

7.4 z变换

7.4.1 Z变换的定义

拉普拉斯变换（又称L变换）和**傅里叶变换**（又称F变换）等积分变换，在微分方程求解中获得了广泛的应用。线性常系数微分方程通过L变换变成代数方程，从而使求解微分方程得到简化。因此，**拉普拉斯变换与傅里叶变换是分析线性连续系统的主要工具。**

事实上，Z变换的历史比较古老，其基本思想是18世纪英国数学家德·莫费（De Moivre）在概率论的研究中首次提出的。从19世纪的拉普拉斯至20世纪的沙尔（H. L. Seal），其间许多人在这方面都作出了贡献。然而，在那样一个较为局限的数学领域中，Z变换理论没有得到充分的运用和发展，直到本世纪50年代以后，计算机控制系统的迅速发展，为Z变换的研究与应用开辟了广阔的天地

连续信号 $f(t)$ 经采样后得到的脉冲序列为

$$f^*(t) = \sum_{k=0}^{+\infty} f(kT) \cdot \delta(t - kT)$$

对上式进行Laplace变换，得

$$F^*(s) = \sum_{k=0}^{+\infty} f(kT) e^{-kTs}$$

由于采样信号的拉氏变换是 s 的超越函数，出现指数项 e^{-kTs} ，无法得到象线性连续系统中那样的特征方程为线性代数方程。

z 变换将复平面问题转化为 z 平面上的问题：

采样信号的拉氏变换为

s 平面：

$$X^*(s) = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT)e^{-kTs}$$

引入变量 $z = e^{Ts}$ ， $s = \frac{1}{T} \ln z$ ，则得 z 变换的定义式：

z 平面：

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

由此可看出 $X(z)$ 是关于复变量 z^{-1} 的幂级数。

$\mathbf{x}^*(t)$ 的 \mathbf{z} 变换记为 $\mathbf{Z}[\mathbf{x}^*(t)]$,

$$\mathbf{Z}[\mathbf{x}^*(t)] = X(z) = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT)z^{-k}$$

几点说明

- 1) 在控制工程中，离散信号 $x^*(t)$ 通常由对连续信号 $x(t)$ 采样得到，所以习惯上称 $X(z)$ 是 $x(t)$ 的 \mathbf{Z} 变换，但实际上是指 $x(t)$ 经采样后得到的离散信号 $x^*(s)$ 的 \mathbf{Z} 变换。同样，习惯上也称 $X(z)$ 是 $X(s)$ 的 \mathbf{Z} 变换，本书中也这样称呼，不再作说明；
- 2) $X(s)$ 是 $x(t)$ 的 \mathbf{L} 变换的记号， $X(z)$ 是 $\{x(kT)\}$ 的 \mathbf{Z} 变换的记号，切不要以为 $X(z)$ 是中的 s 用 z 代替后的式子，即 $X(z) \neq X(s) |_{s=z}$ ；
- 3) 连续函数 $x(t)$ 的 \mathbf{L} 变换定义式

$$X(s) = L[x(t)] = \int_0^{+\infty} x(t)e^{-st} dt$$

7.4.2 z变换表达式的求法

求采样信号的 Z 变换方法很多，常用的方法有：
按定义求，部分分式法，留数计算法。

1、级数求和法

知道连续函数 $x(t)$ 在各采样时刻的离散值 $x^*(t)$ ，按定义求。

例7-4 求 $x_1(t) = 1(t)$ 和 $x_2(t) = \sum_{k=0}^{\infty} \delta(t - kT)$ 的Z变换表达式。

【解】
$$X_1(z) = \sum_{k=0}^{\infty} x_1(kT) z^{-k} = 1 + z^{-1} + z^{-2} + \cdots = \frac{1}{1 - z^{-1}} = \frac{z}{z - 1}$$

$$X_2(z) = \sum_{k=0}^{\infty} x_2(kT) z^{-k} = 1 + z^{-1} + z^{-2} + \cdots = \frac{z}{z - 1}$$

由该例可知，在z变换中只考虑采样时刻的信号值，因此连续信号与采样后的断续信号的z变换结果相同。

例7-5 求 $x(t) = t$ 的Z变换表达式。

$$\begin{aligned} X(z) &= Z(x(t)) = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT)z^{-k} = \sum_{k=0}^{\infty} kTz^{-k} = Tz^{-1} + 2Tz^{-2} + 3Tz^{-3} + \cdots \\ &= Tz^{-1}(1 + 2z^{-1} + 3z^{-2} + \cdots) = Tz^{-1}\left(\frac{1}{1-z^{-1}} + \frac{z^{-1}}{1-z^{-1}} + \frac{z^{-2}}{1-z^{-1}} + \cdots\right) \\ &= Tz^{-1} \frac{\frac{1}{1-z^{-1}}}{1-z^{-1}} = \frac{Tz^{-1}}{(1-z^{-1})^2} = \frac{Tz}{(z-1)^2} \end{aligned}$$

