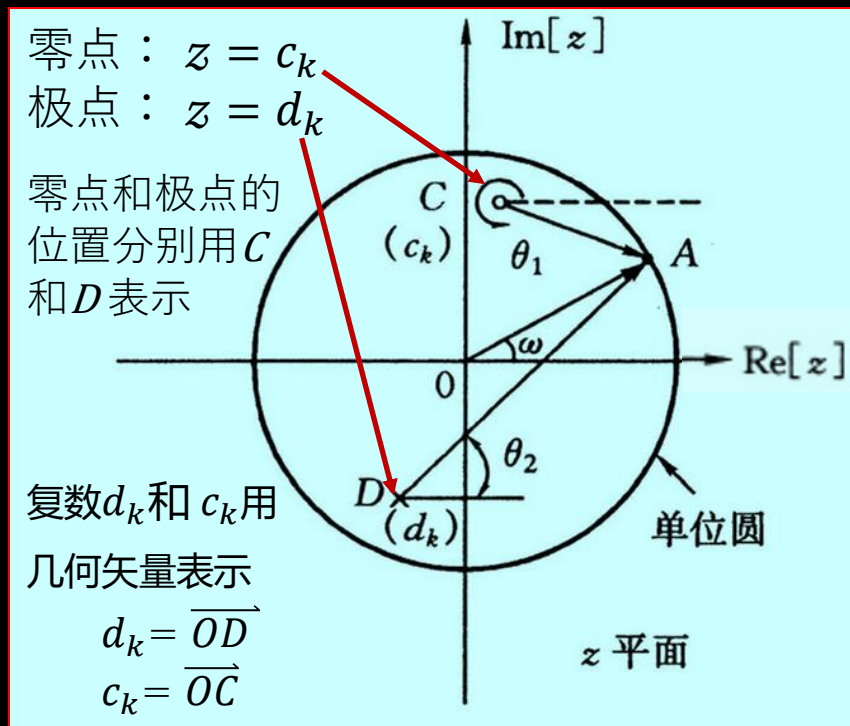
用这个因式比在 z 平面上的极-零点分布来解释系统的频率响应

用单个极-零点的情况分析极-零点分布对系统频率特性的影响, 可推广到多个极-零点的情况

单个极-零点的因式比

$$\frac{1 - c_k z^{-1}}{1 - d_k z^{-1}} = \frac{z - c_k}{z - d_k}$$

系统频率响应几何意义的讨论



为求出系统在数字频率 ω 处的频率响应，在单位圆上取相角为 ω 的点 A ，其几何矢量表示为 $e^{j\omega} = \overrightarrow{OA}$ ，把极点和零点都向 A 点连上矢量，有以下关系：

$$e^{j\omega} - c_k = \overrightarrow{OA} - \overrightarrow{OC} = \overrightarrow{CA} \quad (\text{零矢量})$$

$$e^{j\omega} - d_k = \overrightarrow{OA} - \overrightarrow{OD} = \overrightarrow{DA} \quad (\text{极矢量})$$

系统的频率响应为

$$\frac{(1 - c_k z^{-1})}{(1 - d_k z^{-1})} = \frac{(z - c_k)}{(z - d_k)} = \frac{\overrightarrow{CA}}{\overrightarrow{DA}} = \frac{\text{零矢量}}{\text{极矢量}}$$

角频率 ω 变化时， A 点沿单位圆运动：

- 当 A 点移近零点时，零矢量的模 \overrightarrow{CA} 减小，幅频响应出现凹谷
- 当 A 点移近极点时，极矢量的模 \overrightarrow{DA} 减小，幅频响应出现凸峰
- 当 D 点出现在单位圆上时，幅频响应模值无穷大，系统出现不稳定状态

