

$$\textcircled{c} T(x(n)) = x(n) \left(\sum_{k=0}^n \delta(n-k) \right)$$

① سیستم Stable است. زیرا که $|x(n)| < M$ داریم و ثابت:

$$y(n) = x(n) \left(\sum_{k=0}^n \delta(n-k) \right) \leq M \left(\sum_{k=0}^n \delta(n-k) \right) \leq M(n+1) \rightarrow |y(n)| < M(n+1)$$

② سیستم Causal است زیرا که $y(n)$ فقط به مقادیر $x(k)$ برای $k \leq n$ (گذشته و حال) بستگی دارد.

③ سیستم Shift invariant نیست. زیرا $\hat{x}(n) \rightarrow \hat{y}(n)$ و $x(n-m) \rightarrow \hat{y}(n-m)$ داریم.

$$\hat{y}(n) = \hat{x}(n) \left(\sum_{k=0}^n \delta(n-k) \right) = \sum_{k=0}^n x(n-m) \delta(n-k) \neq y(n-m) = \sum_{k=0}^{n-m} x(n-m) \delta(n-m-k)$$

④ سیستم Linear است. زیرا $x_1 \rightarrow y_1$ و $x_2 \rightarrow y_2$ و $\hat{x}(n) = ax_1 + bx_2$ داریم.

$$\begin{aligned} \hat{y}(n) &= \hat{x}(n) \sum_{k=0}^n \delta(n-k) = \sum_{k=0}^n (ax_1(n) + bx_2(n)) \delta(n-k) = a \sum_{k=0}^n x_1(n) \delta(n-k) + b \sum_{k=0}^n x_2(n) \delta(n-k) \\ &= ay_1 + by_2 \end{aligned}$$

~~***~~

$$\textcircled{d} T(x(n)) = \sum_{k=n-1}^{\infty} x(k)$$

① سیستم Stable نیست زیرا که $|x(n)| < M$ داریم و $\sum_{k=n-1}^{\infty} |x(k)|$ $\rightarrow \infty$ (diverges).

$$|y(n)| = \left| \sum_{k=n-1}^{\infty} x(k) \right| \leq \sum_{k=n-1}^{\infty} |x(k)| \rightarrow \infty \leftarrow M \infty < |y(n)| < M \infty$$

② سیستم Causal نیست زیرا که $y(n)$ به مقادیر $x(k)$ برای $k > n$ (آینده) بستگی دارد.

③ سیستم Shift invariant است. زیرا $\hat{x}(n) \rightarrow \hat{y}(n)$ و $\hat{x}(n-m) \rightarrow \hat{y}(n-m)$ داریم.

$$\hat{y}(n) = \sum_{k=n-1}^{\infty} \hat{x}(k) = \sum_{k=n-m-1}^{\infty} x(k-m) = y(n-m) = \sum_{k=n-m-1}^{\infty} x(k)$$

④ سیستم Linear است. زیرا $x_1 \rightarrow y_1$ و $x_2 \rightarrow y_2$ و $\hat{x}(n) = ax_1 + bx_2$ داریم.

$$\hat{y}(n) = \sum_{k=n-1}^{\infty} \hat{x}(k) = \sum_{k=n-1}^{\infty} (ax_1(k) + bx_2(k)) = a \sum_{k=n-1}^{\infty} x_1(k) + b \sum_{k=n-1}^{\infty} x_2(k) = ay_1(n) + by_2(n)$$

① $\delta(n) \rightarrow [T_1] \rightarrow 2e^{\frac{jn}{4}} u(n)$

27-3

پس آنکه بلوک یک سیستم LTI است و باید بتوانیم از ورودی $x(n)$ و خروجی $y(n)$ ، خاصیت $linear$ و $shift$ invariant بودن ثابت کنیم. در اطراف دیگر ~~ما فرض~~ یک ورودی و خروجی متفاوت به سیستم را می دهیم که هر دو LTI بودن آن ها ثابت و از طرف دیگر می توان گفت که T_1 ، LTI نیست و در آن LTI باید از آنجا که پاسخ فریب را داریم، می توانیم آن را بصورت یک تابع مشخص کنیم و داریم

$$\begin{cases} y(n) = x(n) * h(n) \\ h(n) = 2e^{\frac{jn}{4}} u(n) \end{cases} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k) h(n-k) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k) \cdot 2e^{\frac{j(n-k)}{4}} u(n-k) = \sum_{k=-\infty}^n 2x(k) e^{\frac{j(n-k)}{4}}$$

