

پاسخ تشریحی سؤالات کنکور سراسری ۱۳۹۲

(۱) گزینه ۱ صحیح است.

$$x_1(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \cos \frac{t}{3} \cdot \delta(t - k\pi) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \cos \frac{k\pi}{3} \delta(t - k\pi)$$

سیگنال $\sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(t - k\pi)$ قطاری از ضربه‌ها با اندازه ۱ است که با دوره تناوب π تکرار می‌شوند. قرار

گرفتن عبارت $\cos \frac{k\pi}{3}$ در کنار ضربه‌ها باعث می‌شود که دامنه ضربه‌ها به ازای هر k ، به جای ۱

برابر $\cos \frac{k\pi}{3}$ شود و در نتیجه، دیگر سیگنال $\sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(t - k\pi)$ با دوره تناوب π تکرار نشود. اما از آنجا

که طبق نکته ۶، سیگنال $\cos \frac{k\pi}{3}$ بر حسب k با دوره تناوب ۶ متناوب است (یعنی نسبت به k ، تا ۶ تا تکرار می‌شود)، بنابراین اندازه ضربه‌ها نیز ۶ بار ۶ بار تکرار خواهد شد و در نتیجه دوره تناوب

$$\text{سیگنال } x_1(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \cos \frac{k\pi}{3} \delta(t - k\pi) \text{ برابر } 6 \times \pi = 6\pi \text{ خواهد بود.}$$

در مورد سیگنال $x_2(t)$ داریم:

$$x_2(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \cos \pi t^2 \cdot \delta(t - k) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \cos \pi k^2 \delta(t - k)$$

سیگنال $\sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(t - k)$ قطاری از ضربه‌ها با اندازه ۱ است که با دوره تناوب ۱ تکرار می‌شوند. قرار

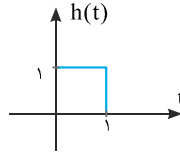
گرفتن عبارت $\cos \pi k^2$ در کنار ضربه‌ها باعث می‌شود که دامنه ضربه‌ها به ازای هر k ، به جای ۱ برابر $\cos \pi k^2$ شود. از آنجا که طبق نکته ۷، سیگنال $\cos \pi k^2$ بر حسب k با دوره تناوب ۲ متناوب

است، در نتیجه دوره تناوب سیگنال $\sum_{k=-\infty}^{+\infty} \cos \pi k^2 \delta(t - k)$ برابر $2 \times 1 = 2$ خواهد بود.

از آنجا که دوره تناوب‌های $x_1(t)$ و $x_2(t)$ به ترتیب برابر 6π (عدد گنگ) و ۲ (عدد حقیقی) هستند، بنابراین ک.م.م ندارند؛ در نتیجه سیگنال $x_3(t) = x_1(t) + x_2(t)$ متناوب نیست.

(۲) گزینه ۴ صحیح است.

روش اول؛ در این روش ابتدا پاسخ ضربه سیستم را به دست می‌آوریم. با توجه به ورودی $x_1(t)$ و خروجی $y_1(t)$ و همچنین نکته ۶۴ فصل دوم (کانولوشن دو پالس)، می‌توانیم پاسخ ضربه سیستم را به شکل زیر حدس بزنیم:



حال برای محاسبه $y_p(t)$ ، کافی است که $x_p(t)$ را با $h(t)$ کانوالو کنیم که با استفاده از همان نکته ۶۴ به گزینه ۴ خواهیم رسید.

