



התורה (הפרק) היא ה- linear phase, כלומר כל מה שיש לו linear phase shift זהו linear phase shift. כלומר כל מה שיש לו linear phase shift זהו linear phase shift.

מכאן נובע: התורה הליניאר היא  $y_n = z_n + 2z_{n-1}$  או  $y(t) = x(t) + 2x(t-1)$ . כלומר התורה היא  $z_n = x_n + 2x_{n-1}$ . כלומר התורה היא  $z_n = x_n + 2x_{n-1}$ .

frequency response (fr) היא התורה של התורה. כלומר  $H(\omega) = 1 + 2e^{-j\omega}$ . כלומר  $H(\omega) = 1 + 2e^{-j\omega}$ . כלומר  $H(\omega) = 1 + 2e^{-j\omega}$ .

gain הוא התורה של התורה. כלומר  $gain = |H(\omega)|^2 = 1 + 4\cos(2\omega)$ . כלומר  $gain = 1 + 4\cos(2\omega)$ .

phase reversal הוא התורה של התורה. כלומר  $\angle H(\omega) = \angle(1 + 2e^{-j\omega})$ . כלומר  $\angle H(\omega) = \angle(1 + 2e^{-j\omega})$ .

MA הוא התורה של התורה. כלומר  $y_n = \sum_{k=0}^M x_{n-k}$ . כלומר  $y_n = \sum_{k=0}^M x_{n-k}$ .

all-zero הוא התורה של התורה. כלומר  $y_n = \sum_{k=0}^M x_{n-k}$ . כלומר  $y_n = \sum_{k=0}^M x_{n-k}$ .

infinite impulse response (IIR) הוא התורה של התורה. כלומר  $y_n = f(z_n, x_n, z_{n-1}, \dots, y_{n-1}, y_{n-2}, \dots)$ . כלומר  $y_n = f(z_n, x_n, z_{n-1}, \dots, y_{n-1}, y_{n-2}, \dots)$ .

6.1 תורת ה- operator relation

operator relation הוא התורה של התורה. כלומר  $y_n = H(z)x_n$ . כלומר  $y_n = H(z)x_n$ .

invertible system הוא התורה של התורה. כלומר  $y_n = H(z)x_n$ . כלומר  $y_n = H(z)x_n$ .

inverse הוא התורה של התורה. כלומר  $y_n = H(z)x_n$ . כלומר  $y_n = H(z)x_n$ .

operator relation הוא התורה של התורה. כלומר  $y_n = H(z)x_n$ . כלומר  $y_n = H(z)x_n$ .



AR:  $y_n = \alpha y_{n-1} + \epsilon_n$  (הכלה קודם) וכלים קודמים  
 ARMA:  $y_n = \alpha y_{n-1} + \beta y_{n-2} + \epsilon_n$  (הכלה קודם,  $k$  הכלים קודמים,  $M-1$  הכלים קודמים)  
 MA:  $y_n = \epsilon_n + \theta \epsilon_{n-1}$  (הכלה קודם) וכלים קודמים

$y_n = \sum_{i=0}^L a_i \epsilon_{n-i} - \sum_{m=1}^M b_m y_{n-m}$

$\sum_{m=0}^M b_m y_{n-m} = \sum_{i=0}^L a_i \epsilon_{n-i}$  ,  $a_0 = a_2$  ,  $b_m = -b_m$

$z_n = y_n - \sum_{m=1}^M b_m y_{n-m} = \sum_{i=0}^L a_i \epsilon_{n-i}$

$\sum_{m=0}^M b_m z^m y_n = \sum_{i=0}^L a_i z^i \epsilon_n$

$\sum_{m=0}^M b_m z^m y_n = \sum_{i=0}^L A_i z^i \epsilon_n$

$\sum_{m=0}^M b_m z^m (1) = \sum_{i=0}^L A_i z^i (1)$  :  $\epsilon_n$  וכלים קודמים הם זהים

נבדק כי אטו רגרסיה הנתונה סופית וקיימת רק עבור  $|z| < 1$  (הנני 249.110)  
 (במקרה של  $|z| = 1$  נדרש להוסיף תנאים נוספים)

6.12 כיוון הטרנספורט - חזרה חזרה

במקרה זה אנו מניחים כי  $y_n$  הוא סיגנל אקראי ורצף.  $x_n$  הוא סיגנל אקראי ורצף.  $y_n$  הוא סיגנל אקראי ורצף.  $x_n$  הוא סיגנל אקראי ורצף.

