

z 轉換 z -Transform

陳嘉平 老師

國立中山大學資訊工程學系

102 學年度 離散訊號處理

本節大綱

- z 轉換
 z -transform
- 收斂區域
region of convergence
- 逆轉換
inverse z -transform
- 性質
properties

z 轉換 z -transform

訊號 $x[n]$ 的 z 轉換定義為

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

- ① 右邊的級數必須收斂 $X(z)$ 才有意義。
- ② 將訊號由變數 n 的函數轉換為變數 z 的函數。
- ③ z 轉換表示成

$$x[n] \xrightarrow{z} X(z)$$

或是

$$X(z) = \mathcal{Z}\{x[n]\}.$$

收斂區域 region of convergence

收斂區域，簡稱 ROC，為級數

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]z^{-n},$$

收斂的 z 點構成的區域。

右邊訊號 right-sided sequence

向右延伸至 ∞ 的訊號為右邊訊號。

左邊訊號 left-sided sequence

向左延伸至 $-\infty$ 的訊號為左邊訊號。

兩邊訊號 two-sided sequence

既是左邊訊號又是右邊訊號者為兩邊訊號。

有限長度訊號 finite-length sequence

既不是左邊訊號也不是右邊訊號者為有限長度訊號。

Examples

- ① 右邊訊號 $x_1[n] = a^n u[n]$ 的 z 轉換級數收斂時為

$$\sum_n x_1[n] z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} a^n z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} (az^{-1})^n = \frac{1}{1 - az^{-1}}.$$

- ② 左邊訊號 $x_2[n] = -a^n u[-n-1]$ 的 z 轉換級數收斂時為

$$\begin{aligned}\sum_n x_2[n] z^{-n} &= - \sum_{n=-\infty}^{-1} a^n z^{-n} = - \sum_{n=1}^{\infty} a^{-n} z^n = - \sum_{n=1}^{\infty} (a^{-1}z)^n \\ &= 1 - \sum_{n=0}^{\infty} (a^{-1}z)^n = 1 - \frac{1}{1 - a^{-1}z} = \frac{1}{1 - az^{-1}}.\end{aligned}$$

收斂區域比較

$x_1[n]$ 的 z 轉換要收斂，必須

$$|az^{-1}| < 1, \quad i.e. \quad |z| > |a|.$$

因此 ROC 為

$$X_1(z) = \frac{1}{1 - az^{-1}}, \quad |z| > |a|.$$

$x_2[n]$ 的 z 轉換要收斂，必須

$$|a^{-1}z| < 1, \quad i.e. \quad |z| < |a|.$$

因此 ROC 為

$$X_2(z) = \frac{1}{1 - az^{-1}}, \quad |z| < |a|.$$

Example

兩個右邊訊號之和

$$x_3[n] = a[n] + b[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] + \left(-\frac{1}{3}\right)^n u[n]$$

仍為右邊訊號。因為 z 轉換為線性，所以轉換函數為個別轉換函數之和

$$X_3(z) = \frac{1}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} + \frac{1}{1 + \frac{1}{3}z^{-1}}, \quad |z| > \frac{1}{2}.$$

其 ROC 為原兩收斂區域之交集。

Example

一個左邊訊號與一個右邊訊號之和

$$x_4[n] = -\left(\frac{1}{2}\right)^n u[-n-1] + \left(-\frac{1}{3}\right)^n u[n]$$

爲雙邊訊號。同理，

$$X_4(z) = \frac{1}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} + \frac{1}{1 + \frac{1}{3}z^{-1}}, \quad \frac{1}{3} < |z| < \frac{1}{2}.$$

