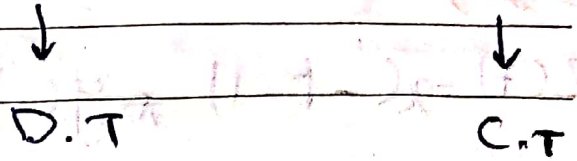


دیسپلین کے حالات میں یہ دو قسمیں ہوتی ہیں

① زبان پیوستہ (۲) زبان نسیستہ



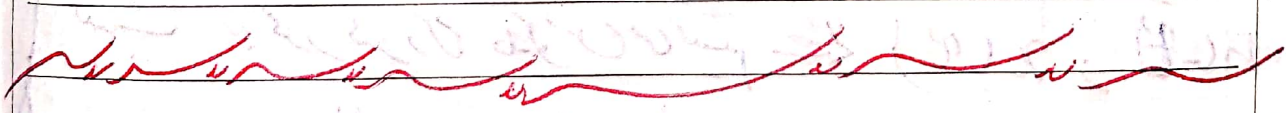
زبان نسیستہ	زبان پیوستہ
Discrete time	C.T = Continue time

فقط نکتہ صریح زمانہ پر مبنی	مکانی صریح \Rightarrow وقت درہم زبان کا رادار
$x[n]$	$x(t)$
$n \in \mathbb{Z}$	$t \in \mathbb{R}$

* جمع و ضرب دیسپلین ما

حاصل جمع و ضرب دیسپلین ما کے لیے ان کے لیے خاص خصوصیات ہوتی ہیں۔

ضرب دیسپلین ما کے لیے خاص خصوصیات ہوتی ہیں۔



دیسپلین کا نوٹس

$$z(t) = x(t) * y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \cdot y(t-\tau)$$

سوال چهارم: زوکل آسدرال و زوکل دوسیلال $(-t-1)$ و (t^2+2)

(جواب) $y(-t-1)$ و $x(t^2+2)$

$$Z(t) = x(-t-1) * y(t^2+2) =$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} x(-t-1) y(t^2+2) dt$$

خاصه و زوکل

۱۸) زوکل زوکل ← چایلداری $x(t)$ و $y(t)$ در آسدرال معکوس

کاربرد: زمانی که کا زوکل در این روش خاصه شود که زوکل خاص داده دارد

۲) دوسیلال: است رابطه است بین در شرایط خاص است رابطه در + مثل جمله در

۱) آسدرال آسدرال + به معنی داریم $x(t)$ و $h(t)$

۲) یکی از دوسیلال x یا h ثابت نگه داریم در آسدرال

نسبت به کور کور که معکوس می کنیم ← $x(t)$ و $h(-t)$

$$x(t), h(-t)$$

۳) سیلال معکوس شده رابطه اندازه t است راست

به ازای $t > 0$ و نسبت به $t = 0$ نسبت داده سیلال

$$x(t) \text{ و } h(t-2)$$

4) +, از $-\infty$ تا $+\infty$ تغییر داده و با استفاده از $\frac{d}{dt}$

حاصل می شود $h(t) = \frac{1}{2} e^{-t} (1 + t)$ t تغییر است را داریم.

کاربرد این روش: در حالتی که در زمان $t=0$ مقدار y را مشخص می کنند.

5) روش نوین و ساده ای برای یافتن جواب در این روش است.

6) روش نوین و ساده ای $x(t) = e^{-t} u(t)$ و $y(t) = u(t+1)$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} e^{-t} u(t) \cdot u(t+1) dt$$

حکایت اولی با این بار است و در این روش:

$$u(t) = \begin{cases} 1 & t > 0 \\ 0 & t < 0 \end{cases} \quad u(t+1) = \begin{cases} 1 & t > -1 \\ 0 & t < -1 \end{cases}$$

$$t - (-1) > 0 \Rightarrow t + 1 > 0 \Rightarrow t > -1$$

$$\Rightarrow \int_0^{+\infty} e^{-t} dt = -e^{-t} \Big|_0^{+\infty} = 1$$

$$(-e^{-t} + 1) \Big|_0^{+\infty} = 1$$

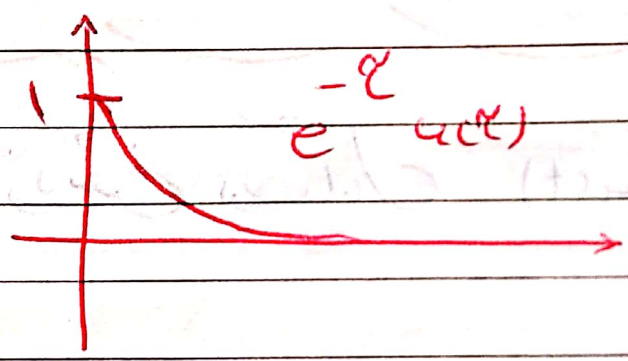
Niko

2 b $t > 0$ را در زمان استقراری نوشت

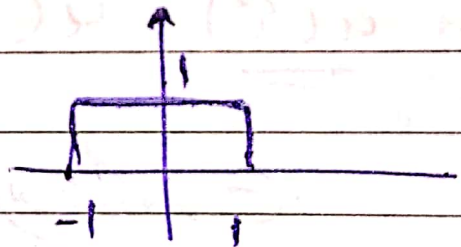
برای $t > 0$ نقطه استقراری $\Rightarrow [-e^{-(t+1)} + 1] u(t+1)$

برای $t > 0$ باید شکل $t+1$ را نشان بدهیم
چون $t < 0$ و $t < -1$

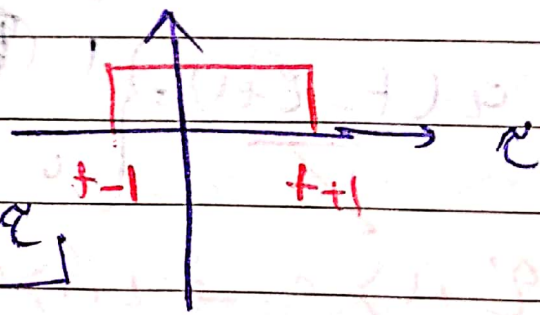
کنولوشن در شکل $x(t) = e^{-t} u(t)$ و $y(t) = \pi(\frac{t}{2})$ در دسترس



$y(t) = \pi(\frac{t}{2})$



~~$y(t-\alpha)$~~
 ~~$y(t-\alpha) = \pi(\frac{t-\alpha}{2})$~~



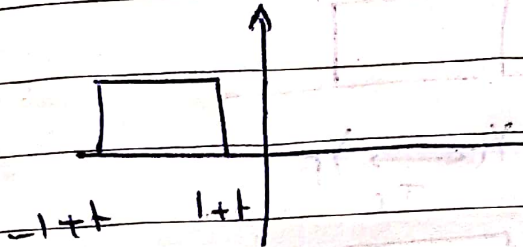
$t-\alpha = 1 \Rightarrow t-1 = \alpha$

~~Handwritten scribbles in red ink.~~

$t-\alpha = -1 \Rightarrow t+1 = \alpha$

if: $t < -1 \Rightarrow \int_{-\infty}^t x(\alpha) y(t-\alpha) d\alpha$

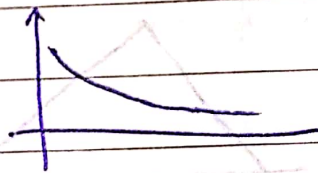
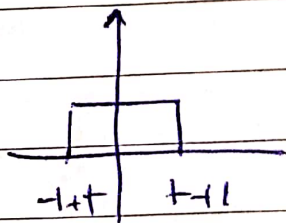
$$-1+t \leq \alpha < t \quad / \quad 1+t \leq \alpha < t$$



$$Z(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(\alpha) y(t-\alpha) d\alpha \quad s \text{ plane}$$

if: $-1 < t < 1 \Rightarrow \int_{-1+t}^{t+1} x(\alpha) y(t-\alpha) d\alpha$

$$-1+t \leq \alpha < t+1 \quad / \quad 1+t \leq \alpha < t+1$$

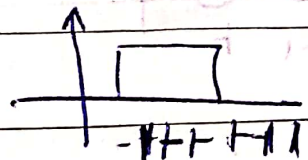


$$Z(t) = \int_{-1+t}^{t+1} x(\alpha) y(t-\alpha) d\alpha = \int_0^{t+1} e^{-\alpha} d\alpha$$

$$e^{-\alpha} \Big|_0^{t+1} = -(e^{-(t+1)} - 1)$$

if: $t < 1 \Rightarrow \int_{-1+t}^{\infty} x(\alpha) y(t-\alpha) d\alpha$

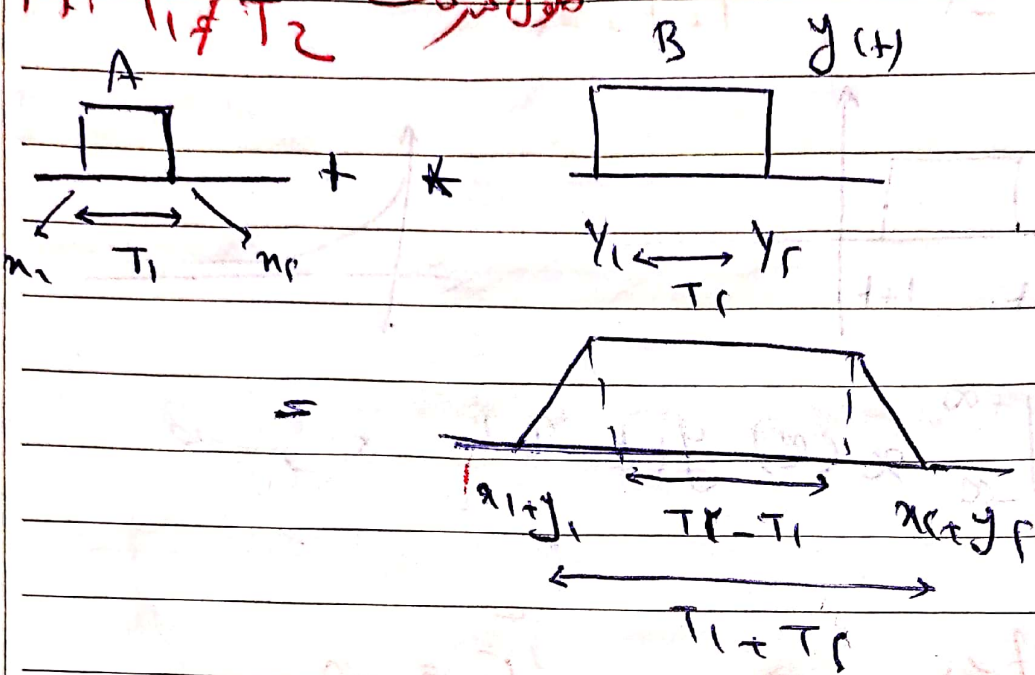
$$-1+t \leq \alpha < \infty \quad / \quad 1+t \leq \alpha < \infty$$



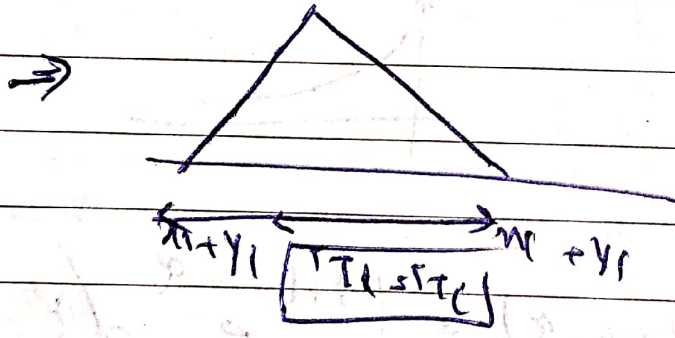
$$\Rightarrow Z(s) = -e^{-(1+t)} + e^{-(-1+t)}$$