(iii) ~~the system could be LTI, and if it is, the info. given uniquely specifies the system.~~

② $(\frac{1}{3})^n u(n) \rightarrow [T_2] \rightarrow \delta(n)$
 $= x(n)$

معینان می توان ثابت کرد که T_2 LTI است اما اگر فرض کنیم که LTI است، اولین صورت پاسخ منبیه $h(n)$ ، بدون سیستم با پاسخ فریب $x(n)$ است و داریم $x(n) * h(n) = \delta(n)$ و ما می توانیم از اولین تبدیل Z ، تبدیل $H(z)$ را بیابیم:

$$X(z) H(z) = Z\{x(n) * h(n) = \delta(n)\} = 1 \quad \text{و} \quad (\frac{1}{3})^n u(n) \leftrightarrow \frac{1}{1 - \frac{1}{3}z^{-1}} = \frac{z}{z - \frac{1}{3}}$$

$$\hookrightarrow H(z) = \frac{1}{X(z)} = \frac{z - \frac{1}{3}}{z} = 1 - \frac{1}{3}z^{-1} \rightarrow h(n) = Z^{-1}\{1 - \frac{1}{3}z^{-1}\} = \delta(n) - \frac{1}{3}\delta(n-1)$$

لذا آنجا که پاسخ فریب سیستم را می بینیم، می توانیم یک سیستم LTI را پیدا کنیم و اولین صورت با داشتن ورودی به سیستم می توان آن را بصورت یک تابع تعیین کرد:

$$y(n) = x(n) * h(n) = x(n) * (\delta(n) - \frac{1}{3}\delta(n-1)) = x(n) - \frac{1}{3}x(n-1)$$

(iii) ~~the system could be LTI, and if it is, the information given uniquely specifies the system.~~

③ $x(n) + \alpha y(n) \rightarrow [T_3] \rightarrow T\{x(n)\} + \alpha T\{y(n)\}$

در این $linear$ را داریم و می توانیم ثابت کنیم که T_3 ، $shift$ invariant نیز هست. و داریم

$$X(n) = x(n) + \alpha y(n) \quad \text{و} \quad Y(n) = T(x(n)) + \alpha T(y(n))$$

$$\begin{matrix} A(n) & B(n) \end{matrix}$$

در نتیجه می توانیم ثابت کرد که T_3 LTI است. از طرف دیگر چون پاسخ فریب را بصورت یک تابع مشخص کنیم، در نتیجه با داده های کم درباره T_3 داریم، می توانیم ~~از فریب را با داشتن ورودی~~ معلوم کرد.

(iv) \Rightarrow the system could be LTI, but can't be uniquely determined from the information given.

IV) $\cos(\frac{n\pi}{3}) \rightarrow [T_4] \rightarrow 3 \cos(\frac{n\pi}{3}) + \frac{1}{2} \sin(\frac{n\pi}{2} + \frac{\pi}{5})$

از فرض سیستم LTI می دانیم که بازگشت یک فرکانس $\omega = \frac{\pi}{3}$ است. اما در صورتی که باید حاصل مقدار از صحن فرکانس باشد، می تواند فرکانس دیگری $(\omega = \frac{\pi}{2})$ داشته باشد. در نتیجه سیستم نمی تواند LTI باشد.
 دلیل ساده تر اینست که $\cos(\frac{n\pi}{3})$ و $\sin(\frac{n\pi}{2})$ هر دو تابع دوقلو هستند و در نتیجه از $\cos(\frac{n\pi}{3})$ نمی توان $\sin(\frac{n\pi}{2})$ را برگرداند.
 (V) \Rightarrow the system could not possibly be LTI.

