

بخش نخست از مسائل به مباحث پایه‌ای تعلق دارد و جوابهای آنها در انتهای کتاب ارائه شده است. دویخش بعدی شامل مسائلی هستند که به ترتیب به مباحث پایه‌ای و پیشرفته تعلق دارند. در بخش آخر، مرور ریاضی، مسائل تمرینی درباره‌ی ایده‌های اساسی محاسبات و جبر اعداد مختلط ارائه شده است.

مسائل پایه‌ای با جواب

۱-۱ هر یک از اعداد مختلط زیر را به صورت کارتزین $(x + jy)$ بیان کنید:

$$\frac{1}{4} e^{j\pi}, \frac{1}{4} e^{-j\pi}, e^{j\pi/2}, e^{-j\pi/2}, e^{j5\pi/2}, \sqrt{2}e^{j\pi/4}, \sqrt{2}e^{j9\pi/4}, \sqrt{2}e^{-j9\pi/4}, \sqrt{2}e^{-j\pi/4}.$$

۲-۱ هر یک از اعداد مختلط زیر را به صورت قطبی بیان کنید $(re^{j\theta})$ ، با $(-\pi < \theta \leq \pi)$:

$$5, -2, -3j, \frac{1}{4} - j\frac{\sqrt{3}}{4}, 1+j, (1-j)^2, j(1-j), (1+j)/(1-j), (\sqrt{2}+j\sqrt{2})/(1+j\sqrt{3}).$$

۳-۱ برای هر یک از سیگنال‌های زیر، مقادیر P_∞ و E_∞ را تعیین کنید:

$$x_1(t) = e^{-2t}u(t) \quad (\text{الف}) \quad x_2(t) = e^{j(2t+\pi/4)} \quad (\text{ب}) \quad x_3(t) = \cos(t) \quad (\text{پ})$$

$$x_1[n] = \left(\frac{1}{4}\right)^n u[n] \quad (\text{ت}) \quad x_2[n] = e^{j(\pi/2n+\pi/8)} \quad (\text{ث}) \quad x_3[n] = \cos\left(\frac{\pi}{4}n\right) \quad (\text{ج})$$

۴-۱ فرض کنید $x[n]$ سیگنالی باشد که برای $n < -2$ و $n > 4$ ، $x[n] = 0$ است. برای هر سیگنال داده شده در زیر، مقادیری از n را که به ازای آن سیگنال قطعاً صفر است، تعیین کنید.

$$x[n-3] \quad (\text{الف}) \quad x[n+4] \quad (\text{ب}) \quad x[-n] \quad (\text{پ})$$

$$x[-n+2] \quad (\text{ت}) \quad x[-n-2] \quad (\text{ث})$$

۵-۱ فرض کنید $x(t)$ سیگنالی باشد که برای $t < 3$ ، $x(t) = 0$ است. برای هر سیگنال داده شده در زیر، مقادیری از t را که به ازای آن سیگنال قطعاً صفر است، تعیین کنید.

$$x(1-t) \quad (\text{الف}) \quad x(1-t) + x(2-t) \quad (\text{ب}) \quad x(1-t)x(2-t) \quad (\text{پ})$$

$$x(3t) \quad (\text{ت}) \quad x(t/3) \quad (\text{ث})$$

۶-۱ تعیین کنید که آیا هر یک از سیگنال‌های زیر متناوب است یا خیر:

$$x_1(t) = 2e^{j(t+\pi/4)}u(t) \quad (\text{الف}) \quad x_2[n] = u[n] + u[-n] \quad (\text{ب})$$

$$x_3[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \{\delta[n-4k] - \delta[n-1-4k]\} \quad (\text{پ})$$

۷-۱ برای هر سیگنال داده شده در زیر، کلیه مقادیری از متغیر مستقل را که به ازای آن جزء زوج سیگنال قطعاً صفر است، تعیین کنید.

$$x_1[n] = u[n] - u[n-4] \quad (\text{الف}) \quad x_2(t) = \sin\left(\frac{1}{4}t\right) \quad (\text{ب})$$

$$x_2(t) = e^{-0.5t}u(t + 2) \quad (\text{ت})$$

$$x_2[n] = \left(\frac{1}{4}\right)^n u[n-3] \quad (\text{پ})$$

۸-۱ جزء حقیقی هریک از سیگنال‌های زیر را به صورت $Ae^{-at}\cos(\omega t + \phi)$ بیان کنید، که در آن $A > 0$ و $-\pi < \phi \leq \pi$:

$$x_2(t) = \sqrt{2}e^{j\pi/4} \cos(3t + 2\pi) \quad (\text{ب})$$

$$x_1(t) = -2 \quad (\text{الف})$$

$$x_2(t) = je^{(-2+j100)t} \quad (\text{ت})$$

$$x_2(t) = e^{-t}\sin(3t + \pi) \quad (\text{پ})$$

۹-۱ تعیین کنید که آیا هریک از سیگنال‌های زیر متناوب است یا خیر. اگر سیگنالی متناوب است، دور و تناوب اصلی آن را مشخص کنید.

$$x_2[n] = e^{j\sqrt{2}n} \quad (\text{پ}) \quad x_2(t) = e^{(-1+j)t} \quad (\text{ب})$$

$$x_1(t) = je^{j1-t} \quad (\text{الف})$$

$$x_5[n] = 3e^{j\pi/5(n+1/2)} \quad (\text{ث})$$

$$x_2[n] = 3e^{j\pi(n+1/2)/5} \quad (\text{ت})$$

۱۰-۱ دوره تناوب اصلی سیگنال $x(t) = 2\cos(10t + 1) - \sin(4t - 1)$ را تعیین کنید.

۱۱-۱ دوره تناوب اصلی سیگنال $x[n] = 1 + e^{j\pi n/4} - e^{j\pi n/5}$ را تعیین کنید.

۱۲-۱ سیگنال زمان-گسسته زیر را در نظر بگیرید:

$$x[n] = 1 - \sum_{k=2}^{\infty} \delta[n-1-k].$$

مقادیر اعداد صحیح M و n_0 را چنان تعیین کنید که بتوان $x[n]$ را به صورت زیر بیان کرد:

$$x[n] = u[Mn - n_0].$$

۱۳-۱ سیگنال زمان-پیوسته زیر را در نظر بگیرید:

$$x(t) = \delta(t + 2) - \delta(t - 2).$$

مقدار E_{∞} را برای سیگنال زیر محاسبه کنید:

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

۱۴-۱ سیگنال متناوب

$$x(t) = \begin{cases} 1, & 0 \leq t \leq 1 \\ -2, & 0 < t < 2 \end{cases}$$

با دوره تناوب $T = 2$ را در نظر بگیرید. مشتق این سیگنال به "قطار ضربه" زیر:

$$g(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t - 2k)$$

با دوره تناوب $T = 2$ مربوط می شود. می توان نشان داد که:

$$\frac{dx(t)}{dt} = A_1 g(t-t_1) + A_2 g(t-t_2).$$

مقادیر A_1, t_1, A_2, t_2 را تعیین کنید.

۱۵-۱ سیستم S با ورودی $x[n]$ و خروجی $y[n]$ را در نظر بگیرید. این سیستم از بهم پیوستن سری سیستم S_1 و به دنبال آن سیستم S_2 به دست آمده است. روابط ورودی-خروجی برای S_1 و S_2 چنین هستند:

$$S_1: y_1[n] = 2x_1[n] + 4x_1[n-1],$$

$$S_2: y_2[n] = x_2[n-2] + \frac{1}{4}x_2[n-3],$$

که در آن $x_1[n]$ و $x_2[n]$ نشان دهنده سیگنال های ورودی می باشند.

(الف) رابطه ورودی-خروجی را برای سیستم S تعیین کنید.

(ب) اگر ترتیب اتصال سری S_1 و S_2 را عوض کنیم (یعنی، اگر S_1 به دنبال S_2 قرار بگیرد) آیا رابطه ورودی-خروجی سیستم S تغییر می کند؟

۱۶-۱ سیستم زمان-گسسته ای با ورودی $x[n]$ و خروجی $y[n]$ را در نظر بگیرید. رابطه ورودی-خروجی این سیستم چنین است:

$$y[n] = x[n]x[n-2].$$

(الف) آیا سیستم بی حافظه است؟

(ب) به ازای ورودی $A\delta[n]$ ، که در آن A عددی است حقیقی یا مختلط، خروجی سیستم را تعیین کنید.