קרי - שילוח ממוחשבים לרשתות (Frequency)

המטרה היא להפוך את הסיגנל  $x_n$  לסיגנל  $y_n$  באמצעות פונקציית העברה  $H(z)$ .

$x_n = H_1 \sin(\omega n + \phi_1) + H_2 \sin(\omega n + \phi_2) + H_3 \sin(\omega n + \phi_3)$

$y_n = H_1 x_1 \sin(\omega n + \phi_1) + H_2 x_2 \sin(\omega n + \phi_2) + H_3 x_3 \sin(\omega n + \phi_3)$

$x_n = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} x_n e^{j \frac{2\pi}{N} kn}$

$y_n = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} x_n H_k e^{j \frac{2\pi}{N} kn}$

$H_k$  מיוצג על ידי הרכיבים  $(H_k, \phi_k)$  ונקראת פונקציית העברה.

כנס - שילוח ממוחשבים לרשתות

המטרה היא להפוך את הסיגנל  $y_n$  לסיגנל  $x_n$  באמצעות פונקציית העברה  $H(z)$ .

impulse response function (IRF) -  $h_n$  -  $h_n = \delta_n$  -  $h_n = 1$  if  $n=0$ ,  $0$  otherwise.  $h_n$  is the response of the system to a unit impulse at time  $n$ .

(6.55)  $y_n = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_k x_{n-k}$

$$= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_k e^{-i\omega k} e^{i\omega n} = H(e^{i\omega}) x_n$$

IRF is the response of the system to a unit impulse at time  $n$ .  $h_n = \delta_n$  -  $h_n = 1$  if  $n=0$ ,  $0$  otherwise.  $h_n$  is the response of the system to a unit impulse at time  $n$ .

FT of  $y_n$  is  $Y(e^{i\omega}) = H(e^{i\omega}) X(e^{i\omega})$ . FT of  $x_n$  is  $X(e^{i\omega})$ . FT of  $y_n$  is  $Y(e^{i\omega})$ .

6.8 Convolution

$x * y = \sum_n x_n y_{n-k}$

- (1)  $A(x) = a_0 + a_1 x + a_2 x^2$ ,  $B(x) = b_0 + b_1 x + b_2 x^2$ .  $A(x) \cdot B(x) = (a_0 b_0 + (a_0 b_1 + a_1 b_0)x + (a_0 b_2 + a_1 b_1 + a_2 b_0)x^2 + (a_1 b_2 + a_2 b_1)x^3 + a_2 b_2 x^4)$
- (2)  $AB = \sum_{n=0}^{\infty} (a+b)_n x^n$

(3)  $y_n = a_1 x_n + a_0 x_{n-1}$ .  $y_1 = a_1 x_2 + a_0 x_1$ .  $y_2 = a_1 x_3 + a_0 x_2$ .

$y_0 = a_1 x_1 + a_0 x_0 = a_1 x_1$   
 $y_1 = a_1 x_2 + a_0 x_1$   
 $y_2 = a_1 x_3 + a_0 x_2$

Toeplitz matrix  $T$  is  $T = \begin{pmatrix} a_1 & a_0 & 0 & 0 \\ 0 & a_1 & a_0 & 0 \\ 0 & 0 & a_1 & a_0 \\ 0 & 0 & 0 & a_1 \end{pmatrix}$ .  $T \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} y_1 \\ y_2 \\ y_3 \\ y_4 \end{pmatrix}$

- $y_n = \sum_k a_k x_{n-k}$
- $X(\omega) = FT(x_n)$ ,  $H = FT(h_n)$ ,  $Y(\omega) = FT(y_n)$
- $H_n = DFT(h_n)$ ,  $X_n = DFT(x_n)$ ,  $Y_n = DFT(y_n)$

$x_n \leftarrow x(n) \cdot \sum d^n$ .  $z$  transform.  $z$  transform of  $x_n$  is  $X(z) = \sum x_n z^{-n}$ .  $z$  transform of  $y_n$  is  $Y(z) = \sum y_n z^{-n}$ .