常見 z 轉換

整理於 Table 3.1

零點與極點 zero and pole

- ① $X(z) = 0$ 的點稱爲零點。
- ② $X(z)$ 不爲有限的點稱爲極點。

顯然，若

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

則 $P(z) = 0$ 決定零點、 $Q(z) = 0$ 決定極點。

極零圖 pole-zero plot

- ① 以 z 平面為背景
- ② 以 \times 表示極點，以 \circ 表示零點
- ③ ROC 塗上陰影
- ④ 畫出單位圓 unit circle

參考 Figures 3.3–3.7。

z 轉換與離散時間傅立葉轉換

- ① 離散時間傅立葉轉換為 z 轉換在單位圓上面的值

$$X(e^{j\omega}) = \sum x[n]e^{-j\omega n} = X(z)|_{z=e^{j\omega}}.$$

- ② z 轉換為 $x[n]|z|^{-n}$ 的傅立葉轉換

$$X(z) = X(|z|e^{j\omega}) = \sum (x[n]|z|^{-n})e^{-j\omega n}.$$

關於收斂區域

- ① ROC 為圓環 **ring** 或圓盤 **disk**，其中心為原點。
- ② ROC 包含單位圓，則離散時間傅立葉轉換為收斂。
- ③ ROC 不可包含任何極點。
- ④ 有限長度訊號之 ROC 為整個 z 平面。
- ⑤ 右邊訊號的 ROC 從離原點最遠的有限極點延伸至 ∞ 。
- ⑥ 左邊訊號的 ROC 從離原點最近的有限極點延伸至原點。
- ⑦ 雙邊訊號的 ROC 只能是圓環。
- ⑧ ROC 為一連通區域。

收斂區域之形狀

把 ROC 表示成

$$0 \leq r_R < |z| < r_L \leq \infty.$$

① 右邊訊號時爲

$$|z| > r_R.$$

② 左邊訊號時爲

$$|z| < r_L.$$

③ 雙邊訊號時爲

$$r_R < |z| < r_L.$$

逆轉換 inverse z-transform

定義爲

$$x[n] = \frac{1}{2\pi j} \oint_C X(z)z^{n-1} dz,$$

其中 C 為一環繞原點的逆時針路徑。

通常我們並非直接找 $x[n]$ ，而是透過以下方法。

檢視法 inspection

看看 $X(z)$ 是否為已知形式。如此，則代入對應的訊號形式

$$x[n] \longleftrightarrow X(z).$$

例如，

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

為熟悉的形式，因此

$$x[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^n u[n].$$

部分分式法 partial fraction

將有理分式

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

分解成

$$X(z) = \frac{b_0 \prod_{k=1}^M (1 - c_k z^{-1})}{a_0 \prod_{k=1}^N (1 - d_k z^{-1})}$$

若 $M < N$ 且極點為一階，則 $X(z)$ 可表示為部分分式

$$X(z) = \sum_{k=1}^N \frac{A_k}{1 - d_k z^{-1}},$$

其中

$$A_k = (1 - d_k z^{-1}) X(z)|_{z=d_k}.$$

$X(z)$ 的逆轉換為指數訊號的線性組合，其中每一項對應到

$$\frac{A_k}{1 - d_k z^{-1}}.$$

該項為右邊訊號或左邊訊號由 d_k 與收斂區域決定。 $|d_k| \leq r_R$ 時為右邊， $|d_k| \geq r_L$ 時為左邊。

Example (例題 3.8)

$$X(z) = \frac{1}{(1 - \frac{1}{4}z^{-1})(1 - \frac{1}{2}z^{-1})}, \quad |z| > \frac{1}{2}.$$

可以表示成部分分式

$$X(z) = \frac{A_1}{1 - \frac{1}{4}z^{-1}} + \frac{A_2}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}},$$

其中

$$A_1 = \left(1 - \frac{1}{4}z^{-1}\right) X(z)|_{z=\frac{1}{4}} = -1, \quad A_2 = \left(1 - \frac{1}{2}z^{-1}\right) X(z)|_{z=\frac{1}{2}} = 2.$$

因此，

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

Example (例題 3.9)

$$X(z) = \frac{1 - 2z^{-1} + z^{-2}}{1 - \frac{3}{2}z^{-1} + \frac{1}{2}z^{-2}} = \frac{(1 + z^{-1})^2}{(1 - \frac{1}{2}z^{-1})(1 - z^{-1})}, \quad |z| > 1.$$

可以表示成

$$X(z) = B_0 + \frac{A_1}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} + \frac{A_2}{1 - z^{-1}}.$$

B_0 可用長除法找出。

冪級數展開 power series expansion

將 $X(z)$ 以冪級數展開

$$X(z) = \sum_k \alpha_k z^{-k}.$$

因為

$$X(z) = \sum x[n]z^{-n},$$

所以

$$x[n] = \alpha_n.$$

Example

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

因為

$$\log(1 + t) = \sum_{n=1}^{\infty} (-1)^{n+1} \frac{t^n}{n},$$

$X(z)$ 可以表示成

$$X(z) = \sum_{n=1}^{\infty} \frac{(-1)^{n+1} a^n z^{-n}}{n} = \sum_{n=1}^{\infty} \left(\frac{(-1)^{n+1} a^n}{n} \right) z^{-n}.$$

因此

$$x[n] = \begin{cases} \frac{(-1)^{n+1} a^n}{n}, & n \geq 1, \\ 0, & n \leq 0. \end{cases}$$

