بسم الله الرّحمن الرّحيم تمرين سرى دوم

٠١

$$h(t) = e^{j5t}u(t+1)$$

- حافظه دار چون پاسخ ضربه در غیر زمان t=0 دارای مقدار است.
- غیرعلی چون پاسخ ضربه برای زمانهای قبل از صفر نیز دارای مقدار است.
 - ناپایدار چون انتگرال پاسخ ضربه محدود نمیباشد.

$$h[n] = 2^n u[-n]$$

- حافظه دار چون پاسخ ضربه در اندیسهای زمانی غیر n=0 نیز دارای مقدار است.
- غیرعلی چون پاسخ ضربه برای اندیسهای زمانی قبل از صفر نیز دارای مقدار است.
 - پایدار چون مجموع پاسخ ضربه محدود میباشد.

٠٢.

$$\int_{-\infty}^{\infty} t\delta(t-\tau)dt = \tau$$

اگر زمان اعمال ضربه به بینهایت میل کند، انتگرال پاسخ ضربه محدود نخواهد بود. پس سیستم ناپایدار است.

$$h(t,\tau) = (t-\tau)^2 u(\tau-t)$$

• تغییرناپذیر با زمان است چون $h\left(t,\tau\right)$ تابعی از $t-\tau$ می باشد.

$$h(t - t_0, \tau) = h(t, \tau + t_0)$$

$$h(t, \tau) = f(t - \tau) \longrightarrow f(t - t_0 - \tau) = f(t - (\tau + t_0))$$

- ناپایدار است چون انتگرال اندازه پاسخ ضربه به ازای au o au بی کران می شود.
 - t< au غیرعلی است چون $h\left(t, au
 ight)
 eq0$ زمانی که t< au
 - $t \neq \tau$ حافظه دار است چون $h(t, \tau) \neq 0$ زمانی که

$$h[n,k] = n^2 + k^2 - 2nk = (n-k)^2$$

- ست. تغییرناپذیر با زمان است چون $h\left[n,k
 ight]$ تابعی از n-k است.
- ناپایدار چون انباشت اندازه پاسخ ضربه به ازای $k o \infty$ بی کران می شود.
 - n < kغير على است چون $h\left[n,k
 ight]
 eq 0$ زماني که $h\left[n,k
 ight]$
 - $n \neq k$ حافظه دار است چون $h[n,k] \neq 0$ زمانی که h[n,k]

$$h(t,\tau) = \tau^2 \delta(t-\tau)$$

- تغییرپذیر با زمان است چون $h\left(t, au
 ight)$ تابعی از t- au نمی باشد.
- ناپایدار است چون انتگرال اندازه پاسخ ضربه به ازای au o au بی کران می شود.
 - . t< au على است چون $h\left(t, au
 ight)=0$ است، زماني که
 - t
 eq au بدون حافظه است چون $h\left(t, au
 ight) = 0$ است، زمانی که t
 eq au

$$w[n] = \frac{1}{2}w[n-1] + x[n]$$

$$y[n] = \alpha y[n-1] + \beta w[n] \to w[n] = \frac{1}{\beta} (y[n] - \alpha y[n-1])$$

$$\to w[n-1] = \frac{1}{\beta} (y[n-1] - \alpha y[n-2])$$
(1)

با جاگذاری w[n] و w[n-1] در رابطه (۱) خواهیم داشت:

$$\frac{1}{\beta}\left(y[n] - \alpha y[n-1]\right) = \frac{1}{2\beta}\left(y[n-1] - \alpha y[n-2]\right) + x[n]$$

$$y[n] = \frac{1}{2\beta}y[n-1] + \alpha y[n-1] - \frac{\alpha}{2\beta}y[n-2] + \beta x[n]$$

$$\vdots$$

$$y[n] = \frac{1}{2\beta}y[n-1] + \alpha y[n-1] - \frac{\alpha}{2\beta}y[n-2] + \frac{3}{4}y[n-1] + x[n]$$
 عبارت فوق را متحد با رابطه
$$y[n] = -\frac{1}{8}y[n-2] + \frac{3}{4}y[n-1] + x[n]$$
 عبارت فوق را متحد با رابطه
$$\beta = 1, \ -\frac{\alpha}{2} = -\frac{1}{8}, \ \frac{1}{2} + \alpha = \frac{3}{4} \rightarrow \alpha = \frac{1}{4}$$

پاسخ ضربه یک سیستم که از سریسازی دو سیستم LTI حاصل شده است، برابر با کانولوشن پاسخ ضربه هر یک از سیستم ها است.