6.4 MA (Moving Average)

MA is a linear system.  $y_n = \sum_{k=0}^{M-1} x_{n-k}$ .  $y_n$  is the sum of  $M$  samples of  $x_n$ .

$y_n = \sum_{k=0}^{M-1} x_{n-k}$

$X_n = [x_0, x_1, \dots, x_{M-1}]$

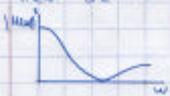
$Y_n = [y_0, y_1, \dots, y_{M-1}]$

$X_n e^{i\omega n} = \sum_{k=0}^{M-1} [e^{i\omega(n-k)}] x_{n-k}$

$Y_n e^{i\omega n} = \sum_{k=0}^{M-1} [e^{i\omega(n-k)}] x_{n-k}$

3 point average,  $M=3$ .  $y_n = x_n + x_{n-1} + x_{n-2}$ .  $Y(e^{i\omega}) = X(e^{i\omega}) [1 + e^{-i\omega} + e^{-2i\omega}]$ .

$$H(\omega) = \frac{1}{2}(1 + e^{-i\omega} + e^{i\omega}) = \frac{1}{2}(1 + 2\cos(\omega))$$



low-pass

התחלה:  $|H(\omega)|^2$  הוא תמיד חיובי.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.

•  $y_n = \frac{1}{2}x_n + \frac{1}{2}x_{n-1}$   
 $x_n = e^{i\omega n}$ :  $Y(\omega) = \frac{1}{2}e^{i\omega n} + \frac{1}{2}e^{i\omega(n-1)}$   
 $= \frac{1}{2}e^{i\omega n} (1 + e^{-i\omega}) = \frac{1}{2}e^{i\omega n} (1 + e^{-i\omega})$

התחלה:  $y_n = \frac{1}{2}x_n + \frac{1}{2}x_{n-1}$

$H(\omega) = \frac{1}{2}(1 + e^{-i\omega}) = \frac{1}{2}(1 + \cos(\omega))$  זהו low-pass filter.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.

•  $y_n = \frac{1}{2}x_n + \frac{1}{2}x_{n-1}$ ,  $H(\omega) = \frac{\sin(\frac{\omega}{2})}{\cos(\frac{\omega}{2})}$   
 זהו high-pass filter.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.

•  $y_n = \Delta x_n = x_n - x_{n-1}$   
 $x_n = x_{n-1} + y_n$   
 $y_n = x_1 + x_2 + \dots + x_n$   
 $y = \frac{1}{1-z^{-1}} x$

high-pass

$\Delta = (1 - z^{-1})$   
 $\frac{1}{\Delta} = \frac{1}{1 - z^{-1}}$



התחלה:  $y_n = \Delta x_n = x_n - x_{n-1}$ . זהו high-pass filter.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.

התחלה:  $y_n = \Delta x_n = x_n - x_{n-1}$ . זהו high-pass filter.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.

6.9 קבוצת קרונוקר

התחלה:  $y_n = \Delta x_n = x_n - x_{n-1}$ . זהו high-pass filter.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.

•  $y_n = \sum_{k=0}^{n-1} x_k$   
 $y_n = \frac{1}{1-z^{-1}} x_n$   
 זהו low-pass filter.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.

התחלה:  $y_n = \Delta x_n = x_n - x_{n-1}$ . זהו high-pass filter.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.  $H(\omega)$  הוא תמיד חיובי.

