

2.6 Z变换  
2.6.1 定义

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) z^{-n} \quad (z \in \mathbb{C})$$

与DTFT关系：令  $z = r e^{j\omega}$  则

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

为  $|x(n)|r^n$  的DTFT，当  $r=1$  ( $|z|=1$ ) 时，Z变换与DTFT相等

Z变换收敛域 (ROC) 为

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

通常Z变换收敛域为环状

$$R_g < |z| < R_o \quad (0 \leq R_g < R_o < \infty)$$

Z变换在收敛域中为Z的连续函数

\*不同序列Z变换可能收敛于不同函数，收敛域不同

## 2.6.2 性质

特性	序列	z变换	收敛域
共轭	$g[n]$	$G(z)$	$R_g$
时间翻转	$h[n]$	$H(z)$	$R_h$
线性	$g[n] + h[n]$	$G(z) + H(z)$	包括 $R_g \cap R_h$
时移	$g[n-n_0]$	$z^{-n_0} G(z)$	$R_g$ , 但 $z=0$ 或 $\infty$ 除外
乘于指数	$\alpha^n g[n]$	$\alpha^n G(z)$	$ \alpha  R_g$
$X[z]$ 的微分	$ng[n]$	$z \frac{dG(z)}{dz}$	$R_g$ 但 $0=\infty$ 除外
卷积	$g[n]*h[n]$	$G(z)H(z)$	包括 $R_g \cap R_h$
相乘	$g[n]h[n]$	$\frac{1}{2\pi j} \oint_c G(v)H(z/v) v^{-1} dv$	$R_g R_h$
帕斯瓦尔公式		$\sum_{n=-\infty}^{\infty} g[n]h^*[n] = \frac{1}{2\pi j} \oint_c G(v)H^*(1/v^*) v^{-1} dv$	

## 2.6.3 有理Z变换收敛域

### 1. 有限长序列

$$x(n) = \begin{cases} x(n), & n_1 \leq n \leq n_2 \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}, \quad X(z) = \sum_{n=n_1}^{n_2} x(n) z^{-n}$$

只要级数每一项有界，有限和  $\sum_{n=n_1}^{n_2} x(n) z^{-n}$  有界，ROC 为  $|z| \in [0, \infty)$

$n_1$  时级数无正幂次， $0 < |z| < \infty$ ； $n_2$  时级数无负幂次， $0 \leq |z| < \infty$

### 2. 在边序列

$$x(n)=0, \quad n < n_1, \quad X(z) = \sum_{n=n_1}^{\infty} x(n) z^{-n}, \quad \text{ROC } |z| > R_x$$

### 3. 左边序列

$$x(n)=0, \quad n > n_2, \quad X(z) = \sum_{n=-\infty}^{n_2} x(n) z^{-n}, \quad \text{ROC } |z| < R_x$$

### 4. 双边序列

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} x(n) z^{-n} + \sum_{n=-\infty}^{-1} x(n) z^{-n} \quad \text{ROC } R_{-} < |z| < R_{+}$$

## 2.6.4 逆Z变换

### 1. 留数法

$$x(n) = \frac{1}{2\pi j} \oint_c X(z) z^{n-1} dz \quad (X(z) \text{ 收敛域内逆时针方向简单围线})$$

\*常通过留数定理求解

$$\frac{1}{2\pi j} \oint_c X(z) z^{n-1} dz = \sum_k \text{Res}[X(z) z^{n-1}]_{z=z_k} - \sum_m \text{Res}[X(z) z^{n-1}]_{z=z_m} \quad (\text{对极点})$$

$$\text{Res}[f(z), z_0] = \lim_{z \rightarrow z_0} \frac{d^{m-1}}{dz^{m-1}} \left[ (z-z_0)^m f(z) \right]$$

仅研究复平面，考虑  $z \rightarrow \infty$

当  $X(z) z^n$  在  $z=0$  时有  $m$  阶或以上零点， $(X(z) z^n)^{-1}$  分母多项式次数比分子多项式阶数高  $m$  阶或以上时，

$$\text{Res}[f(z), \infty] = 0$$

### 2. 部分分式展开

$$G(z) = \frac{P(z)}{D(z)} = \sum_{l=0}^m \frac{P_l(z)}{z^l} + \frac{P_r(z)}{D(z)} \quad (\text{真分式})$$

#### ① 单极点

$$G(z) = \sum_{l=1}^N \frac{P_l}{z - z_l}, \quad P_l = C_l - \lambda_l (z_l^{-1}) G(z) \Big|_{z=z_l}$$

其逆Z变换  $g(n) = \sum_{l=1}^N P_l (\lambda_l)^n u(n)$ , ROC:  $|z| > \max |\lambda_l|$

若  $|z| < \min |\lambda_l|$ , 则  $g(n) = -\sum_{l=1}^N P_l (\lambda_l)^n u(n)$

#### ② 多重极点

设  $z = 0$  为  $L$  重极点，其每  $N-L$  个极点为单极点

$$G(z) = \sum_{l=0}^N \eta_l z^{-l} + \sum_{l=1}^M \frac{P_l}{(z - z_l)^l} + \sum_{i=1}^L \frac{Y_i}{(1 - V_i z^{-1})^k} G_s(z)$$

$$\text{其中 } Y_i = \frac{G_s(z)}{(1 - V_i z^{-1})^k} \frac{d^k G_s(z)}{dz^k} \Big|_{z=0} \quad 1 \leq i \leq L$$