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

$$w[0] = 1, \ w[1] = \frac{1}{2}, \ w[2] = \frac{1}{4}, \ \cdots \to h_w[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^n u[n]$$

$$y[n] = \frac{1}{4}y[n-1] + \delta[n]$$

$$y[0] = 1, \ y[1] = \frac{1}{4}, \ y[2] = \frac{1}{16}, \ \cdots \to h_y[n] = \left(\frac{1}{4}\right)^n u[n]$$

$$h[n] = h_w[n] * h_y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_w[k]h_y[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \left\{ \left(\frac{1}{2}\right)^k u[k] \left(\frac{1}{4}\right)^{n-k} u[n-k] \right\}$$
so where $s \to s$ and $s \to t$ is the proof of $s \to t$ and $s \to t$ is the proof of $s \to t$ and $s \to t$ is the proof of $s \to t$ and $s \to t$ is the proof of $s \to t$ and $s \to t$ is the proof of $s \to t$ and $s \to t$ is the proof of $s \to t$ in the proof of $s \to t$ is the proof of $s \to t$ and $s \to t$ is the proof of $s \to t$ in the proof of $s \to t$ in the proof of $s \to t$ is the proof of $s \to t$ in the proof of $s \to t$ in the proof of $s \to t$ is the proof of $s \to t$ in the proof of $s \to t$ in the proof of $s \to t$ in the proof of $s \to t$ is the proof of $s \to t$ in the proof of

 $k \ge 0, \ n - k \ge 0 \ \rightarrow \ 0 \le k \le n$

در ادامه خواهیم داشت:

$$h[n] = \sum_{k=0}^{n} \left(\frac{1}{2}\right)^k \left(\frac{1}{4}\right)^{n-k} u[n] = \sum_{k=0}^{n} \left(\frac{1}{2}\right)^k \left(\frac{1}{2}\right)^{2n-2k} u[n] = \sum_{k=0}^{n} \left(\frac{1}{2}\right)^{2n-k} u[n]$$

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

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

۵. الف) صحیح، با توجه به اینکه در این حالت انتگرال قدر مطلق پاسخ ضربه نامحدود خواهد شد، سیستم ناپایدار است.

ب) غلط، سیستمی خطی و تغییرناپذیر با زمان را در نظر بگیرید که مقدار تأخیر مشخصی را ایجاد مینماید. معکوس این سیستم به مقادیر ورودی در زمانهای آینده نیاز دارد، پس علی نیست.

ج) غلط، معیار پایداری مجموع قدر مطلق مقادیر پاسخ ضربه در تمامی لحظات است.

د) غلط، در صورت نامحدود بودن یک اندیس زمانی از پاسخ ضربه انباشت قدرمطلق پاسخ ضربه بی کران خواهد بود و علی رغم محدود بودن ورودی خروجی نامحدود خواهد گردید.

هـ) غلط، برای مثال سیستمی با پاسخ ضربه h(t)=u(t) را در نظر بگیرید که علی بوده ولی انتگرال قدر مطلق پاسخ ضربه نامحدود دارد.

و) غلط، برای مثال سیستمی که برای بند (ب) ذکر گردید را در نظر بگیرید. ترکیب متوالی این سیستم علی و معکوس غیر علی آن، بدون حافظه و علی خواهد بود.

۶.

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)x(t-\tau)d\tau$$
$$\exists t_0 \neq 0 \mid h(t_0) \neq 0$$

در این صورت در لحظه t_0 پاسخ ضربه مخالف صفر خواهد بود و از $x(t-t_0)$ برای محاسبه y(t) استفاده خواهد شد. پس طبق تعریف سیستم حافظه دار خواهد بود.

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)x(t-\tau)d\tau$$
$$\exists t_0 < 0 \mid h(t_0) \neq 0$$

در این صورت در لحظه t_0 پاسخ ضربه مخالف صفر خواهد بود و از $x(t-t_0)$ برای محاسبه y(t) استفاده می گردد خواهد شد. با توجه به اینکه $t_0 < 0$ می باشد، برای محاسبه خروجی از ورودی در زمانهای آتی استفاده می گردد که تعریف علی بودن را نقض می نماید.