המשוואה היא  $y'' + ay' + by = f(x)$ , כאשר  $a, b$  הם מספרים ממשיים,  $f(x)$  היא פונקציה נתונה. נניח  $y_1, y_2$  הם פתרונות הומוגניים של המשוואה  $y'' + ay' + by = 0$ . כל פתרון הומוגני ניתן לביטוי  $y_h = C_1 y_1 + C_2 y_2$ . נניח  $y_p$  הוא פתרון פרטי של המשוואה הלא הומוגנית. אז כל פתרון של המשוואה הלא הומוגנית ניתן לביטוי  $y = y_h + y_p$ .

הצורה הכללית

$$y_n = (1-p)x^n + p y_{n-1} = (1-p)x^n + p[(1-p)x^{n-1} + p y_{n-2}] = (1-p)x^n + p(1-p)x^{n-1} + p^2(1-p)x^{n-2} + \dots$$

הפתרון הכללי הוא  $y = y_h + y_p$ . נניח  $y_1 = e^{i\omega x}$  ו- $y_2 = e^{-i\omega x}$  הם פתרונות הומוגניים. אז הפתרון הכללי הוא  $y = C_1 e^{i\omega x} + C_2 e^{-i\omega x} + y_p$ .

$$y_n = (1-p)e^{i\omega n} + p(1-p)e^{i\omega(n-1)} + p^2(1-p)e^{i\omega(n-2)} + \dots = (1-p) \sum_{k=0}^{n-1} (pe^{-i\omega})^k e^{i\omega n} = \frac{(1-p)}{(1-pe^{-i\omega})} e^{i\omega n} = H(\omega) \cdot e^{i\omega n}$$

$$|H(\omega)|^2 = \frac{1-p+p^2}{1-2p\cos\omega+p^2}$$

הצורה הכללית

$$y_n = x^n y_{n-1} = x^n + x^{n-1} + x^{n-2} + \dots = \sum_{k=0}^{n-1} x^k$$

$$y = (1+x^2+x^4+\dots)x = \sum_{m=0}^{\infty} x^{2m+1}$$

הפתרון הכללי הוא  $y = y_h + y_p$ . נניח  $y_1 = x^n$  ו- $y_2 = x^{-n}$  הם פתרונות הומוגניים. אז הפתרון הכללי הוא  $y = C_1 x^n + C_2 x^{-n} + y_p$ . נניח  $y_p = \sum_{m=0}^{\infty} x^{2m+1}$  הוא פתרון פרטי של המשוואה הלא הומוגנית.

$$\sum (pe^{-i\omega})^k = \frac{1-p}{1-pe^{-i\omega}}$$

הצורה הכללית

המשוואה היא  $y'' + ay' + by = f(x)$ . נניח  $y_1, y_2$  הם פתרונות הומוגניים של המשוואה  $y'' + ay' + by = 0$ . כל פתרון הומוגני ניתן לביטוי  $y_h = C_1 y_1 + C_2 y_2$ . נניח  $y_p$  הוא פתרון פרטי של המשוואה הלא הומוגנית. אז כל פתרון של המשוואה הלא הומוגנית ניתן לביטוי  $y = y_h + y_p$ .

הצורה הכללית

המשוואה היא  $y'' + ay' + by = f(x)$ . נניח  $y_1, y_2$  הם פתרונות הומוגניים של המשוואה  $y'' + ay' + by = 0$ . כל פתרון הומוגני ניתן לביטוי  $y_h = C_1 y_1 + C_2 y_2$ . נניח  $y_p$  הוא פתרון פרטי של המשוואה הלא הומוגנית. אז כל פתרון של המשוואה הלא הומוגנית ניתן לביטוי  $y = y_h + y_p$ .