روش دوم؛ سعی می‌کنیم یک رابطه خطی و انتقالی بین $x_p(t)$ و $x_1(t)$ برقرار نماییم. با کمی دقت داریم:

$$x_p(t) = x_1(t) - x_1(t-1) + x_1(t-2) - x_1(t-3) + x_1(t-4) - \dots$$

با توجه به LTI بودن سیستم و با فرض اینکه $T\{\cdot\}$ عملگر سیستم باشد، پاسخ به $x_p(t)$ برابر خواهد بود با:

$$y_p(t) = T\{x_p(t)\} = T\{x_1(t) - x_1(t-1) + x_1(t-2) - x_1(t-3) + x_1(t-4) - \dots\}$$

$$\Rightarrow y_p(t) = \underbrace{T\{x_1(t)\}}_{y_1(t)} - \underbrace{T\{x_1(t-1)\}}_{y_1(t-1)} + \underbrace{T\{x_1(t-2)\}}_{y_1(t-2)} - \underbrace{T\{x_1(t-3)\}}_{y_1(t-3)} + \underbrace{T\{x_1(t-4)\}}_{y_1(t-4)} - \dots$$

$$\Rightarrow y_p(t) = y_1(t) - y_1(t-1) + y_1(t-2) - y_1(t-3) + y_1(t-4) - \dots$$

با رسم $y_p(t)$ با استفاده از رابطه فوق، به شکل داده شده در گزینه ۴ می‌رسیم. البته ممکن است رسم $y_p(t)$ کمی سخت باشد، در این صورت با توجه به گزینه‌ها کافی است که $y_p(t)$ را در لحظه $t = 1/5$ محاسبه کنیم تا به گزینه صحیح برسیم. برای محاسبه $y_p(t)$ در این لحظه داریم:

$$y_p(1/5) = \underbrace{y_1(1/5)}_1 - \underbrace{y_1(0/5)}_{0/5} + \underbrace{y_1(-1/5)}_0 - \underbrace{y_1(-2/5)}_0 + \underbrace{y_1(-3/5)}_0 - \dots = 0/5$$

مقدار فوق، فقط با گزینه ۴ منطبق است.

(۳) گزینه ۳ صحیح است.

طبق نکته ۱۱۲ داریم:

$$\underbrace{\int_{-\infty}^{+\infty} y_o(t) dt}_{\pi} = \underbrace{\int_{-\infty}^{+\infty} x_o(t) dt}_1 \cdot \underbrace{\int_{-\infty}^{+\infty} h(t) dt}_{?} \longrightarrow \int_{-\infty}^{+\infty} h(t) dt = \pi$$

$$\Rightarrow \underbrace{\int_{-\infty}^{+\infty} y_1(t) dt}_{?} = \underbrace{\int_{-\infty}^{+\infty} x_1(t) dt}_4 \cdot \underbrace{\int_{-\infty}^{+\infty} h(t) dt}_{\pi} \longrightarrow \int_{-\infty}^{+\infty} y_1(t) dt = 4\pi$$

(۴) گزینه ۴ صحیح است.

در $s = +\infty$ در ناحیه همگرایی قرار ندارد، پس سیستم غیرعلی است. از طرف دیگر $s = 0$ (محور $j\omega$) در ROC قرار دارد و همچنین درجه صورت نیز از درجه مخرج بیشتر نیست، پس سیستم پایدار است.

(۵) گزینه ۱ صحیح است.

با توجه به خاصیت مزدوجی در سری فوری داریم:

$$b_k = \operatorname{Re}\{a_k\} = \frac{1}{2}a_k + \frac{1}{2}a_k^* \longrightarrow y[n] = \frac{1}{2}x[n] + \frac{1}{2}x^*[-n]$$

$$\Rightarrow y[1] = \frac{1}{2}x[1] + \frac{1}{2}x^*[-1] = \frac{1}{2}x[1] + \frac{1}{2}x^*[3] = \frac{1+j}{2} + \frac{1+j^3}{2} = 1 + j2$$

توجه داشته باشید به دلیل اینکه دوره تناوب سیگنال $x[n]$ برابر ۴ است، $x[-1] = x[3]$ می‌باشد.