### 3. 支路法

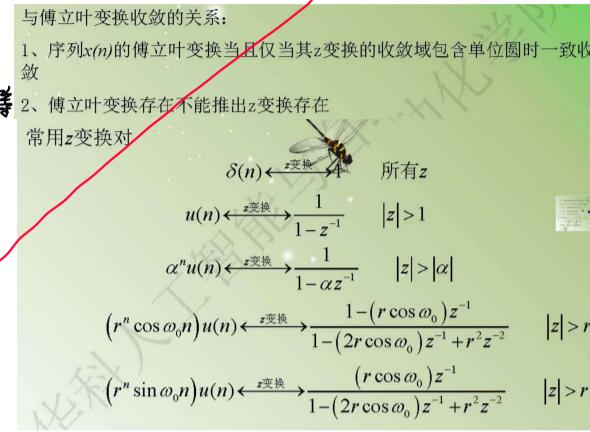
将  $G(z)$  展开为  $\sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) z^{-n}$  的形式，左边序列采用降幂顺序长除

左边序列采用升幂顺序长除

判别  $h(n) \rightarrow$  判断收敛域

差分方程

转换  $H(z)$  转换 分收敛域讨论进行反变换



2.6.5 离散的拉氏、傅氏变换

$$X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j2\pi ft} dt$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j2\pi ft} dt$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j2\pi ft} dt$$

$$X(s) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-st} dt, \quad s = \sigma + j\omega$$

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) z^{-n}, \quad z \in \mathbb{C}$$

## 2.7 系统函数

$$X(n) \rightarrow \boxed{|h(n)|} \rightarrow y(n)$$

$$Y(z) = X(z) H(z), \quad H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)}$$

线性移不变系统的系统函数，单位圆  $z = e^{j\omega}$  上

系统函数即为系统频率响应

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

因果稳定系统

线性移不变系统稳定的必要条件：绝对可积  $\int |h(n)| < \infty$  ②  $H(z)$  收敛域包含单位圆

因果系统单位抽样响应为因果序列  $R_z < |z| \leq \infty \Rightarrow$  ①  $h(n)$  因果 ② 右边序列  $\lim_{z \rightarrow \infty} H(z)$  有限，因果

因果稳定系统收敛域含  $|z| \leq 1 \Rightarrow$  全部极点在单位圆内

左边序列  $\lim_{z \rightarrow 0} H(z)$  有限

一定右序列

左边序列  $\lim_{z \rightarrow 0} H(z)$  有限，且因果

双边序列，一定非因果

离散时间系统Z变换

线性移不变系统常用差分方程表示

$$\sum_{k=0}^N a_k y(k) = \sum_{m=0}^M b_m x(m-k) \Rightarrow \sum_{k=0}^N d_k z^{-k} y(z) = \sum_{m=0}^M p_m z^{-m} x(z)$$

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

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

对上式因式分解，令  $K = \frac{b_0}{a_0}$  得

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = K \prod_{k=1}^N \frac{1 - c_k z^{-1}}{1 - d_k z^{-1}}$$

$$\text{所以 } y(n) = \sum_{k=0}^N \frac{p_m d^m}{d_k D^k} x(n) = H(D) x(n)$$

## 2.8 全通系统与最小相位

### 1. 全通系统

系统幅度特性

$$|H(e^{j\omega})| = 1, \quad 0 \leq \omega \leq \pi$$

称该系统为全通系统，频率响应可表示为：

$$H(e^{j\omega}) = e^{j\theta(\omega)}, \quad 0 \leq \omega \leq \pi$$

一个  $N$  阶全通系统系统函数表达式为：

$$H(z) = \frac{\sum_{k=0}^N a_k z^{N-k}}{\sum_{k=0}^N d_k z^k} = z^{-N} \frac{\sum_{k=0}^N a_k z^k}{\sum_{k=0}^N d_k z^{-k}} = z^{-N} \frac{D(z^{-1})}{D(z)}, \quad a_0 = 1$$

令  $z = e^{j\omega}$ ，由于  $D(e^{j\omega}) = D^*(e^{j\omega})$ ，故

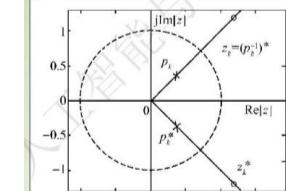
$$|H(e^{j\omega})| = 1 \quad D(e^{j\omega}) = D^*(e^{j\omega}) \quad \text{系统相位相反}$$

满足全通系统定义

### 2. 全通系统零极点特性

设  $p_k = r_k e^{j\phi_k}$  为  $H(z)$  极点， $z_k = p_k^{-1} = r_k^{-1} e^{-j\phi_k}$  一定为零点，即 对实有理分式

$H(z)$ ,  $z_k$  与  $p_k$  互为倒易关系。全通系统零极点相对单位圆镜像共轭成对，零点全在单位圆外



### 3. 最小相位系统

零极点都在单位圆内的系统就是所谓的最小相位系统

零极点在单位圆外为最大相位系统，单位圆内外有零极点的系统称

为混合相位系统

### 4. 最小相位系统特性

① 任意非最小相位系统都可以由最小相位系统和全通系统相乘构成

② 最小相位系统具有最小超前性和最小相位滞后特性

③ 最小相位系统具有能量延时最小的特性