(پ) آیا سیستم معکوس پذیر است؟

۱۷-۱ سیستم زمان-پیوسته ای با ورودی $x(t)$ و خروجی $y(t)$ که به صورت زیر به هم مرتبط شده اند، در نظر بگیرید:

$$y(t) = x(\sin(t)).$$

(الف) آیا این سیستم علی است؟

(ب) آیا این سیستم خطی است؟

۱۸-۱ سیستم زمان-گسسته ای با ورودی $x[n]$ و خروجی $y[n]$ که به صورت زیر به هم مرتبط شده اند، در نظر بگیرید:

$$y[n] = \sum_{k=n-n_0}^{n+n_0} x[k],$$

که در آن n_0 عدد صحیح مثبت معینی است.

(الف) آیا سیستم خطی است؟

(ب) آیا سیستم تغییرناپذیر با زمان است؟

(پ) اگر بدانیم که $x[n]$ به عدد صحیح معین B کراندار است (یعنی، برای تمام n ‌ها

$|x[n]| < B$ است)، می‌توان نشان داد که $y[n]$ به عدد معین C کراندار است. نتیجه

می‌گیریم که سیستم فوق پایدار است. C را بر حسب B و n بیان کنید.

۱۹-۱ برای هر یک از روابط ورودی-خروجی زیر، تعیین کنید که آیا سیستم متناظر خطی،

تغییرناپذیر با زمان یا هر دو است.

(الف) $y(t) = t^2 x(t-1)$ (ب) $y[n] = x^2[n-2]$

(پ) $y[n] = x[n+1] - x[n-1]$ (ت) $y[n] = \mathcal{O}d\{x(t)\}$

۲۰-۱ سیستم زمان-پیوسته خطی S با ورودی $x(t)$ و خروجی $y(t)$ ، زوجهای ورودی-خروجی

زیر را نتیجه داده است:

$$x(t) = e^{j2t} \xrightarrow{S} y(t) = e^{j3t},$$

$$x(t) = e^{-j2t} \xrightarrow{S} y(t) = e^{-j3t}.$$

(الف) اگر $x_1(t) = \cos(2t)$ باشد، خروجی متناظر $y_1(t)$ را برای سیستم S تعیین کنید.

(ب) اگر $x_2(t) = \cos(2(t - \frac{1}{4}))$ باشد، خروجی متناظر $y_2(t)$ را برای سیستم S تعیین کنید.

مسائل پایه‌ای

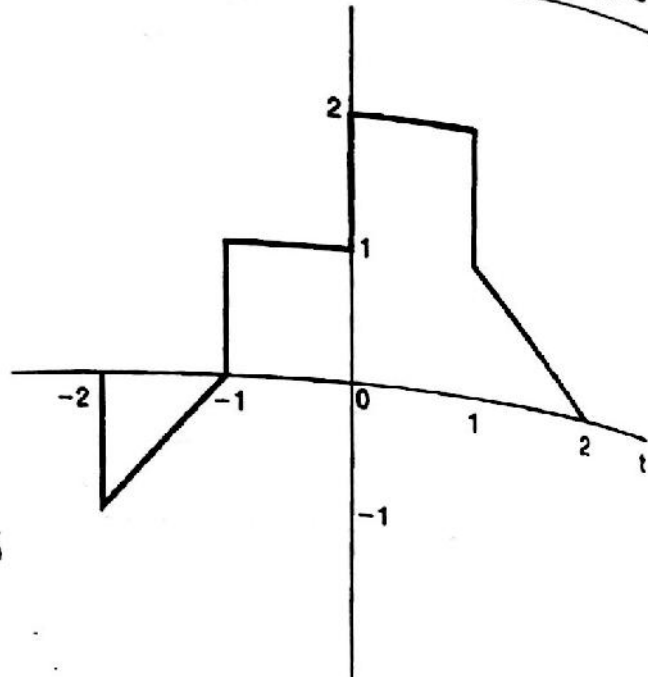
۲۱-۱ سیگنال زمان-پیوسته $x(t)$ در شکل م ۱-۲۱ نشان داده شده است. هر یک از سیگنال‌های زیر را به دقت رسم کرده و مدرج کنید:

(الف) $x(t-1)$ (ب) $x(2-t)$
 (ت) $x(4 - \frac{t}{4})$ (ث) $[x(t) + x(-t)]u(t)$ (ج) $x(t)[\delta(t + \frac{3}{4}) - \delta(t - \frac{3}{4})]$

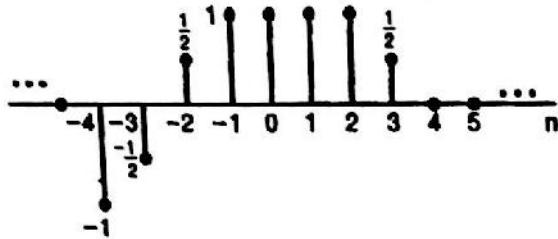
۲۲-۱ سیگنال زمان-گسسته‌ای در شکل م ۱-۲۲ نشان داده شده است. هر یک از سیگنال‌های زیر را به دقت رسم کرده و مدرج کنید:

(الف) $x[n-4]$ (ب) $x[3-n]$
 (ت) $x[3n+1]$ (ث) $x[n]u[3-n]$ (ج) $x[3n]$
 (ج) $\frac{1}{4}x[n] + \frac{1}{4}(-1)^n x[n]$ (ج) $x[n-2]\delta[n-2]$
 (ح) $x[(n-1)^2]$

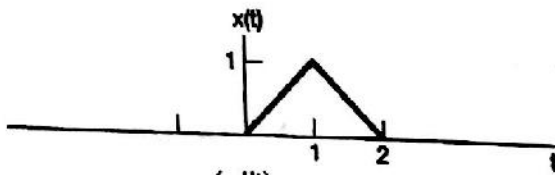
۲۳-۱ جزءهای زوج و فرد سیگنال‌های نشان داده شده در شکل م ۱-۲۳ را تعیین و رسم کنید. ترسیمهای خود را به دقت مدرج کنید.



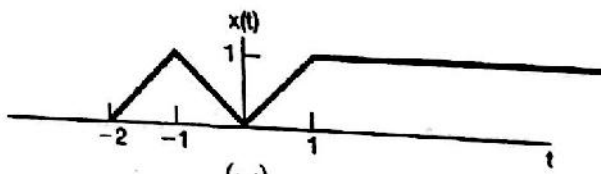
شکل م ۲۱-۱



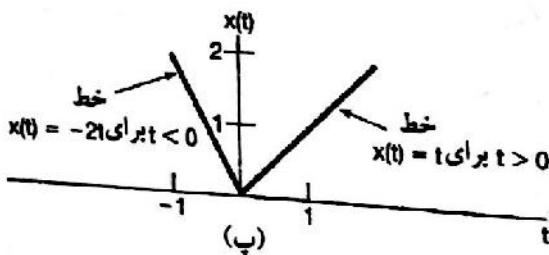
شکل م ۲۲-۱



(الف)



(ب)



(پ)

شکل م ۲۳-۱

۲۴-۱ جزءهای زوج و فرد سیگنال‌های نشان داده شده در شکل م ۲۴-۱ را تعیین و رسم کنید. ترسیم‌های خود را به دقت مدرج کنید.

۲۵-۱ تعیین کنید که آیا هر یک از سیگنال‌های زمان-پیوسته زیر متناوب است یا خیر. اگر سیگنالی متناوب است، دوره تناوب اصلی آن را تعیین کنید.

$$x(t) = e^{j(\pi t - 1)}$$

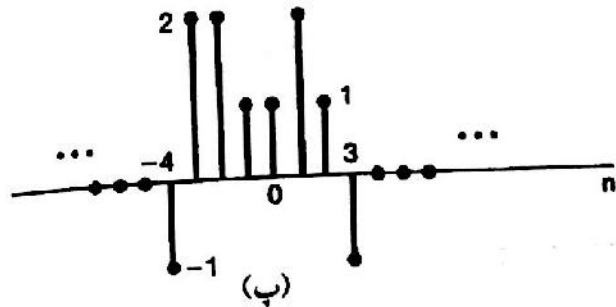
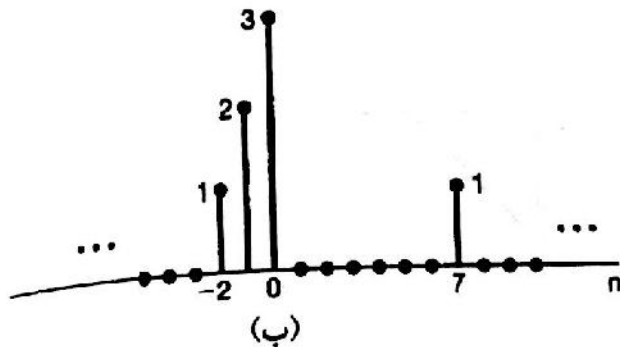
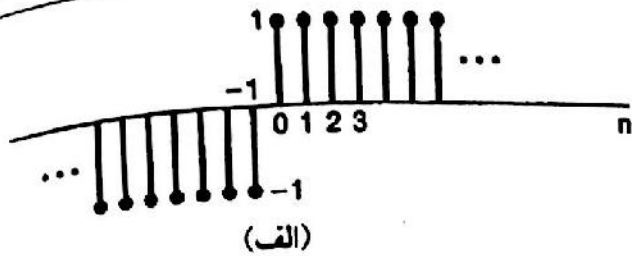
(ب) $x(t) = 3 \cos(4t + \frac{\pi}{3})$ (الف)