Niko

نکته: اگر دو سیگنال $x(t)$ و $y(t)$ توسط سیگنال های T_1 و T_2 طول کسریافته

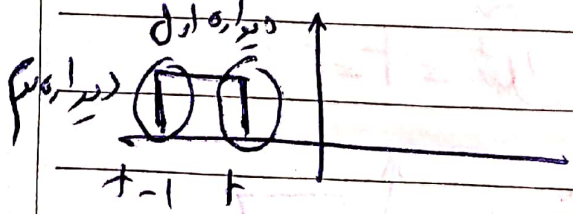


طول کسریافته $T_1 = T_2$ است



نوشتن مابقی های کانولوشن به روش خودی

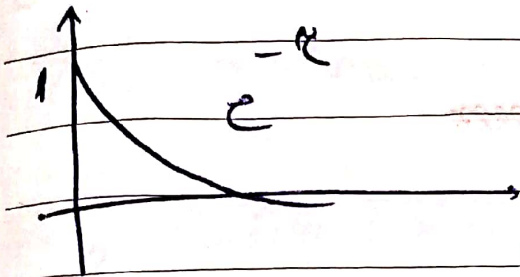
در ابتدا این از دست خودار $t - 1$ به دست آوردن کانولوشن بود



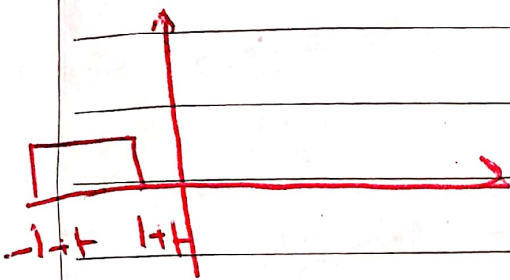
اصلی را پیدا کن! مثلا

حال اول دياره کامل رابطه بين $x(t)$ و t در صورت وجود دياره

تکامل در صورت وجود



مثال:



شروع در $t = -1$ → دياره اول → $t = 1$ → $t = -1$ (circled)

دياره اول ← $t < -1$

عبارت ساده تري $t = 0$ در صورت وجود $x(t)$ تابع ساده و در زمان $t = 0$

ما با همفكارش در زمان اول همكار است

در صورت شروع دياره اول

$t = 1$ (circled) → $t = 0$

شروع

$t < -1$

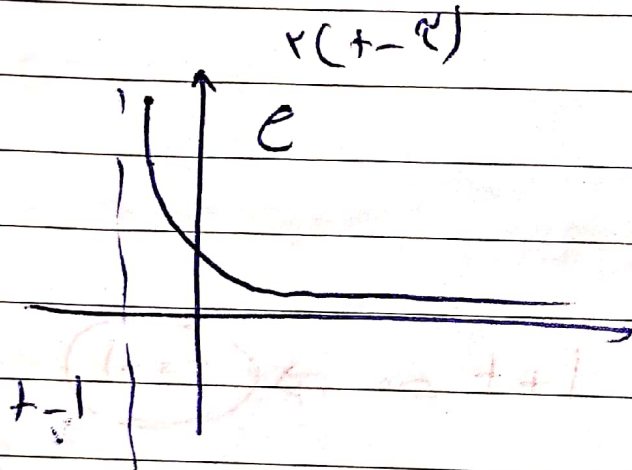
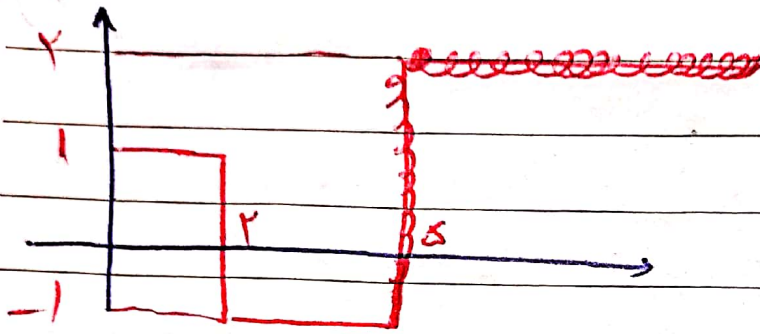
$t > 1$ (circled)

Niko

پہلے کا سولوشن

$$x(t) = u(t) - 2u(t-2) + u(t-4)$$

$$h(t) = e^{-t} u(1-t)$$



$$t < 1 \Rightarrow \int_0^t u(t-\tau) e^{-\tau} d\tau + \int_{t-2}^t -2e^{-\tau} d\tau + \int_{t-4}^t e^{-\tau} d\tau$$

$$1 < t < 2 \Rightarrow \int_{t-1}^t u(t-\tau) e^{-\tau} d\tau + \int_{t-2}^t -2e^{-\tau} d\tau + \int_{t-4}^t e^{-\tau} d\tau$$

$$2 < t < 4 \Rightarrow -\int_{t-2}^t e^{-\tau} d\tau + \int_{t-4}^t e^{-\tau} d\tau$$

$$4 < t \Rightarrow \int_{t-4}^t e^{-\tau} d\tau$$

خواص و نام:

(1) $x(t) * Ay(t) = Ax(t) * y(t) = A[x(t) * y(t)]$

(2) $x(t) * [y(t) + z(t)] = [x(t) * y(t)] + [x(t) * z(t)]$

(3) $x(t) \delta(t-t_0) = x(t_0) \delta(t-t_0)$

چون تک در مقدار دارد
 $\delta(t) = 1$
 در آن بهمان مقدار است آن به آن
 به صورت ضرب

مثال مهم:

$x(3t) * \delta(t-2) = x(3(t-2)) = x(3t-6)$

(4) if $x(t) * y(t) = z(t) \Rightarrow x(at+t_1) * y(at+t_2) = \frac{1}{|a|} z(at+t_1+t_2)$

برای مثال تست کنید و جواب صحیح است $a=2$ و $a=3$
 اینها هم برای درجه اول

if $x(t) * y(t) = z(t)$

$x(t+1) * y(t-3) = ?$

$z(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau) y(t-\tau) d\tau$ (B) So = Niko

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(\nu e+1) y(\nu(t-\tau)) = \nu d\nu$$

if: $\nu e+1 = \alpha \Rightarrow \nu d\nu = d\alpha \Rightarrow \frac{\alpha-1}{\nu} = \nu$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} x(\alpha) y(\nu(t-\tau) = \alpha) d\alpha \quad \textcircled{A}$$

بنا بر B و D

$$\int_{-\infty}^{+\infty} \frac{z(\nu t - \tau)}{\nu} d\nu$$

عبارت فوق در حقیقت مشابه است

$$z(t) = x(t) * y(t) = x(t) * \hat{y}(t) * \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(t - kT)$$

غیر مشابه
مشابه

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

if: $y(t) = x(t) * h(t)$ نتیجه

$$y'(t) = \frac{dx(t)}{dt} * h(t)$$

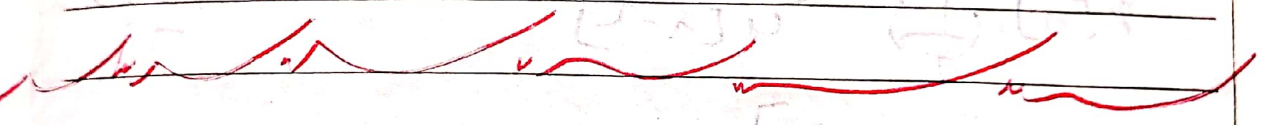
کانولوشن در سیگنال متناوب = اندرال کانولوشن متناوب

بدل جایی کانولوشن متناوب در سیگنال متناوب $x(t)$ و $y(t)$

کفر است کانولوشن ظهور $x(t)$ و $y(t)$ احاطت بشود $x(t)$ یک دوره از $x(t)$ است در وقت زمان هایدلبره است

کفر است x و y هر دو متناوب است

$$z(t) = x(t) * y(t) = \int_T x(\tau) y(t-\tau) d\tau$$



کانولوشن معرک سیستم

$$z[n] = x[n] * y[n]$$

$$\sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[k] y[n-k]$$

روش اول اشکال محدود

① یک رسم مثل نموداری که یک یا دو حالت (زمان خاص) در نظر است بیان شود

② رسم شکل تکرار حالت که شود چیزی جایگزین است (محدود باشد)

اشکال محدود یا اگر از اشکال محدود باشد

* اندرال از سیگنال محدود باشد کفر در روش تکرار سیگنال

محدود حاصل مع سیگنال هایدلبره است

Subject: _____

سوال: اگر $y[n] = x[n] * h[n]$ و $x[n] = \delta[n]$ و $h[n] = \delta[n]$ باشد
 و $y[n] = x[n+2] * h[n]$ باشد

پس $y[n+b+c] = x[n+b] * h[n+c]$
 و $y[n+2+0] = x[n] * h[n+2]$

و $x[n] = \delta[n]$ و $h[n] = \delta[n]$ باشد
 $x[n] = (\frac{1}{2})^{n-2} u[n-2]$

$h[n] = u[n+2]$
 پس $y[n] = x[n] * h[n]$

و $x_1[n] = (\frac{1}{2})^n u[n]$
 $x_1[n-2] = x_1[n]$

و $h_1[n] = u[n]$ و $h_1[n+2] = h_1[n]$

$$x_1 * h_1 = \sum_{k=-\infty}^{\infty} (\frac{1}{2})^k u[k] u[n-k]$$

$$y_1[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} (\frac{1}{2})^k \Rightarrow y_1[n] = x_1[n-2] h_1[n+2] = y[n]$$

Niko

در سوال قبل نیز با استفاده از روش اولیة بالا فرضیه را

رابطه های سیستم های LTI زمان گسسته

البرای سیستم به ورودی ضربه را $h[n]$ فرضیه خواهم داشت:

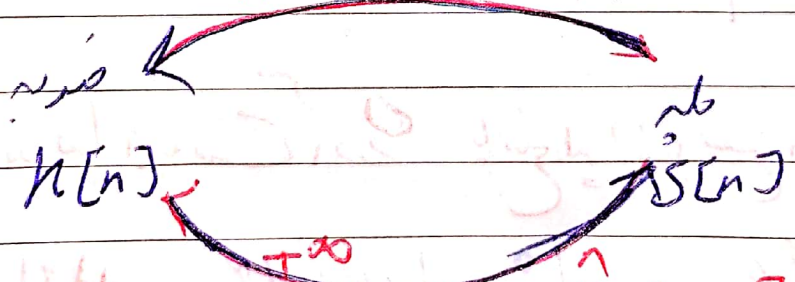
$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[k]h[n-k] = x[n] * h[n] = h[n] * x[n]$$

حیدرآباد هم (۱) سیستم LTI با پاسخ ضربه ثابت است

(۲) سیستم به رابطه بالا در آن حدی که LTI است!

بسیار برای بررسی آدرین پاسخ ضربه سیستم از تکامل پاسخ ضربه

$$h[n] = S[n] - S[n-1]$$



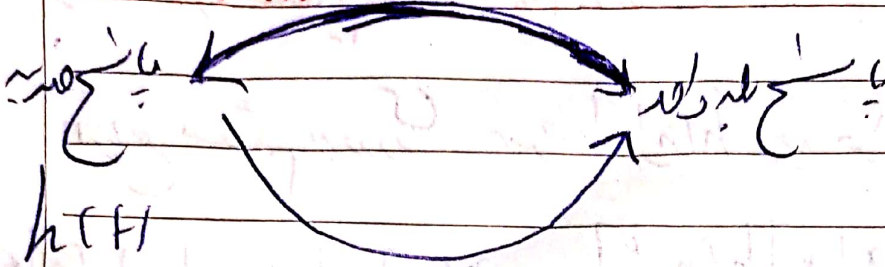
$$S[n] = \sum_{k=-\infty}^n h[k]$$

* $S[n]$ پاسخ سیستم به ورودی $a[n]$ را می دهد

* $h[n]$ پاسخ به ورودی $\delta[n]$ را می دهد

$$y(t) = x(t) * h(t) = h(t) * x(t)$$

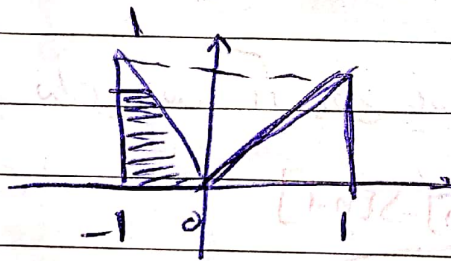
$$h(t) = S(t)$$



$$S(t) = \int_{-\infty}^t h(\tau) d\tau$$

سوال مهم:

1) پاسخ فرکانس سیستم LTI در زیر داده شده است
 پاسخ فرکانس سیستم در لحظه $t=0$ بدست آورید.