(۶) گزینه ۳ صحیح است.

$$\begin{aligned} x(t) &\xrightarrow{t \rightarrow t-2} x(t-2) \xrightarrow{t \rightarrow 3t} x(3t-2) \xrightarrow{\times e^{jt}} x(3t-2)e^{jt} \\ &\text{خاصیت انتقال زمانی} \qquad \qquad \text{خاصیت مقیاس‌دهی} \qquad \qquad \text{خاصیت انتقال فرکانسی} \\ X(\omega) &\longrightarrow X(\omega)e^{-j2\omega} \longrightarrow \frac{1}{3}X\left(\frac{\omega}{3}\right)e^{-j2\frac{\omega}{3}} \longrightarrow \frac{1}{3}X\left(\frac{\omega-1}{3}\right)e^{-j2\frac{\omega-1}{3}} \end{aligned}$$

بنابراین اندازه تبدیل فوری $y(t) = x(3t-2)e^{jt}$ برابر است با:

$$|Y(\omega)| = \left| \frac{1}{3}X\left(\frac{\omega-1}{3}\right)e^{-j2\frac{\omega-1}{3}} \right| = \frac{1}{3}X\left(\frac{\omega-1}{3}\right) = \frac{1}{3}X\left(\frac{\omega}{3} - \frac{1}{3}\right)$$

برای رسم تابع فوق، کافی است که $|X(\omega)|$ را ابتدا $\frac{1}{3}$ به سمت راست انتقال دهیم و سپس آن را با ضرب ۳ گسترده کنیم و در نهایت دامنه آن را در $\frac{1}{3}$ ضرب نماییم که به شکل گزینه ۳ خواهیم رسید.

(۷) گزینه ۲ صحیح است.

با استفاده از خاصیت مقیاس‌دهی در تبدیل لاپلاس داریم:

$$y(t) = x(2t) \longrightarrow Y(s) = \frac{1}{2}X\left(\frac{s}{2}\right) = \frac{1}{2} \frac{3\frac{s}{2} + 7}{\left(\frac{s}{2}\right)^2 + 6\left(\frac{s}{2}\right) + 11\frac{s}{2} + 6} = \frac{6s + 28}{s^2 + 12s^2 + 44s + 48}$$

همچنین با فرض $z(t) = \frac{dy(t)}{dt}$ و با استفاده از خاصیت مشتق‌گیری در زمان خواهیم داشت:

$$z(t) = \frac{dy(t)}{dt} \xleftarrow{L} Z(s) = sY(s) = \frac{6s^2 + 28s}{s^2 + 12s^2 + 44s + 48}$$

حال طبق قضیه مقدار اولیه داریم:

$$\lim_{t \rightarrow 0^+} \frac{dy(t)}{dt} = \lim_{t \rightarrow 0^+} z(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} sZ(s) = \lim_{s \rightarrow \infty} \frac{6s^2 + 28s^2}{s^2 + 12s^2 + 44s + 48} = 6$$

گزینه ۲ صحیح است. (۸)

روش اول؛ اندازه $X(\omega)$ زوج و فاز آن فرد است. پس $x(t)$ حقیقی است. با توجه به اینکه طبق شکل، $X(\omega) = |X(\omega)|e^{j\angle X(\omega)} = |X(\omega)|e^{-j\omega}$ می‌باشد، پس تبدیل فوریه $x(t+1)$ طبق خاصیت انتقال زمانی، برابر $X(\omega)e^{j\omega}$ یعنی $|X(\omega)|$ خواهد بود که تابعی حقیقی و زوج است. بنابراین $x(t+1)$ نیز حقیقی و زوج می‌باشد (طبق نکته ۹۰). در نتیجه $x^\gamma(t+1) = |x(t+1)|^\gamma = x^\gamma(t+1)$ نیز حقیقی و زوج است. پس تبدیل فوریه $y(t+1)$ (یعنی $Y(\omega)e^{j\omega}$) نیز حقیقی و زوج است. بنابراین فاز $Y(\omega)e^{j\omega}$ برابر صفر است. یعنی خواهیم داشت:

$$\angle Y(\omega)e^{j\omega} = 0 \quad \longrightarrow \quad \angle Y(\omega) + \underbrace{\angle e^{j\omega}}_{\omega} = 0 \quad \longrightarrow \quad \angle Y(\omega) = -\omega$$