(ت) $x(t) = \mathcal{E}_v \{ \cos(4\pi t) u(t) \}$

(پ) $x(t) = [\cos(2t - \frac{\pi}{3})]^2$

(ج) $x(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} e^{-(2t-n)}$

(ث) $x(t) = \mathcal{E}_v \{ \sin(4\pi t) u(t) \}$



شکل م ۲۴-۱

۲۶-۱ تعیین کنید که آیا هر یک از سیگنال‌های زمان-گسسته زیر متناوب است یا خیر. اگر سیگنالی متناوب است، دوره تناوب اصلی آن را تعیین کنید.

(الف) $x[n] = \sin\left(\frac{6\pi}{7}n + 1\right)$ (ب) $x[n] = \cos\left(\frac{n}{8} - \pi\right)$

(پ) $x[n] = \cos\left(\frac{\pi}{8}n^2\right)$ (ت) $x[n] = \cos\left(\frac{\pi}{4}n\right)\cos\left(\frac{\pi}{4}n\right)$

(ث) $x[n] = 2\cos\left(\frac{\pi}{4}n\right) + \sin\left(\frac{\pi}{8}n\right) - 2\cos\left(\frac{\pi}{4}n + \frac{\pi}{6}\right)$

۲۷-۱ در این فصل تعدادی از خواص کلی سیستم‌ها را معرفی کردیم. به خصوص، یک سیستم ممکن است که:

- (۱) بی‌حافظه
- (۲) تغییرناپذیر با زمان
- (۳) خطی
- (۴) علی
- (۵) پایدار

باشد یا نباشد. برای هر یک از سیستم‌های زمان-پیوسته زیر تعیین کنید که کدام یک از این خواص برقرار بوده و کدام یک برقرار نیست. پاسخهای خود را توجیه کنید. در هر مثال، $y(t)$ نشان دهنده

خروجی سیستم بوده و $x(t)$ ورودی سیستم است.

$$y(t) = [\cos(3t)] x(t) \quad (\text{ب}) \quad y(t) = x(t-2) + x(2-t) \quad (\text{الف})$$

$$y(t) = \begin{cases} 0, & t < 0 \\ x(t) + x(t-2), & t \geq 0 \end{cases} \quad (\text{ت}) \quad y(t) = \int_{-\infty}^{2t} x(\tau) d\tau \quad (\text{پ})$$

$$y(t) = x(t/3) \quad (\text{ج}) \quad y(t) = \begin{cases} 0, & x(t) < 0 \\ x(t) + x(t-2), & x(t) \geq 0 \end{cases} \quad (\text{ث})$$

$$y(t) = \frac{dx(t)}{dt} \quad (\text{ح})$$

۲۸-۱ برای هر یک از سیستم‌های زمان-گسسته زیر تعیین کنید که کدام یک از خواص ذکر شده در مسأله ۱-۲۷ برقرار بوده و کدام یک برقرار نیست. جوابهای خود را توجیه کنید. در هر مثال، $y[n]$ نشان دهنده خروجی سیستم بوده و $x[n]$ ورودی سیستم است.

$$y[n] = x[n-2] - 2x[n-8] \quad (\text{ب}) \quad y[n] = x[-n] \quad (\text{الف})$$

$$y[n] = \delta v \{x[n-1]\} \quad (\text{ت}) \quad y[n] = nx[n] \quad (\text{پ})$$

$$y[n] = \begin{cases} x[n], & n \geq 1 \\ 0, & n = 0 \\ x[n], & n \leq -1 \end{cases} \quad (\text{ج}) \quad y[n] = \begin{cases} x[n], & n \geq 1 \\ 0, & n = 0 \\ x[n+1], & n \leq -1 \end{cases} \quad (\text{ث})$$

$$y[n] = x[4n+1] \quad (\text{ح})$$

۲۹-۱ (الف) نشان دهید که سیستم زمان-گسسته‌ای که ورودی $x[n]$ و خروجی $y[n]$ آن به صورت $y[n] = \text{Re}\{x[n]\}$ به هم مرتبط می‌شوند، جمع‌پذیر است. اگر رابطه ورودی-خروجی این سیستم به صورت $y[n] = \text{Re}\{e^{j\pi n/4} x[n]\}$ تغییر یابد، آیا باز هم جمع‌پذیر است؟ (در این مسأله $x[n]$ را حقیقی فرض نکنید.)

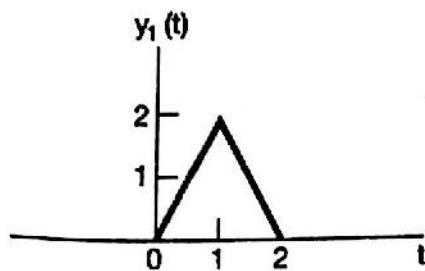
(ب) در متن کتاب، در باره این واقعیت که خاصیت خطی بودن یک سیستم معادل است با این که سیستم دارای هم خاصیت جمع‌پذیری و هم خاصیت همگنی باشد، بحث شد. تعیین کنید که آیا هر یک از سیستم‌های تعریف شده در زیر جمع‌پذیر و/یا همگن است. جوابهای خود را در صورت برقراری خاصیت با ارائه یک اثبات و در غیر این صورت با یک مثال نقض توجیه کنید.

$$y[n] = \begin{cases} \frac{x[n]x[n-2]}{x[n-1]}, & x[n-1] \neq 0 \\ 0, & x[n-1] = 0 \end{cases} \quad (2) \quad y(t) = \frac{1}{x(t)} \left[\frac{dx(t)}{dt} \right]^2 \quad (1)$$

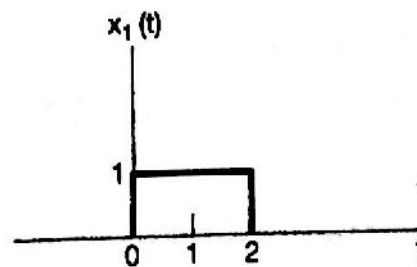
۳۰-۱ معکوس‌پذیری هر یک از سیستم‌های زیر را مشخص کنید. در صورت معکوس‌پذیر بودن، سیستم معکوس را بسازید. در غیر این صورت، دوسیگنال ورودی به سیستم را چنان بیابید که دارای خروجی نکران باشند.

$y(t) = \cos[x(t)]$	(ب)	$y(t) = x(t-4)$	(الف)
$y(t) = \int_{-\infty}^t x(\tau) d\tau$	(ت)	$y[n] = nx[n]$	(پ)
$y[n] = x[n] x[n-1]$	(ج)	$y[n] = \begin{cases} x[n-1], & n \geq 1 \\ 0, & n = 0 \\ x[n], & n \leq -1 \end{cases}$	(ث)
$y(t) = \int_{-\infty}^t e^{-(t-\tau)} x(\tau) d\tau$	(ح)	$y[n] = x[1-n]$	(ج)
$y(t) = \frac{dx(t)}{dt}$	(د)	$y[n] = \sum_{k=-\infty}^n (\frac{1}{\gamma})^{n-k} x[k]$	(خ)
$y(t) = x(2t)$	(ر)	$y[n] = \begin{cases} x[n+1], & n \geq 0 \\ x[n], & n \leq -1 \end{cases}$	(ذ)
$y[n] = \begin{cases} x[n/2], & n \text{ زوج} \\ 0, & n \text{ فرد} \end{cases}$	(ژ)	$y[n] = x[2n]$	(ز)