برای بدست آوردن پاسخ فرکانس برای پاسخ فرکانس

$$\int_{-\infty}^t h(\tau) d\tau = \int_{-1}^0 h(\tau) d\tau = \frac{H(\omega)}{j\omega}$$

2) اگر پاسخ فرکانس یک سیستم LTI در زیر داده شده است
 پاسخ فرکانس سیستم را بدست آورید.

پاسخ پله یک سیستم LTI به صورت $s[n] = 2^{-n-1} u[n+1]$ می باشد. پاسخ ضربه آن در $n=2$ یعنی $h[2]$ برابر است با:

$$-\frac{1}{16} \quad (4)$$

$$\frac{1}{16} \quad (3)$$

$$-\frac{1}{8} \quad (2)$$

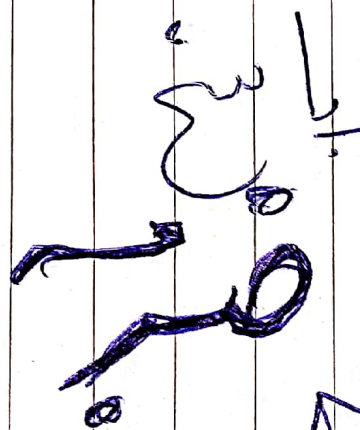
$$\frac{1}{8} \quad (1)$$

حل:

$$h[n] = s[n] - s[n-1] \xrightarrow{n=2} h[2] = s[2] - s[1] = 2^{-2-1} u[2+1] - 2^{-1-1} u[1+1] = \frac{1}{8} - \frac{1}{4} = -\frac{1}{8}$$

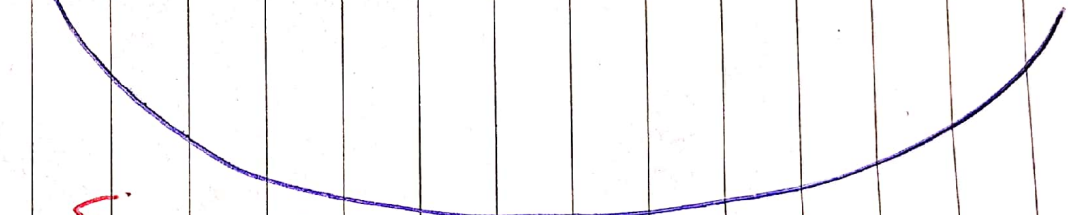
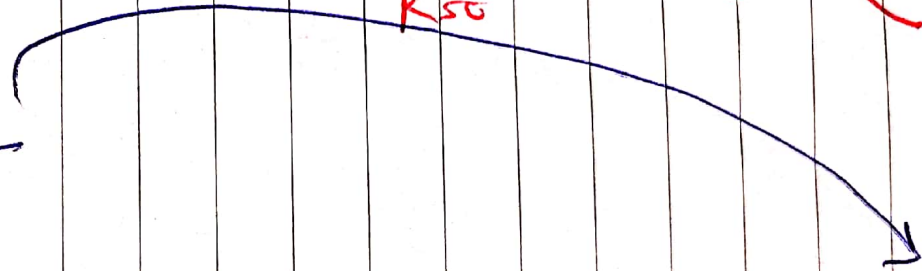
گزینه ۲ صحیح است.

$$S[n] = \sum_{k=0}^{+\infty} h[n-k] \quad \& \quad S(t) = \int_0^{+\infty} h(t) dt$$

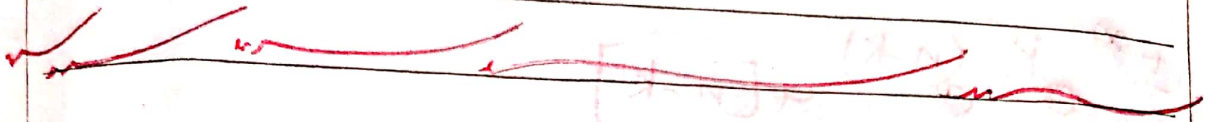


$$S[n] - S[n-1] = h[n]$$

$$S'(t) = h(t)$$



$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} \left(\frac{1}{r}\right)^k y(k) = \sum_{k=0}^n \left(\frac{1}{r}\right)^k = \left(\frac{1}{r}\right)^0 + \left(\frac{1}{r}\right)^1 + \dots + \left(\frac{1}{r}\right)^n$$



سوال 3

کوتاه ترین زیرمجموعه ای که

$$\textcircled{1} \left\{ \begin{array}{l} x[n] = a^n u[n] \\ h[n] = B^n u[n] \end{array} \right. \rightarrow a \neq B$$

$$\sum_{k=-\infty}^{+\infty} a^k u[k] B^{n-k} u[n-k] =$$

$$\sum_{k=0}^{+\infty} a^k B^{n-k} u[n-k]$$

$$u[n-k] = \begin{cases} 1 & n \geq k \\ 0 & \text{if } n < 0 \Rightarrow n < k \end{cases}$$

$$B^n \sum_{k=0}^n \frac{a^k}{B^k} = a^n \left(1 + \dots + \frac{a^n}{B^n} \right)$$

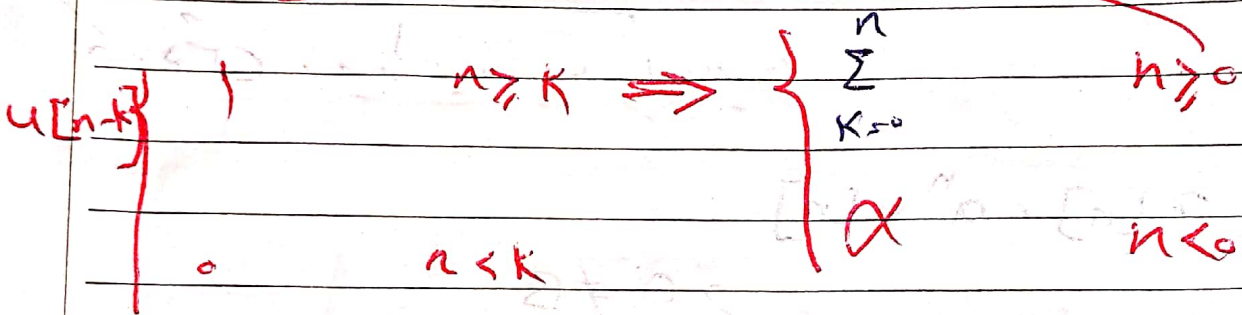
(Y) $x[n] = h[n] * a^n u[n]$

$$\sum_{k=-\infty}^{+\infty} a^k u[k] * a^{(n-k)} u[n-k]$$

$k=-\infty$

$$\sum_{k=0}^{+\infty} a^k a^{(n-k)} u[n-k]$$

$k=0 \leftarrow$



$$\sum_{k=0}^n a^k a^{(n-k)}$$

----- = $(n+1) a^n$

شماره ۱: $n \geq 0$ و این در مجموع است و $n \geq 0$ است. $k \geq 0$ است و $n \geq k$ است و $n \geq 0$ است.

شماره ۲: $n \geq 0$ است و $n \geq k$ است و $n \geq 0$ است. $k \geq 0$ است و $n \geq k$ است و $n \geq 0$ است.

(Z) $x[n] = r^n u[-n-1], h[n] = (\frac{1}{2})^n u[n+1]$

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} r^k u[-k-1] \times \frac{1}{z} u[n-k+c]$$

$$-k-1 \geq 0 \Rightarrow -1 \geq k \quad \textcircled{A}$$

$$\Rightarrow \sum_{k=-\infty}^{-1} r^k \times \left(\frac{1}{z}\right)^n \times \left(\frac{1}{z}\right)^{-k} u[n-k+c]$$

$$n+k+c \geq 0 \Rightarrow n+c \geq -k \quad \textcircled{B}$$

اذا كان $n+c \geq -k$ و $-1 \geq k$ فالتالي

$$\text{if } n+c \geq -1 \Rightarrow n \geq -c-1 \Rightarrow$$

$$\left(\frac{1}{z}\right)^n \sum_{k=-\infty}^{-1} (r)^k \times (r)^k = \left(\frac{1}{z}\right)^n \sum_{k=-\infty}^{-1} (r)^k$$

$$\left(\frac{1}{z}\right)^n \left[0 + \dots + \frac{1}{r} \right] = \left(\frac{1}{z}\right)^n \times \frac{1}{r}$$

$$\left(\frac{1}{z}\right)^n \times \frac{1}{r}$$

$$\text{if } n < -c-1$$

$$\sum_{k=-\infty}^{-1} (r)^k = \left(\frac{1}{z}\right)^n \times \frac{(r)^n \times r}{r}$$

$$\text{if } n < -c-1 \Rightarrow \sum_{k=-\infty}^{-1} r^k \times \left(\frac{1}{z}\right)^{n+c} \times \left(\frac{1}{z}\right)^{-k} u[-k+c]$$

Niko

سوال: ~~درودک و خروجی سیستم LTZ با رابطه زیر بهم ارتباط داشته است~~

$$y = \int_{-\infty}^t e^{-(t-\tau)} x(\tau-2) d\tau$$

با فرضیه $h(t)$ ابتدا رسید.

we knew $\Rightarrow y = \int_{-\infty}^{+\infty} h(t-\tau) x(\tau) d\tau$

$$\Rightarrow \tau-2 = \tau' \Rightarrow \tau = 2 + \tau' \Rightarrow d\tau = d\tau'$$

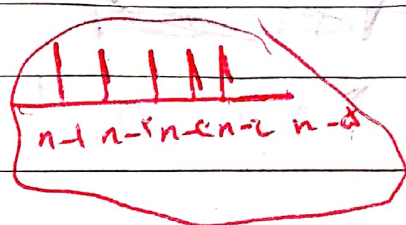
$$\Rightarrow y = \int_{-\infty}^t e^{-(t-\tau)} x(\tau) d\tau$$

$$h(t) = e^{-(t-2)} u(t-2)$$

پس خروجی برای حل کانونوس سیستم تویالتس

نکات:

1) سگنی که طول (n) آن کمتر است از صورت زیر در آوریم؟



برای مثال

2) سگنی که طول آن بیشتر است از صورت زیر در آوریم؟

۳) مثل اولیه / تغییر داریم وقت هر دو هم در سبز و وقت داریم

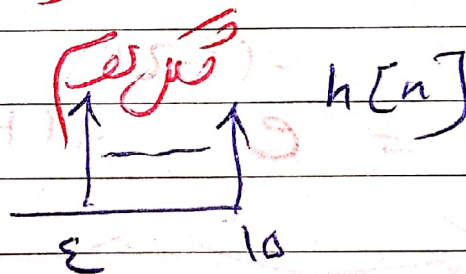
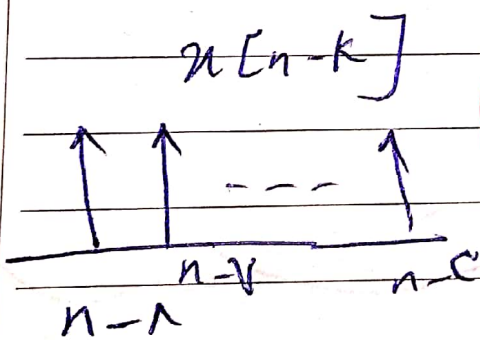
۱) وارد شدن به سبز / ۲) تکرار فرسودگی در سبز

۳) بیرون کشیدن از آن

$$g[n] = \begin{cases} 1 & 1 \leq n \leq 1 \\ 0 & \text{etc} \end{cases}$$

$$h[n] = \begin{cases} 1 & 1 \leq n \leq 1 \\ 0 & \text{etc} \end{cases}$$

طول اولی کمتر است و داریم



چون طول اولی کمتر است مثل اولی را در سبز

جواب: \Rightarrow وارد شدن ۱) $\begin{cases} n-3=1 \Rightarrow n=4 \\ n-1=2 \Rightarrow n=3 \end{cases}$

