

کلور ارس ۹۴

- ۶۷ - رابطه ورودی ($x(t)$) و خروجی ($y(t)$) در یک سیستم توسط رابطه زیر بیان می‌شود:

$$y(t) = \begin{cases} x(t-1) & x(t-1) \leq 1 \\ x(t-2) & x(t-1) > 1 \end{cases}$$

دراین سیستم، کدام گزینه صحیح است؟

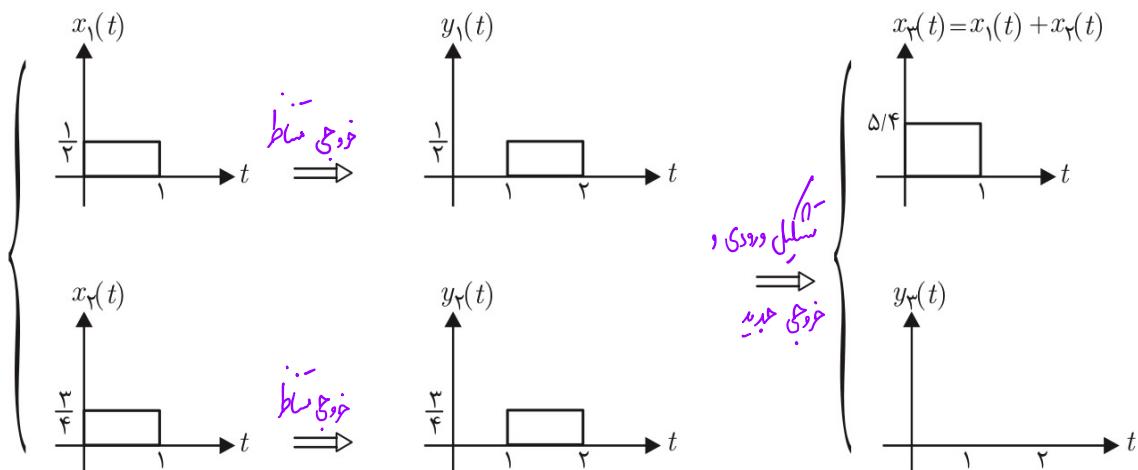
- ۱) سیستم علی و خطی است.
- ۲) سیستم علی و غیرخطی است.
- ۳) سیستم غیرعلی و خطی است.
- ۴) سیستم غیرعلی و غیرخطی است.

حل از لاب لوران روحس:

گزینه (۲). اول در مورد علیت بحث می‌کنیم. با توجه به رابطه ورودی و خروجی واضح است که مقدار خروجی در هر لحظه تنها به مقادیر قبلی و گذشته ورودی وابسته است؛ چرا که هم شرط‌ها روی $x(t-1)$ است (گذشته ورودی در یک ثانیه قبل) و هم ضابطه‌ها به گذشته

ورودی در یک ثانیه قبل و دو ثانیه قبل (همان $x(t-1)$ و $x(t-2)$) وابسته است. پس چون هیچ وابستگی به آینده ورودی نداریم، سیستم علی است.

اما در مورد خطی بودن باید گفت که چون شرط ضابطه‌ها روی خود سیگنال ورودی است (نه زمان)، پس سیستم غیرخطی است. برای اثبات غیرخطی بودن سیستم مثال نقض زیر کافی است:



به وضوح $y_3(t) \neq y_1(t) + y_2(t)$ است که نشان دهندهٔ غیرخطی بودن سیستم است.
بنابراین گزینه ۲ صحیح است.

۶۸ - برای سیستم S با رابطه ورودی - خروجی $y(n) = x\left(\left\lfloor \frac{n}{3} \right\rfloor\right)$ گزینه کامل‌تر کدام است؟

(بخش صحیح $\lfloor u \rfloor \triangleq u$)

- ۱) سیستم بدون حافظه است.
- ۲) پاسخ ضربه سیستم برابر $\delta(n) + \delta(n-1) + \delta(n-2)$ است.
- ۳) پاسخ به ورودی $\delta(n) + \delta(n-1) + \delta(n-2)$ مساوی $\delta(n) + \delta(n-1) + \delta(n-2)$ است.
- ۴) همه موارد

حل از کتاب بوتان لرودس :

گزینه ۱) اول از همه می‌توان گفت که سیستم حافظه‌دار است، چرا که به ازای $n = 5$ داریم:

$$y[5] = x\left(\left\lfloor \frac{5}{3} \right\rfloor\right) = x[1]$$

۳

یعنی مقدار خروجی در لحظه‌ی $n = 5$ به مقدار ورودی در لحظه قبل‌تر $n = 1$ وابسته است و این یعنی وجود حافظه.