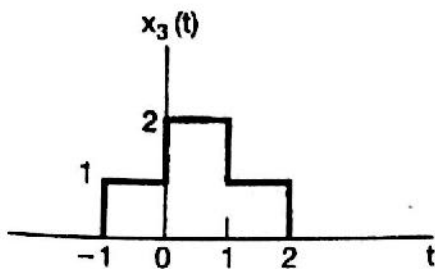
۳۱-۱ در این مسأله یکی از مهمترین نتایج خواص خطی بودن و تغییرناپذیری با زمان تشریح می‌شود. مشخصاً وقتی که پاسخ سیستم خطی یا سیستم خطی تغییرناپذیر با زمان (LTI) را به یک ورودی یا پاسخهای به چند ورودی را بدانیم، می‌توانیم پاسخهای بسیاری از سیگنال‌های ورودی دیگر را مستقیماً محاسبه کنیم. قسمت عمده‌ای از باقیمانده این کتاب، با بهره‌گیری کاملی از این واقعیت، به



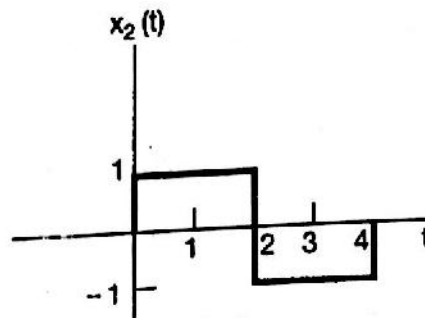
(ب)



(الف)



(ت)



(پ)

شکل م ۱-۳۱

گسترش نتایج و فنون تحلیل و ترکیب سیستم‌های LTI می‌پردازد.
 (الف) یک سیستم LTI را در نظر بگیرید که پاسخ آن به سیگنال $x_1(t)$ در شکل م ۱-۳۱ (الف) برابر با سیگنال $y_1(t)$ ترسیم شده در شکل م ۱-۳۱ (ب) است. پاسخ سیستم را به ورودی $x_2(t)$ که در شکل م ۱-۳۱ (پ) داده شده است، تعیین کرده و به دقت رسم کنید.
 (ب) پاسخ سیستم مطرح شده در قسمت (الف) را به ورودی $x_2(t)$ که در شکل م ۱-۳۱ (ت) داده شده است، تعیین و رسم کنید.

مسائل پیشرفته

۳۲-۱ فرض کنید $x(t)$ سیگنال زمان-پیوسته‌ای باشد و فرض کنید:

$$y_1(t) = x(2t) \quad \text{و} \quad y_2(t) = x(t/2).$$

سیگنال $y_1(t)$ نشان دهنده یک نسخه سرعت یافته از $x(t)$ است، بدین معنا که مدت زمان سیگنال به نصف تقلیل یافته است. به طور مشابه، $y_2(t)$ نشان دهنده یک نسخه کند شده از $x(t)$ است، بدین معنا که مدت زمان سیگنال دو برابر شده است. عبارتهای زیر را در نظر بگیرید:

(۱) اگر $x(t)$ متناوب باشد، آنگاه $y_1(t)$ متناوب است.

(۲) اگر $y_1(t)$ متناوب باشد، آنگاه $x(t)$ متناوب است.

(۳) اگر $x(t)$ متناوب باشد، آنگاه $y_2(t)$ متناوب است.

(۴) اگر $y_2(t)$ متناوب باشد، آنگاه $x(t)$ متناوب است.

در هر مورد تعیین کنید که آیا عبارت داده شده درست است یا خیر، و اگر عبارت درست بود، رابطه بین دوره‌های تناوب اصلی دو سیگنال مورد نظر در آن عبارت را تعیین کنید. اگر عبارت درست نبود، یک مثال نقض برای آن ارائه دهید.

۳۳-۱ فرض کنید $x[n]$ سیگنال زمان-گسسته‌ای باشد، و فرض کنید:

$$y_1[n] = x[2n] \quad \text{و} \quad y_2[n] = \begin{cases} x[n/2], & \text{زوج } n \\ 0, & \text{فرد } n \end{cases}$$

از یک نظر، سیگنال‌های $y_1[n]$ و $y_2[n]$ ، به ترتیب، نشان دهنده نسخه‌های سرعت یافته و کند شده $x[n]$ هستند. اما باید متذکر شد که مفاهیم سرعت یافتن و کند شدن در زمان-گسسته نسبت به همتهای زمان-پیوسته آنها تفاوت‌های ظریفی دارند. عبارتهای زیر را در نظر بگیرید:

(۱) اگر $x[n]$ متناوب باشد، آنگاه $y_1[n]$ متناوب است.

(۲) اگر $y_1[n]$ متناوب باشد، آنگاه $x[n]$ متناوب است.

(۳) اگر $x[n]$ متناوب باشد، آنگاه $y_2[n]$ متناوب است.

(۴) اگر $y_2[n]$ متناوب باشد، آنگاه $x[n]$ متناوب است.

در هر مورد تعیین کنید که آیا عبارت داده شده درست است یا خیر، و اگر عبارت درست بود، رابطه بین دوره‌های تناوب اصلی دو سیگنال مورد نظر در آن عبارت را تعیین کنید. اگر عبارت درست نبود، یک مثال نقض برای آن ارائه دهید.

۳۴-۱ در این مسأله چند خاصیت سیگنال‌های زوج و فرد بررسی می‌شود.

(الف) نشان دهید که اگر $x[n]$ یک سیگنال فرد باشد، آنگاه داریم:

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] = 0$$

(ب) نشان دهید که اگر $x_1[n]$ سیگنالی فرد و $x_2[n]$ سیگنالی زوج باشد، آنگاه $x_1[n]x_2[n]$ سیگنالی فرد است.

(پ) فرض کنید $x[n]$ سیگنال دلخواهی با جزءهای زوج و فرد به صورت زیر باشد:

$$x_e[n] = \mathcal{E}\{x[n]\}$$

و

$$x_o[n] = \mathcal{O}\{x[n]\}.$$

نشان دهید که:

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} x^n[n] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_e^n[n] + \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_o^n[n].$$

(ت) اگرچه قسمتهای (الف) تا (پ) برحسب سیگنال‌های زمان-گسسته بیان شده‌اند، خواص مشابهی نیز در زمان پیوسته برقرار است. برای اثبات این امر نشان دهید که:

$$\int_{-\infty}^{+\infty} x^n(t) dt = \int_{-\infty}^{+\infty} x_e^n(t) dt + \int_{-\infty}^{+\infty} x_o^n(t) dt,$$

که در آن $x_e(t)$ و $x_o(t)$ به ترتیب جزءهای زوج و فرد $x(t)$ هستند.

۳۵-۱ سیگنال نمایی زمان-گسسته متناوب را در نظر بگیرید:

$$x[n] = e^{jm(\pi/N)n}.$$

نشان دهید که دوره تناوب اصلی این سیگنال برابر است با:

$$N_s = N/\text{gcd}(m, N),$$

که در آن $\text{gcd}(m, N)$ بزرگترین مقم علیه مشترک m و N است — یعنی بزرگترین عدد صحیحی که هم m و هم N بر آن بخش پذیر هستند. به عنوان مثال داریم:

$$\text{gcd}(2, 3) = 1, \text{gcd}(2, 4) = 2, \text{gcd}(8, 12) = 4.$$

توجه کنید که اگر m و N عامل مشترکی نداشته باشند، آنگاه $N_s = N$ است.

۳۶-۱ فرض کنید $x(t)$ سیگنال نمایی مختلط زمان-پیوسته با فرکانس اصلی ω و دوره تناوب اصلی $T_s = 2\pi/\omega$ باشد:

$$x(t) = e^{j\omega \cdot t}$$

سیگنال زمان-گسسته حاصل از نمونه برداری $x(t)$ به فواصل یکسان را در نظر بگیرید - یعنی:

$$x[n] = x(nT) = e^{j\omega \cdot nT}$$

(الف) نشان دهید که $x[n]$ متناوب است اگر و فقط اگر T/T_s عددی گویا باشد - یعنی اگر و فقط اگر مضربی از فاصله نمونه برداری دقیقاً مساوی مضربی از دوره تناوب $x(t)$ باشد.

(ب) فرض کنید که $x[n]$ متناوب است - یعنی این که:

$$\frac{T}{T_s} = \frac{p}{q}, \quad (\text{م } 1-36-1)$$

که در آن p و q اعدادی صحیح هستند. دوره تناوب اصلی و فرکانس اصلی $x[n]$ چیست؟ فرکانس اصلی را به صورت کسری از $\omega \cdot T$ بیان کنید.

(پ) بار دیگر با فرض این که T/T_s در معادله (م ۱-۳۶-۱) صدق می کند، دقیقاً تعیین کنید که چند دوره تناوب $x(t)$ لازم است تا آن که نمونه هایی که یک دوره تناوب $x[n]$ را تشکیل می دهند، به دست آید.