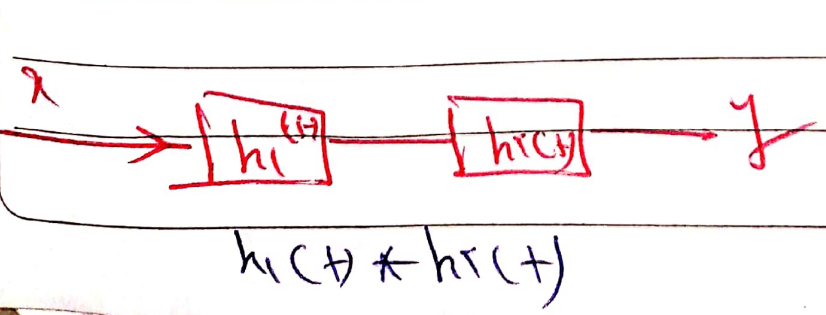
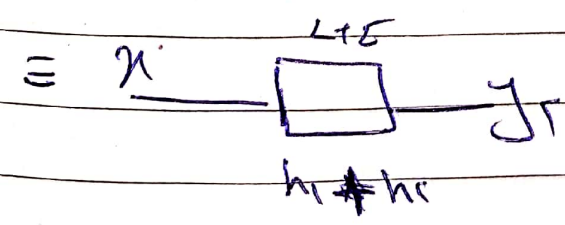
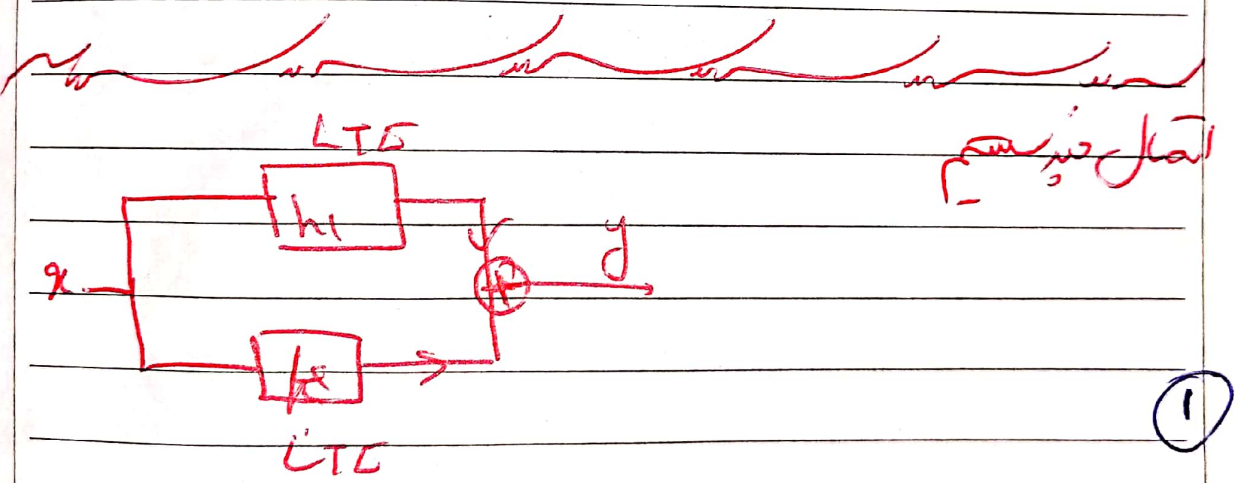
$$1 \leq n \leq 11 \Rightarrow \sum_{k=1}^{n-3} 1 = n-3-1+1 = n-4$$

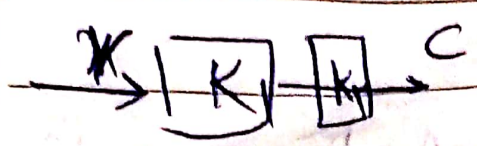
(۲) $n-1 \leq n \Rightarrow n-1 \leq n$

$n-1 \leq n \Rightarrow \sum_{k=1}^{n-1} 1 = n-1$

(۲) $n-1 \leq n \Rightarrow n-1 \leq n$

$n-1 \leq n \Rightarrow \sum_{k=1}^{n-1} 1 = n-1$





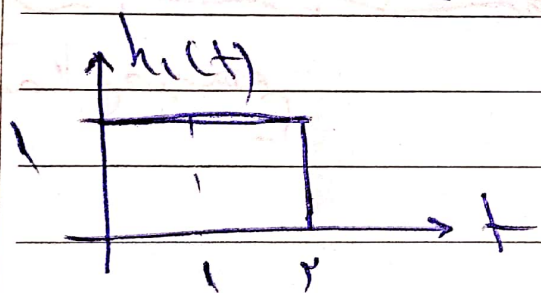
درست عمل می‌نمایند

~~این~~ $\forall x, k_1 \times k_2 = c$
 این موضوع با موضوع من ربطی ندارد!! k_1 و k_2 هر دو سیستم
 (که خطی است) آن h_1 و h_2 یا سطح مرتبه سیستم ها!

سیستم LTI ، ارادیم، همی داریم

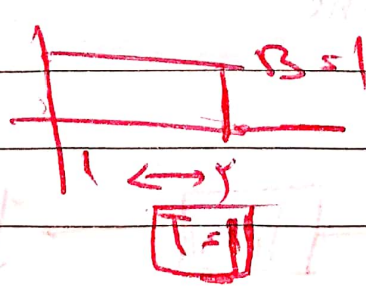
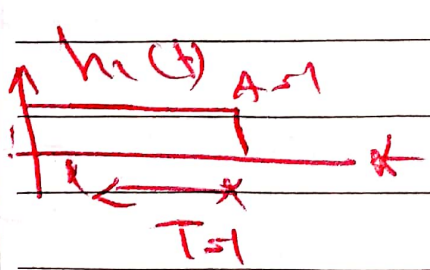
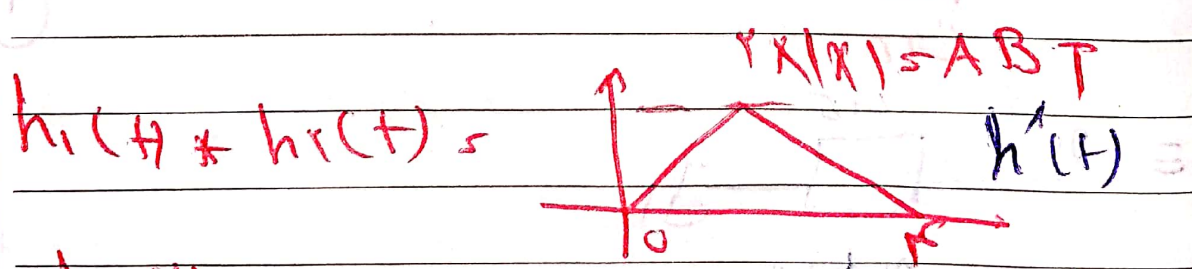
$h_1(t) = h_2(t)$, $h_2(t) = \delta(t+1)$, $h_3(t) = h_1(t)$

نویس: $h(t) = [h_1(t) * h_2(t)] + [h_2(t) * h_3(t)]$



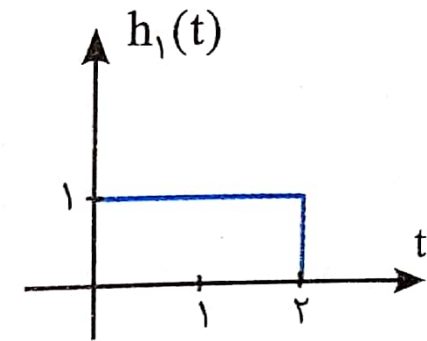
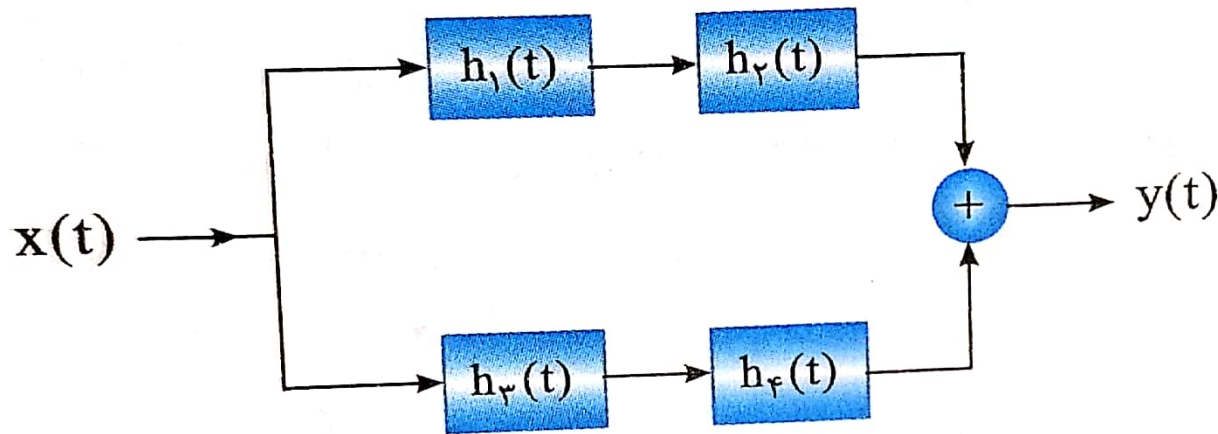
$x(t) = \delta(t+1) + \delta(t)$

$y(0) = ?$



عملی نکات در این زمینه
 در دسترس

سیستم LTI زیر را در نظر بگیرید. در صورتی که $h_1(t)$ به صورت نشان داده شده در شکل باشد، و نیز ورودی $x(t) = \delta(t+2) + \delta(t)$ برابر است با: $h_2(t) = h_1(t)$ و $h_3(t) = \delta(t+2)$ و $h_4(t) = h_1(t-1)$ باشند، پاسخ سیستم در لحظه $t = 0$ به



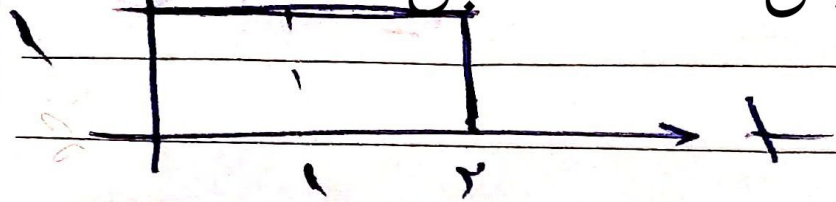
۳ / ۴

۲ / ۵ (۳)

۲ (۲)

۰ (۱)

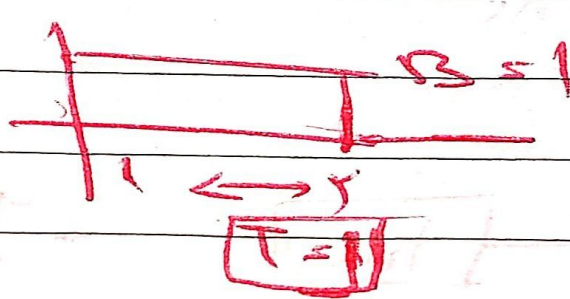
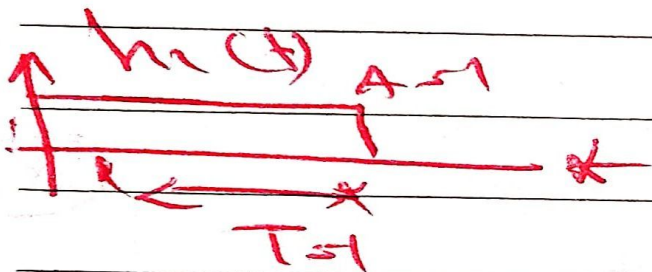
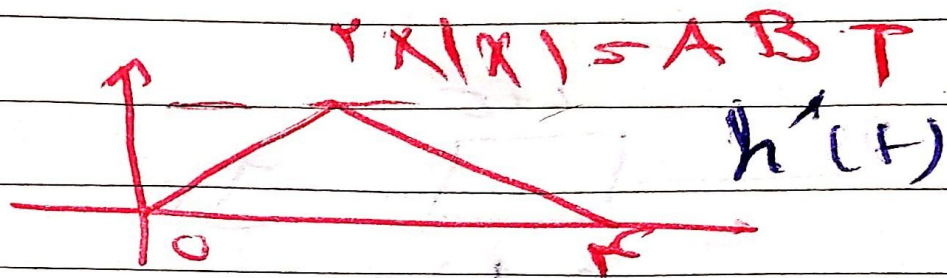
پاسخ سوال صفحہ قبل $h_1(t)$



$$x(t) = \delta(t+c) + \delta(t)$$

$$y(t) = ?$$

$$h_1(t) * h_2(t) =$$



علیٰ نواز ریاض
ریاضی

ادامه پاسخ صفحه قبل

Date: ---/---/---

$$f(t) = \delta(t+1)$$

$$f(t) = h_1(t-1) \Rightarrow$$

$$h_1(t-1) = h_1(t+1)$$

$$f(t) = h'(t) + h_1(t+1)$$

$$x(0) * h(0) = h'(t+1) + h_1(t+1)$$

$$t=0 \Rightarrow \underbrace{h'(1)} + \underbrace{h'(0)} + \underbrace{h_1(1)} + \underbrace{h_1(0)} = \dots + h_1(t+1)$$

رابطه هر کدام از سیستم‌های زیر را به صورت یک رابطه کانولوشنی بیان کنید و سپس در مورد LTI بودن و بقیه خواص آن اظهار نظر نمایید.