پس گزینه‌ی صحیح یا ۲) است و یا ۲). شاید در نظر اول بگویید که هر دو گزینه یکی هستند و می‌توانند درست باشند اما به گزینه دوم می‌توان یک ایراد جزئی گرفت؛ آن هم اینکه پاسخ ضربه طبق قرارداد برای سیستم‌های LTI تعریف می‌گردد و از آنجا که سیستم S داده شده تغییرپذیر با زمان است، پس LTI نیست و اصلاً پاسخ ضربه برای آن تعریف نمی‌شود.^۱

حال برای تحقیق درستی گزینه کافی است به جای $x[n]$ سیگنال $\delta[n]$ را قرار دهیم، در این صورت:

$$x[n] = \delta[n] = \begin{cases} 1 & n = 0 \\ 0 & n \neq 0 \end{cases}$$

۲

$$\rightarrow y[n] = x\left(\left\lfloor \frac{n}{3} \right\rfloor\right) = \begin{cases} 0 & n \leq -1 \\ 1 & n = 0, 1, 2 = \delta[n] + \delta[n-1] + \delta[n-2] \\ 0 & n \geq 3 \end{cases}$$

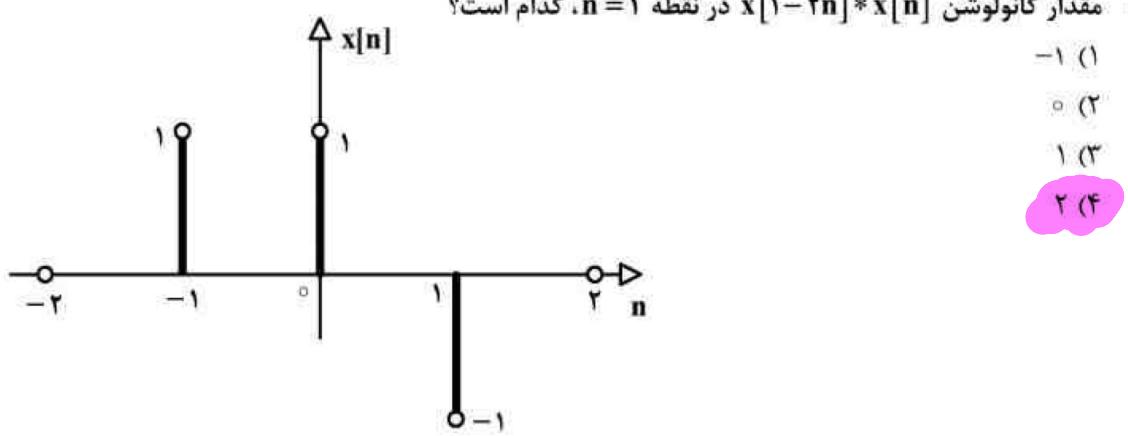
۳

بنابراین گزینه صحیح است.

N. H. Abdolrahim

@ signal_tests

- ۶۹ - مقدار کانولوشن $x[1-2n] * x[n]$ در نقطه $n=1$ کدام است؟



- ۱ (۱)

۰ (۲)

۱ (۳)

۲ (۴)

حل از تاب پر ان روش:

گزینه (۴). کافی است از تعریف کانولوشن گستاخ استفاده نماییم:

$$x[n] * x[1-2n] = \sum_{m=-\infty}^{+\infty} x[n-m]x[1-2m]$$

به ازای $n=1$ خواهیم داشت:

$$x[n] * x[1-2n] \Big|_{n=1} = \sum_{m=-\infty}^{+\infty} x[1-m]x[1-2m] \stackrel{(۱)}{=} x[0]x[-1] + x[1]x[1] \stackrel{(۲)}{=} 1+1=2$$

(۱) جایگذاری $n=1$ در سیگما قبلى

(۲) حاصل ضرب $x[1-m]x[1-2m]$ تنها به ازای $m=0, 1$ مخالف صفر است.

لذا گزینه ۴ صحیح است.

N.H. Abdolrahim

@ signal-tests

-۷۰ تبدیل فوریه کدام یک از توابع (سیگنال‌های) داده شده دارای کلیه خصوصیات زیر است؟

$$\int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega)d\omega = 0 \quad (\text{ج}) , \quad \int_{-\infty}^{\infty} \omega X(j\omega)d\omega = 0 \quad (\text{ب}) , \quad \operatorname{Re}\{X(j\omega)\} = 0 \quad (\text{الف})$$

$$x(t) = e^{-t^r} - 1 \quad (1)$$

$$x(t) = t^r e^{-|t|} \quad (2)$$

$$x(t) = t^r e^{-|t|} \quad (3)$$

$$x(t) = t e^{-|t|} \quad (4)$$

حل از لاب دران بروهس:

گزینه (۲). اول از همه می‌دانیم که با توجه به گزینه‌های داده شده سیگنال $x(t)$ موردنظر یک سیگنال حقیقی است. حال با توجه به حقیقی بودن $x(t)$ و گزاره (الف) نتیجه می‌گیریم که $x(t)$ لزوماً یک سیگنال فرد است؛ یعنی گزینه‌های ۲ و ۴ نمی‌توانند درست باشند. اما با توجه به گزاره (ج) می‌دانیم $x(t)$ به ازای $t = 0$ برابر با صفر است؛ که هر دو گزینه ۳ و ۴ این شرط را برآورده می‌کنند.
اما با توجه به گزاره (ب) می‌توان گفت:

$$\int_{-\infty}^{+\infty} \omega X(j\omega)d\omega = 0 \Rightarrow \int_{-\infty}^{+\infty} j\omega X(j\omega)d\omega = 0 \Rightarrow \mathcal{F}^{-1}\{j\omega X(j\omega)\}|_{t=0} = 0$$

$$\Rightarrow \frac{d}{dt} x(t)|_{t=0} = 0$$

که تنها گزینه در این شرط صدق می‌کند:

$$\frac{d}{dt}(t^r e^{-|t|})|_{t=0} = \left[r t^r e^{-|t|} + t^r \left(\frac{d}{dt} e^{-|t|} \right) \right]|_{t=0} = 0$$

در نتیجه گزینه (۲) صحیح است.