۳۷-۱ همبستگی بین دو سیگنال، یک مفهوم مهم در بسیاری از کاربردهای مخابراتی است. در مسائل انتهای فصل ۲ درباره این موضوع مطالب بیشتری برای گفتن خواهیم داشت و اشارتی به چگونگی استفاده از آن در عمل خواهیم کرد. در اینجا به مقدمه مختصری بر توابع همبستگی و برخی از خواص آنها اکتفا می کنیم.

فرض کنید $x(t)$ و $y(t)$ دو سیگنال باشند، آنگاه تابع همبستگی به صورت زیر تعریف می شود:

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

تابع $\phi_{xx}(t)$ را معمولاً تابع خود همبستگی سیگنال $x(t)$ می نامند. در حالی که $\phi_{xy}(t)$ را اغلب تابع همبستگی متقابل می نامند.

(الف) رابطه بین $\phi_{xy}(t)$ و $\phi_{yx}(t)$ چیست؟

(ب) جزء فرد $\phi_{xx}(t)$ را محاسبه کنید.

(پ) فرض کنید که $y(t) = x(t + T)$ باشد. $\phi_{xy}(t)$ و $\phi_{yy}(t)$ را بر حسب $\phi_{xx}(t)$ بیان کنید.

۳۸-۱ در این مسأله بعضی از ویژگیهای تابع ضربه واحد بررسی می شود.

(الف) نشان دهید که:

$$\delta(2t) = \frac{1}{2} \delta(t).$$

راهنمایی: $\delta_{\Delta}(t)$ را بررسی کنید (شکل ۱-۳۴ را ببینید).

(ب) در بخش ۱-۴ ضربه واحد زمان-پیوسته را به صورت حد سیگنال $\delta_{\Delta}(t)$ تعریف کردیم. به طور دقیقتر، چند ویژگی $\delta(t)$ را با بررسی خواص متناظر $\delta_{\Delta}(t)$ تعریف کردیم. به عنوان مثال، چون سیگنال

$$u_{\Delta}(t) = \int_{-\infty}^t \delta_{\Delta}(\tau) d\tau$$

به پله واحد همگرا می‌شود،

$$u(t) = \lim_{\Delta \rightarrow 0} u_{\Delta}(t), \quad (\text{م } 1-38)$$

توانستیم $\delta(t)$ را از طریق معادله زیر:

$$u(t) = \int_{-\infty}^t \delta(\tau) d\tau,$$

یا با تلقی $\delta(t)$ به عنوان مشتق رسمی $u(t)$ ، تعبیر کنیم.

این نوع بحث مهم است، زیرا که در واقع سعی داریم $\delta(t)$ را بجای مشخص کردن مقادیرش برای هر t ، که امری ناممکن است، از طریق خواص آن تعریف کنیم. در فصل ۱ توصیف بسیار ساده‌ای از رفتار ضربه واحد ارائه می‌شود که در بررسی سیستم‌های خطی تغییرناپذیر با زمان فوق‌العاده مفید است. اما در حال حاضر فقط بر تشریح این مطلب متمرکز می‌شویم که مفهوم مهم در استفاده از ضربه واحد، درک چگونگی رفتار آن است. بدین منظور، شش سیگنال ترسیم شده در شکل م ۱-۳۸ را در نظر بگیرید. نشان دهید که هر یک از این سیگنال‌ها وقتی $\Delta \rightarrow 0$ میل کند، "همانند یک ضربه رفتار می‌کنند"، از این نظر که اگر بگیریم:

$$u_{\Delta}^i(t) = \int_{-\infty}^t r_{\Delta}^i(\tau) d\tau,$$

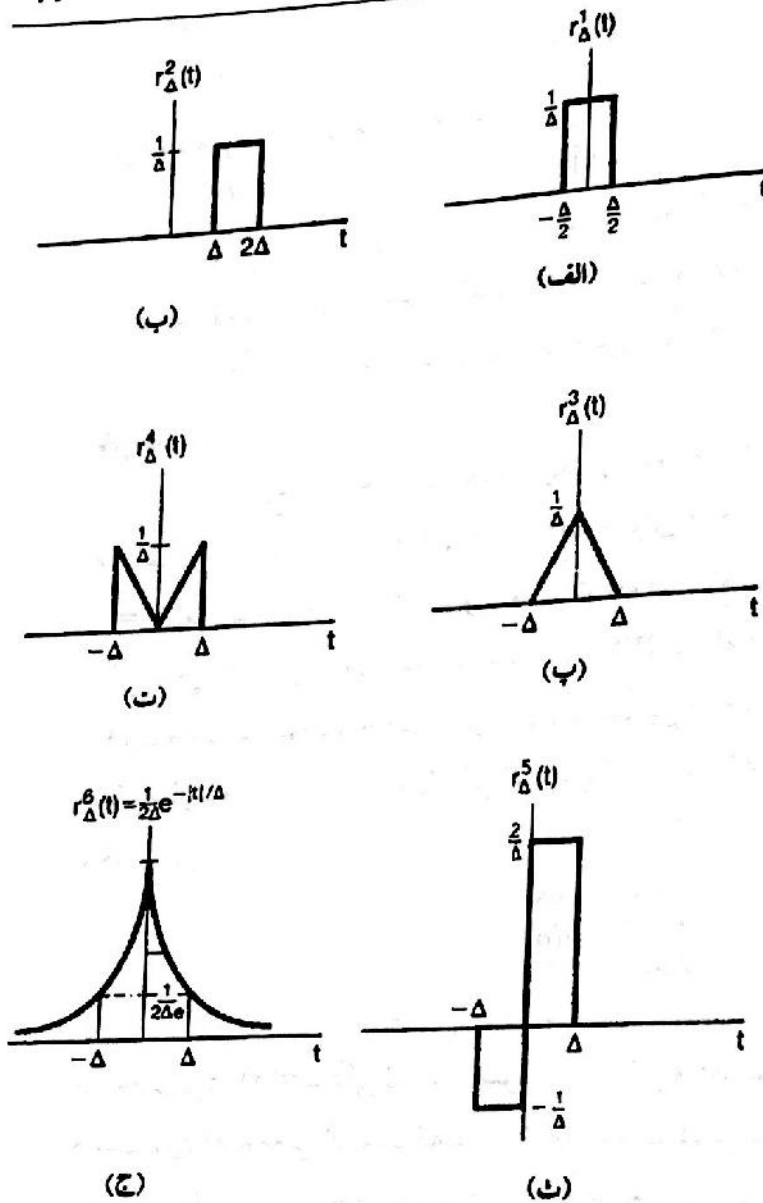
آنگاه داریم:

$$\lim_{\Delta \rightarrow 0} u_{\Delta}^i(t) = u(t).$$

در هر حالت سیگنال $u_{\Delta}^i(t)$ را به دقت رسم کرده و مدرج کنید. توجه کنید که:

$$r_{\Delta}^i(0) = r_{\Delta}^i(0) = 0, \quad \text{برای هر } \Delta$$

بنابراین، این که فقط $\delta(t)$ را برای $t \neq 0$ مساوی صفر و برای $t = 0$ مساوی بینهایت تعریف کرده یا تصور کنیم، کافی نیست. بلکه این خواص نظیر معادله (م ۱-۳۸) است که ضربه را تعریف می‌کند. در بخش ۲-۵ دسته‌ای کلی از سیگنال‌ها موسوم به توابع ویژه را



شکل م ۱-۳۸

تعریف خواهیم کرد که به ضربه واحد مربوط می شوند و این توابع نیز بر حسب خواصشان و نه مقادیرشان تعریف می شوند.

۱-۳۹ نقشی که به وسیله $u(t)$ ، $\delta(t)$ ، و سایر توابع ویژه در مطالعه سیستم های خطی تغییرناپذیر با زمان ایفا می شود، عبارت از ایده آل سازی یک پدیده فیزیکی است و چنان که خواهیم دید استفاده از این ایده آل سازیها این امکان را به ما می دهد که نمایش فوق العاده مهم و بسیار ساده ای را از چنین سیستم هایی به دست آوریم. اما در استفاده از توابع ویژه، لازم است که دقت به خرج داد. به خصوص باید به خاطر داشت که این توابع یک ایده آل سازی هستند و بنابراین هرگاه محاسبه ای با استفاده از آنها انجام گیرد، به طور ضمنی فرض بر این است که این محاسبه نشان دهنده توصیف دقیقی از رفتار سیگنال هایی است که قرار است ایده آل سازی شوند. برای تشریح این موضوع، معادله زیر را در نظر بگیرید:

$$x(t)\delta(t) = x(0)\delta(t) \quad (\text{م } 1-39-1)$$

این معادله بر مبنای این ملاحظه است که :

$$x(t)\delta_{\Delta}(t) \approx x(0)\delta_{\Delta}(t) \quad (\text{م } 2-39-1)$$

با گرفتن حد این رابطه، رابطه ایده‌آل‌سازی شده در معادله (م ۱-۳۹-۲) حاصل می‌شود. اما، بررسی دقیقتر نحوه بدست آوردن معادله (م ۱-۳۹-۲) نشان می‌دهد که این معادله فقط وقتی معنی دارد که $x(t)$ در $t = 0$ پیوسته باشد. در غیر این صورت، رابطه $x(t) \approx x(0)$ برای t کوچک برقرار نخواهد بود.