用 z 平面上的极-零点分布来解释系统频率响应的几何方法，可以推广到多个因式的乘积，即多个极-零点对系统频率响应的影响。 $M=N$ 时， $H(z)$ 的分子和分母的阶数相等，系统频率响应可表示为

$$\frac{H(e^{j\omega})}{A} = \frac{\text{各零矢量连乘积}}{\text{各极矢量连乘积}}$$

$M \neq N$ 时，系统函数可以写成如下形式

$$\frac{H(z)}{Az^{-(M-N)}} = \frac{\prod_{k=1}^M (z - c_k)}{\prod_{k=1}^N (z - d_k)}$$

上式因子 $z^{-(M-N)}$ 的出现仅仅表明在 $z=0$ 处或者有 $(M-N)$ 阶极点 ($M > N$ 时)，或具有 $(N-M)$ 阶零点 ($M < N$ 时)

因为此时上式因子 $z^{-(M-N)} = e^{-j(M-N)\omega}$ ，其模为1，只对相频 $\arg[H(e^{j\omega})]$ 产生线性相移 $-(M-N)\omega$ ，即仅在时域引入了 $(M-N)$ 步延时（或超前）移位

用零矢量和极矢量表示系统的相对频率响应 $\frac{H(e^{j\omega})}{A}$ 的公式为

$$\left| \frac{H(e^{j\omega})}{A} \right| = \frac{\text{各零矢量模连乘积}}{\text{各极矢量模连乘积}}$$

$$\arg[H(e^{j\omega})] = \text{各零矢量幅角之和} - \text{各极矢量幅角之和} - (M-N)\omega$$

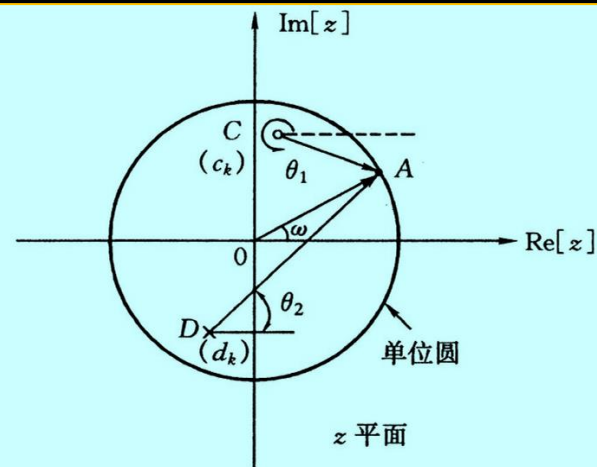
根据以上两式，可以通过几何方法分析系统的频率响应

- 由于靠近单位圆的零点位置影响系统幅频响应的凹谷及其深度，而单位圆附近的极点影响着凸峰（谐振频率）的位置及其高度
- 利用这种几何直观的方法，适当地控制极-零点的分布，对于数字系统的设计十分重要

理解 z 平面上的极-零点分布对系统频率响应的影响

- ① $z^{-(M-N)}$ 表示原点处零极点，它到单位圆的距离恒为1，故对幅度响应不起作用，只是给出线性相移分量 $-(M-N)$
- ② 单位圆附近的零点对幅度响应的谷点位置与深度有明显影响；当零点位于单位圆上时，谷点为零；零点可在单位圆外
- ③ 单位圆附近的极点对幅度响应的峰点位置 and 高度有明显影响；极点在圆外，系统不稳定

$$\frac{H(z)}{Az^{-(M-N)}} = \frac{\prod_{k=1}^M (z - c_k)}{\prod_{k=1}^N (z - d_k)}$$



$$\frac{(1 - c_k z^{-1})}{(1 - d_k z^{-1})} = \frac{(z - c_k)}{(z - d_k)} = \frac{e^{j\omega} - c_k}{e^{j\omega} - d_k}$$