N.H. Abdolrahim

@signal_tests

$$X(j\omega) = \frac{d}{d\omega} \left[\frac{\sin 2\omega - j \cos 2\omega}{1 + j(\frac{\omega}{\tau})} \right]$$

سیگنال زمانی $x(t)$ متناظر با تبدیل فوریه است؟ - ۷۱

$$-\tau te^{-\tau(t+\tau)}u(t+\tau) \quad (1)$$

$$\tau te^{-\tau(t-\tau)}u(t-\tau) \quad (2)$$

$$te^{-\tau t+\tau}u(t+\tau) \quad (3)$$

$$te^{-\tau t-\tau}u(t-\tau) \quad (4)$$

حل از کتاب پران روحش:

گزینه (۱). ابتدا سعی می‌کنیم تبدیل فوریه معکوس کسر داده شده را بیابیم:

$$\frac{\sin(2\omega) - j \cos 2\omega}{1 + j(\frac{\omega}{\tau})} = \frac{\frac{1}{2j}(e^{j2\omega} - e^{-j2\omega}) - \frac{j}{2}(e^{j2\omega} + e^{-j2\omega})}{1 + j(\frac{\omega}{\tau})} = \frac{-je^{j2\omega}}{1 + j(\frac{\omega}{\tau})}$$

برای محاسبه عکس فوریه کسر بالا از سیگنال‌های کمکی زیر استفاده می‌کنیم:

$$Y_1(j\omega) = \frac{1}{1 + j\omega} \xrightarrow{\mathcal{F}^{-1}} y_1(t) = e^{-t}u(t)$$

$$Y_\tau(j\omega) = \frac{-j}{1 + j(\frac{\omega}{\tau})} = -jY_1(\frac{\omega}{\tau}) \xrightarrow{\mathcal{F}^{-1}} y_\tau(t) = (-j) \cdot (\tau y_1(\tau t)) = -\tau j e^{-\tau t}u(t)$$

$$Y_\tau(j\omega) = \frac{-je^{j2\omega}}{1 + j(\frac{\omega}{\tau})} = e^{j2\omega} Y_\tau(j\omega) \xrightarrow{\mathcal{F}^{-1}} y_\tau(t) = y_\tau(t+2) = -\tau j e^{-\tau(t+2)}u(t+2)$$

حال برای یافتن $x(t)$ به صورت زیر عمل می‌کنیم:

$$X(j\omega) = \frac{d}{d\omega} Y_\tau(j\omega) \xrightarrow{\mathcal{F}} x(t) = -jty_\tau(t) = -\tau te^{-\tau(t+2)}u(t+2)$$

بنابراین گزینه صحیح است.

-۷۲ اگر سیگنال زمان پیوسته $x(t)$ به صورت زیر باشد:

$$y(t) = x'(1-t) \quad \text{و} \quad x(t) = \sin\left(\frac{\pi}{4} \times 2t\right) + \sin\left(\frac{3\pi}{4} \times t\right)$$

همچنین ضرایب سری فوریه $y(t)$ را b_k بنامیم، b_3 برابر است با:

$$-\frac{\pi}{4} j \quad (1)$$

$$-\frac{3\pi}{4} j \quad (2)$$

$$\frac{\pi}{4} j \quad (3)$$

$$\frac{3\pi}{4} j \quad (4)$$

حل از تاب پوران روحس:

گزینه (۴). اگر ضرایب سری فوریه $x(t)$ را با a_k نمایش دهیم، رابطه بین a_k و b_k به فرم زیر است:

سیگنال	ضرایب سری فوریه
شیفت زمانی	a_k
انعکاس زمانی	$a_k e^{jk\omega_0}$
مشتق زمانی و خطی بودن	$a_{-k} e^{-jk\omega_0}$
$y(t) = -\frac{d}{dt} x(1-t)$	$-jk\omega_0 e^{-jk\omega_0} a_{-k} = b_k$

پس برای b_3 داریم:

$$b_3 = -3j\omega_0 e^{-3j\omega_0} a_{-3}$$

پس لازم است بسط سری فوریه $x(t)$ و مقدار ω_0 را بیابیم:

$$x(t) = \underbrace{\sin\left(\frac{3\pi}{2}t\right)}_{\frac{4}{3} = \text{دوره تناوب}} + \underbrace{\sin\left(\frac{\pi}{2}t\right)}_{4 = \text{دوره تناوب}} \Rightarrow T_0 = 4, \quad \omega_0 = \frac{2\pi}{T_0} = \frac{\pi}{2}$$

$$\begin{aligned} x(t) &= \sin\left(\frac{3\pi}{2}t\right) + \sin\left(\frac{\pi}{2}t\right) = \frac{1}{2j} \left(e^{j\frac{3\pi}{2}t} - e^{-j\frac{3\pi}{2}t} \right) + \frac{1}{2j} \left(e^{j\frac{\pi}{2}t} - e^{-j\frac{\pi}{2}t} \right) \\ &= \frac{-1}{2j} e^{-j(3)\frac{\pi}{2}t} - \frac{1}{2j} e^{-j\frac{\pi}{2}t} + \frac{1}{2j} e^{j\frac{\pi}{2}t} + \frac{1}{2j} e^{j(3)\frac{\pi}{2}t} \end{aligned}$$

يعنى داریم:

یعنی داریم:

$$a_k = \begin{cases} -\frac{1}{2j} & k = -3, -1 \\ \frac{1}{2j} & k = 3, 1 \\ 0 & \text{سایر مقادیر} \end{cases}$$

در نهایت برای b_3 داریم:

$$b_3 = (-3j) \left(\frac{\pi}{2}\right) \left(e^{\underbrace{-j \frac{3\pi}{4}}_j} \right) \left(-\frac{1}{2j} \right) = \frac{3\pi}{4} j$$

لذا گزینه ۴ صحیح است.