در اینجا یک معادله دیفرانسیل داریم که بهیچانست که خطی است.
 حال فرضاً که $\hat{x}(n) = x(n-k)$ و $\hat{y}(n) = y(n-k)$ داریم:

$$\forall n \begin{cases} \hat{y}(n) - \frac{1}{5} \hat{y}(n-1) = \hat{x}(n) = x(n-k) \\ y(n) - \frac{1}{5} y(n-1) = x(n) \end{cases} \Rightarrow x(n-k) = y(n-k) - \frac{1}{5} y(n-k-1) = \hat{y}(n) - \frac{1}{5} \hat{y}(n-1)$$

 که نشان می دهد برابر کننده در لایه اول و لایه دوم به اینج در نتیجه نمی توان گفت که سیستم shift invariant نیست.
 (V) \Rightarrow the system could be LTI, but can not be uniquely determined from the given information.
 (یعنی می تواند shift invariant باشد اما به یکتا نیست)

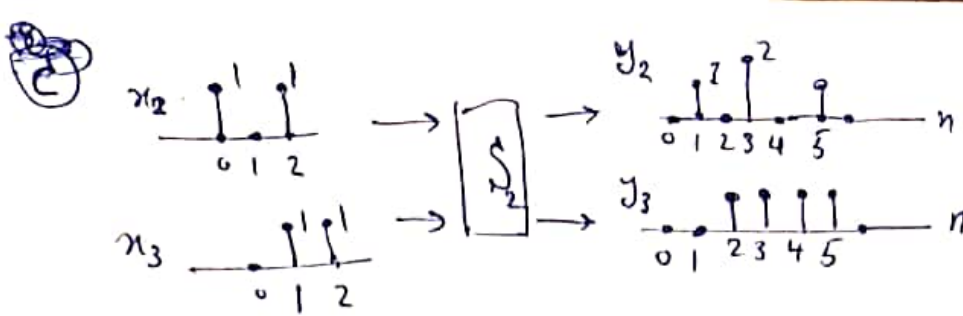
سوال 28: اگر به ورودی داده کنیم، داریم

$$y_3(n) = x_3(n-1) + x_4(n-2) \text{ و } y_4(n) = x_4(n-1) + x_4(n-2)$$

 اینها نمی توان خاصیت shift invariant بودن سیستم را بهیچانست LTI است، اما بهیچانست. حال اگر فرض کنیم که سیستم linear است، ثابت می شود که shift invariant نیست. شایسته اینست که اگر خاصیت linearity را نداشته باشیم، نمی توان نظری درباره سیستم داد که shift invariant است یا خیر.

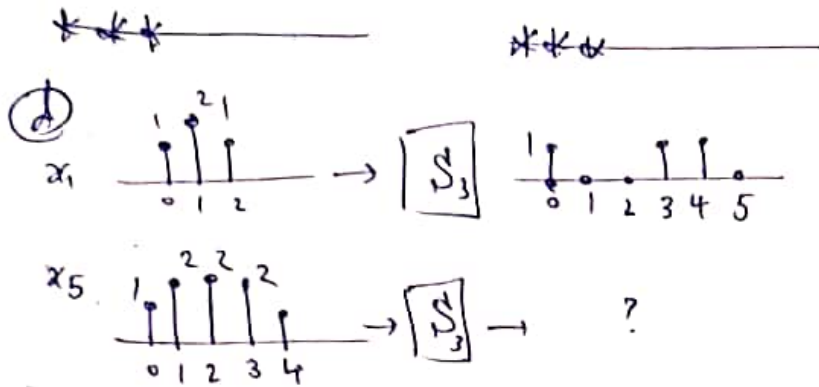
اینجا فرض کنیم که سیستم خطی است.
 (b)
$$\begin{aligned} \hat{x}_1(n) &= x_1(n) + x_2(n) \rightarrow \hat{y}(n) = y_1(n) + y_2(n) \\ &= 2\delta(n) + 2\delta(n-1) + \delta(n-2) = \delta(n) + \delta(n-1) + 4\delta(n-2) + \delta(n-4) + \delta(n-5) \\ \text{let } \hat{x}_1(n) &= 2x_3(n) + 2x_4(n) \rightarrow \hat{h}(n) = 2y_3(n) + 2y_4(n) \\ &= 2\delta(n) + 2\delta(n-1) + 2\delta(n-2) + 2\delta(n-3) + 2\delta(n-4) + 2\delta(n-5) \end{aligned}$$

در صورتی که چون داریم $\hat{x}_1(n) = 2x(n)$ ، در نتیجه باید می داشتیم: $h(n) = 2x(n)$ که در حقیقت این را بهیچانست می دانیم چون $2(n) \neq 4(n)$ در نتیجه باران صفتی نمی گیریم که می تواند باشد.