הצורה הכללית

המשוואה היא  $y'' + ay' + by = f(x)$ . נניח  $y_1, y_2$  הם פתרונות הומוגניים של המשוואה  $y'' + ay' + by = 0$ . כל פתרון הומוגני ניתן לביטוי  $y_h = C_1 y_1 + C_2 y_2$ . נניח  $y_p$  הוא פתרון פרטי של המשוואה הלא הומוגנית. אז כל פתרון של המשוואה הלא הומוגנית ניתן לביטוי  $y = y_h + y_p$ .

$$y(x) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \hat{y}(\omega) e^{i\omega x} d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \hat{y}(\omega) e^{-i\omega x} d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \hat{y}(\omega) e^{-i(\omega x)} d\omega$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(t) y(t) dt \xrightarrow{FT} X(\omega) Y(\omega)$$

$$FT: X(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-i\omega t} dt$$

$$IFT: x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{i\omega t} d\omega$$

$$IFT(X(\omega) Y(\omega)) = \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) Y(\omega) e^{i\omega t} d\omega = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) e^{-i\omega \tau} d\omega \int_{-\infty}^{\infty} Y(\omega) e^{i\omega t} d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(\omega) \int_{-\infty}^{\infty} Y(\omega) e^{-i\omega(\tau-t)} d\omega d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) y(\tau-t) d\tau$$

הצורה הכללית



הנה נתון:  $f(x) = \frac{1}{x^2 + 1}$ . נמצא את הפיתוח לזוגיות של  $f(x)$  ונמצא את האינטגרל  $\int_0^{\infty} f(x) dx$ .

•  $f(x) = \frac{1}{x^2 + 1} = \frac{1}{(x-i)(x+i)}$  (הנה נמצאים שני קטבים במישור המרוכב)

הפיתוח לזוגיות של  $f(x)$  הוא  $f(x) = \frac{1}{2i} \left( \frac{1}{x-i} - \frac{1}{x+i} \right)$ . האינטגרל  $\int_0^{\infty} f(x) dx$  הוא  $\frac{\pi}{2}$ .

z-transform 4.10

הפיתוח לזוגיות של  $f(x)$  הוא  $f(x) = \frac{1}{2i} \left( \frac{1}{x-i} - \frac{1}{x+i} \right)$ . האינטגרל  $\int_0^{\infty} f(x) dx$  הוא  $\frac{\pi}{2}$ .

הפיתוח לזוגיות של  $f(x)$  הוא  $f(x) = \frac{1}{2i} \left( \frac{1}{x-i} - \frac{1}{x+i} \right)$ . האינטגרל  $\int_0^{\infty} f(x) dx$  הוא  $\frac{\pi}{2}$ .

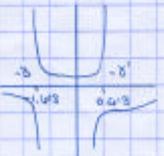
$S(x) = \sum_{n=0}^{\infty} S_n x^n$

הפיתוח לזוגיות של  $f(x)$  הוא  $f(x) = \frac{1}{2i} \left( \frac{1}{x-i} - \frac{1}{x+i} \right)$ . האינטגרל  $\int_0^{\infty} f(x) dx$  הוא  $\frac{\pi}{2}$ .

•  $S_0 = 1, S_1 = 1, S_2 = S_0 + S_1 = 2, S_3 = 1 + 2 + 1 = 4, S_4 = 1 + 2 + 3 + 1 = 7, \dots$

•  $S(x) = \sum_{n=0}^{\infty} S_n x^n = 1 + x + 2x^2 + 4x^3 + 7x^4 + \dots$

$$\begin{aligned} S(x) &= \sum_{n=0}^{\infty} S_n x^n \\ S(x) - xS(x) &= \sum_{n=0}^{\infty} S_n x^n - \sum_{n=0}^{\infty} S_n x^{n+1} \\ &= \sum_{n=0}^{\infty} S_n x^n - \sum_{n=1}^{\infty} S_{n-1} x^n \\ &= S_0 + \sum_{n=1}^{\infty} (S_n - S_{n-1}) x^n \\ &= 1 + \sum_{n=1}^{\infty} n x^n \\ &= 1 + x \sum_{n=0}^{\infty} (n+1) x^n \\ &= 1 + x \frac{d}{dx} \sum_{n=0}^{\infty} x^{n+1} \\ &= 1 + x \frac{d}{dx} \frac{x^2}{1-x} \\ &= 1 + x \frac{2x - x^2}{(1-x)^2} \\ &= \frac{1-x^2 + 2x^2 - x^3}{(1-x)^2} \\ &= \frac{1+x^2}{(1-x)^2} \end{aligned}$$



הפיתוח לזוגיות של  $f(x)$  הוא  $f(x) = \frac{1}{2i} \left( \frac{1}{x-i} - \frac{1}{x+i} \right)$ . האינטגרל  $\int_0^{\infty} f(x) dx$  הוא  $\frac{\pi}{2}$ .