练习：求指数函数 $f(t) = e^{-at}$ 的z变换。

解：设 $f(t) = e^{-at}$ ，则

$$\begin{aligned} F(z) &= 1 + e^{-aT} z^{-1} + e^{-a2T} z^{-2} + \cdots + e^{-akT} z^{-k} + \cdots \\ &= \frac{1}{1 - e^{-aT} z^{-1}} = \frac{z}{z - e^{-aT}}, \quad (|z| > e^{-aT}) \end{aligned}$$

2 部分分式法

- ① 先求出已知连续时间函数 $e(t)$ 的拉氏变换 $E(s)$;
- ② 将 $E(s)$ 展开成部分分式之和的形式;
- ③ 求拉氏反变换, 再求Z变换 $E(z)$ 。

练习 已知 $G(s) = \frac{a}{s(s+a)}$ 求Z变换表达式。

$$G(z) = Z\left[\frac{1}{s} - \frac{1}{s+a}\right] = \frac{z}{z-1} - \frac{z}{z-e^{-aT}} = \frac{(1-e^{-aT})z}{(z-1)(z-e^{-aT})}$$

例7-6 设 $F(s) = \frac{1}{s(s+1)}$ ，求 $f^*(t)$ 的 z 变换。

解：

$$F(s) = \frac{1}{s} - \frac{1}{s+1}$$

上式两边求Laplace反变换，得

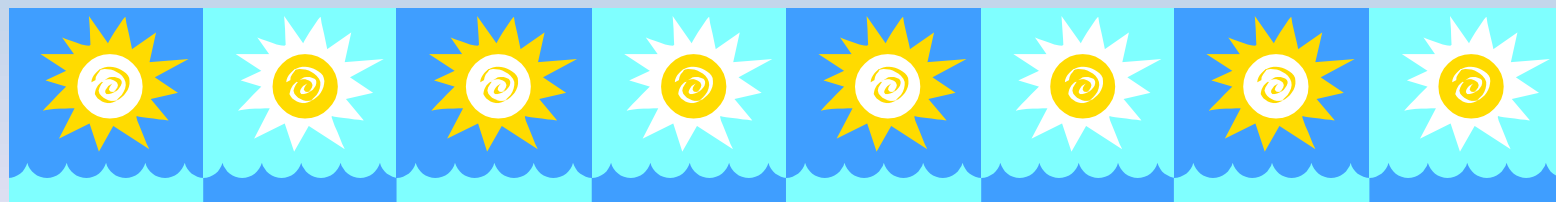
$$f(t) = 1 - e^{-t}, \quad (t > 0)$$

再由例7-4和练习有

$$\begin{aligned} F(z) &= z[1(t) - e^{-t}] = \frac{z}{z-1} - \frac{z}{z-e^{-T}} \\ &= \frac{z(1-e^{-T})}{(z-1)(z-e^{-T})} \end{aligned}$$

注意：

❖ 不能直接将 $s = \frac{1}{T} \ln z$ 代入 $F(s)$ 来求 $F(z)$ ，因为是针对采样信号 $f^*(t)$ 进行z变换。



3. 留数计算法

已知连续时间函数 $x(t)$ 的拉氏变换 $X(s)$ 及其全部极点 $s_i (i = 1, 2, 3, \dots)$, 则 $x(t)$ 的 z 变换可通过下列留数计算式求得, 即

$$\begin{aligned} X(z) &= \sum_{i=1}^n \operatorname{Res} \left[X(s_i) \frac{z}{z - e^{st}} \right] \\ &= \sum_{i=1}^n \left\{ \frac{1}{(r_i - 1)!} \cdot \frac{d^{r_i-1}}{ds^{r_i-1}} \left[(s - s_i)^{r_i} X(s) \frac{z}{z - e^{sT}} \right] \right\} \bigg|_{s=s_i} \end{aligned}$$

式中: r_i 重极点 s_i 个数; n 彼此不等的极点个数。

例 (教材P222, 例7-9)