(ب) $y(t) = \int_{t+a}^{t+b} x(\tau) d\tau$

(الف) $y(t) = \int_{-\infty}^t e^{-(t-\tau)} x(\tau) d\tau$

(ج) $y[n] = \sum_{k=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^{n-k} x[k]$

حل:

(الف) $y(t) = \int_{-\infty}^t e^{-(t-\tau)} x(\tau) d\tau$

برای بررسی LTI بودن سیستم فوق، می‌توانیم خطی و TI بودن آن را جداگانه و با همان روش‌های بیان شده در فصل دوم بررسی کنیم؛ ولی در اینجا می‌خواهیم از روش حرفه‌ای‌تری در مورد LTI بودن و بقیه خواص آن اظهار نظر نماییم. برای این کار سعی می‌کنیم که رابطه داده شده را به شکل کانولوشن دو سیگنال نمایش دهیم. دقیقاً به روند کار دقت کنید. ابتدا انتگرال فوق را به شکل زیر بازنویسی می‌کنیم:

$$y(t) = \int_{-\infty}^t e^{-(t-\tau)} x(\tau) d\tau = \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-(t-\tau)} \underbrace{u(t-\tau)}_{\tau < t} x(\tau) d\tau$$

حد بالای انتگرال را به $+\infty$ تغییر دادیم و برای اینکه اثر این تغییر را خنثی کنیم، در داخل انتگرال عبارت $u(t-\tau)$ را اضافه نمودیم، زیرا $u(t-\tau)$ فقط برای $\tau < t$ مقدار دارد. حال با کمی دقت می‌توان انتگرال فوق را به صورت کانولوشن زیر نمایش داد:

$$y(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-(t-\tau)} u(t-\tau) x(\tau) d\tau = x(t) * \underbrace{e^{-t} u(t)}_{h(t)}$$

ملاحظه می‌کنید که رابطه سیستم به صورت $y(t) = x(t) * h(t)$ می‌باشد. در نتیجه این سیستم، LTI است و پاسخ ضربه آن نیز برابر $h(t) = e^{-t} u(t)$ می‌باشد. حال از روی پاسخ ضربه سیستم می‌توان بقیه خواص آن را نیز بررسی کرد. با توجه به اینکه $h(t) = e^{-t} u(t)$ برای $t < 0$ برابر صفر است و برای $t > 0$ مقدار دارد، این سیستم LTI، حافظه‌دار و علی می‌باشد. همچنین به دلیل اینکه $h(t)$ انتگرال‌پذیر مطلق است، این سیستم LTI، پایدار می‌باشد. در مورد وارون‌پذیری هم همان‌طور که قبلاً اشاره شد، به دلیل LTI بودن سیستم، بهتر است که وارون‌پذیری آن را در حوزه فرکانس بررسی نماییم که در فصل نهم توضیح داده خواهد شد. توجه کنید که همه این خواص (خطی بودن، بدون حافظه بودن، علی بودن، TI بودن، پایداری و وارون‌پذیری) را می‌توانستیم با همان روش‌های بیان شده در فصل اول بررسی نماییم، که مسلماً از لحاظ زمانی و محاسبات خیلی طولانی‌تر می‌شد.

^۱ $h(t)$ یک تابع دلخواه اما مستقل از ورودی می‌باشد.
^۲ در واقع وقتی داخل یک انتگرال، تابعی از τ و تابعی از $t-\tau$ داریم و حدود انتگرال نیز از $-\infty$ تا $+\infty$ می‌باشد، می‌توان آن انتگرال را به صورت کانولوشن دو تابع بیان کرد.

توسعه در صورت

$$y(t) = \int_{t+a}^{t+b} x(\tau) d\tau = \int_{-\infty}^{t+b} x(\tau) d\tau - \int_{-\infty}^{t+a} x(\tau) d\tau$$

$$y(t) = \int_{t+a}^{t+b} x(\tau) d\tau$$

$$y(t) = \int_{-\infty}^{t+b} x(\tau) d\tau - \int_{-\infty}^{t+a} x(\tau) d\tau = \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau) \underbrace{u(t+b-\tau)}_{\tau < t+b} d\tau - \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau) \underbrace{u(t+a-\tau)}_{\tau < t+a} d\tau$$

ابتدا انتگرال فوق را به شکل مقابل تفکیک می کنیم:
 حال هر کدام از انتگرال های فوق را به صورت زیر بازنویسی می نماییم:

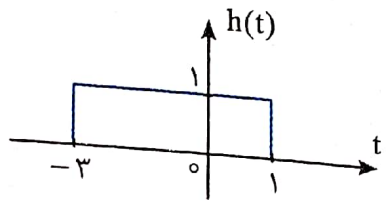
$$y(t) = [x(t) * u(t+b)] - [x(t) * u(t+a)] = x(t) * [u(t+b) - u(t+a)]$$

در انتگرال اول، حد بالای انتگرال را به $+\infty$ تغییر دادیم و برای اینکه اثر این تغییر را خنثی کنیم، در داخل انتگرال عبارت $u(t+b-\tau)$ را اضافه نمودیم، زیرا $u(t+b-\tau)$ فقط برای $\tau < t+b$ مقدار دارد. انتگرال دوم را نیز به طریق مشابه بازنویسی کردیم. حال می توان انتگرال های فوق را به صورت زیر نمایش داد:

$$y(t) = \int_{t-1}^{t+3} x(\tau) d\tau = x(t) * [u(t+3) - u(t-1)]$$

$$h(t) = u(t+3) - u(t-1)$$

→ $h(t)$ را در شکل زیر مشاهده می کنید:



از آنجا که $h(t)$ برای $t < 0$ مقدار دارد، این سیستم، حافظه دار و غیرعلی می باشد. همچنین به دلیل اینکه $h(t)$ انتگرال پذیر مطلق است (یعنی مساحت $|h(t)|$ محدود می باشد)، این سیستم پایدار خواهد بود. وارون پذیری را نیز به دلیل LTI بودن سیستم، بهتر است که در حوزه فرکانس بررسی نماییم (فصل نهم).
نکته ۳۸: فرمول پر کاربرد زیر را به خاطر بسپارید.

$$\int_{t+a}^{t+b} x(\tau) d\tau = x(t) * [u(t+b) - u(t+a)]$$

a و b مقادیر ثابت حقیقی هستند که می توانند نامحدود نیز باشند.

$$y[n] = \sum_{k=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{r}\right)^{n-k} x[k]$$

ابتدا سیگمای فوق را به شکل زیر بازنویسی می کنیم:

$$y[n] = \sum_{k=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{r}\right)^{n-k} x[k] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \left(\frac{1}{r}\right)^{n-k} x[k] \underbrace{u[k]}_{k \geq 0}$$

^۱ در حالت زمان گسسته نیز به طور معادل فرمول $\sum_{k=n+m_1}^{n+m_2} x[k] = x[n] * (u[n+m_2] - u[n+m_1-1])$ را داریم که البته به اندازه حالت پیوسته اهمیت ندارد. ضمناً این فرمول بر خلاف حالت زمان پیوسته، فقط به ازای $m_2 > m_1$ برقرار است.

نوسن تکبیری این سوال (سب ب)

$$\int_{t+a}^{t+b} x(\tau) d\tau$$

$$t+a < \tau < t+b \Rightarrow \left. \begin{array}{l} 0 < t+b-\tau \Rightarrow u(t+b-\tau) \\ t+a-\tau < 0 \Rightarrow u(t+a-\tau) \end{array} \right\}$$

$$u(t+b-\tau) - u(t+a-\tau)$$

$$\left. \begin{array}{l} \tau < t+a \Rightarrow \text{Zero} = \sqrt{\tau} \\ t+a < \tau < t+b \Rightarrow 1 = \sqrt{\tau} \\ \tau > t+b \Rightarrow \text{Zero} = \sqrt{\tau} \end{array} \right\}$$

$$\Rightarrow x(\tau) * \{u(t+b-\tau) - u(t+a-\tau)\}$$

حد پایین سیگما را به $-\infty$ تغییر دادیم و برای اینکه اثر این تغییر را خنثی کنیم، در داخل سیگما عبارت $u[k]$ را اضافه کردیم، زیرا $u[k]$ فقط برای $k \geq 0$ مقدار دارد. حال با کمی دقت می‌توان سیگمای فوق را به صورت کانولوشن زیر نمایش داد:

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[k]u[k]\left(\frac{1}{\gamma}\right)^{n-k} = (x[n]u[n]) * \left(\frac{1}{\gamma}\right)^n$$

ملاحظه می‌کنید که رابطه سیستم فوق به صورت $y[n] = x[n] * h[n]$ نمی‌باشد. در نتیجه این سیستم، قطعاً LTI نیست. خواص مختلف این سیستم را می‌توان با همان روش‌های بیان شده در فصل اول بررسی کرد، اما ما در اینجا می‌خواهیم این کار را با کمک رابطه $y[n] = (x[n]u[n]) * \left(\frac{1}{\gamma}\right)^n$ انجام دهیم:

بررسی خطی بودن: سیستم خطی است، زیرا:

$$T\{\alpha x[n]\} = (\alpha x[n]u[n]) * \left(\frac{1}{\gamma}\right)^n = \alpha \left[(x[n]u[n]) * \left(\frac{1}{\gamma}\right)^n \right] = \alpha T\{x[n]\}$$

بررسی TI بودن: با توجه به اینکه سیستم خطی و غیر LTI است، پس حتماً TV است.

بررسی وارون‌پذیری: با توجه به رابطه $y[n] = (x[n]u[n]) * \left(\frac{1}{\gamma}\right)^n$ ، ورودی ابتدا در سیگنال $u[n]$ ضرب می‌شود و سپس با سیگنال $\left(\frac{1}{\gamma}\right)^n$ کانوالو می‌شود. پس ورودی لحظات منفی از سیستم حذف می‌شوند و نقشی در ساخت خروجی ندارند. در واقع ورودی لحظات منفی به خروجی منتقل نمی‌شوند. این موضوع از روی رابطه اولیه هم مشخص است. بنابراین سیستم وارون‌ناپذیر است.

بررسی علی بودن: برای بررسی علی بودن، رابطه کانولوشنی کمکی به ساده کردن مسأله نمی‌کند. بنابراین از خود رابطه اولیه استفاده می‌کنیم. با توجه به رابطه $y[n] = \sum_{k=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{\gamma}\right)^{n-k} x[k]$ ، خروجی در هر لحظه n ، به $x[k]$

بستگی دارد که k با توجه به حدود سیگما از 0 تا $+\infty$ تغییر می‌کند. پس خروجی در هر لحظه n (حتی n های منفی) به ورودی از لحظه 0 تا $+\infty$ وابسته است. یعنی خروجی در بعضی از لحظات، به ورودی در لحظات آینده بستگی پیدا می‌کند. در نتیجه سیستم غیرعلی است.