برای واضح‌تر ساختن این نکته، سیگنال پله واحد $u(t)$ را در نظر بگیرید. از معادله (۷۰-۱) به خاطر آورید که برای $t < 0$ ، $u(t) = 0$ و برای $t > 0$ ، $u(t) = 1$ است، اما مقدار آن در $t = 0$ تعریف نشده است. [به عنوان مثال، توجه کنید که به ازای هر Δ ، $u_{\Delta}(0) = 0$ است. در حالی که $u'_{\Delta}(0) = \frac{1}{\Delta}$ می‌باشد (بنابه مسأله ۱-۳۸ (ب)).] مادامی که محاسبات انجام شده با استفاده از $u(t)$ متکی بر انتخاب خاصی برای $u(0)$ نباشد، این واقعیت که $u(0)$ تعریف نشده است چندان مشکل‌ساز نخواهد بود. برای مثال اگر $f(t)$ سیگنالی باشد که در $t = 0$ پیوسته است، آنگاه مقدار انتگرال زیر :

$$\int_{-\infty}^{+\infty} f(\sigma)u(\sigma) d\sigma$$

به انتخابی برای $u(0)$ بستگی ندارد. از سویی دیگر، این واقعیت که $u(0)$ تعریف نشده، از این لحاظ اهمیت دارد که به معنی آن است که برخی از محاسبات شامل توابع ویژه تعریف نشده‌اند. گیریم که سعی کنیم مقداری برای حاصلضرب $u(t)\delta(t)$ تعریف کنیم. برای آن که ببینید این کمیت رانمی‌توان تعریف کرد، نشان دهید که :

$$\lim_{\Delta \rightarrow 0} [u_{\Delta}(t)\delta(t)] = 0,$$

اما :

$$\lim_{\Delta \rightarrow 0} [u_{\Delta}(t)\delta_{\Delta}(t)] = \frac{1}{\Delta} \delta(t).$$

در حالت کلی، مادامی که دو سیگنال شامل ویژگی‌هایی (از قبیل ناپیوستگی‌ها، ضربه‌ها، یا دیگر ویژگی‌های مطرح شده در بخش ۲-۵) که محل آنها بر هم منطبق است، نباشند می‌توان بدون هیچ مشکلی حاصلضرب آن دو سیگنال را تعریف کرد. اما وقتی که محل ویژگی‌ها بر هم منطبق باشد، حاصلضرب تعریف نشده است. به عنوان مثال، نشان دهید که سیگنال زیر :

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

مشابه $u(t)$ است، یعنی برای $t < 0$ برابر صفر است، برای $t > 0$ مساوی یک است، و برای $t = 0$ تعریف نشده است.

۴۰-۱ (الف) نشان دهید که اگر یک سیستم دارای هر کدام از دو خاصیت جمع‌پذیری یا همگنی باشد، دارای این خاصیت است که اگر ورودی متحد با صفر باشد، آنگاه خروجی نیز متحد با صفر است.

(ب) سیستمی (در زمان-پیوسته یا زمان-گسسته) چنان تعیین کنید که نه جمع‌پذیر و نه همگن بوده اما در عین حال اگر ورودی متحد با صفر باشد، دارای خروجی صفر باشد.

(پ) آیا از قسمت (الف) می‌توان نتیجه گرفت که اگر ورودی به یک سیستم خطی در فاصله زمانهای t_1 و t_2 در زمان-پیوسته یا در فاصله زمانهای n_1 و n_2 در زمان-گسسته برابر صفر باشد آنگاه خروجی نیز باید در این فاصله زمانها برابر صفر باشد؟ پاسخ خود را توجیه کنید.

۴۱-۱ سیستم S را با رابطه زیر بین ورودی $x[n]$ و خروجی $y[n]$ در نظر بگیرید:

$$y[n] = x[n]\{g[n] + g[n-1]\}.$$

(الف) اگر برای تمام n ها، $g[n] = 1$ باشد، نشان دهید که S تغییرناپذیر با زمان است.

(ب) اگر $g[n] = n$ باشد، نشان دهید که S تغییرناپذیر با زمان نیست.

(پ) اگر $g[n] = 1 + (-1)^n$ باشد نشان دهید که S تغییرناپذیر با زمان است.

۴۲-۱ (الف) آیا عبارت زیر درست یا نادرست است؟

بهم پیوستن سری دو سیستم خطی تغییرناپذیر با زمان خود یک سیستم خطی تغییرناپذیر با زمان است.

پاسخ خود را توجیه کنید.

(ب) آیا عبارت زیر درست یا نادرست است؟

بهم پیوستن سری دو سیستم غیرخطی خود غیرخطی است.

پاسخ خود را توجیه کنید.

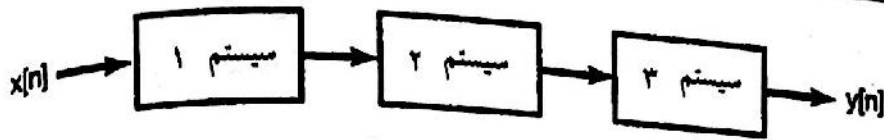
(پ) سه سیستم با روابط ورودی-خروجی زیر را در نظر بگیرید:

$$\text{سیستم ۱: } y[n] = \begin{cases} x[n/2], & n \text{ زوج} \\ 0, & n \text{ فرد} \end{cases}$$

$$\text{سیستم ۲: } y[n] = x[n] + \frac{1}{2}x[n-1] + \frac{1}{4}x[n-2],$$

$$\text{سیستم ۳: } y[n] = x[2n].$$

فرض کنید همان‌طور که در شکل م ۴۲-۱ نشان داده شده است، این سیستم‌ها به‌طور سری به هم متصل شده باشند. رابطه ورودی-خروجی را برای کل سیستم بهم پیوسته بیابید. آیا این سیستم خطی است؟ آیا تغییرناپذیر با زمان است؟



شکل م ۱- ۴۲

۱-۴۳ (الف) سیستمی تغییرناپذیر با زمان را با ورودی $x(t)$ و خروجی $y(t)$ در نظر بگیرید. نشان دهید که اگر $x(t)$ متناوب با دوره تناوب T باشد، آنگاه $y(t)$ نیز چنین است. نشان دهید که نتیجه مشابهی نیز در زمان-گسسته برقرار است.

(ب) مثالی از سیستم تغییرناپذیر با زمان و یک سیگنال ورودی نامتناوب $x(t)$ چنان ارائه دهید که خروجی متناظر، $y(t)$ ، متناوب باشد.

۱-۴۴ (الف) نشان دهید که علیت برای سیستم خطی زمان-پیوسته معادل با عبارت زیر است:

برای هر زمان t ، و هر ورودی $x(t)$ که برای $t < t_0$ ، $x(t) = 0$ باشد، خروجی متناظر، $y(t)$ ، نیز باید برای $t < t_0$ برابر صفر باشد.

می‌توان عبارت مشابهی را نیز برای سیستم خطی زمان-گسسته ارائه داد.

(ب) یک سیستم غیرخطی چنان بیابید که در شرط فوق صدق کرده اما علی نباشد.

(پ) یک سیستم غیرخطی چنان بیابید که علی بوده اما در شرط فوق صدق نکند.

(ت) نشان دهید که معکوس‌پذیری برای سیستم خطی زمان-گسسته معادل با عبارت زیر است: تنها ورودی‌ای که $y[n] = 0$ برای تمام n ها تولید می‌کند، $x[n] = 0$ برای تمام n ها است.

عبارت مشابهی نیز برای سیستم خطی زمان-پیوسته صادق است.

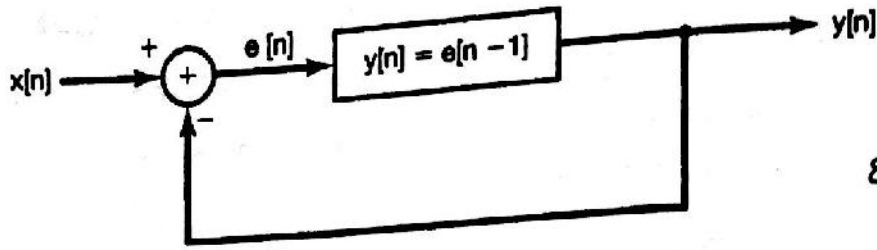
(ث) یک سیستم غیرخطی چنان بیابید که در شرط قسمت (ت) صدق کرده اما معکوس‌پذیر نباشد.