4. 查表法

把常用的函数及其Z变换列成对照表，求取Z变换时，直接查表。这种方法在实际工作中非常简单有用。书中给出了一张比较详细的Z变换表。当然，不可能所有函数的Z变换式都能在表中直接查到。在查表时，首先对所求函数作一些变化，以适合Z变换表。例如，进行部分分式展开，或应用Z变换基本定理等。

常用普通时间函数的 Z 变换见表7-1

表7-1 Z 变换表

$f(t)$	$F(s)$	$F(z)$
$\delta(t)$	1	1
$f(t)$	$\frac{1}{s}$	$\frac{z}{z-1}$
t	$\frac{1}{s^2}$	$\frac{zT}{(z-1)^2}$
$t^2/2$	$\frac{1}{s^3}$	$\frac{z(z+1)T^2}{2(z-1)^3}$

e^{-at}	$\frac{1}{s+a}$	$\frac{z}{z-e^{-aT}}$
te^{-at}	$\frac{1}{(s+a)^2}$	$\frac{zTe^{-aT}}{(z-e^{-aT})^2}$
$a^{t/T}$	$\frac{1}{s-(1/T)\ln a}$	$\frac{z}{z-a} \quad (a>0)$
$\sin\omega t$	$\frac{\omega}{s^2+\omega^2}$	$\frac{z\sin\omega T}{z^2-2z\cos\omega T+1}$
$\cos\omega t$	$\frac{s}{s^2+\omega^2}$	$\frac{z^2-z\cos\omega T}{z^2-2z\cos\omega T+1}$
$1-e^{-at}$	$\frac{a}{s(s+a)}$	$\frac{z(1-e^{-aT})}{(z-1)(z-e^{-aT})}$
$e^{-at}\sin\omega t$	$\frac{\omega}{(s+a)^2+\omega^2}$	$\frac{ze^{-aT}\sin\omega T}{z^2-2ze^{-aT}\cos\omega T+e^{-2aT}}$
$e^{-at}\cos\omega t$	$\frac{s+a}{(s+a)^2+\omega^2}$	$\frac{z(z-e^{-aT}\cos\omega T)}{z^2-2ze^{-aT}\cos\omega T+e^{-2aT}}$

7.4.3 z变换的性质

1、线性定理

$$Z[a_1x_1(t) + \dots + a_nx_n(t)] = a_1X_1(z) + \dots + a_nX_n(z)$$

其中 a_1, a_2, \dots, a_n 为常数。

证明：

$$\begin{aligned} & Z[a_1f_1^*(t) + a_2f_2^*(t)] \\ &= \sum_{k=0}^{+\infty} [a_1f_1(kT) + a_2f_2(kT)]z^{-k} \\ &= a_1 \sum_{k=0}^{+\infty} f_1(kT)z^{-k} + a_2 \sum_{k=0}^{+\infty} f_2(kT)z^{-k} \\ &= a_1F_1(z) + a_2F_2(z) \end{aligned}$$

2、时域位移定理

$$Z[x(t + mT)] = z^m \left[X(z) - \sum_{k=0}^{m-1} x(kT) z^{-k} \right] \quad \text{向前差分定理}$$

$$Z[x(t - mT)] = z^{-m} X(z) \quad \text{向后差分定理}$$

注 向后差分定理仅在 $k < 0$ 时, $X(kT) = 0$ 的情况下才成立。

证明： 由Z变换定义式有：

$$\begin{aligned} Z[x(t+mT)] &= \sum_{k=0}^{\infty} x(kT+mT)z^{-k} z^{-m} z^m \\ &= z^m \left[\sum_{k=m}^{\infty} x(kT)z^{-k} + \sum_{k=0}^{m-1} x(kT)z^{-k} - \sum_{k=0}^{m-1} x(kT)z^{-k} \right] \\ &= z^m \left[X(z) - \sum_{k=0}^{m-1} x(kT)z^{-k} \right] \end{aligned}$$

$$Z[x(t-mT)] = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT-mT)z^{-k} = \sum_{k=0}^{\infty} x(k-m)z^{-k} z^m z^{-m}$$

$$= z^{-m} \sum_{k=0}^{\infty} x(k-m)z^{-(k-m)}$$

由于 $k < 0$ 时， $X(kT)=0$

$$= z^{-m} \sum_{k'=-m}^{\infty} x(k')z^{-k'} = z^{-m} X(z)$$

3、复域位移定理

若 $Z(x(t)) = X(z)$, 则 $Z[e^{\pm at} x(t)] = X(e^{\mp aT} z)$

证明 $Z[e^{\pm at} x(t)] = \sum_{k=0}^{\infty} e^{\pm akT} x(kT) e^{-kTs} = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT) e^{-kTs \pm akT}$