بررسی بدون حافظه بودن: به دلیل غیرعلی بودن سیستم، بدیهی است که سیستم حتماً حافظه‌دار خواهد بود.^۱
بررسی پایداری: برای بررسی پایداری نیز از خود رابطه اولیه استفاده می‌کنیم (اگرچه می‌توان با استفاده از رابطه کانولوشنی هم استدلال کرد). در رابطه اولیه، به جای ورودی، مقدار محدود A قرار داده و خروجی را محاسبه می‌کنیم:

$$x[n] = A \longrightarrow x[k] = A$$

$$y[n] = \sum_{k=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{\gamma}\right)^{n-k} x[k] = \sum_{k=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{\gamma}\right)^{n-k} A = A \left(\frac{1}{\gamma}\right)^n \underbrace{\sum_{k=0}^{+\infty} \gamma^k}_{\infty} = \infty$$

$x = A$

ملاحظه می‌کنید که خروجی نامحدود می‌شود. پس این سیستم ناپایدار است.

سیستم‌های LTI در بسیاری از اوقات، در حوزه فرکانس بسیار ساده‌تر تحلیل می‌شوند تا در حوزه زمان. همچنین بسیاری از این تحلیل‌ها در دو حوزه زمان و فرکانس به‌طور مشترک انجام می‌گیرند. بنابراین برای پرهیز از موازی‌کاری و پراکنده‌گویی، تحلیل کامل‌تر و دقیق‌تر سیستم‌های LTI را به فصل نهم موکول می‌کنیم.

^۱ سیستم‌های بدون حافظه حتماً علی می‌باشند و در نتیجه سیستم‌های غیرعلی، حتماً حافظه‌دار هستند.

* اینجا با در نظر گرفتن خواص سیستم هارا مثل کلی بودک در سطح
 بررسی خاص به ایند:

اما از اینجا به سیستم داریم که خواص سیستم LT_2 را با پاسخ ضربه به دست می آوریم

	سیستم	سیگنال	مغایب
همه به این	$h(n) \neq 0$ $n \neq 0$	$h(t) \neq 0$ $t \neq 0$	بدو فاصله
LT_2 است	(پاسخ ضربه به این $n \neq 0$ و $t \neq 0$ به این پاسخ ضربه است)		
	$h(n) \neq 0$ $n < 0$	$h(t) \neq 0$ $t < 0$	کل بودک

به از این $t < 0$ و $n < 0$ صدق می کند

شرکت اسلوک اندیسی: آبروردگی می شود تا یک سال فقط ضربه ده کیس در این

$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} |h[n]| < \infty$$

سیستم پایدار:

$$\int_{-\infty}^{+\infty} |h(t)| dt < \infty$$

ثابت:

کامپت پایداری سیلیل غیر استند. مطلقاً استندال پیدریا نه

پایداری سیستم و سیلیل در صورتی که آنها نوارت دارد

سیستم استندال پیدری: سیلیل که استندال آن محدود و استندال پیدری

سیستم (پایداری) مطلقاً استندال پیدری: اندازة استندال آن محدود شود

تدرک لارم کافی برای پایداری یک سیستم است. این است که پاسخ فریب آن سیلیل پایداری پیدری

* وارون پیدری:

$$h(t) * h_i(t) = \delta(t)$$

~~آورد سیلیل پایداری~~

آورد سیلیل پایداری LTI با پاسخ فریب $h(t)$ دارد و پیدری

پاسخ فریب وارون آن $h_i(t)$ خواهد بود به طوری که

$$h(t) * h_i(t) = \delta(t)$$

و پیدری حوزه فرکانس یا لاپلاس

ماتری آن را اصل فرکانس پیدری

مثال ۱-۱۱ کتاب ص ۱۰۳ این هام هم هست

اهل : این فراموش باشه را بنویس

~~h(t) = \delta(t - t_0)~~

~~h(t) = \delta(t - t_0)~~

این فراموش باشه فرود صفره یعنی ابر بی طایه $\delta = 0$ داشته باشم

$t \neq t_0$

این شرط برقراره و $h(t) = 0$ و $t \neq 0 \Rightarrow$ بدون رابطه در آن

این شرط برقراره $\Rightarrow h(t) \neq 0 \Rightarrow t < 0$ و علامت در

~~$\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t - t_0) \delta(t + t_0) dt = 1$~~

$\delta(t - t_0) * h = \delta(t)$ را در آن بنویس

$\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t - t_0) \delta(t + t_0) dt = 1$

یک تبدیل و یک سیستم داریم :

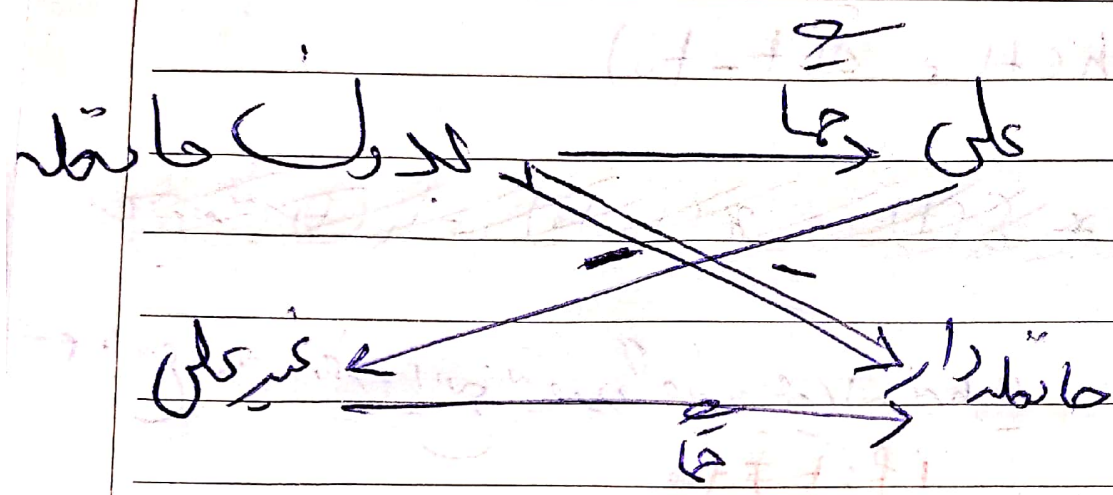
در واقع شرط بایداری و کلا بر یک سیستم با بایداری و کلا بر

تبدیل فریدان است

Niko

جہاں تک ہے \Rightarrow جدول

حالتہ دار \Rightarrow شکلیں



سینکڑوں کا واحد
 معزز عمار خاص ہوتے
 $r(t+1) = (t+1) \cdot 4(t+1)$

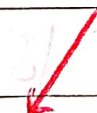
بہتر مثال عمار خاص ہے واحد رہا بہتر مثال ہاں زیر نویس

$r(t) = ?$

$r(t+1) = ?$



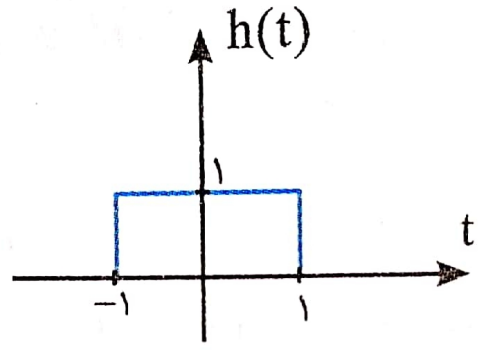
$t \times 4(t)$



$(t+1) \cdot 4(t+1)$

پاسخ ضربه یک سیستم خطی و تغییرناپذیر با زمان در شکل زیر نمایش داده شده است. اگر ورودی سیستم برابر با $x(t) = u_{-2}(t+1) - u_{-2}(t) - u_{-1}(t-3)$ باشد، در این صورت خروجی در لحظه $t = 2$ کدام است؟ ($u_{-1}(t)$ معرف تابع پله واحد و $u_{-2}(t)$ معرف شیب واحد می باشد).

(سراسری ۸۲)



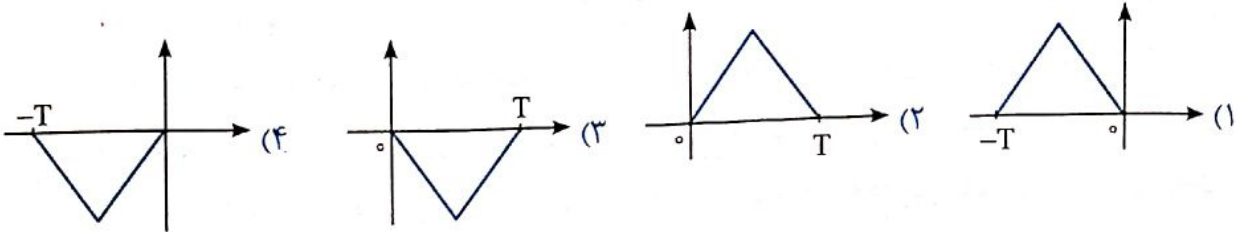
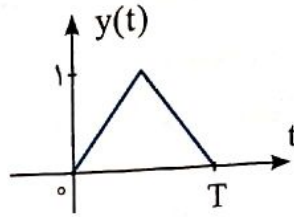
- ۱ (۱)
- ۲ (۲)
- ۳ (۳)
- ۱/۵ (۴)

حل:

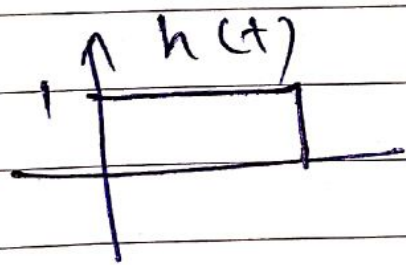
با توجه به این که $u_{-2}(t) = r(t) = tu(t)$ و $u_{-2}(t+1) = r(t+1) = (t+1)u(t+1)$ می باشد، داریم:

$$x(t) = r(t+1) - r(t) - u(t-3) = (t+1)u(t+1) - tu(t) - u(t-3) = \begin{cases} 0 & , t < -1 \\ t+1 & , -1 < t < 0 \\ 1 & , 0 < t < 3 \\ 0 & , t > 3 \end{cases}$$

پاسخ ضربه یک سیستم LTI سیگنالی فرد است. اگر خروجی سیستم برای یک سیگنال $x(t)$ ، به صورت $y(t)$ مطابق با شکل زیر باشد، خروجی سیستم برای سیگنال $x(-t)$ چگونه است؟ (سراسری ۹۱)



← عزیزان برای حل این سوال سبیل **پاسخ سوال** $h(t)$ را رسم کنید



تا بدین طریقی خواستند شروع به حل و رسم کنند

$$x(t) * h(t) = y(t)$$

$$x(-t) * h(t) \Rightarrow -h(-t) = h(t)$$

$$\Rightarrow \{x(-t) * h(-t)\} = -y(-t)$$

Niko

$$\text{Ex } y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) * \delta(\varepsilon - \tau) d\tau$$

$$x(t) * \delta(t - t_0) = y(t - t_0) \quad \text{?}$$

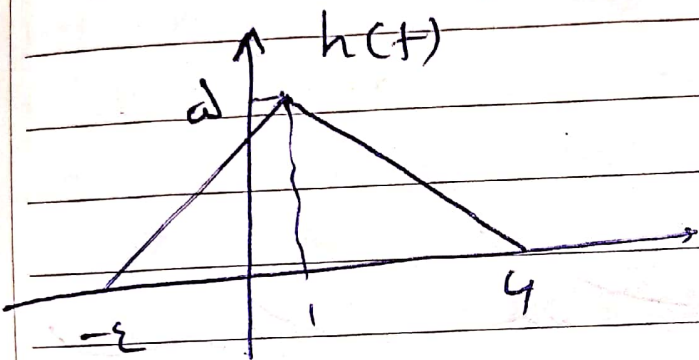
$$\delta(\varepsilon - \tau) = \delta(\tau - \varepsilon) = \delta(\tau(t - \tau))$$

$$= \frac{1}{|\tau|} \delta(t - \tau)$$

$$\frac{1}{|\tau|} * \delta(t - \tau) * x(\tau) = \frac{1}{\tau} x(\tau(t - \tau))$$