روش دوم؛ با نوشتن رابطه $X(\omega) = |X(\omega)|e^{-j\omega} = \pi \Pi\left(\frac{\omega}{\lambda}\right)e^{-j\omega}$ و گرفتن عکس تبدیل فوریه داریم:

$$X(\omega) = |X(\omega)|e^{j\angle X(\omega)} = \pi \Pi\left(\frac{\omega}{\lambda}\right)e^{-j\omega} \quad \xrightarrow{F^{-1}} \quad x(t) = \pi \frac{\sin \varphi(t-1)}{\pi(t-1)} = \frac{\sin \varphi(t-1)}{(t-1)}$$

$$\Rightarrow y(t) = |x(t)|^\gamma = \left| \frac{\sin \varphi(t-1)}{(t-1)} \right|^\gamma = \left(\frac{\sin \varphi(t-1)}{(t-1)} \right)^\gamma \quad \longrightarrow \quad y(t+1) = \left(\frac{\sin \varphi t}{t} \right)^\gamma$$

مشخص است که $y(t+1)$ حقیقی و زوج است. پس تبدیل فوریه آن که برابر $Y(\omega)e^{j\omega}$ می‌شود نیز حقیقی و زوج است. بنابراین فاز $Y(\omega)e^{j\omega}$ برابر صفر است. در نتیجه فاز $Y(\omega)$ برابر $-\omega$ می‌باشد. یا

$$\text{می‌توان از رابطه } y(t) = \left(\frac{\sin \varphi(t-1)}{(t-1)} \right)^\gamma = \frac{\sin \varphi(t-1)}{(t-1)} \cdot \frac{\sin \varphi(t-1)}{(t-1)} \text{ با توجه به خاصیت ضرب و}$$

انتقال زمانی تبدیل فوریه گرفت. داریم:

$$\left(\frac{\sin \varphi t}{t} \right)^\gamma = \frac{\sin \varphi t}{t} \cdot \frac{\sin \varphi t}{t} \quad \xleftarrow{F} \quad \frac{1}{\gamma\pi} \left(\pi \Pi\left(\frac{\omega}{\lambda}\right) * \pi \Pi\left(\frac{\omega}{\lambda}\right) \right) = \lambda \Lambda\left(\frac{\omega}{\lambda}\right)$$

$$\Rightarrow y(t) = \left(\frac{\sin \varphi(t-1)}{(t-1)} \right)^\gamma \quad \xleftarrow{F} \quad Y(\omega) = \lambda \Lambda\left(\frac{\omega}{\lambda}\right) e^{-j\omega}$$

مشخص است که فاز $Y(\omega)$ برابر $-\omega$ می‌باشد.

گزینه ۳ صحیح است. (۹)

ابتدا باید $y[n]$ را تعیین کنیم. برای این کار با توجه به محل صفرها و قطب‌ها $X(z)$ را به صورت زیر حدس می‌زنیم:

$$X(z) = \frac{z^\gamma - 16}{z^\gamma} = 1 - 16z^{-\gamma}$$

حال عکس تبدیل \mathcal{Z} فوق برابر است با:

$$x[n] = \delta[n] - 16\delta[n-\gamma]$$

اکنون برای محاسبه $Y(z)$ ، کافی است که $x[n]$ فوق را به توان ۲ برسانیم و سپس از آن تبدیل \mathcal{Z} بگیریم:

$$y[n] = x^2[n] = \delta^2[n] + 16^2 \delta^2[n-2] = \delta[n] + 16^2 \delta[n-2]$$

$$\Rightarrow Y(z) = 1 + 16^2 z^{-2} = \frac{z^2 + 16^2}{z^2}$$

مشخص است که صفرهای $Y(z)$ برابر $z = \pm j16$ می‌باشد.

(۱۰) گزینه ۳ صحیح است.