$$= \sum_{k=0}^{\infty} x(kT) e^{-kT(s \mp a)}$$

由于

$$z = e^{Ts}$$

现令

$$z_2 = e^{Ts \mp aT} = e^{\mp aT} z$$

$$= \sum_{k=0}^{\infty} x(kT) z_2^{-k} = X(z_2) = X(e^{\mp aT} z)$$

4、微分定理

若 $Z(x(t)) = X(z)$, 则 $Z[tx(t)] = -Tz \frac{d}{dz} X(z)$

证明

$$\begin{aligned} -Tz \frac{d}{dz} X(z) &= -Tz \lim_{N \rightarrow \infty} \frac{d}{dz} \sum_{k=0}^N x(kT) z^{-k} \\ &= -Tz \lim_{N \rightarrow \infty} \sum_{k=0}^N x(kT) (-k) z^{-k-1} \\ &= \lim_{N \rightarrow \infty} \sum_{k=0}^N kT x(kT) z^{-k} = Z[tx(t)] \end{aligned}$$

【例】已知 $x(t) = t^3$, 求Z变换表达式。

【解】由于 $Z(t^2) = \frac{T^2 z(z+1)}{(z-1)^3}$

$$Z(t^3) = -Tz \frac{d}{dz} \left[\frac{T^2 z(z+1)}{(z-1)^3} \right] = \frac{T^3 z(z^2 + 4z + 1)}{(z-1)^4}$$

5、初值定理 $x(0) = \lim_{z \rightarrow \infty} X(z)$

证明 $X(z) = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT)z^{-k}$ $\lim_{z \rightarrow \infty} X(z) = \lim_{z \rightarrow \infty} x(0) + x(T)z^{-1} + \cdots = x(0)$

用于分析过渡过程，即原函数的0值等于z变换函数 $z \rightarrow \infty$ 时的极限。

6、终值定理 $x(\infty) = \lim_{z \rightarrow 1} (z-1)X(z) = \lim_{z \rightarrow 1} (1-z^{-1})X(z)$

证明

$$X(z) = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT)z^{-k}$$

$$Z[x(t+T)] = \sum_{k=0}^{\infty} X[(k+1)T]z^{-k} = z(X(z) - x(0))$$

$$\sum_{k=0}^{\infty} [x(k+1)T - x(kT)]z^{-k} = (z-1)X(z) - zx(0)$$

$$\lim_{z \rightarrow 1} [(z-1)X(z) - zx(0)] = x(\infty) - x(0)$$

7. 卷积定理

设 $x(nT)$ 和 $y(nT)$ 为两个采样函数，其离散卷积定义为

$$x(nT)*y(nT)=\sum_{k=0}^{\infty} x(kT)y[(n-k)T], \text{ 则卷积定理为:}$$

$$Z[x(nT)*y(nT)]=X(z)Y(z)$$

8. 乘以指数序列性质

若 $Z[x(nT)] = X(z)$ a 为整数，则

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

9. 比例尺变换性质

若 $Z[x(nT)] = X(z)$

则

$$Z[x(anT)] = X(z^{1/a})$$

7.4.4 z反变换

❖ z反变换是z变换的**逆运算**。其目的是由象函数 $X(z)$ 求出所对应的采样脉冲序列 (或 $x^*(t)$), 记作 $x(nT)$

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

注意

z反变换只能给出采样信号 $x^*(t)$, 而不能给出连续信号 $x(t)$ 。

Z变换将分析差分方程的问题转换为分析代数方程问题，然后通过求 $x(z)$ 的原函数，可求出离散系统的时域响应。这就是z反变换。

(2) Z 反变换的求法

求 Z 反变换的方法很多，常用的方法有：长除法，部分分式法，留数算法。作反变换时，仍假定信号序列是单边的，即 $x(n) = 0$ ， $n < 0$ 。

1、幂级数法：（长除法）

Z 变换函数 $X(z)$ ，通常可表示为两个多项式之比，
即 $X(z) = \frac{M(z)}{N(z)}$ 。用综合除法将其展成 z^{-1} 的收敛的
幂级数形式，即

$$\begin{aligned} X(z) &= \frac{M(z)}{N(z)} \\ &= \sum_{n=0}^{\infty} C_n z^{-n} = C_0 + C_1 z^{-1} + C_2 z^{-2} + \cdots + C_n z^{-n} + \cdots \end{aligned}$$