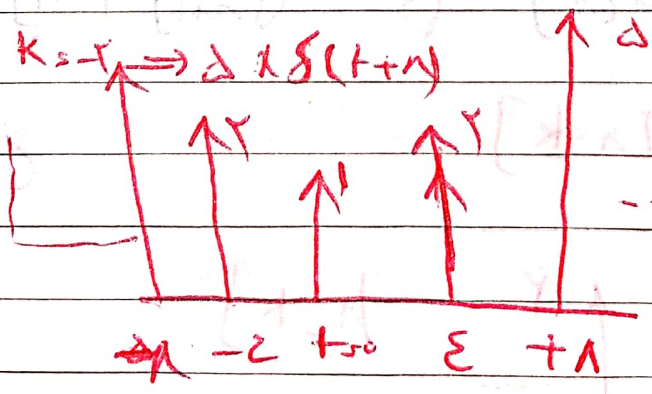
سوال سوم: سیستم LTI با تابع $h(t)$ زیر

میل $x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} (1+k^2) \delta(t-2k)$ از این سیستم عبور کند
 در خروجی $t=2$ برابر کدام است



$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} (1+k^2) \delta(t-2k)$$

- $k=0 \Rightarrow 1 \delta(t)$
- $k=1 \Rightarrow 2 \delta(t-2)$
- $k=-1 \Rightarrow 2 \delta(t+2)$
- $k=2 \Rightarrow 5 \delta(t-4)$
- $k=-2 \Rightarrow 5 \delta(t+4)$



$$\Rightarrow x(t) * h(t) = h(t) + 2(h(t-2) + h(t+2)) + 5(h(t-4) + h(t+4)) + \dots$$

if $t=2 \Rightarrow h(2) + 2(h(t-4) + h(t+4))$

~~$t \Rightarrow (h(t-n) + h(t+n)) =$~~

$h(2) + 2(h(-2) + h(6)) + 5(h(4) + h(10))$

ε
2

$4 + 4 = 8$

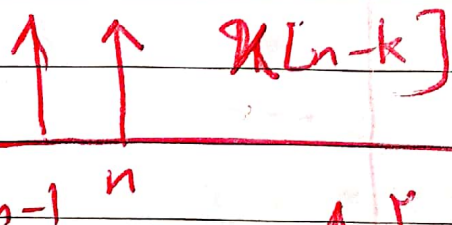
if: $h[n] = (n+1)4[n]$ (والسؤال)

$X[n] = 4[n] - 4[n-1]$

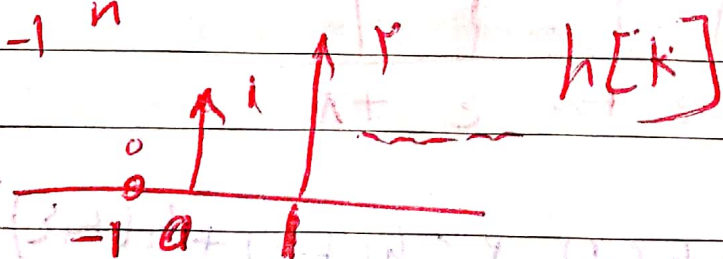
$Y[n] = ?$

$n4[n] \rightarrow Yn4[n]$ (الف)

$(n+1)4[n] \rightarrow Y(n+1)4[n]$ (ب)



سؤال اول

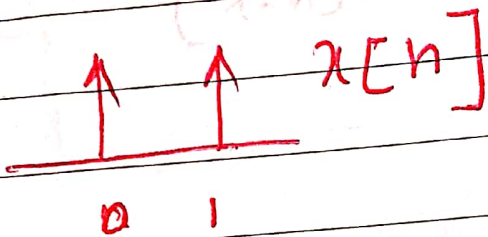


Niko

چون در حالت $n > 0$ داریم $T(n) = 2T(n-1) + c$

داده $T(k)$ و $h(k)$ داریم

$$\sum_{k=0}^{n-1} (n+1) \times 1 = (n+1) \times n$$



$$\Rightarrow 2[n] \cdot \delta[n] + \delta[n-1]$$

$$\Rightarrow (n+1) \cdot 2[n+1] + \delta[n] + (n+1) \cdot 2[n+1] + \delta[n]$$

$$(n+1) \cdot 2[n+1] + n \cdot 2[n] \Rightarrow$$

چون $n > 0$ و $n > 0$ است

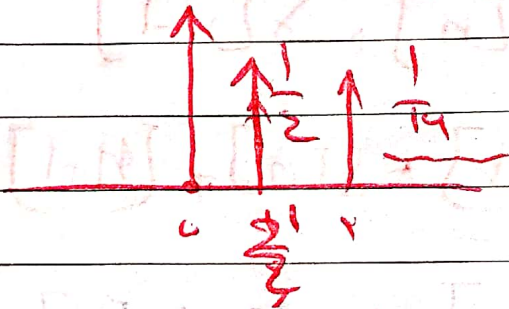
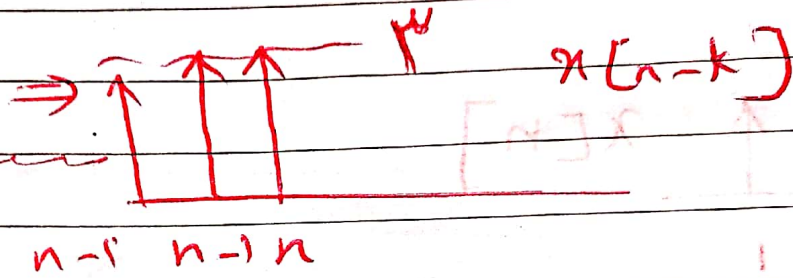
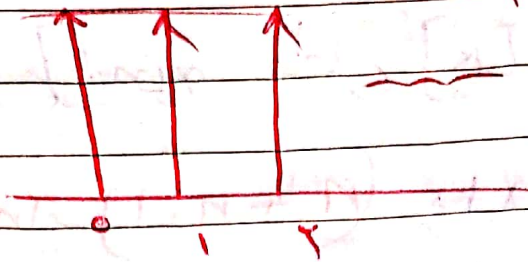
$$(n+1) \cdot 2[n] + n \cdot 2[n] = (n+1) \cdot 2[n] \checkmark$$

این معادله را می توانیم به صورت $T(n) = 2T(n-1) + c$ بنویسیم

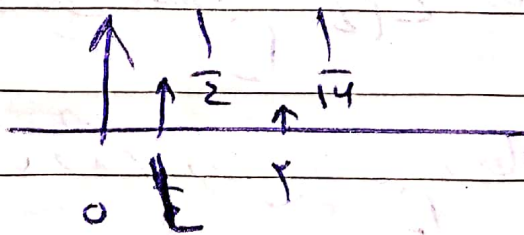
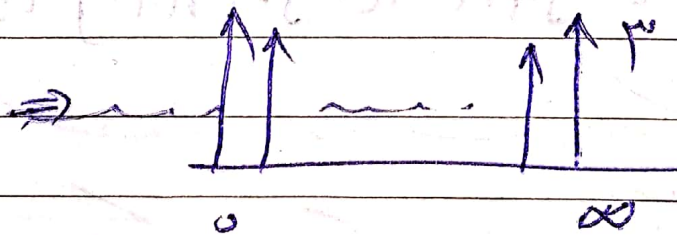
$$[2] \cdot 2[n] \quad \text{و} \quad \text{در حالت دائمی به صورت} \quad 2[n]$$

مستقیم

$x[k]$



\Rightarrow *بسط و دایره* $\Rightarrow x[\infty - k]$



$$\sum_{n=0}^{+\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^n \delta[k-n]$$

سازگار نبی، ω_0, ω'

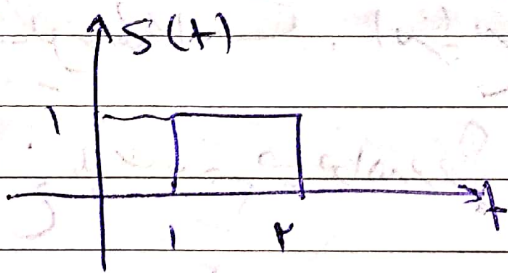
$$-\delta(t) + \delta(t) (e^t + e^{-t}) = (e^t u(-t) + e^{-t} u(t))$$

$t=0$ \swarrow \searrow

$$-\delta(t) + 2\delta(t) - (e^t u(-t) + e^{-t} u(t))$$

$$\delta(t) - e^{-t}$$

این سیستم را به هم قرار می دهیم تا پاسخ به دست می آید
 این سیستم را به هم قرار می دهیم تا پاسخ به دست می آید



$$s(t) = u(t-1) - u(t-2) \Rightarrow S'(t) = h(t)$$

$$= \delta(t-1) - \delta(t-2)$$

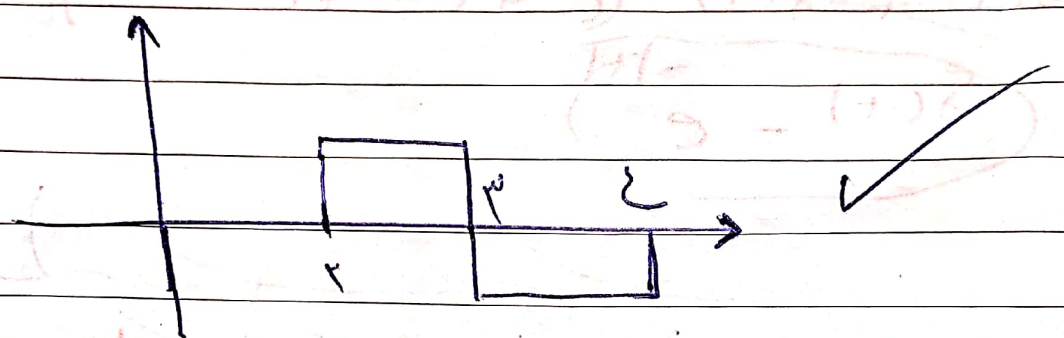
دفعه دوم را هم نه $\delta(t)$ $h(t)$ $u(t)$ \leftarrow $h(t)$ \rightarrow $S(t)$
 $u(t)$ \rightarrow $h * h$ \rightarrow $S(t) = ?$