نکره: در کلید اولیه سازمان سنجی به اسباب لینه دم به عنوان پاسخ سوال معنی سده بود که به هیچ درست نمی‌رسد.

N. H. Abdolrahim

@ signal-tests

-۷۳ ضرایب سری فوریه‌ی سیگنال متناوب $x[n]$ با دوره‌ی تناوب τ را با α_k نشان می‌دهیم. از روی سیگنال

$$s(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[k] \delta(t - k\tau)$$

کدام است؟

$$\frac{1}{2}\alpha_k \quad (1)$$

$$\frac{1}{\tau}\alpha_k \quad (2)$$

$$6\alpha_k \quad (3)$$

$$2\alpha_k \quad (4)$$

حل از کتاب پران لودھس:

۱

گزینه‌ی ۱ در قدم اول باید دوره تناوب $S(t)$ را بدست آوریم؛ فرض می‌کنیم دوره تناوب

T_0 باشد آنگاه:

$$S(t + T_0) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[k] \delta(t + T_0 - k\tau) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[k] \delta\left(t - (k - \frac{T_0}{\tau})\right)$$

$$= \sum_{\ell=-\infty}^{+\infty} x\left[\ell + \frac{T_0}{\tau}\right] \delta(t - \ell\tau) \stackrel{(2)}{=} \sum_{\ell=-\infty}^{+\infty} x[\ell] \delta(t - \ell\tau)$$

(۱) با فرض زوج بودن T_0 ، از تغییر متغیر $\ell = k - \frac{T_0}{\tau}$ استفاده می‌کنیم.

(۲) طبق فرض تناوب $S(t + T_0) = S(t)$ با دوره تناوب T_0 باید $S(t + T_0) = S(t)$ باشد.

شرط برقراری تساوی بالا آن است که $x[n]$ با دوره

تناوب τ متناوب است، می‌توان گفت:

$$\frac{T_0}{\tau} = 6 \Rightarrow T_0 = 12$$

حال تعریف ضرایب سری فوریه $S(t)$ را می‌نویسیم (این ضرایب را با β_k نمایش می‌دهیم):

$$\begin{aligned} \beta_k &\triangleq \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} S(t) e^{-jk\frac{\pi}{T_0}t} dt \stackrel{(1)}{=} \frac{1}{12} \int_{-1}^1 \left(\sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[k] \delta(t - k\tau) \right) e^{-jk\frac{\pi}{\tau}t} dt \\ &\stackrel{(2)}{=} \frac{1}{12} \left[\int_{-1}^1 x[0] \delta(t) e^{-jk\frac{\pi}{\tau}t} dt + \int_{-1}^1 x[1] \delta(t - \tau) e^{-jk\frac{\pi}{\tau}t} dt + \int_{-1}^1 x[2] \delta(t - 2\tau) e^{-jk\frac{\pi}{\tau}t} dt \right. \\ &\quad \left. + \int_{-1}^1 x[3] \delta(t - 3\tau) e^{-jk\frac{\pi}{\tau}t} dt + \int_{-1}^1 x[4] \delta(t - 4\tau) e^{-jk\frac{\pi}{\tau}t} dt + \int_{-1}^1 x[5] \delta(t - 5\tau) e^{-jk\frac{\pi}{\tau}t} dt \right] \\ &= \frac{1}{12} \left[x[0] + x[1] e^{-jk\frac{\pi}{\tau}} + x[2] e^{-jk\frac{2\pi}{\tau}} + x[3] e^{-jk\pi} + x[4] e^{-jk\frac{4\pi}{\tau}} + x[5] e^{-jk\frac{5\pi}{\tau}} \right] \\ &= \frac{1}{12} \sum_{m=0}^5 x[m] e^{-jkm\frac{\pi}{\tau}} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
\beta_k &\triangleq \frac{1}{T} \int_{-\infty}^{\infty} S(t) e^{-jk\frac{\pi}{T}t} dt = \frac{1}{T} \int_{-\infty}^{\infty} \left(\sum_{k=-\infty}^{+\infty} x[k] \delta(t - \tau k) \right) e^{-jk\frac{\pi}{T}t} dt \\
&\stackrel{(1)}{=} \frac{1}{T} \left[\int_{-\infty}^{\infty} x[0] \delta(t) e^{-jk\frac{\pi}{T}t} dt + \int_{-\infty}^{\infty} x[1] \delta(t - T) e^{-jk\frac{\pi}{T}t} dt + \int_{-\infty}^{\infty} x[2] \delta(t - 2T) e^{-jk\frac{\pi}{T}t} dt \right. \\
&\quad \left. + \int_{-\infty}^{\infty} x[3] \delta(t - 3T) e^{-jk\frac{\pi}{T}t} dt + \int_{-\infty}^{\infty} x[4] \delta(t - 4T) e^{-jk\frac{\pi}{T}t} dt + \int_{-\infty}^{\infty} x[5] \delta(t - 5T) e^{-jk\frac{\pi}{T}t} dt \right] \\
&= \frac{1}{T} \left[x[0] + x[1] e^{-jk\frac{\pi}{T}} + x[2] e^{-jk\frac{2\pi}{T}} + x[3] e^{-jk\pi} + x[4] e^{-jk\frac{4\pi}{T}} + x[5] e^{-jk\frac{5\pi}{T}} \right] \\
&= \frac{1}{T} \sum_{m=0}^5 x[m] e^{-jkm\frac{\pi}{T}}
\end{aligned}$$

(1) مقدار T و $S(t)$ را جایگذاری کرده و حدود انتگرال را بازه‌ی $(-1, 1)$ در نظر می‌گیریم.