the impulse response
of such system S_2

$$\left. \begin{aligned} y_2 &= x_2(n-1) + x_2(n-3) = x_2(n) * (\delta(n-1) + \delta(n-3)) \\ y_3 &= x_3(n-1) + x_3(n-3) = x_3(n) * (\delta(n-1) + \delta(n-3)) \end{aligned} \right\} h(n) = \delta(n-1) + \delta(n-3)$$



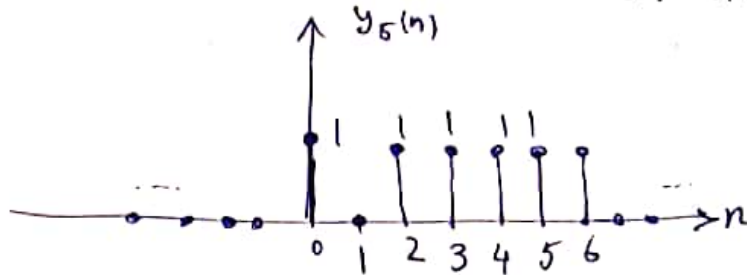
الانظمة LTI

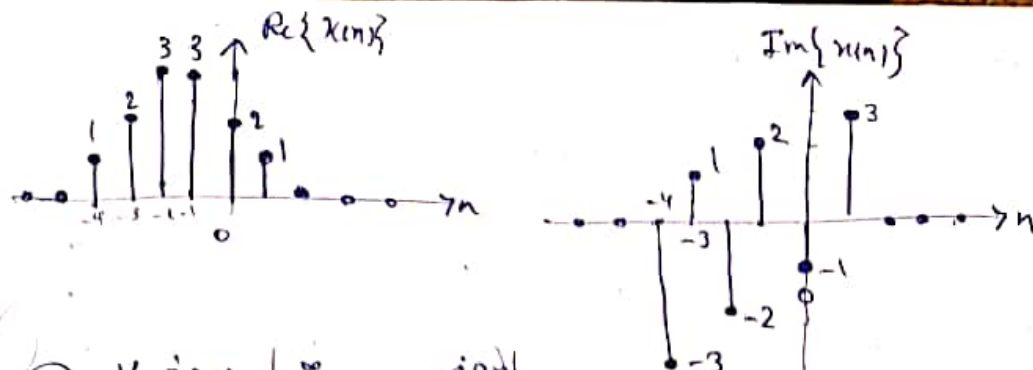
$$x_5(n) = x_1(n) + x_1(n-2)$$

linearity

$$y_5(n) = y_1(n) + y_1(n-2)$$

$$\Rightarrow y_5(n) = \delta(n) + \delta(n-2) + \delta(n-4) + \delta(n-4) + \delta(n-5) + \delta(n-6)$$





a) $X(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=0} = \left(\sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) e^{-j\omega n} \right) \Big|_{\omega=0} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) = 12 + 0j = 12$

b) $X(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\pi} = \left(\sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) e^{-j\omega n} \right) \Big|_{\omega=\pi} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} (x(n) \cdot (-1)^n) =$
 $(1 - 2 + 3 - 3 + 2 - 1) + j(-3 - 1 - 2 - 2 - 1 - 3) = 0 + 12j = -j12$

c) $\int_{\langle 2\pi \rangle} X(e^{j\omega}) d\omega = 2\pi \left(\frac{1}{2\pi} \int_{\langle 2\pi \rangle} X(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega \right) \Big|_{n=0} = 2\pi x(n) \Big|_{n=0} = 2\pi (2 - j)$

d) $X(e^{-j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) e^{+j\omega n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(-n) e^{-j\omega n} \Rightarrow \boxed{x(-n) \leftarrow X(e^{-j\omega})}$