Niko

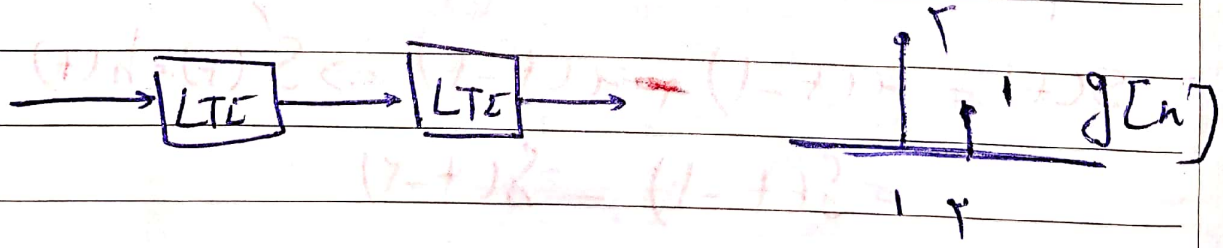
$$\left\{ \delta(t-1) - \delta(t-2) \right\} * \left\{ \delta(t-1) - \delta(t-1) \right\}$$

$$\delta(t-1) + \delta(t-2) - 2\delta(t-1) = H(t)$$

$$y(t) * H(t) = y(t-1) + y(t-2) - 2y(t-1)$$



سistem زمان نسبتی از خطی LTI مطابق شکل
 شکل شد است. این تابع خطی نسبتی به صورت $g[n]$ است
 این تابع نسبتی به صورت D



$$g[n] = 2\delta[n-1] + \delta[n-2]$$

برای تبدیل تابع به صورت زیر:

$$g[n] - g[n-1] = h[n]$$

$$\Rightarrow 2\delta[n-1] + 2\delta[n-2] - \delta[n-2] +$$

$$= \{ 2\delta[n-1] - \delta[n-2] - \delta[n-3] \}$$

$$h[n] * h[n] = H[n]$$

$$4\delta[n-2] - 2\delta[n-3] - 2\delta[n-4] +$$

$$\delta[n-4] - 2\delta[n-3] + \delta[n-5] +$$

$$\delta[n-6] - 2\delta[n-4] + \delta[n-5] =$$

$$\{ 4\delta[n-2] - 4\delta[n-3] - 3\delta[n-4] + 2\delta[n-5] + \delta[n-6] \} = H[n]$$

$$H[n] * y[n] =$$

$$4y[n-2] - 4y[n-3] - 3y[n-4] + 2y[n-5] + y[n-6]$$

$$h(t) = e^{-\alpha t} \cos(\omega t) \quad \text{jat.}$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} |e^{-\alpha t} \cos(\omega t)| dt = \int_{-\infty}^{+\infty} |e^{-\alpha t}| dt$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} e^{-\alpha t} dt \quad (\text{for } \alpha > 0)$$

$$e^{-\alpha t} = \cos(\omega t) + j \sin(\omega t)$$

$$\Rightarrow |e^{-\alpha t}| = \sqrt{\cos^2(\omega t) + \sin^2(\omega t)} = 1$$

1.9. $\cos(\omega t)$ و $\sin(\omega t)$ کے لیے LTI

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

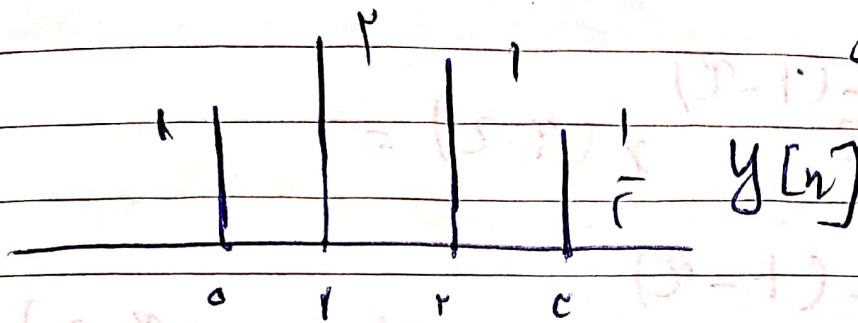
$$\|h[n]\|_{\infty} = \sum_{n=0}^{\infty} n \left(\frac{1}{2}\right)^n < \infty$$

$$\sum_{n=0}^{\infty} n \left(\frac{1}{2}\right)^n < \infty$$

Niko

موضوع سیستم های دیجیتال
 LTI سیستم $x[n] = \delta[n-1]$ سیستم

موضوع است، در مورد پایداری، علی، حافظه دار بودن آن



چهارگان است

$$x[n] * h[n] = y[n]$$

$$\delta[n-1] * h[n] = \delta[n] + 2\delta[n-1] + \delta[n-2] + \frac{1}{2}\delta[n-3]$$

\Rightarrow

$$h[n] = \delta[n+1] + 2\delta[n] + \delta[n-1] + \frac{1}{2}\delta[n-2]$$

$$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} \left(\delta[n+1] + 2\delta[n] + \delta[n-1] + \frac{1}{2}\delta[n-2] \right) =$$

$$1 + 2 + 1 + \frac{1}{2} = \sum_{n=-1}^{n=2} \dots$$

\downarrow \downarrow \downarrow \downarrow
 $n=-1$ $n=0$ $n=1$ $n=2$

✓

Niko

مثال: رابطه ورودی و خروجی سیستم LTI به صورت

در صورتی که $y(t) = \int_{-\infty}^t e^{-(t-\tau)} x(\tau) d\tau$

$$y(t) = \int_{-\infty}^t e^{-(t-\tau)} x(\tau-2) d\tau$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} e^{-(t-\tau)} y(\tau-2) x(\tau-2) d\tau$$

$+ \lambda x$

$$e^{-t} y(t) * x(t-2) = e^{-t} y(t) * \delta(t-2) * x(t-2)$$

$$e^{-(t-2)} y(t-2) * x(t-2)$$

$$e^{-t} y(t-2) * x(t)$$

~~.....~~
 (سید کی دوری - زینب سید) LTI سیستم
 $\int_{-\infty}^t e^{-(t-\tau)} x(\tau) d\tau$
 جی ہاں! ماضی صفر پر!

$$y(t) = \int_{-\infty}^t e^{-(t-\tau)} x(\tau) d\tau$$

ایسی دوری راضی ہو رہی ہیں کہ اس وقت ہم دیکھیں:

$$1 \times h = h$$

$$\Rightarrow \int_{-\infty}^t e^{-(t-\tau)} x(\tau) d\tau = \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-(t-\tau)} x(\tau) u(t-\tau) d\tau$$

$\tau < t \Rightarrow \tau < t - \tau$

$$\Rightarrow \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-(t-\tau)} x(\tau) u(t-\tau) d\tau$$

$$e^{-(t-\tau)} x(\tau) u(t-\tau) \int_{-\infty}^{+\infty} \delta(\tau-\tau) d\tau$$

$$e^{-(t-\tau)} x(\tau) u(t-\tau) \checkmark$$

وردی و فریب سستم LTI به صورت زیر است

$$y(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-(t-\tau)} x(\tau) d\tau$$

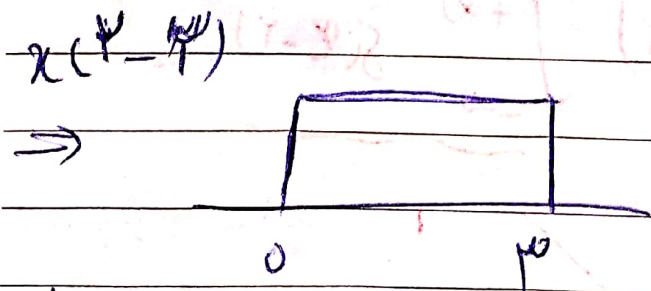
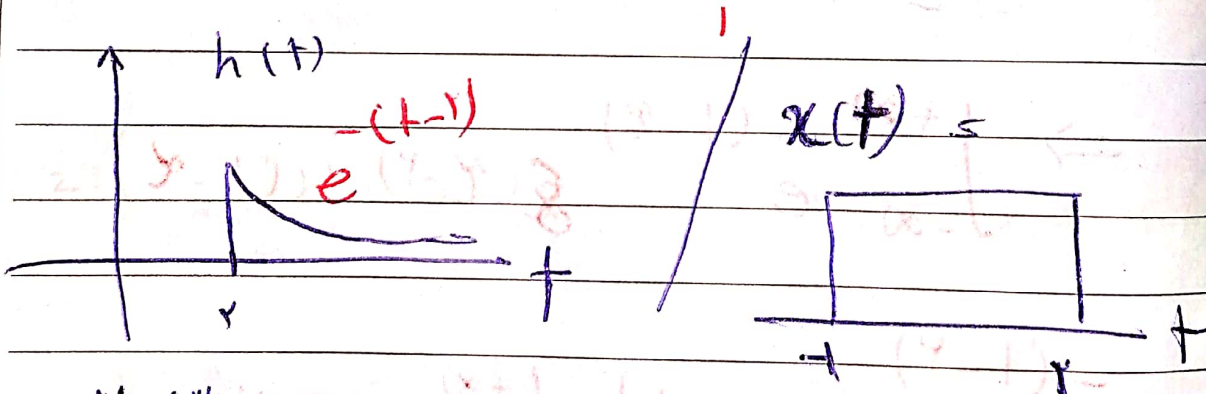
به صورت $x(t) = y(t+1) - y(t)$ است در حالی که $t \geq 0$

$$h(t) = ? \Rightarrow \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-(t-\tau)} \delta(\tau) d\tau =$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} e^{-(t-\tau)} \delta(\tau) y(t-\tau) d\tau \Rightarrow$$

$t < 0$

$$e^{-(t-\tau)} y(t-\tau) \int_{-\infty}^{+\infty} \delta(\tau) d\tau = h(t)$$



$$\int_{-\infty}^{+\infty} x(t-\tau) h(\tau) d\tau = \int_{+\tau}^{+\tau} e^{-(\tau-\tau)} d\tau$$

ابطال دردی در فرمول سیستم سسته، زمان قطره به صورت

$$y(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau) h(t-\tau) d\tau$$

$$y(t-1) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau) u(\tau-t) d\tau$$

$$y(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau) u(\tau-t+1) d\tau \Rightarrow$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(\tau) u(\tau-t+1) d\tau \Rightarrow \left[\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(\tau) d\tau \right] u(t-1)$$

سوال: فایده دردی $x[n]$ و فرمول $y[n]$ داریم

← کدام سیستم LTI است؟

$$\text{SYS 1: } y[n] = \sum_{k=-\infty}^n x[k-n]$$

Niko

f: 2-8

$$\sum_{k=-\infty}^{+\infty} \gamma^{-|k|} x[k-n] y[n-k] =$$

$$[k < n] \Rightarrow \gamma^{-|k|} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} g[k-n] \cdot h[n]$$

$$x[n] \otimes y[n] = h[n] \quad \text{LTI}$$

$$\text{Sys 2: } y[n] = \sum_{k=-\infty}^n \gamma^{-|k|} x[n-k] \Rightarrow$$

$$\sum_{k=-\infty}^{+\infty} \gamma^{-|k|} x[n-k] y[n-k] \Rightarrow$$

$$x = \delta \Rightarrow \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \gamma^{-|k|} g[n-k] y[n-k] =$$

$$\gamma^{-|n|} y[-n] = \gamma^{-|n|} h[n]$$

$$h[n] \otimes x[n] y[n] \quad \text{LTI}$$

فرض کریں کہ $x(t)$ اور $y(t)$ دونوں بھی LTI ہیں۔

$$y(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(\tau) h(t-\tau) d\tau$$

اگر $x(t)$ اور $h(t)$ دونوں بھی LTI ہیں۔

$$h(t) = \begin{cases} 0 & t > 0 \\ e^{-t} & t < 0 \end{cases}$$

اگر $x(t) = \delta(t) \Rightarrow \int_{-\infty}^{+\infty} \delta(\tau) h(t-\tau) d\tau$

$$\left[\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(\tau) d\tau \right] \times h(t) = e^{-t} u(-t)$$

$$\int_{-\infty}^{+\infty} e^{-t} u(-t) dt = \int_{-\infty}^0 |e^{-t} u(-t)| dt < \infty$$

$$\underbrace{e^{-t} u(-t)}_{h(t)} * x(t) = LTI \checkmark$$

یہاں $x(t)$ اور $h(t)$ دونوں بھی LTI ہیں۔

$$x(t) * h(t) = LTI$$

~~$y(t) = \int_0^{+\infty} e^{-a} x(a-t) da$~~

پہلی طرف سے

$y(t) = \int_0^{+\infty} e^{-a} x(a-t) da = \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-a} x(a-t) da$

$\Rightarrow x = \delta \Rightarrow \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-a} \delta(a-t) y(a) da =$

$\left[\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(a-t) \right]^+ e^{a(t)} = h(t)$

$\xrightarrow{!} x(a-t)$

$\Rightarrow h(t) * x(t)$

وہاں سے

$\int_{-\infty}^{+\infty} e^{a(t)} = \int_{-\infty}^{+\infty} |e| < \infty$

آزاد سبب از تروٹن :

در صورتی که ضربه فصل شده $[n, k]$ و تریب سیم n \rightarrow

در این صورت داریم $h[n, k] !!$

حالا از تریب کارتون $h[n, k]$ \rightarrow $h(n) \rightarrow \infty$ \rightarrow $h(n) \rightarrow \infty$

بخت هم شرایط از $\{n\}$ \rightarrow $h(n) \times h$ \rightarrow $\{h(n) \times h(n)\}$

برای کارتون $h(n)$ \rightarrow $h(n) \rightarrow \infty$ \rightarrow $h(n) \rightarrow \infty$