式中： C_n ($n = 0, 1, 2, \dots$) 就是 $x(nT)$ 在各采样时刻
 $t = nT$ 的值 $C(nT)$ 。

Z变换函数，通常可表示为两个Z的多项式之比，一般可写成：

$$X(z) = \frac{b_m z^m + b_{m-1} z^{m-1} + \cdots + b_0}{z^n + a_1 z^{n-1} + \cdots + a_n} \quad (m \leq n)$$

在实际情况下， $n \geq m$ 。用分母除分子，并将商按 z^{-1} 的升幂排列得：

$$X(z) = c_0 + c_1 z^{-1} + \cdots + c_k z^{-k} + \cdots = \sum_{k=0}^{\infty} c_k z^{-k} = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT) z^{-k}$$

则

$$x^*(t) = c_0 \delta(t) + c_1 \delta(t - T) + \cdots + c_k \delta(t - kT) + \cdots$$

比较系数法

设
$$X(z) = \frac{M(z)}{N(z)} = \frac{b_0 z^m + b_1 z^{m-1} + \cdots + b_{m-1} z + b_m}{a_0 z^n + a_1 z^{n-1} + \cdots + a_{n-1} z + a_n}$$

据 z 变换定义, 有

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

即

$$\begin{aligned} & b_0 z^m + b_1 z^{m-1} + \cdots + b_{m-1} z + b_m = \\ & x(0) (a_0 z^n + a_1 z^{n-1} + \cdots + a_{n-1} z + a_n) + \\ & x(T) z^{-1} (a_0 z^n + a_1 z^{n-1} + \cdots + a_{n-1} z + a_n) + \\ & x(2T) z^{-2} (a_0 z^n + a_1 z^{n-1} + \cdots + a_{n-1} z + a_n) + \\ & + \cdots + \\ & x(nT) z^{-n} (a_0 z^n + a_1 z^{n-1} + \cdots + a_{n-1} z + a_n) \end{aligned}$$

对上述恒等式，同次幂系数相等，注意到上式左端最高次项是 z^m ，据此可以很方便地求出前 $m + 1$ 项系数值。

例7-7 已知 z 变换函数为

$$F(z) = \frac{z}{(z-2)(z-3)}$$

求其 z 反变换。


解：

由
$$F(z) = \frac{z}{z^2 - 5z + 6} = \frac{z^{-1}}{1 - 5z^{-1} + 6z^{-2}}$$

运用长除法得

$$F(z) = z^{-1} + 5z^{-2} + 19z^{-3} + 65z^{-4} + \dots$$

由此得



$$f(0) = 0, \quad f(T) = 1, \quad f(2T) = 5, \quad f(3T) = 19, \quad f(4T) = 65, \dots$$

于是脉冲序列可以写成

$$f^*(t) = \delta(t - T) + 5\delta(t - 2T) + 19\delta(t - 3T) + 65\delta(t - 4T) + \dots$$

2、部分分式法

这种方法的依据是 z 变换的线性性质， z 变换式 $X(z)$ 通常是 z 的有理分式。只要将 $X(z)$ 的有理分式展开为部分分式，逐项查 z 变换表，就可以得到反变换式。

这里与拉氏变换不同的是，不是直接将 $X(z)$ 展开，而是将展开 $X(z)/z$ ，道理是，在 z 变换表上，基本变换式中普遍含有因子 z ，因此，若展开 $X(z)/z$ ，即把 $X(z)$ 中的因式 z 提出来，可保证分解后的各个分式都含有 z 因子。

部分分式法又称为查表法，其基本思想是将 $X(z)/z$ 展开成部分分式，

$$\frac{X(z)}{z} = \sum_{i=1}^n \frac{A_i}{z - z_i}$$

然后查 z 变换表，即可求得原函数 $x(kT)$ 。

设

$$X(z) = \frac{b_0 z^m + b_1 z^{m-1} + \cdots + b_{m-1} z + b_m}{a_0 z^n + a_1 z^{n-1} + \cdots + a_{n-1} z + a_n}$$

先求出 $X(z)$ 的特征根，即将其分母分解因式，形如：

$$X(z) = \frac{b_0 z^m + b_1 z^{m-1} + \cdots + b_{m-1} z + b_m}{a_0 \prod_{i=1}^n (z - z_i)}$$