(2) با توجه به حدود انتگرال، تنها جملاتی را از سیگما در نظر می‌گیریم که تابع دلتا در بازه‌ی انتگرال گیری قرار داشته باشد.

حال اگر تعریف ضرایب سری فوریه سیگنال $x[n]$ را بنویسیم، خواهیم داشت:

$$\alpha_k \triangleq \frac{1}{T} \sum_{m=0}^5 x[m] e^{-jk\frac{\pi}{T}m} = \frac{1}{T} \sum_{m=0}^5 x[m] e^{-jkm\frac{\pi}{T}}$$

با مقایسه روابط بدست آمده برای α_k و β_k بدیهی است که $\beta_k = \frac{1}{T} \alpha_k$ خواهد بود.

بنابراین گزینه ۲ پاسخ صحیح است.



N. H. Abdolrahim

@ signal-tests

-۷۴ پاسخ سیستم LTI علی با تابع تبدیل $H(s) = \frac{s}{s+3}$ به ورودی $x(t) = e^{-2t} + u(t)$ کدام است؟

$$-2e^{-2t} + e^{-2t}u(t) \quad (1)$$

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

$$-2(e^{-2t} + e^{-2t})u(t) \quad (3)$$

$$(e^{-2t} + 2e^{-2t})u(t) \quad (4)$$

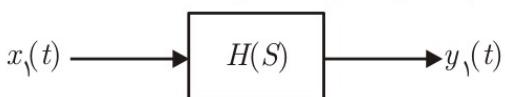
حل از لایب پران لوهس:

گزینه‌ی ۱. سیگنال ورودی از دو بخش تشکیل شده است و طبق خاصیت خطی بودن می‌توان

پاسخ سیستم به هر بخش ورودی را جداگانه حساب کرد و سپس آنها را با هم جمع کرد:

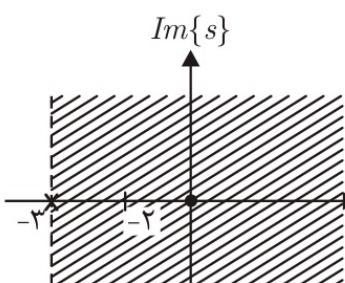
$$x(t) = \underbrace{e^{-2t}}_{x_1(t)} + \underbrace{u(t)}_{x_2(t)}$$

از جنس توابع ویژه سیستم است و پاسخ سیستم به آن عبارتست از:



$$y_1(t) = x_1(t)H(s)|_{s=-2} = (e^{-2t})\left(\frac{s}{s+3}\Big|_{s=-2}\right) = -2e^{-2t}$$

البته قبل از محاسبه $y_1(t)$ لازم بود که چک کنیم آیا $s = -2$ در ناحیه همگرایی $H(s)$



هست یا خیر؛ با توجه به آنکه گفته شده سیستم علی است، پس آن به شکل رو برو می‌باشد و شامل $s = -2$ هست و لذا $y_1(t)$ بدست آمده صحیح است. اما اگر $s = -2$ در ROC نبود، $y_1(t) = \infty$ می‌شد. حال بخش دوم ورودی را در نظر می‌گیریم:



$$Y_2(s) = X_2(s)H(s), \quad X_2(s) = \mathcal{L}\{u(t)\} = \frac{1}{s}, \quad \text{Re}\{s\} > 0$$

$$\Rightarrow Y_2(s) = \left(\frac{1}{s}\right)\left(\frac{s}{s+3}\right) = \frac{1}{s+3} \quad ROC : \text{Re}\{s\} > -3$$

$$y_2(t) = \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{1}{s+3}\right\} = e^{-3t}u(t)$$

در نهایت خروجی سیستم عبارتست از:

$$y(t) = y_1(t) + y_2(t) = -2e^{-2t} + e^{-3t}u(t)$$

در نتیجه گزینه ۱ صحیح است.

N.H. Abdolrahim

@ signal-tests

- ۷۵ یک سیستم زمان پیوسته پایدار به شکل $H(s) = \frac{1}{s+1}$ در اختیار می‌باشد. در صورتی که ورودی این

سیستم به صورت $x(t) = \cos(2t + 1)$ باشد، در این صورت خروجی سیستم کدام است؟

$$y(t) = -\frac{2}{5} \sin(2t + 1) \quad (1)$$

$$y(t) = \frac{1}{5} \cos(2t + 1) \quad (2)$$

$$y(t) = \frac{1}{5} \cos(2t + 1) - \frac{2}{5} \sin(2t + 1) \quad (3)$$

$$y(t) = \frac{1}{5} \cos(2t + 1) + \frac{2}{5} \sin(2t + 1) \quad (4)$$

حل از کتاب بیران روحش :

گزینه‌ی (۴). از قبل می‌دانیم که پاسخ یک سیستم LTI با پاسخ شبکه $H(j\omega)$ به ورودی