روش اول؛ با توجه به نکته ۹۱، $x(t)$ یک سیگنال متناوب با دوره تناوب $T = 1$ و $\omega_0 = 2\pi$ می‌باشد و ضرایب فوریه آن برابر است با:

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} z(t-kT) \quad \longrightarrow \quad a_k = \frac{1}{T} Z(k\omega_0)$$

در اینجا $z(t) = \text{sinc } t$ و در نتیجه $Z(\omega) = \Pi\left(\frac{\omega}{2\pi}\right)$ می‌باشد که فقط برای $-1 < \omega < 1$ مقدار دارد و

برابر ۱ است. از آنجا که $T = 1$ و $\omega_0 = 2\pi$ است، با توجه به رابطه $a_k = \frac{1}{T} Z(k\omega_0)$ ، a_k فقط به ازای $k = 0$ مقدار خواهد داشت و به ازای بقیه k ها برابر صفر است و همچنین $a_0 = 1$ می‌باشد. بنابراین داریم:

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} a_k e^{jk\omega_0 t} = a_0 = 1 \quad \longrightarrow \quad x\left(\frac{1}{4}\right) + x\left(\frac{3}{4}\right) = 2$$

روش دوم؛ با گرفتن تبدیل فوریه از دو طرف رابطه $x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \text{sinc}(t-k)$ داریم:

$$x(t) = \text{sinc } t * \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(t-k) \quad \xleftarrow{F} \quad X(\omega) = \Pi\left(\frac{\omega}{2\pi}\right) \cdot 2\pi \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(\omega - k2\pi)$$

$$\Rightarrow X(\omega) = 2\pi \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \Pi\left(\frac{k2\pi}{2\pi}\right) \cdot \delta(\omega - k2\pi) = 2\pi \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \Pi(k) \cdot \delta(\omega - k2\pi)$$

$\Pi(k)$ فقط به ازای $k = 0$ مقدار دارد و برابر ۱ است. در نتیجه داریم:

$$X(\omega) = 2\pi \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \Pi(k) \cdot \delta(\omega - k2\pi) = 2\pi \cdot (1) \cdot \delta(\omega) = 2\pi \delta(\omega) \quad \xrightarrow{F^{-1}} \quad x(t) = 1$$

$$\Rightarrow x\left(\frac{1}{4}\right) + x\left(\frac{3}{4}\right) = 2$$

(۱۱) گزینه ۴ صحیح است.

$$h[n] = \delta[n] - 2^{\Delta} \delta[n-\Delta] \quad \longrightarrow \quad H(z) = 1 - 2^{\Delta} z^{-\Delta}$$

$$\Rightarrow H_I(z) = \frac{1}{H(z)} = \frac{1}{1 - 2^5 z^{-5}}, \quad |z| < 2$$

توجه شود که ناحیه همگرایی سیستم معکوس با توجه به پایدار بودن آن (طبق بیان صورت تست) به صورت $|z| < 2$ بیان شده است تا شامل دایره یکه باشد. از طرف دیگر می‌دانیم که عکس تبدیل \mathcal{Z} عبارت $|z| < 2^5$ ، برابر $\frac{1}{1 - 2^5 z^{-1}}$ ، $u[-n-1] (2^5)^n$ می‌باشد. بنابراین طبق خاصیت گسترده‌گی عکس

$$\text{تبدیل } \mathcal{Z} \text{ عبارت } |z| < 2, \quad H_I(z) = \frac{1}{1 - 2^5 z^{-5}} \text{ برابر } \begin{cases} -(2^5)^{\frac{n}{5}} u[-\frac{n}{5}-1], & n = 5r \\ 0, & n \neq 5r \end{cases} \text{ خواهد بود}$$

که مطابق گزینه ۴ می‌باشد.

(۱۲) گزینه ؟ صحیح است.