٨. الف)

$$h(t) * x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} [u(\tau - 1) - u(\tau - 3)] e^{-(t - \tau)} u(t - \tau) d\tau$$
$$= \int_{-\infty}^{t} [u(\tau - 1) - u(\tau - 3)] e^{-(t - \tau)} d\tau \quad t - \tau > 0 \to \tau < t$$

به ازای t در بازههای زمانی مختلف کانولوشن را محاسبه مینماییم:

$$t < 1 \to h(t) * x(t) = 0$$

$$1 \le t \le 3 \to h(t) * x(t) = \int_1^t e^{-(t-\tau)} d\tau = e^{-(t-\tau)} \Big|_1^t = 1 - e^{-(t-1)}$$

$$t > 3 \to h(t) * x(t) = \int_1^3 e^{-(t-\tau)} d\tau = e^{-t} \left(e^3 - e^1 \right)$$

ب)

$$h[n] * x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \left(\frac{1}{3}\right)^k u[k-3] \left(\frac{1}{6}\right)^{n-k-6} u[n-k]$$

$$n < 3 \to h[n] * x[n] = 0$$

$$n \ge 3 \to h[n] * x[n] = \sum_{k=3}^{n} \left(\frac{1}{3}\right)^k \left(\frac{1}{6}\right)^{n-k-6}$$

$$= \left(\frac{1}{6}\right)^{n-6} \sum_{k=3}^{n} \left(\frac{1}{3}\right)^k \left(\frac{1}{6}\right)^{-k}$$

$$= \left(\frac{1}{6}\right)^{n-6} \sum_{k=3}^{n} \left(\frac{1}{2}\right)^{-k} = \left(\frac{1}{6}\right)^{n-6} (2^{n+1} - 2^3)$$

$$h[n] * x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} -\left(\frac{1}{4}\right)^{-k-2} u[-k]u[n-k-4] \tag{Y}$$

بر اساس اینکه سیگنالهای پله به ازای چه زمانهایی مقدار غیر صفر دارند، محدودههای مؤثر سیگما را یافته و بر اساس مقدار n بازهبندی میکنیم:

$$-k \ge 0 \to k \le 0$$
$$n - k - 4 \ge 0 \to k \le n - 4$$

با توجه به اینکه برای غیر صفر بودن رابطه (7) باید مقدار k در دو عبارت بالا صدق کند، محاسبه کانولوشن را بر اساس مقدار n به دو قسمت تقسیم می شود:

$$n \le 4 \to h[n] * x[n] = \sum_{k=-\infty}^{n-4} -\left(\frac{1}{4}\right)^{-k-2}$$

تغییر متغیر $k^{'}=-k-2$ را انجام می دهیم:

$$h[n] * x[n] = \sum_{k'=-n+2}^{\infty} -\left(\frac{1}{4}\right)^{k'} = -\frac{1}{3}\left(\frac{1}{4}\right)^{-n+1}$$

برای n > 4 مقدار کانولوشن ثابت می ماند:

$$h\left[n\right]*x\left[n\right] = -\frac{1}{3}\left(\frac{1}{4}\right)^{-4+1=-3}$$

د)

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

بر اساس بازهای از زمان که تابع پله دارای مقدار غیر صفر است محدوده انتگرالگیری را بازنویسی میکنیم:

$$-t-1 \ge 0 \to t \le -1$$
$$-t+\tau \ge 0 \to \tau \ge t$$

بر اساس مقدار t داریم:

$$t > -1 \to h(t) * x(t) = 0$$

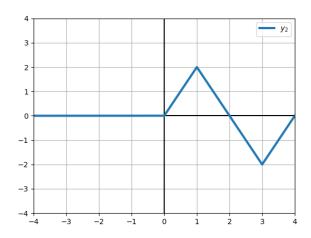
$$t \le -1 \to h(t) * x(t) = \int_t^{-1} \sin(-\tau - 1)(t - \tau)d\tau$$

با روش انتگرال جزء به جزء:

$$= 2t\cos(t+1) - \sin(t+1) - t + 1$$

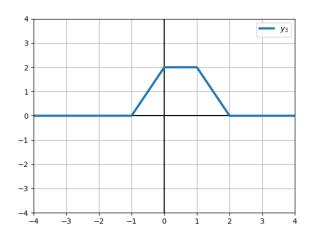
$$x_2(t) = x_1(t) - x_1(t-2)$$

$$y_2(t) = y_1(t) - y_1(t-2)$$



$$x_3(t) = x_1(t+1) + x_1(t)$$

$$y_3(t) = y_1(t+1) + y_1(t)$$



$$h[n] = h_1[n] * h_2[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_1[k]h_2[n-k]$$