在工程上，多有极点都是一阶极点的情况，即分母多项式中无重根时，上式则可化为：

$$X(z) = z \left(\frac{A_1}{z - z_1} + \frac{A_2}{z - z_2} + \cdots + \frac{A_n}{z - z_n} \right)$$

其中系数 A_i ，可由式决定：

$$A_i = \left[(z - z_i) \frac{X(z)}{z} \right] \Big|_{z=z_i}$$

例7-8 已知z变换函数

$$F(z) = \frac{z}{(z-1)(z-e^{-T})}$$

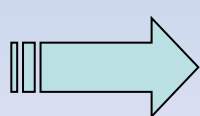
求其z反变换。

解： 首先将 $\frac{F(z)}{z}$ 展成部分分式

$$\frac{F(z)}{z} = \frac{K_1}{z-1} + \frac{K_2}{z-e^{-T}}$$

$$K_1 = \lim_{z \rightarrow 1} \left(\frac{z-1}{z} \right) F(z) = \frac{1}{1-e^{-T}}$$
$$K_2 = \lim_{z \rightarrow e^{-T}} \left(\frac{z-e^{-T}}{z} \right) F(z) = -\frac{1}{1-e^{-T}}$$

$$F(z) = \frac{1}{1-e^{-T}} \left(\frac{z}{z-1} - \frac{z}{z-e^{-T}} \right)$$



$$f(nT) = \frac{1}{1-e^{-T}} (1 - e^{-nT})$$

$$f^*(t) = \frac{1}{1-e^{-T}} \sum_{k=0}^{+\infty} (1 - e^{-kT}) \delta(t - kT)$$

3、留数法：又称反演积分法。

— 由 z 变换的定义可知

$$F(z) = \sum_{k=0}^{+\infty} f(kT)z^{-k}$$

$$F(z)z^{m-1} = \sum_{k=0}^{+\infty} f(kT)z^{m-k-1}$$

$$\oint_{\Gamma} F(z)z^{m-1} dz = \oint_{\Gamma} \left[\sum_{k=0}^{+\infty} f(kT)z^{m-k-1} \right] dz$$

$$\oint_{\Gamma} F(z)z^{m-1} dz = \sum_{k=0}^{+\infty} f(kT) \oint_{\Gamma} z^{m-k-1} dz$$

设 $F(z)z^{k-1}$ 的极点为 $z_i, i = 1, 2, \dots, n$, 则

$$f(kT) = \sum_{i=1}^n \text{res}[F(z)z^{k-1}, z_i]$$

Γ 包围了 $F(z)z^{k-1}$
的所有极点

$$Res\left[z^{(k-1)}x(z)\right]=\lim_{z\rightarrow z_i}\frac{1}{(r-1)!}\frac{d^{r-1}}{dz^{r-1}}\left[(z-z_i)^r z^{k-1}x(z)\right]$$

其中 $Res[]$ 表示函数的留数。

例7-9 已知 z 变换函数为

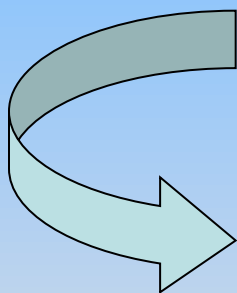
$$F(z)=\frac{10z}{(z-1)(z-2)}$$

试用留数法求 z 反变换。

解：

$$F(z)z^{k-1} = \frac{10z^k}{(z-1)(z-2)}$$

- 上式有两个极点 $z_1 = 1$ 和 $z_2 = 2$ ，且


$$\begin{aligned} \text{res}[F(z)z^{k-1}, 1] &= \lim_{z \rightarrow 1} (z-1)F(z)z^{k-1} = -10 \\ \text{res}[F(z)z^{k-1}, 2] &= \lim_{z \rightarrow 2} (z-2)F(z)z^{k-1} = 10 \cdot 2^k \end{aligned}$$

所以

$$f(kT) = 10(2^k - 1) \quad (k = 0, 1, 2, \dots)$$

3) 三种z反变换法的比较

部分分式法通过Z变换表7-1可方便地求得 $x(t)$, 留数计算法可以直接求出 $x(nT)$ 序列, 因而容易求得 $x^*(t)$ 。

但这两种方法有一个共同的特点, 都需要知道

$X(z)$ 的全部极点, 这意味着要求解高阶代数方程, 这是一件困难的事, 因此在应用上有一定的局限性, 一般不宜用于高阶采样系统。

而长除法却没有这种限制, 通用性好。它的缺点是计算起来麻烦, 而且往往得不到闭合的表示形式。