用这个因式比在 z 平面的极-零点分布来分析系统频率响应

3.5 单边 z 变换

3.5.1 单边 z 变换的定义

一个序列 $x(n)$ 的单边 z 变换定义

$$Z[x(n)] = X_I(z) = \sum_{n=0}^{\infty} x(n)z^{-n}$$

显然, 对于 $x(n)=0, n<0$, 单边 z 变换与双边 z 变换是等效的

单边 z 变换: 只计算序列 $x(n)$ 在正向区间的值为系数的幂级数, 而不考虑 $x(n)$ 在 $n<0$ 时如何定义

分析非零初始条件下的系统响应: 对于物理可实现的离散线性时不变系统, 其输入和输出都是因果的, 因此, 可以利用单边 z 变换的移位性质来解决在非零初始条件下由线性常系数差分方程描述的系统响应的问题

采用单边 z 变换的场合: 从某个感兴趣的时刻开始, 设定 $n=0$, 研究 $n>0$ 时的系统响应, 而不考虑在 $n<0$ 时系统如何受激励和响应, 仅是由几个适当的初始条件值来体现系统在 $n<0$ 的行为对于 $n \geq 0$ 以后的反效作用

3.5.2 单边 z 变换的性质

■ 移位性质

考虑具有单边 z 变换的序列 $x(n)$, 令 $y(n) = x(n - 1)$, 则

$$Z_I[y(n)] = \sum_{n=0}^{\infty} x(n-1)z^{-n} = x(-1) + \sum_{n=1}^{\infty} x(n-1)z^{-n}$$

将 $m = n - 1$ 代入, 得到

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

$$Y_I(z) = x(-1) + z^{-1}X_I(z)$$

对于序列 $y(n) = x(n - 2)$, 有

$$Y_I(z) = x(-2) + x(-1)z^{-1} + z^{-2}X_I(z)$$

对于更一般的序列, 若

$y(n) = x(n - n_0)$, $n_0 > 0$, 那么向右移位可表示为

$$\begin{aligned} Z_1[y(n)] &= Z_1[x(n - n_0)] = z^{-n_0} [X_1(z) + \sum_{l=-n_0}^{-1} x(l) z^{-l}] \\ &= x(-n_0) + x(-n_0 + 1)z^{-1} + \dots + x(-1)z^{-n_0+1} + z^{-n_0} X_1(z) \end{aligned}$$

利用单边 z 变换的定义可以证明上述单边 z 变换的移位性质

双边 z 变换的移位性质

$$Z[x(n - n_0)] = z^{-n_0} X(z)$$

比较

单边 z 变换引入了在 $-n_0 \leq n < 0$ 区间内以 $x(n)$ 为系数的 n 阶多项式, 与初值相关, 而双边 z 变换则要计算整个 z 域上的序列值, 无初值可言。

3.6 用单边 z 变换求解线性差分方程

■ 用单边 z 变换和移位性质求解具有非零初始条件的线性差分方程

- 1、将差分方程变换成以 z 为变量的代数方程（对于因果系统，给定初始条件时，需要用单边 z 变换求解）
- 2、然后取单边 z 反变换得到系统的解

例14 考虑一阶差分方程描述的系统

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

求输入序列 $x(n) = e^{j\omega n}u(n)$, $n \geq 0$, 初始条件 $n = -1$, $y(-1) = k$ 时, 系统的输出 $y(n)$

解 对差分方程两边取单边 z 变换, 并利用线性移位性质, 得到

$$Y_1(z) = X_1(z) + az^{-1}Y_1(z) + ay(-1)$$

$$Y_1(z) = \frac{X_1(z) + ay(-1)}{1 - az^{-1}}$$

把系统的差分方程的单边 z 变换重写如下:

$$Y_1(z) = \frac{X_1(z) + ay(-1)}{1 - az^{-1}}$$

输入序列 $x(n)$ 的单边 z 变换为

$$X_1(z) = \frac{1}{1 - e^{j\omega}z^{-1}}$$

将该式代入上式
，并考虑初始条件
 $y(-1)=k$

$$Y_1(z) = \frac{ak}{1 - az^{-1}} + \frac{1}{(1 - az^{-1})(1 - e^{j\omega}z^{-1})}$$