سینوسی دلخواه به فرم زیر است:

$$x(t) = A \cos(\omega_0 t + \phi) \rightarrow H(j\omega_0) \rightarrow y(t)$$

$$\Rightarrow y(t) = A |H(j\omega_0)| \cos(\omega_0 t + \phi + \angle H(j\omega_0))$$

در این سوال نیز با چنین حالتی مواجه هستیم. ابتدا با توجه به پایداری سیستم و تابع تبدیل $H(s)$ ، تابع $H(j\omega_0)$ را تشکیل می‌دهیم و $|H(j\omega_0)|$ و $\angle H(j\omega_0)$ را بدست می‌آوریم:

$$H(j\omega) = H(s) \Big|_{s=j\omega} = \frac{1}{j\omega + 1} \Rightarrow \begin{cases} |H(j\omega)| = \frac{1}{|j\omega + 1|} = \frac{1}{\sqrt{1 + \omega^2}} \\ \angle H(j\omega) = \angle \frac{1}{1+j\omega} = \angle \frac{1-j\omega}{1+\omega^2} = \tan^{-1}(-\omega) \end{cases}$$

حال با جایگذاری $\omega_0 = 2$ داریم:

$$H(j\omega) \Big|_{\omega=2} = \frac{1}{\sqrt{5}}$$

$$\angle H(j\omega) \Big|_{\omega=2} = \tan^{-1}(-2) \triangleq \alpha$$

در بالا α را برابر زاویه $\omega_0 = 2$ یا همان زاویه $\tan^{-1}(-2)$ در نظر گرفته‌ایم، البته

توجه داشته باشید که α به گونه‌ای است که $\cos(\alpha) > 0$ و $\sin(\alpha) < 0$ است. حال به

محاسبه خروجی می‌پردازیم:

$$x(t) = \cos(2t + 1) \rightarrow H(j\omega) \rightarrow y(t)$$

$$y(t) = |H(j\omega)|_{\omega=2} \cos\left(2t + 1 + \angle H(j\omega) \Big|_{\omega=2}\right) = \frac{1}{\sqrt{5}} \cos(2t + 1 + \alpha)$$

$$= \frac{1}{\sqrt{5}} \cos(\alpha) \cos(2t + 1) - \frac{1}{\sqrt{5}} \sin(\alpha) \sin(2t + 1)$$

اما از طرفی داریم:

$$\tan(\alpha) = \frac{\sin(\alpha)}{\cos(\alpha)} = \tan(\tan^{-1}(-2)) = -2$$

$$\Rightarrow \begin{cases} 1 + \tan^2(\alpha) = \frac{1}{\cos^2(\alpha)} \Rightarrow \cos(\alpha) = \frac{1}{\sqrt{5}} \\ \sin(\alpha) = -\sqrt{1 - \cos^2(\alpha)} = \frac{-2}{\sqrt{5}} \end{cases}$$

در نهایت خروجی سیستم عبارتست از:

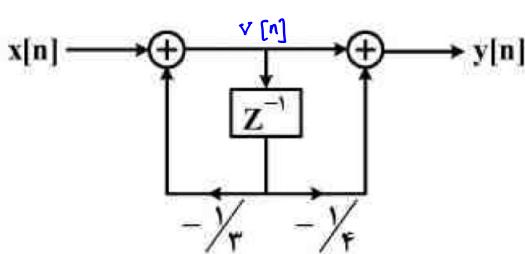
$$\begin{aligned} y(t) &= \frac{1}{\sqrt{5}} [\cos(\alpha) \cos(2t + 1) - \sin(\alpha) \sin(2t + 1)] \\ &= \frac{1}{\sqrt{5}} \left[\left(\frac{1}{\sqrt{5}} \right) \cos(2t + 1) - \left(\frac{-2}{\sqrt{5}} \right) \sin(2t + 1) \right] = \frac{1}{5} \cos(2t + 1) + \frac{2}{5} \sin(2t + 1) \end{aligned}$$

بنابراین گزینه ۴ صحیح است.

N. H. Abdolrahim

@ signal_tests

-۷۶ در سیستم علی داده شده به ازای $y[n] = (\frac{2}{3})^n$ کدام است؟



$$y[n] = \frac{12}{5} \left(\frac{2}{3}\right)^n \quad (1)$$

$$y[n] = \frac{5}{12} \left(\frac{2}{3}\right)^n \quad (2)$$

$$y[n] = \frac{12}{5} \left(\frac{2}{3}\right)^n u(n) \quad (3)$$

$$y[n] = \frac{5}{12} \left(\frac{2}{3}\right)^n u(n) \quad (4)$$

حل از کتاب بُران لِوْهُس:

گزینه‌ی (۲). سیگنال ورودی $x[n]$ جزو توابع ویژه سیستم است و اگر تابع تبدیل سیستم باشد آنگاه خروجی عبارتست از:

$$y[n] = x[n] \cdot H(z)|_{z=\frac{2}{3}}$$

پس کافیست که $H(z)$ را بدست آوریم؛ با استفاده از سیگنال کمکی $v[n]$ که در شکل مشخص شده است می‌توان گفت:

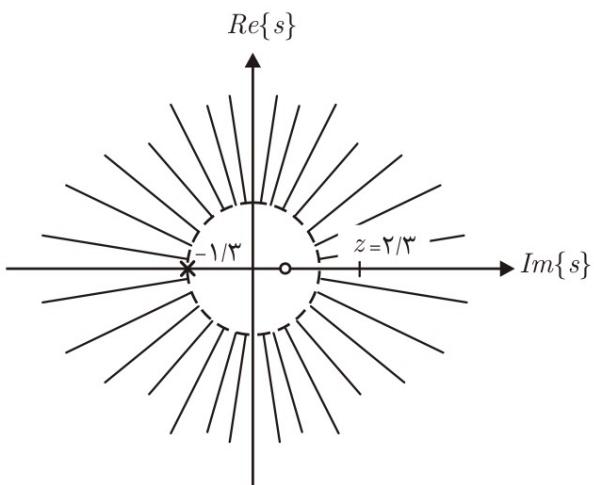
$$v[n] = x[n] - \frac{1}{3} v[n-1] \xrightarrow{z} V(z) = X(z) - \frac{1}{3} z^{-1} V(z) \Rightarrow \frac{V(z)}{X(z)} = \frac{1}{1 + \frac{1}{3} z^{-1}}$$

$$y[n] = v[n] - \frac{1}{4} v[n-1] \xrightarrow{z} Y(z) = V(z) - \frac{1}{4} z^{-1} V(z) \Rightarrow \frac{Y(z)}{V(z)} = \frac{1 - \frac{1}{4} z^{-1}}{1}$$

بنابراین تابع تبدیل سیستم کلی برابر است با:

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \left(\frac{Y(z)}{V(z)} \right) \cdot \left(\frac{V(z)}{X(z)} \right) = \left(\frac{1}{1 + \frac{1}{3} z^{-1}} \right) \cdot \left(\frac{1 - \frac{1}{4} z^{-1}}{1} \right) = \frac{1 - \frac{1}{4} z^{-1}}{1 + \frac{1}{3} z^{-1}}$$

ابتدا لازم است ROC مربوط به $H(z)$ را با فرض علی بودن که در صورت سؤال ذکر شده است بدست آوریم:



همانطور که ملاحظه می‌شود

داخل ROC است، پس خروجی از رابطه

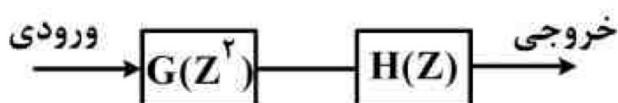
زیر بدست می‌آید:

$$y[n] = x[n] \cdot H(z)|_{z=\frac{2}{3}} = \left(\left(\frac{2}{3}\right)^n \right) \cdot \left(\frac{1 - \left(\frac{1}{4}\right)\left(\frac{2}{3}\right)}{1 + \left(\frac{1}{4}\right)\left(\frac{2}{3}\right)} \right) = \left(\frac{2}{3}\right)^n \cdot \left(\frac{\frac{5}{4}}{\frac{1}{2}}\right) = \frac{5}{12} \left(\frac{2}{3}\right)^n$$

لذا گزینه ۲ صحیح است.

- ۷۷- اگر $G(z)$ و $H(z)$ به ترتیب تبدیل z یک فیلتر پایین گذر ایده‌آل با فرکانس قطع $\frac{\pi}{2}$ و یک فیلتر بالاگذر

ایده‌آل با فرکانس قطع $\frac{\pi}{2}$ باشد، پاسخ فرکانسی سیستمی که در شکل زیر نشان داده شده، کدام است؟



(۱) فیلتر پایین گذر با فرکانس قطع $\frac{\pi}{4}$

(۲) فیلتر میان گذر که بین $\frac{\pi}{2}$ و $\frac{3\pi}{4}$ را عبور می‌دهد.

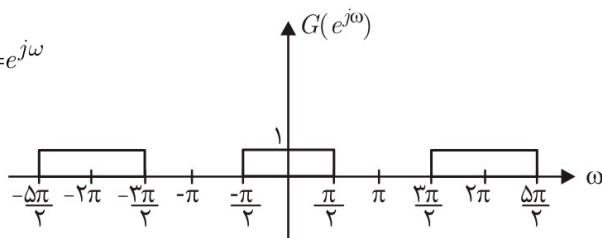
(۳) فیلتر بالاگذر که بین $\frac{\pi}{2}$ و $\frac{3\pi}{4}$ را عبور می‌دهد.

(۴) فیلتر بالاگذر که بین $\frac{3\pi}{4}$ و $\frac{5\pi}{4}$ را عبور می‌دهد.

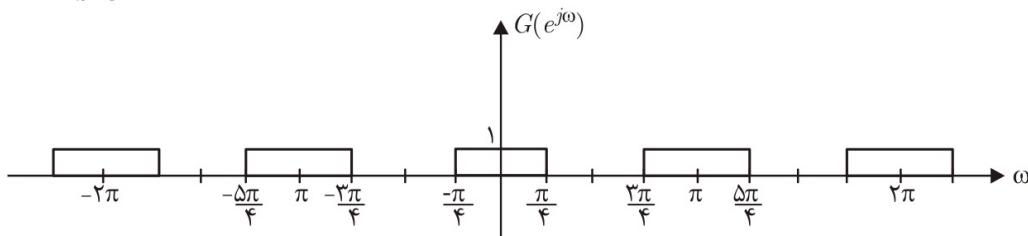
حل از کتاب دوستان روحیس :

گزینه‌ی (۴). ابتدا $G(z)$ را رسم می‌کنیم (در حوزه فرکانس) و بعد $G(z^r)$ را از روی آن بدست می‌آوریم:

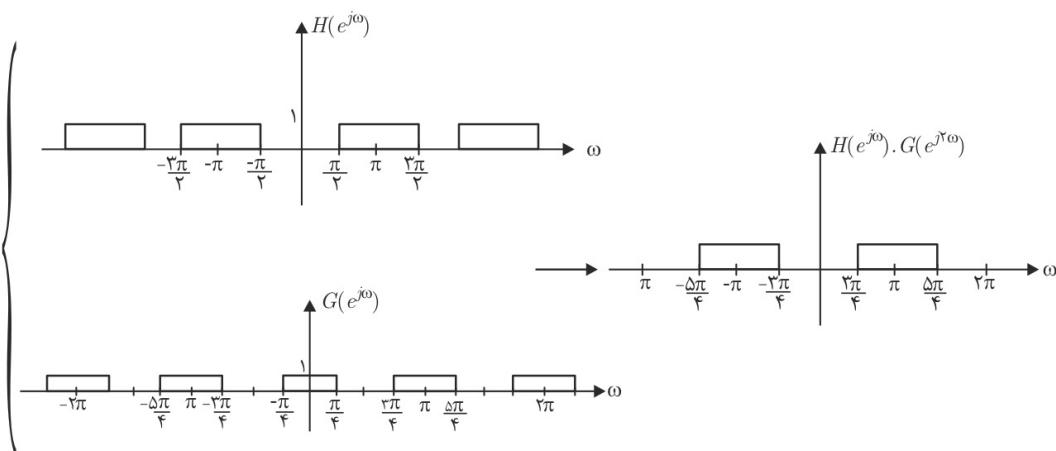
$$G(e^{j\omega}) = G(z)|_{z=e^{j\omega}}$$



$$G(z^r)|_{z=e^{j\omega}} = G(e^{j\omega}) \rightarrow \text{فسرده‌سازی در حوزه فرکانس}$$



حال $H(z)$ را رسم کرده و زیر آن هم $G(z^r)$ را رسم می‌کنیم:



پس سیستم کلی که از ضرب $H(z)$ و $G(z^r)$ بدست می‌آید یک فیلتر بالاگذر است.

بنابراین گزینه ۴ صحیح است.

-۷۸ $x(z) = \frac{1}{(1 + \frac{1}{2}z^{-1})^2}$ یک سیگنال علی با تبدیل z ، $x[n]$ کدام است؟

$$x[n] = \begin{cases} (\frac{n}{3} - 1)(-\frac{1}{2})^{\frac{n}{3}} u[\frac{n}{3} - 1] & \text{مضرب } n \\ 0 & \text{غیره} \end{cases} \quad (1)$$

$$x[n] = \begin{cases} (\frac{n}{3} - 1)(-\frac{1}{2})^{\frac{n-1}{3}} u[\frac{n}{3} - 1] & \text{مضرب } n \\ 0 & \text{غیره} \end{cases} \quad (2)$$

$$x[n] = \begin{cases} (\frac{n}{3} + 1)(-\frac{1}{2})^{\frac{n}{3}} u[\frac{n}{3} + 1] & \text{مضرب } n \\ 0 & \text{غیره} \end{cases} \quad (3)$$

$$x[n] = \begin{cases} (\frac{n}{3} + 1)(-\frac{1}{2})^{\frac{n+1}{3}} u[\frac{n}{3} + 1] & \text{مضرب } n \\ 0 & \text{غیره} \end{cases} \quad (4)$$

حل از کتاب پوران پوچش:

گزینه‌ی (۳). با تعریف چندتابع کمکی مرحله به مرحله $X(z)$ را می‌سازیم:

$$Y_1(z) = \frac{1}{1 + \frac{1}{2}z^{-1}} \xrightarrow{Z^{-1}} y_1[n] = \left(-\frac{1}{2}\right)^n u[n]$$

$$Y_2(z) = z \frac{d}{dz} Y_1(z) = \frac{\frac{1}{2}z^{-1}}{(1 + \frac{1}{2}z^{-1})^2} \xrightarrow{Z^{-1}} y_2[n] = -ny_1[n] = -n \left(-\frac{1}{2}\right)^n u[n]$$

$$\begin{aligned} Y_3(z) = 2zY_2(z) &= \left(1 + \frac{1}{2}z^{-1}\right)^2 \xrightarrow{Z^{-1}} y_3[n] = 2y_2[n+1] \\ &= -2(n+1) \left(-\frac{1}{2}\right)^{n+1} u[n+1] \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} X(z) = Y_3(z^3) &= \frac{1}{(1 + \frac{1}{2}z^{-3})^2} \xrightarrow{z^{-1}} x[n] = y_3\left[\frac{n}{3}\right] \\ &= -2\left(\frac{n}{3} + 1\right) \left(-\frac{1}{2}\right)^{\frac{n+1}{3}} u\left[\frac{n}{3} + 1\right] \\ &= \left(\frac{n}{3} + 1\right) \left(-\frac{1}{2}\right)^{\frac{n}{3}} u\left[\frac{n}{3} + 1\right], n = 3k \end{aligned}$$

در نهایت داریم:

$$x[n] = \begin{cases} (\frac{n}{3} + 1)(-\frac{1}{2})^{\frac{n}{3}} u\left[\frac{n}{3} + 1\right] & \text{مضرب } n \\ 0 & \text{غیره} \end{cases}$$

در نتیجه گزینه ۳ صحیح است.