線性 linearity

$$ax_1[n] + bx_2[n] \quad \xleftrightarrow{z} \quad aX_1(z) + bX_2(z).$$

時間平移 time shifting

$$x[n - n_0] \quad \xleftrightarrow{z} \quad z^{-n_0} X(z).$$

證明

$$\begin{aligned} \sum_n x[n - n_0] z^{-n} &= \sum_{n'} x[n'] z^{-(n' + n_0)} = z^{-n_0} \sum_{n'} x[n'] z^{-n'} \\ &= z^{-n_0} X(z). \end{aligned}$$

Example

$$\left(\frac{1}{4}\right)^{n-1} u[n-1] \quad \xleftrightarrow{z} \quad \frac{z^{-1}}{1 - \frac{1}{4}z^{-1}}$$

以指數訊號調變 multiplication by exponential sequence

$$z_0^n x[n] \quad \longleftrightarrow \quad X\left(\frac{z}{z_0}\right)$$

證明

$$\sum_n z_0^n x[n] z^{-n} = \sum_n x[n] \left(\frac{z}{z_0}\right)^{-n} = X\left(\frac{z}{z_0}\right).$$

Example

$$y[n] = (r^n \cos \omega_0 n) u[n].$$

$$\begin{aligned} Y(z) &= \frac{1}{2} \frac{1}{1 - re^{j\omega_0} z^{-1}} + \frac{1}{2} \frac{1}{1 - re^{-j\omega_0} z^{-1}} \\ &= \frac{1 - r \cos \omega_0 z^{-1}}{1 - 2r \cos \omega_0 z^{-1} + r^2 z^{-2}} \end{aligned}$$

z 轉換函數微分 differentiation

$$nx[n] \quad \xleftrightarrow{z} \quad -z \frac{dX(z)}{dz}$$

證明

$$\begin{aligned}-z \frac{dX(z)}{dz} &= -z \sum x[n] \frac{dz^{-n}}{dz} = -z \sum x[n](-n)z^{-n-1} \\ &= \sum (nx[n]) z^{-n}.\end{aligned}$$

Example

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

- ① 微分 $X(z)$
- ② 乘上 $-z$
- ③ 找出逆轉換f
- ④ 除以 n

Example

找 $Y(z)$ ，其中

$$y[n] = na^n u[n].$$

因為

$$y[n] = nx[n] \quad \xleftrightarrow{z} \quad -z \frac{dX(z)}{dz} = Y(z).$$

令 $x[n] = a^n u[n]$ ，可得

$$Y(z) = -z \frac{d}{dz} \left(\frac{1}{1 - az^{-1}} \right) = \frac{az^{-1}}{(1 - az^{-1})^2}$$

共軛 conjugation

$$x^*[n] \longleftrightarrow X^*(z^*), \quad R = R_x$$

時間反轉 time reversal

$$x[-n] \longleftrightarrow X\left(\frac{1}{z}\right)$$

Example

$x[n] = a^{-n}u[-n]$, $a \in \mathbb{R}$ 為 $y[n] = a^n u[n]$ 的時間反轉訊號。而 $Y(z) = \frac{1}{1 - az^{-1}}$ ，所以

$$X(z) = Y\left(\frac{1}{z}\right) = \frac{1}{1 - az}.$$

摺積定理 convolution theorem

$$x_1[n] * x_2[n] \quad \xleftrightarrow{z} \quad X_1(z)X_2(z)$$

證明

令

$$y[n] = x_1[n] * x_2[n],$$

其 z 轉換為

$$\begin{aligned} Y(z) &= \sum_n y[n]z^{-n} = \sum_n \sum_m x_1[m]x_2[n-m]z^{-n} \\ &= \sum_n \sum_m x_1[m]x_2[n-m]z^{-(n-m)}z^{-m} \\ &= \sum_m x_1[m]z^{-m} \sum_{n' (= n-m)} x_2[n']z^{-n'} = X_1(z)X_2(z). \end{aligned}$$

Example

$x_1[n] * x_2[n]$ 摺積爲何？其中

$$x_1[n] = a^n u[n], \quad x_2[n] = u[n], \quad |a| < 1.$$

$y[n] = x_1[n] * x_2[n]$ 。根據摺積定理，

$$\begin{aligned} Y(z) &= X_1(z)X_2(z) = \left(\frac{1}{1 - az^{-1}} \right) \left(\frac{1}{1 - z^{-1}} \right) \\ &= \frac{1}{1 - a} \left(\frac{1}{1 - z^{-1}} - \frac{a}{1 - az^{-1}} \right). \end{aligned}$$

由檢視法，可得

$$y[n] = \frac{1}{1 - a} (u[n] - a^{n+1} u[n]).$$