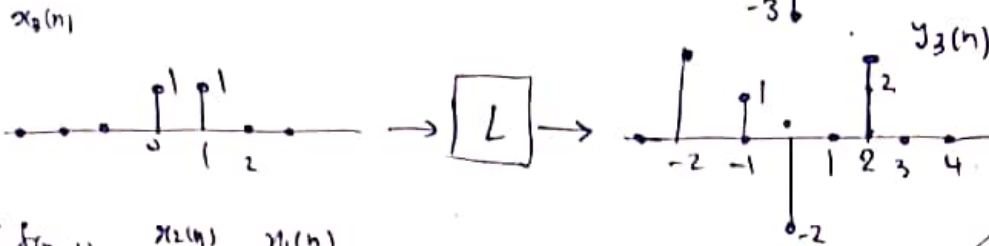
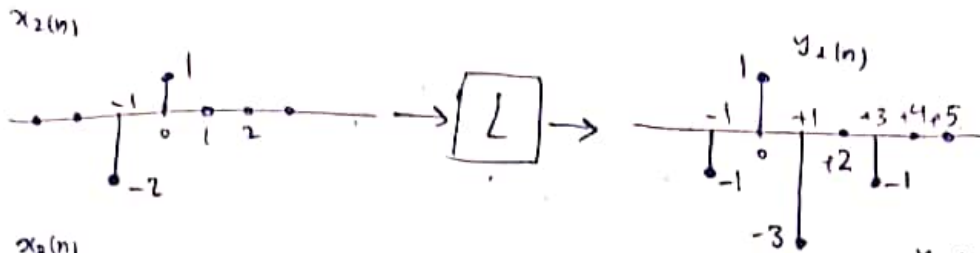
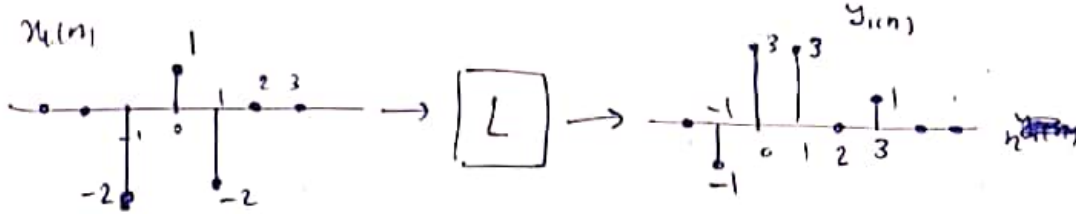
The desired signal is the time-reversal signal of $x(n) \Rightarrow \boxed{x(-n) = \hat{x}(n)}$

e) $j \text{Im}\{X(e^{j\omega})\} = j \text{Im}\left\{ \sum_n x(n) e^{-j\omega n} \right\} = j \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) \sin(\omega n)$
 $= \sum_{n=-\infty}^{\infty} \hat{x}(n) e^{-j\omega n} \Rightarrow \left(\sum_{n=-\infty}^{\infty} -j \hat{x}(n) \sin(\omega n) \right) + \left(\sum_{n=-\infty}^{\infty} \hat{x}(n) \cos(\omega n) \right) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} -j \hat{x}(n) \sin(\omega n)$

if $\hat{x}(n) = \hat{x}_{\text{odd}}(n) = \frac{x(n) - x(-n)}{2} \Rightarrow \sum_{n=-\infty}^{\infty} \left(\frac{x(n) - x(-n)}{2} \right) \sin(\omega n) = 0$

$\Rightarrow -j \sum_{n=-\infty}^{\infty} \left(\frac{x(n) - x(-n)}{2} \right) \sin(\omega n) = -j \sum_{n=1}^{\infty} \left[\left(\frac{x(n) - x(-n)}{2} \right) \sin(\omega n) + \left(\frac{x(-n) - x(n)}{2} \right) \sin(\omega n) \right]$
 $= -j \sum_{n=1}^{\infty} \left(\frac{x(n) - x(-n)}{2} \right) \sin(\omega n) = -j \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) \sin(\omega n) = -j \sum_{n=-\infty}^{\infty} \hat{x}(n) \sin(\omega n)$

$\Rightarrow \boxed{\hat{x}(n) = x_{\text{odd}}(n) = \frac{x(n) - x(-n)}{2}}$



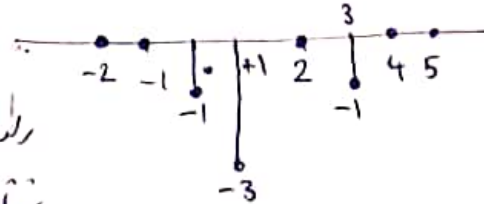
$$\begin{cases} \delta(n-1) = \frac{x_2(n)}{2} - \frac{x_1(n)}{2} \\ \delta(n) = \frac{x_1(n)}{2} - \frac{x_2(n)}{2} + x_3(n) \end{cases}$$

سوی کنیم به گونه ای $\delta(n)$ را از ترکیب فیلتر کردن L بسازیم $\delta(n-1)$ (9)

$$\begin{cases} L(\delta(n)) = h(n) = \frac{y_1(n)}{2} - \frac{y_2(n)}{2} + y_3(n) \\ L(\delta(n-1)) = \frac{y_2(n)}{2} - \frac{y_1(n)}{2} \end{cases}$$