۱-۴۵ در مسأله ۱-۳۷ مفهوم توابع همبستگی معرفی شد. در عمل اغلب مهم است که تابع همبستگی $\phi_{hx}(t)$ محاسبه شود که در آن سیگنال مفروض معینی بوده اما $x(t)$ می‌تواند هر سیگنالی از گستره‌ای متنوع باشد. در این حالت آنچه که باید انجام شود عبارت از طراحی سیستم S با ورودی $x(t)$ و خروجی $\phi_{hx}(t)$ است.

(الف) آیا S خطی است؟ آیا S تغییرناپذیر با زمان است؟ آیا S علی است؟ پاسخهای خود را توجیه کنید.

(ب) اگر بجای خروجی $\phi_{hx}(t)$ ، $\phi_{xh}(t)$ را به عنوان خروجی در نظر بگیریم، آیا هیچکدام از پاسخهای شما در قسمت (الف) تغییر می‌کند؟

۱-۴۶ سیستم پس‌خور شکل م ۱-۴۶ را در نظر بگیرید. فرض کنید که برای $n < 0$ ، $y[n] = 0$ است.



شکل م ۱-۴۶

(الف) خروجی را به ازای $x[n] = \delta[n]$ رسم کنید.

(ب) خروجی را به ازای $x[n] = u[n]$ رسم کنید.

۴۷-۱ (الف) فرض کنید δ نشان دهنده یک سیستم خطی نموی باشد و فرض کنید $x_1[n]$ سیگنال

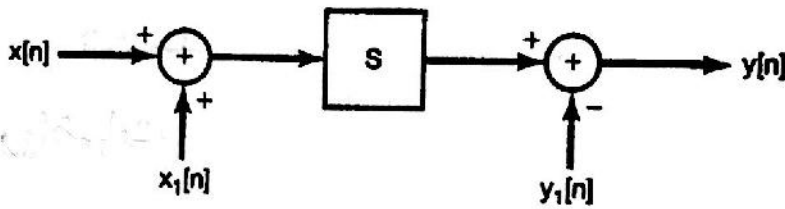
ورودی دلخواهی به δ با خروجی متناظر $y_1[n]$ باشد. سیستم نشان داده شده در شکل

م ۱-۴۷ (الف) را در نظر بگیرید. نشان دهید که این سیستم خطی است و در واقع رابطه

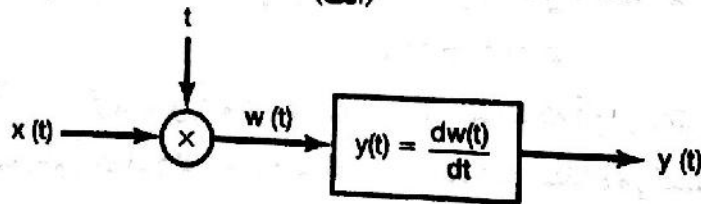
ورودی-خروجی کل بین $x[n]$ و $y[n]$ به انتخاب خاصی برای $x_1[n]$ بستگی ندارد.

(ب) از نتیجه قسمت (الف) استفاده کرده و نشان دهید که δ را می توان به صورت داده شده در

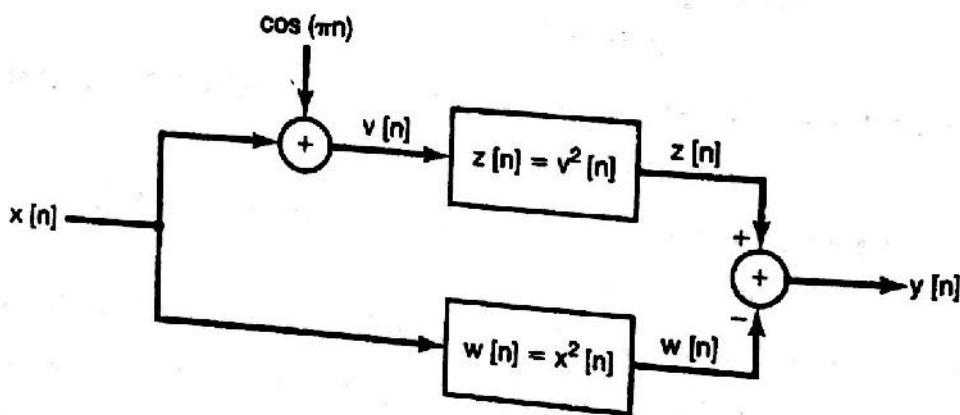
شکل ۱-۴۸ نمایش داد.



(الف)



(ب)



(ب)

شکل م ۱-۴۷

(پ) کدام یک از سیستم‌های زیر خطی نموی اند؟ پاسخهای خود را توجیه کنید و اگر سیستمی خطی نموی است، سیستم خطی L و پاسخ ورودی-صفر $y[n]$ یا $y(t)$ را برای نمایش سیستم به صورت داده شده در شکل ۱-۴۸ مشخص کنید.

$$y[n] = n + x[n] + 2x[n+4] \quad (۱)$$

$$y[n] = \begin{cases} n/2, & \text{زوج } n \\ (n-1)/2 + \sum_{k=-\infty}^{(n-1)/2} x[k], & \text{فرد } n \end{cases} \quad (۲)$$

$$y[n] = \begin{cases} x[n] - x[n-1] + 3, & \text{اگر } x[0] \geq 0 \\ x[n] - x[n-1] - 3, & \text{اگر } x[0] < 0 \end{cases} \quad (۳)$$

(۴) سیستم نشان داده شده در شکل م ۱-۴۷ (ب).

(۵) سیستم نشان داده شده در شکل م ۱-۴۷ (پ).

(ت) فرض کنید که یک سیستم خطی نموی خاص دارای نمایشی به صورت شکل ۱-۴۸ است، که در آن L نشان دهنده سیستم خطی و $y[n]$ پاسخ ورودی-صفر می باشد. نشان دهید که S تغییرناپذیر با زمان است اگر و فقط اگر L یک سیستم تغییرناپذیر با زمان بوده و $y[n]$ ثابت باشد.

مرور ریاضیات

عدد مختلط z را می توان به چند طریق بیان کرد. شکل کارتیزین یا مستطیلی برای z به صورت زیر است:

$$z = x + jy,$$

که در آن $j = \sqrt{-1}$ بوده و x و y اعدادی حقیقی هستند که آنها را به ترتیب جزء حقیقی و جزء موهومی z می نامند. همان طور که قبلاً اشاره کردیم، اغلب از نماد زیر استفاده می کنیم:

$$x = \operatorname{Re}\{z\}, \quad y = \operatorname{Im}\{z\}.$$

عدد مختلط z را همچنین می توان به صورت زیر به شکل قطبی بیان کرد:

$$z = re^{j\theta},$$

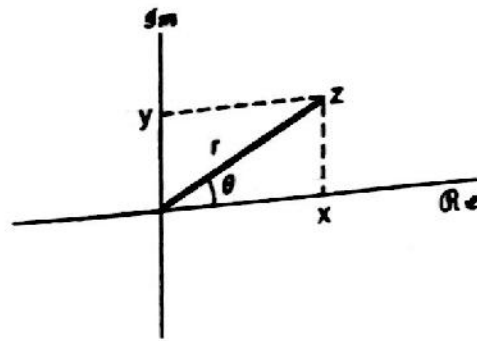
که در آن $r > 0$ اندازه z و θ زاویه یا فاز z می باشند. این کمیتها اغلب به صورت زیر نوشته می شوند:

$$r = |z|, \quad \theta = \angle z.$$

رابطه بین این دو نمایش اعداد مختلط را می توان با استفاده از رابطه اویلر،

$$e^{j\theta} = \cos \theta + j \sin \theta,$$

و یا با ترسیم z در صفحه مختلط چنان که در شکل م ۱-۴۸ نشان داده شده است و در آن محورهای مختصات $\operatorname{Re}\{z\}$ در امتداد محور افقی و $\operatorname{Im}\{z\}$ در امتداد محور عمودی هستند، تعیین کرد. در این نمایش ترسیمی، x و y مختصات کارتیزین z بوده، و r و θ مختصات قطبی آن می باشند.