将上式右边的第二项展开部分分式，上式改写为

$$Y_1(z) = \frac{ak}{1 - az^{-1}} + \frac{a/(a - e^{j\omega})}{(1 - az^{-1})} - \frac{e^{j\omega}/(a - e^{j\omega})}{(1 - e^{j\omega}z^{-1})}$$

该式的每一项对应着一个右边指数序列，因此

$$y(n) = \left[ka^{n+1} + \frac{a^{n+1}}{(a - ae^{j\omega})} - \frac{e^{j\omega(n+1)}}{(a - e^{j\omega})} \right] u(n)$$

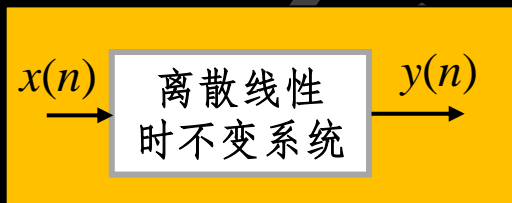
对初始状态的响应（零输入解）

对输入的暂态响应

对输入的稳态响应

■ 讨论用单边 z 变换求解高阶线性差分方程描述的因果系统 (输入 $x(n) = 0$)

高阶线性差分方程的一般形式



$$\sum_{k=0}^N b_k y(n-k) = \sum_{k=0}^M a_k x(n-k) \quad (1)$$

$$y(n) = -\sum_{k=1}^N b_k y(n-k) + \sum_{k=0}^M a_k x(n-k), \quad b_0 = 1 \quad (2)$$

若输入 $x(n) = 0$, 得到

$$y(n) + \sum_{k=1}^N b_k y(n-k) = 0 \quad (\text{齐次差分方程}), \quad (3)$$

对式(3)两边取单边 z 变换, 并利用线性移位性质, 得到

$$Y_1(z) + \sum_{k=0}^N b_k z^{-k} [Y_1(z) + \sum_{m=-k}^{-1} y(m)z^{-m}] = 0$$

对上式整理, 得到

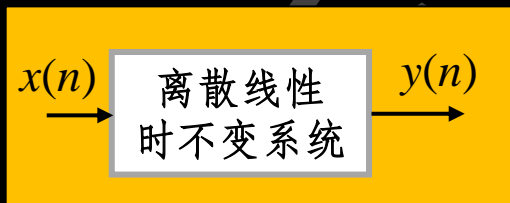
$$Y_1(z) = -\frac{\sum_{k=0}^N b_k z^{-k} \left[\sum_{m=-k}^{-1} y(m)z^{-m} \right]}{\sum_{k=0}^N b_k z^{-k}}$$

$$y_{0l}(n) = Z^{-1}[Y_1(z)]$$

对 $Y_1(z)$ 进行 z 反变换求解, 可以得到系统的**零输入解**

■ 讨论用单边 z 变换求解高阶线性差分方程描述的因果系统 ($y(n)$ 初始条件为零)

高阶线性差分方程的一般形式



$$\sum_{k=0}^N b_k y(n-k) = \sum_{k=0}^M a_k x(n-k) \quad (1)$$

$$y(n) = -\sum_{k=1}^N b_k y(n-k) + \sum_{k=0}^M a_k x(n-k), \quad b_0 = 1 \quad (2)$$

若 $x(n)$ 是因果序列, 且系统处于静止初始状态, 即 $y(n) = 0$, 对式(2)两边取单边 z 变换, 得到

$$Y_1(z) = \frac{\sum_{k=0}^N a_k z^{-k}}{1 + \sum_{k=0}^N b_k z^{-k}} X(z) = H(z) X(z)$$

对该式做 z 反变换, 得到的 $y(n)$ 称为系统的**零状态解**, 即单纯由输入 $x(n)$ 引起的输出

$$y_{0s}(n) = Z^{-1}[H(z)X(z)]$$

因此, 系统完整的输出是零状态解与零输入解之和, 即

$$y(n) = y_{0l}(n) + y_{0s}(n)$$

本章小结:

- z 变换的定义及收敛域
- z 反变换
- z 变换的性质
- z 变换域中离散时间系统的描述
- 单边 z 变换

线性时不变系统的输出响应的单边 z 变换 $Y_1(z)$ 不仅与系统函数 $H(z)$ 有关, 而且与输入和输出的起始状态相关; 只有在初值为零, 且有因果性条件下, 其单边 z 变换 $Y_1(z)$ 具有双边 z 变换 $Y(z)$ 相同的形式

z 变换与连续信号的拉普拉斯变换、傅立叶变换的关系

z 变换与拉普拉斯变换的关系

■ z 平面与 s 平面

设连续信号为 $x(t)$ ，其采样信号为 $x_s(t)$ ，它们的拉普拉斯变换分别为

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

$$X_s(s) = \mathcal{L}[x_s(t)]$$

应用理想采样表达式

$$x(t)|_{t=nT} = x_s(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(nT) \delta(t - nT)$$

对上式取拉普拉斯变换, 有

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

而采样序列 $x(n)$ 的 z 变换为

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

比较

当 $z = e^{sT}$ 时, 采样序列的 z 变换就等于采样信号的拉普拉斯变换, 即

$$X(z)|_{z=e^{sT}} = X_s(s)$$

即由 s 平面到 z 平面的映射关系

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

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

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)

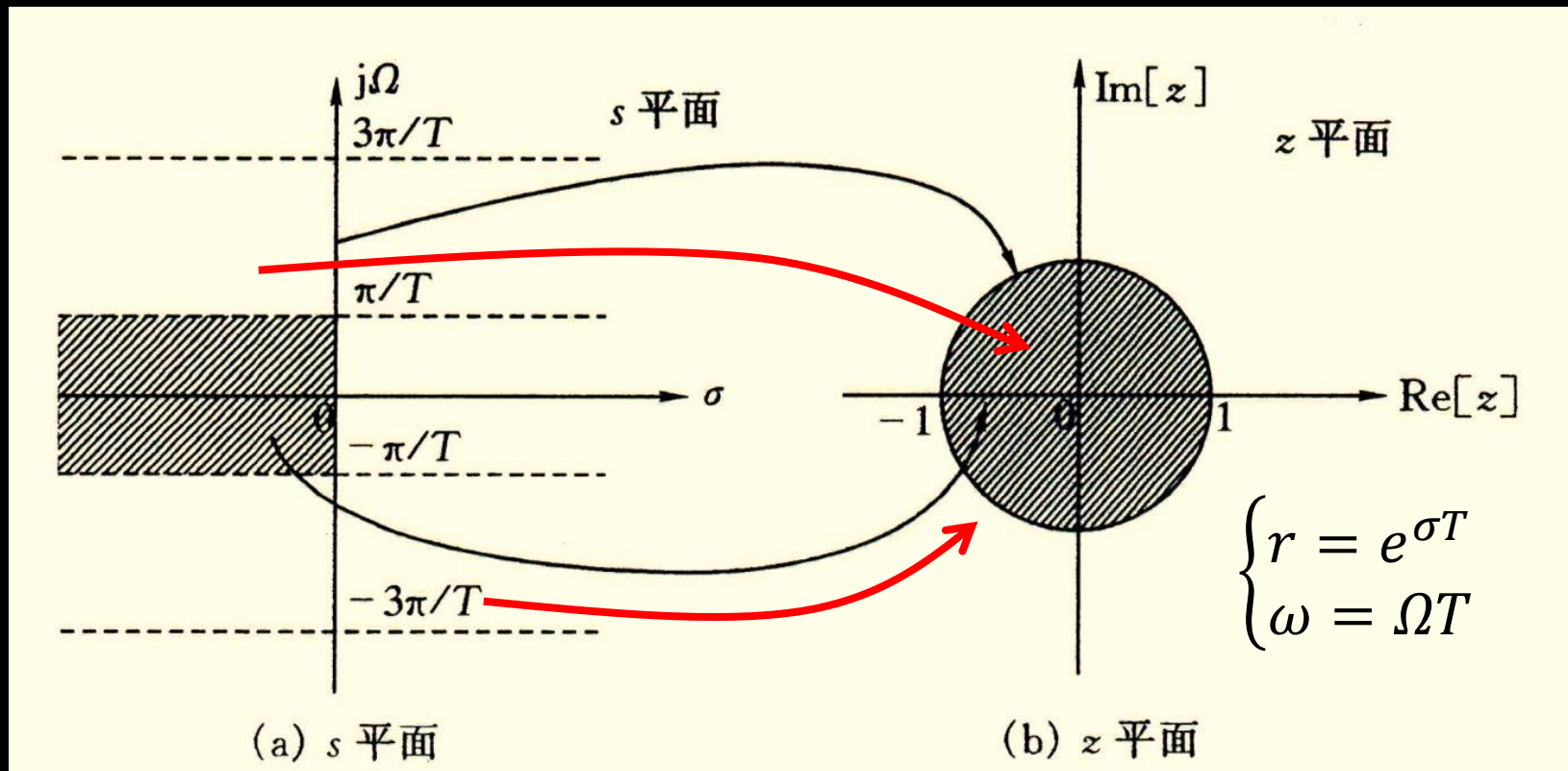
$\sigma<0$ (s 平面的左半平面)对应于 $r<1$ (z 平面的单位圆内部)