$h(n) \neq h(n-1)$

اما مشاهده می شود که نسبت دوره $\delta(n)$ یک واحد به است
راست، و همین به L یک واحد به است و نسبت گذراند که
شان مشاهده کنیم L invariant نیست

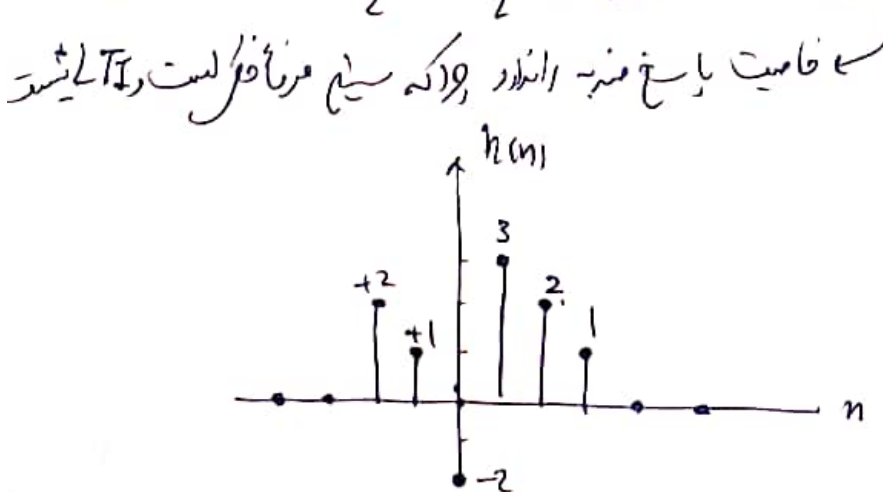


*** (5) سیستم ما صرفاً فیلتر است و باید به گونه ای $\delta(n)$ را به کمک دو فیلتر فیلتر کردن L آن را بسازیم:

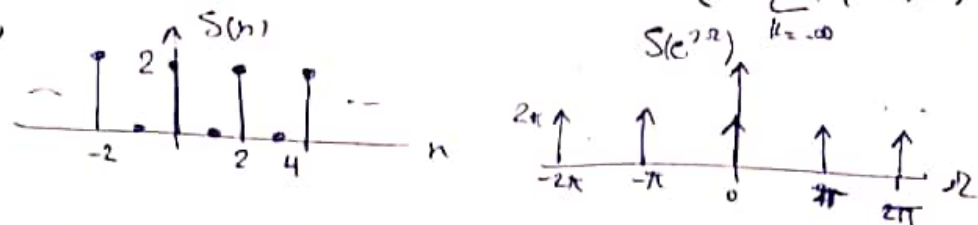
$$\delta(n) = \frac{x_1(n)}{2} - \frac{x_2(n)}{2} + x_3(n) \rightarrow y(n) = h(n) = 2\delta(n+2) + \delta(n+1) + 3\delta(n-1)$$

$$= -2\delta(n) + 2\delta(n-2) + \delta(n-3)$$

$$= \frac{y_1(n)}{2} - \frac{y_2(n)}{2} + y_3(n)$$



(a) $S(n) = 1 + \cos(n\pi) \rightarrow S(e^{j\Omega}) = 2\pi \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\Omega - k\pi)$

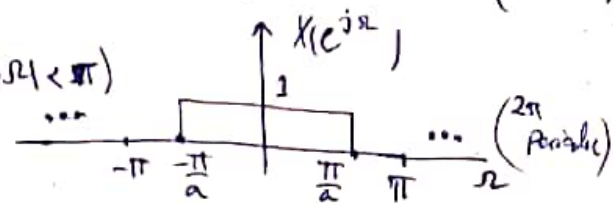


(b) $y(n) = x(n) \cdot 1(n \geq 0) = x(n) \times \frac{1}{2} S(n) \Rightarrow Y(e^{j\Omega}) = \left(\frac{1}{2\pi} X(e^{j\Omega}) * S(e^{j\Omega}) \right) \frac{1}{2}$