$S(x) = \frac{1}{(x-i)(x+i)} = \frac{1}{a-b} \left( \frac{a}{1-ax} - \frac{b}{1-bx} \right)$ ,  $ab = -ab = 1$ ,  $\frac{1}{1-ax} = \sum_{n=0}^{\infty} (ax)^n$  (geometric progression)

$S_n = \frac{1}{i} (i^{n+1} - (-i)^{n+1})$

$S(x) = \sum_{n=0}^{\infty} S_n x^n$

הפיתוח לזוגיות של  $f(x)$  הוא  $f(x) = \frac{1}{2i} \left( \frac{1}{x-i} - \frac{1}{x+i} \right)$ . האינטגרל  $\int_0^{\infty} f(x) dx$  הוא  $\frac{\pi}{2}$ .



•  $z = x + iy = re^{i\omega}$  התחלה של המרחב המרוכב,  $z$  הוא מספר מרוכב,  $r$  הוא המודולוס,  $\omega$  הוא הזווית.  
 magnitude -  $r$ ,  $\omega$  - angle.  $z = re^{i\omega}$  התחלה של המרחב המרוכב,  $z$  הוא מספר מרוכב,  $r$  הוא המודולוס,  $\omega$  הוא הזווית.

•  $S = \sum_{n=0}^{\infty} a_n z^n$  (Series expansion) התחלה של המרחב המרוכב,  $z$  הוא מספר מרוכב,  $r$  הוא המודולוס,  $\omega$  הוא הזווית.  
 $A = \sum_{n=0}^{\infty} |a_n| |z|^n = \sum_{n=0}^{\infty} |a_n| r^n$  התחלה של המרחב המרוכב,  $z$  הוא מספר מרוכב,  $r$  הוא המודולוס,  $\omega$  הוא הזווית.



$y_n = x_n, y = z^{-1}x$   
 $zT(x_n) = \sum_{n=0}^{\infty} x_n z^{n+1} = z \sum_{n=0}^{\infty} x_n z^n = zT(x)$   
 $xT(x_n) = z^{-1}zT(x)$   
 $x_n = z^{-n}x_n$

התחלה של המרחב המרוכב

התחלה של המרחב המרוכב,  $z$  הוא מספר מרוכב,  $r$  הוא המודולוס,  $\omega$  הוא הזווית. התחלה של המרחב המרוכב,  $z$  הוא מספר מרוכב,  $r$  הוא המודולוס,  $\omega$  הוא הזווית.  
 התחלה של המרחב המרוכב,  $z$  הוא מספר מרוכב,  $r$  הוא המודולוס,  $\omega$  הוא הזווית. התחלה של המרחב המרוכב,  $z$  הוא מספר מרוכב,  $r$  הוא המודולוס,  $\omega$  הוא הזווית.

•  $Y(\omega) = H(\omega)X(\omega) \rightarrow H(\omega) = \frac{Y(\omega)}{X(\omega)}$   
 התחלה של המרחב המרוכב,  $z$  הוא מספר מרוכב,  $r$  הוא המודולוס,  $\omega$  הוא הזווית. התחלה של המרחב המרוכב,  $z$  הוא מספר מרוכב,  $r$  הוא המודולוס,  $\omega$  הוא הזווית.