ابتدا سیگمای داده شده را به صورت زیر بازنویسی می‌کنیم:

$$A = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \text{Re}\{h[n]\} \sin \nu \pi f_0 n = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \text{Re}\{h[n]\} \left(\frac{1}{\nu j} e^{j \nu \pi f_0 n} - \frac{1}{\nu j} e^{-j \nu \pi f_0 n} \right)$$

$$A = \frac{1}{\nu j} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \text{Re}\{h[n]\} e^{j \nu \pi f_0 n} - \frac{1}{\nu j} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \text{Re}\{h[n]\} e^{-j \nu \pi f_0 n}$$

با توجه به رابطه کلی تبدیل فوریه یعنی $Z(f) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} z[n] e^{-j \nu \pi f n}$ ، سیگمای فوق را می‌توان معادل

عبارت زیر گرفت:

$$A = \frac{1}{\nu j} F\{\text{Re}\{h[n]\}\}_{f=-f_0} - \frac{1}{\nu j} F\{\text{Re}\{h[n]\}\}_{f=f_0} \quad (1)$$

پس باید تبدیل فوریه $\text{Re}\{h[n]\}$ را به‌زای $f = -f_0$ و $f = f_0$ محاسبه نماییم. اما تبدیل فوریه $\text{Re}\{h[n]\}$ برابر است با:

$$F\{\text{Re}\{h[n]\}\} = F\left\{\frac{h[n] + h^*[n]}{2}\right\} = \frac{1}{2} F\{h[n]\} + \frac{1}{2} F\{h^*[n]\} = \frac{1}{2} H(f) + \frac{1}{2} H^*(-f)$$

توجه کنید که تبدیل فوریه $h^*[n]$ طبق خاصیت مزدوجی برابر $H^*(-f)$ می‌باشد. حال از رابطه (۱) داریم:

$$A = \frac{1}{\nu j} \left(\frac{1}{2} H(-f_0) + \frac{1}{2} H^*(f_0) \right) - \frac{1}{\nu j} \left(\frac{1}{2} H(f_0) + \frac{1}{2} H^*(-f_0) \right) \quad (2)$$

حال برای محاسبه عبارت فوق، باید با استفاده از اطلاعات داده شده در صورت تست، مقادیر $H(-f_0)$ ، $H(f_0)$ ، $H^*(f_0)$ و $H^*(-f_0)$ را به دست آورده و در رابطه فوق جایگذاری نماییم. با بازنویسی ورودی داده شده، داریم:

$$x[n] = 1 + \frac{1}{r} e^{j(2\pi f_0 n + \frac{\pi}{r})} + \frac{1}{r} e^{-j(2\pi f_0 n + \frac{\pi}{r})} = e^{j(\circ)n} + \frac{1}{r} e^{j\frac{\pi}{r}} e^{j2\pi f_0 n} + \frac{1}{r} e^{-j\frac{\pi}{r}} e^{-j2\pi f_0 n}$$

پاسخ به ورودی فوق، طبق نکته ۱۲۰ برابر می‌باشد با:

$$y[n] = H(\circ) e^{j(\circ)n} + \frac{1}{r} e^{j\frac{\pi}{r}} H(f_0) e^{j2\pi f_0 n} + \frac{1}{r} e^{-j\frac{\pi}{r}} H(-f_0) e^{-j2\pi f_0 n} \quad (۳)$$

اما طبق صورت تست، خروجی به صورت $y[n] = z - e^{j2\pi f_0 n}$ داده شده است. بنابراین با مقایسه این خروجی با خروجی رابطه (۳) داریم:

$$H(\circ) = z, \quad H(f_0) = -r e^{-j\frac{\pi}{r}}, \quad H(-f_0) = \circ$$

حال با جایگذاری مقادیر فوق در رابطه (۳) خواهیم داشت:

$$A = \frac{1}{rj} \left(\frac{1}{r}(\circ) + \frac{1}{r}(-r e^{j\frac{\pi}{r}}) \right) - \frac{1}{rj} \left(\frac{1}{r}(-r e^{-j\frac{\pi}{r}}) + \frac{1}{r}(\circ) \right) = -\frac{1}{rj} e^{j\frac{\pi}{r}} + \frac{1}{rj} e^{-j\frac{\pi}{r}} = -\sin \frac{\pi}{r}$$

پاسخ فوق در گزینه‌ها موجود نیست. توجه کنید که مقدار عبارت $\sum_{n=-\infty}^{+\infty} \text{Re}\{h[n]\} \cos 2\pi f_0 n$ نیز برابر

$$-\cos \frac{\pi}{r} \text{ می‌شود.}$$