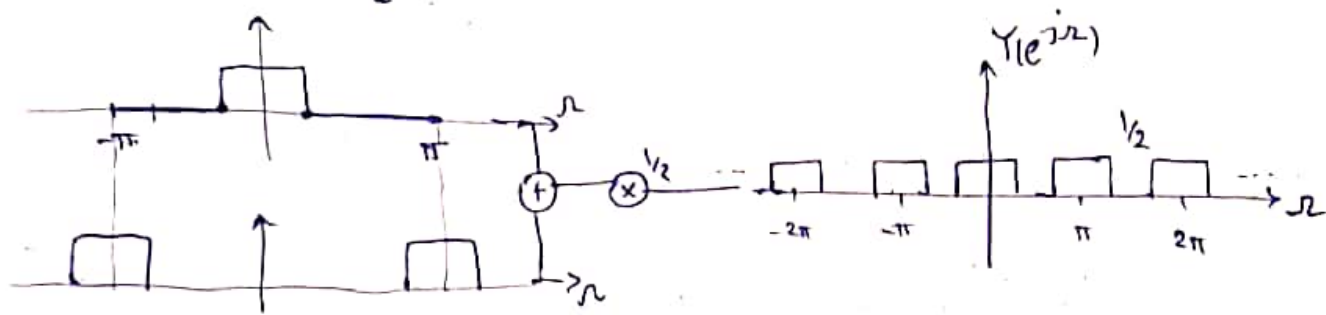
$Y(e^{j\Omega}) = \left(\frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega}) S(e^{j(\Omega-\omega)}) d\omega \right) \frac{1}{2} = \frac{1}{2} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega}) \left(\sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\Omega - \omega - k\pi) \right) d\omega = \frac{X(e^{j(\Omega-\pi)}) + X(e^{j\Omega})}{2}$

(c) $w(n) = y(n) + \frac{y(n+1) + y(n-1)}{2} \rightarrow W(e^{j\Omega}) = Y(e^{j\Omega}) \left(1 + \frac{e^{j\Omega} + e^{-j\Omega}}{2} \right) = Y(e^{j\Omega}) (1 + \cos(\Omega))$

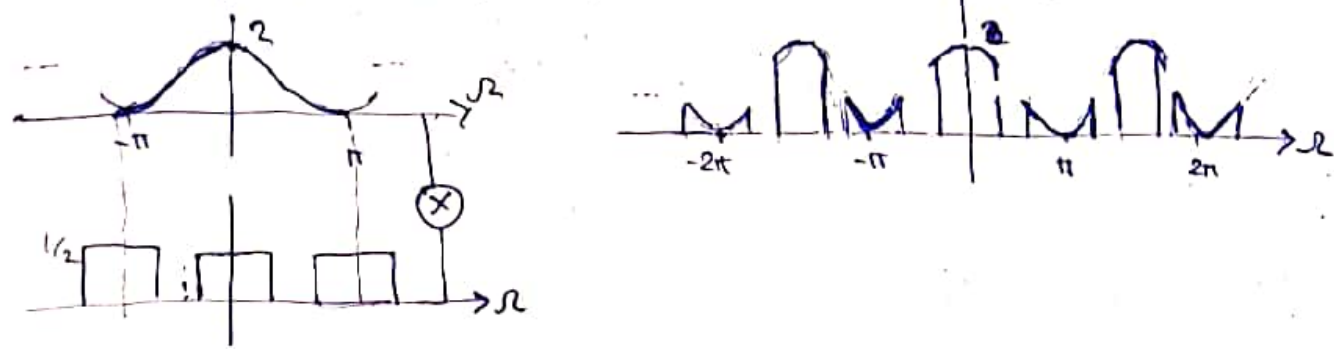
(d) $x(n) = \frac{\sin(\frac{\pi n}{a})}{\frac{\pi n}{a}} \rightarrow X(e^{j\Omega}) = \text{rect}\left(\frac{\Omega a}{\pi}\right) \quad (|\Omega| < \pi)$



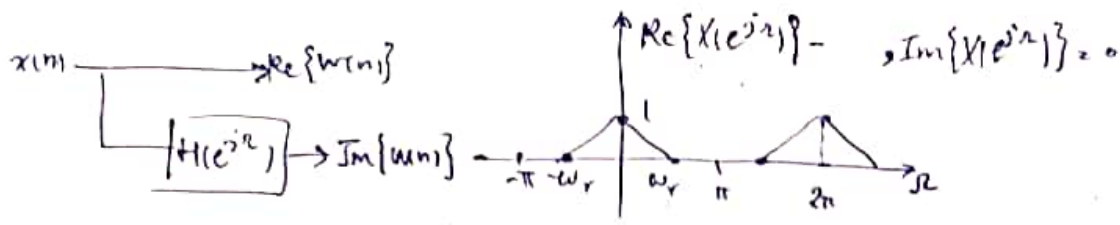
$Y(e^{j\Omega}) = \frac{X(e^{j\Omega}) + X(e^{j(\Omega-\pi)})}{2}$