$Y(z) = H(z)X(z)$   
 $Y(z) = \sum_{n=0}^{\infty} y_n z^n, y_n = \sum_{k=0}^n h_{n-k} x_k$   
 $= \sum_{k=0}^n \sum_{m=0}^{n-k} h_{n-k-m} x_m z^{n-k-m}$   
 $= \sum_{m=0}^n \sum_{k=0}^{n-m} h_{n-k-m} x_m z^{n-k-m}$   
 $= \left( \sum_{k=0}^n h_k z^{-k} \right) \left( \sum_{m=0}^n x_m z^m \right)$   
 $= H(z) X(z)$

transfer function -  $z = re^{i\omega}$  התחלה של המרחב המרוכב,  $z$  הוא מספר מרוכב,  $r$  הוא המודולוס,  $\omega$  הוא הזווית.  
 transfer function -  $z = re^{i\omega}$  התחלה של המרחב המרוכב,  $z$  הוא מספר מרוכב,  $r$  הוא המודולוס,  $\omega$  הוא הזווית.

$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)}$  (y & x in time domain)  $\Rightarrow$   $Y(z) = H(z)X(z)$  (y & x in z-domain)  
 (y & x in time domain)  $\Rightarrow$   $Y(z) = H(z)X(z)$  (y & x in z-domain)  
 (y & x in time domain)  $\Rightarrow$   $Y(z) = H(z)X(z)$  (y & x in z-domain)  
 (y & x in time domain)  $\Rightarrow$   $Y(z) = H(z)X(z)$  (y & x in z-domain)

ARMA Transfer Function 75

- $Y(z) = H(z)X(z)$  :  $X(z)$  is the input,  $Y(z)$  is the output
- $Y(z) = \sum_{k=0}^L a_k z^{-k} X(z) + \sum_{m=0}^M b_m Y(z) z^{-m}$  : ARMA transfer function

$\sum_{m=0}^M b_m Y(z) z^{-m} = \sum_{m=0}^M b_m z^{-m} Y(z)$  : FIR transfer function

$\sum_{k=0}^L a_k z^{-k} X(z) = \sum_{k=0}^L a_k z^{-k} X(z)$  : AR transfer function

$\sum_{m=0}^M b_m z^{-m} Y(z) = \sum_{m=0}^M b_m z^{-m} \sum_{n=0}^{\infty} y_n z^{-n}$

$\sum_{k=0}^L a_k z^{-k} X(z) = \sum_{k=0}^L a_k z^{-k} \sum_{n=0}^{\infty} x_n z^{-n}$

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

- $Y(z) = \frac{\sum_{k=0}^L a_k z^{-k}}{\sum_{m=0}^M b_m z^{-m}} X(z)$  :  $Z^{-1}$  is the delay operator

$H(z) = \frac{\sum_{k=0}^L a_k z^{-k}}{1 - \sum_{m=1}^M b_m z^{-m}}$  :  $H(z)$  is the transfer function

- $H(z) = \frac{\sum_{k=0}^L a_k z^{-k}}{1 - \sum_{m=1}^M b_m z^{-m}}$  :  $H(z)$  is the transfer function

- $H(z) = \sum_{k=0}^L a_k z^{-k}$  :  $H(z)$  is the transfer function

- $H(z) = z^{-L} \sum_{k=0}^L a_k z^k$  :  $H(z)$  is the transfer function

- $\sum_{n=0}^{\infty} \delta[n] = \sum_{n=0}^{\infty} \delta[n] (z^{-1})^n$  :  $H(z)$  is the transfer function

complex conjugate pairs:  $z = \sigma + j\omega$  and  $z^* = \sigma - j\omega$

$H(z) = z^{-L} \prod_{k=1}^L (z - s_k) \prod_{k=1}^L (z - s_k^*)$  :  $H(z)$  is the transfer function

FIR  $\equiv$  MA  $\equiv$  All-zero filter

AR  $\equiv$  All-pole filter

$S = R^{-1}$  :  $S$  is the stability region

ARMA :  $S = R^{-1}$  :  $S$  is the stability region

Pole-Zero Plots 76

pole-zero plots:  $z = \sigma + j\omega$  :  $\sigma$  is the real part,  $\omega$  is the imaginary part

unity circle:  $|z| = 1$  :  $z = e^{j\omega}$

stability:  $|z| < 1$  :  $z = e^{sT}$