شکل م ۱-۴۸

۴۸-۱ فرض کنید z یک عدد مختلط با مختصات قطبی (r, θ) و مختصات کارتزین (x, y) باشد. برای مختصات کارتزین اعداد مختلط زیر، عبارتهای را بر حسب x و y تعیین کنید. به ازای $r = 2$ و $\theta = \pi/4$ و همچنین به ازای $r = 2$ و $\theta = \pi/2$ ، نقاط $z_0, z_1, z_2, z_3, z_4, z_5$ را در صفحه مختلط رسم کنید. در ترسیمهای خود جزءهای حقیقی و موهومی هر نقطه را نشان دهید.

$$\begin{aligned} z_1 &= r \cdot e^{-j\theta} & \text{(الف)} \\ z_2 &= r & \text{(ب)} \\ z_3 &= r \cdot e^{j(\theta + \pi)} & \text{(پ)} \\ z_4 &= r \cdot e^{j(\theta + 2\pi)} & \text{(ت)} \\ z_5 &= r \cdot e^{j(-\theta + \pi)} & \text{(ث)} \end{aligned}$$

۴۹-۱ هر یک از اعداد مختلط زیر را به صورت قطبی بیان کنید و با نشان دادن اندازه و زاویه هر عدد، آنها را در صفحه مختلط مشخص نمایید.

$$\begin{aligned} \text{(الف)} \quad 1 + j\sqrt{3} & \quad \text{(ب)} \quad -5 & \quad \text{(پ)} \quad -5 - 5j \\ \text{(ت)} \quad 3 + 4j & \quad \text{(ث)} \quad (1 - j\sqrt{3})^2 & \quad \text{(ج)} \quad (1 + j)^5 \\ \text{(ج)} \quad (\sqrt{3} + j^2)(1 - j) & \quad \text{(ح)} \quad \frac{2 - j(6/\sqrt{3})}{2 + j(6/\sqrt{3})} & \quad \text{(خ)} \quad \frac{1 + j\sqrt{3}}{\sqrt{3} + j} \\ \text{(د)} \quad j(1 + j)e^{j\pi/6} & \quad \text{(ذ)} \quad (\sqrt{3} + j)2\sqrt{2}e^{-j\pi/4} & \quad \text{(ر)} \quad \frac{e^{j\pi/3} - 1}{1 + j\sqrt{3}} \end{aligned}$$

۵۰-۱ (الف) با استفاده از رابطه اویلر یا شکل م ۱-۴۸، عبارتهایی برای x و y بر حسب r و θ تعیین کنید.

(ب) عبارتهای را برای r و θ بر حسب x و y تعیین کنید.
 (پ) اگر فقط r و $\tan \theta$ داده شده باشند، آیا می توان x و y را به طور یکتا تعیین کرد؟
 پاسخ خود را توجیه کنید.

۵۱-۱ با استفاده از رابطه اویلر، روابط زیر را بدست آورید:

$$\cos \theta = \frac{1}{2} (e^{j\theta} + e^{-j\theta}) \quad \text{(الف)}$$

$$\sin \theta = \frac{1}{2j} (e^{j\theta} - e^{-j\theta}) \quad (\text{ب})$$

$$\cos^2 \theta = \frac{1}{2} (1 + \cos 2\theta) \quad (\text{پ})$$

$$(\sin \theta)(\sin \phi) = \frac{1}{2} \cos(\theta - \phi) - \frac{1}{2} \cos(\theta + \phi) \quad (\text{ت})$$

$$\sin(\theta + \phi) = \sin \theta \cos \phi + \cos \theta \sin \phi \quad (\text{ث})$$

۵۲-۱ فرض کنید z نشان دهنده متغیر مختلط باشد، یعنی:

$$z = x + jy = re^{j\theta}$$

مزدوج مختلط z برابر است با:

$$z^* = x - jy = re^{-j\theta}$$

هر یک از روابط زیر را که در آنها z_1 و z_2 اعداد مختلط دلخواهی هستند، ثابت کنید:

$$zz^* = r^2 \quad (\text{الف})$$

$$\frac{z}{z^*} = e^{j2\theta} \quad (\text{ب})$$

$$z + z^* = 2 \operatorname{Re}\{z\} \quad (\text{پ})$$

$$z - z^* = 2j \operatorname{Im}\{z\} \quad (\text{ت})$$

$$(z_1 + z_2)^* = z_1^* + z_2^* \quad (\text{ث})$$

$$(az_1 z_2)^* = az_1^* z_2^* \quad (\text{ج})$$

$$\left(\frac{z_1}{z_2}\right)^* = \frac{z_1^*}{z_2^*} \quad (\text{ح})$$

$$\operatorname{Re}\left\{\frac{z_1}{z_2}\right\} = \frac{1}{2} \left[\frac{z_1 z_2^* + z_1^* z_2}{z_2 z_2^*} \right] \quad (\text{ح})$$

۵۳-۱ روابط زیر را که در آنها z ، z_1 و z_2 اعداد مختلط دلخواهی هستند، ثابت کنید:

$$(e^z)^* = e^{z^*} \quad (\text{الف})$$

$$z_1 z_2^* + z_1^* z_2 = 2 \operatorname{Re}\{z_1 z_2^*\} = 2 \operatorname{Re}\{z_1^* z_2\} \quad (\text{ب})$$

$$|z| = |z^*| \quad (\text{پ})$$

$$|z_1 z_2| = |z_1| |z_2| \quad (\text{ت})$$

$$\operatorname{Re}\{z\} \leq |z|, \operatorname{Im}\{z\} \leq |z| \quad (\text{ث})$$

$$|z_1 z_2^* + z_1^* z_2| \leq 2|z_1 z_2| \quad (\text{ج})$$

$$(|z_1| - |z_2|)^2 \leq |z_1 + z_2|^2 \leq (|z_1| + |z_2|)^2 \quad (\text{ح})$$

۵۴-۱ روابطی که در این مسأله مطرح می‌شوند، در سراسر کتاب بارها مورد استفاده قرار می‌گیرند.

(الف) درستی عبارت زیر را ثابت کنید:

$$\sum_{n=0}^{N-1} \alpha^n = \begin{cases} N, & \alpha = 1 \\ \frac{1-\alpha^N}{1-\alpha}, & \alpha \neq 1 \end{cases}$$

برای هر عدد مختلط $\alpha \neq 1$

این رابطه را اغلب فرمول مجموع پایاندار می‌نامند.

(ب) نشان دهید که اگر $|\alpha| < 1$ باشد، آنگاه داریم:

$$\sum_{n=0}^{\infty} \alpha^n = \frac{1}{1-\alpha}$$

این رابطه را اغلب فرمول مجموع بی‌پایان می‌نامند.

(پ) همچنین نشان دهید که اگر $|\alpha| < 1$ باشد، آنگاه داریم:

$$\sum_{n=0}^{\infty} n\alpha^n = \frac{\alpha}{(1-\alpha)^2}$$

(ت) با فرض این که $|\alpha| < 1$ است، عبارت زیر را محاسبه کنید:

$$\sum_{n=k}^{\infty} \alpha^n$$

۵۵-۱ با استفاده از نتایج مسأله ۱-۵۴، هر یک از مجموعهای زیر را محاسبه کرده و پاسخ خود

را به شکل کارترین (مستطیلی) بیان کنید:

$$\sum_{n=-2}^7 e^{j\pi n/4} \quad (\text{ب}) \quad \sum_{n=0}^9 e^{j\pi/4} \quad (\text{الف})$$

$$\sum_{n=2}^{\infty} \left(\frac{1}{4}\right)^n e^{j\pi n/4} \quad (\text{ت}) \quad \sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{1}{4}\right)^n e^{j\pi n/4} \quad (\text{پ})$$

$$\sum_{n=0}^{\infty} \left(\frac{1}{4}\right)^n \cos\left(\frac{\pi}{4} n\right) \quad (\text{ج}) \quad \sum_{n=0}^9 \cos\left(\frac{\pi}{4} n\right) \quad (\text{ث})$$

۵۶-۱ هر یک از انتگرال‌های زیر را محاسبه کرده و پاسخ خود را به شکل کارترین (مستطیلی)

بیان کنید:

$$\int_0^6 e^{j\pi t/4} dt \quad (\text{ب}) \quad \int_0^7 e^{j\pi t/4} dt \quad (\text{الف})$$

$$\int_0^{\infty} e^{-(1+j)t} dt \quad (\text{ت}) \quad \int_7^{\infty} e^{j\pi t/4} dt \quad (\text{پ})$$

$$\int_0^{\infty} e^{-2t} \sin(3t) dt \quad (\text{ج}) \quad \int_0^{\infty} e^{-t} \cos(t) dt \quad (\text{ث})$$