$W(e^{j\Omega}) = Y(e^{j\Omega}) (1 + \cos(\Omega))$

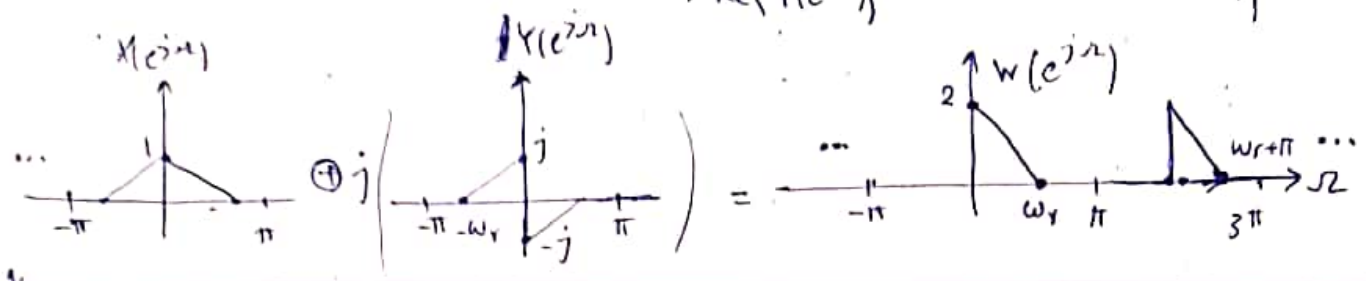


$$\begin{cases} X(e^{j\Omega}) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \text{rect}\left(\frac{\Omega - 2k\pi}{\pi} a\right) \\ Y(e^{j\Omega}) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \frac{1}{2} \text{rect}\left(\frac{\Omega - k\pi}{\pi} a\right) \\ W(e^{j\Omega}) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \left(\frac{1 + \cos(\Omega)}{2} \right) \text{rect}\left(\frac{\Omega - k\pi}{\pi} a\right) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \cos^2\left(\frac{\Omega}{2}\right) \text{rect}\left(\frac{\Omega - 2k\pi}{\pi} a\right) \end{cases}$$



$w(e^{j\omega}) = X(e^{j\omega}) + jY(e^{j\omega})$, $Y(e^{j\omega}) = X(e^{j\omega})H(e^{j\omega}) \Rightarrow$

 $\hookrightarrow \text{Re}\{Y(e^{j\omega})\}$



(a) $X^*(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) e^{+j\omega n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x^*(-n) e^{+j\omega n} \Rightarrow x^*(-n) \leftrightarrow X^*(e^{j\omega})$

By convolution property: $x(n) * y^*(-n) \leftrightarrow X(e^{j\omega}) Y^*(e^{j\omega})$

(b) $\frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega}) Y^*(e^{j\omega}) e^{-j\omega n} d\omega = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k) y^*(k-n)$ letting $n=0$

$\rightarrow \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X(e^{j\omega}) Y^*(e^{j\omega}) d\omega = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(k) y^*(k)$

(c) $S = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \frac{\sin(\frac{n\pi}{4})}{2\pi n} \times \frac{\sin(\frac{n\pi}{6})}{5\pi n} = \frac{1}{2\pi} \left(\frac{1}{10} \right) \int_{-\pi}^{\pi} \text{rect}\left(\frac{4\omega}{\pi}\right) \text{rect}\left(\frac{6\omega}{\pi}\right) d\omega$

$X(e^{j\omega}) = \frac{1}{2} \text{rect}\left(\frac{\omega}{\pi}\right)$

$Y(e^{j\omega}) = \frac{1}{5} \text{rect}\left(\frac{\omega}{\pi}\right)$

$\therefore \frac{1}{20\pi} \int_{-\pi}^{\pi} \text{rect}\left(\frac{\omega}{\pi/6}\right) d\omega = \frac{1}{20\pi} \times \frac{\pi}{3} = \frac{1}{60}$