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

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)



s - z 映射图 ($z=e^{sT}$, s 平面与 z 平面之间的映射关系)

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

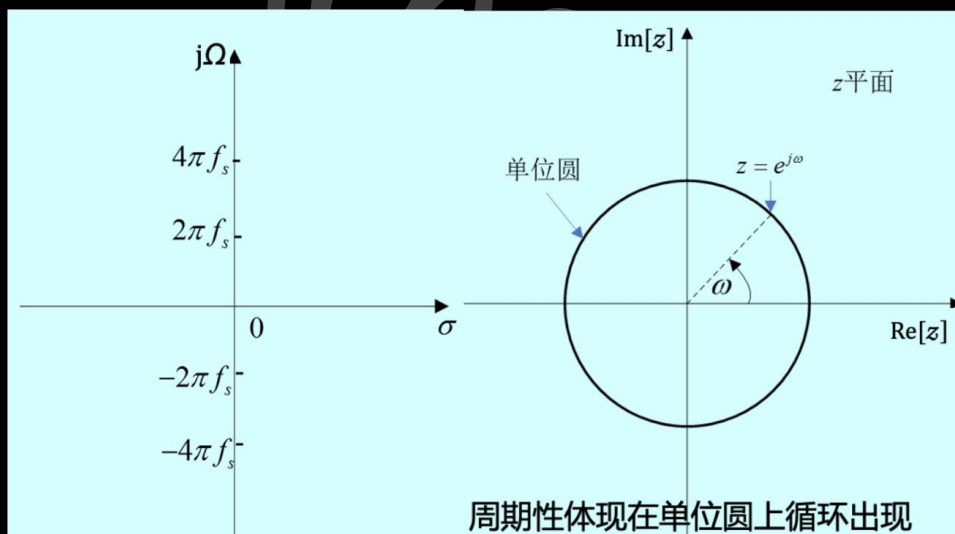
傅里叶变换 — 单位圆上的 z 变换, 虚轴上的拉氏变换

令 $s = j\Omega, \sigma = 0$

则 $X(z)|_{z=e^{sT}} = X(z)|_{z=e^{j\Omega T}} = X(e^{j\Omega T}) = X_s(j\Omega)$

$$= \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X\left(j\Omega - j\frac{2\pi}{T}k\right) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X(j\Omega - j\Omega_s k)$$

$$\Omega_s = 2\pi/T = 2\pi f_s$$



平面上 2π 弧度的改变相当于绕单位圆一次, 重新回到原来的同一点上, 傅里叶变换在频率上固有的周期性在这里形象地得到理解