طبق فرض مسئله $h_1[k]$ زمانی مخالف صفر است که $k \geq n_1$ باشد. همچنین در عبارت بالا برای اینکه $h_2[n-k]$ مخالف صفر باشد، باید داشته باشیم:

$$n-k \ge n_2 \to n \ge n_2 + k$$

اگر نتیجه گیری اول یعنی $k \geq n_1$ را وارد عبارت بالا کنیم، خواهیم داشت:

 $n \ge n_1 + n_2$

وقتی رابطه بالا برقرار نباشد عبارت داخل سیگما صفر خواهد بود پس لزوما برای اندیسهای زمانی $n < n_1 + n_2$

.11

$$h[n] = h_1[n] * h_2[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_1[k]h_2[n-k]$$

طبق فرض مسئله $h_1[k]$ زمانی مخالف صفر است که $k \leq n_1$ باشد. همچنین در عبارت بالا برای اینکه $h_2[n-k]$ مخالف صفر باشد، باید داشته باشیم:

$$n-k \le n_2 \to n \le n_2 + k$$

اگر نتیجهگیری اول یعنی $k \leq n_1$ را وارد عبارت بالا کنیم، خواهیم داشت:

$$n \leq n_1 + n_2$$

وقتی رابطه بالا برقرار نباشد عبارت داخل سیگما صفر خواهد بود پس لزوما برای اندیسهای زمانی $n>n_1+n_2$

فرض کنیم سیگنال $h_1[n]$ از اندیس زمانی n_{11} شروع شده و تا اندیس زمانی n_{12} ادامه دارد، به عبارتی: $h_1[n]=0, \quad n < n_{11}, \ n > n_{12}$

به طوری که:

 $L_1 = n_{12} - n_{11} + 1$

همچنین سیگنال $h_2[n]$ از اندیس زمانی n_{21} شروع شده و تا اندیس زمانی n_{22} ادامه دارد، به عبارتی: $h_2[n]=0, \quad n < n_{21}, \; n > n_{22}$

به طوری که:

 $L_2 = n_{22} - n_{21} + 1$

با توجه به قضایای اثبات شده در دو سوال قبلی برای کانولوشون دو سیگنال خواهیم داشت:

$$h[n] = h_1[h] * h_2[n]$$

$$h[n] = 0, \quad n > n_{12} + n_{22}$$

$$h[n] = 0, \quad n < n_{11} + n_{21}$$

در این حالت طول سیگنال برابر خواهد بود با:

$$L = (n_{12} + n_{22}) - (n_{11} + n_{21}) + 1$$

$$= (n_{12} + n_{22} - 1) - (n_{11} + n_{21} - 1) + 1$$

$$= (n_{12} - n_{11} + 1) + (n_{22} - n_{21} + 1) - 1$$

$$= L_1 + L_2 - 1$$

$$S_h = \int_{-\infty}^{\infty} h(t)dt$$

$$S_x = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)dt$$

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

$$S_y = \int_{-\infty}^{\infty} y(t)dt = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) * h(t)dt$$

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

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

مى توانيم انتگرال ها را جدا كنيم. براى روشنى بيشتر تغيير متغير انجام مى دهيم:

$$u = t - \tau$$
, $du = dt$, $t = u + \tau$

با این تغییر متغیر خواهیم داشت:

$$S_y = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \int_{-\infty}^{\infty} h(u) du \ d\tau$$
$$= \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) d\tau \int_{-\infty}^{\infty} h(u) du = S_x \ S_h$$

.14

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

$$T_h = 2$$

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

$$T_x = 2$$

کوچکترین مضرب مشترک دوره تناوب دو سیگنال برابر ۲ است:

$$h(t) * x(t) = \int_{<2>} h(\tau)x(t-\tau)d\tau$$

$$= \int_0^2 (\delta(\tau) - \delta(\tau - 1)) (u(t-\tau) - u(t-\tau - 1)) d\tau$$

$$= u(t) - u(t-1) - u(t-1) + u(t-2)$$

$$= u(t) - 2u(t-1) + u(t-2), \quad T = 2$$