

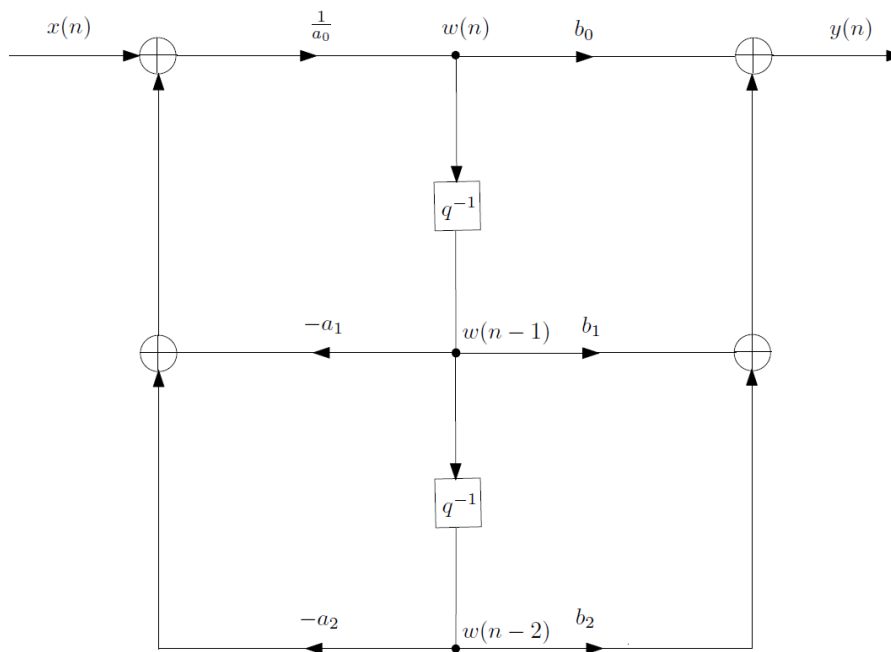
EEL7052-Sistemas Lineares

Recuperação - Semestre 2015/1 - 13/07/2015

Departamento de Engenharia Elétrica - UFSC

Profs. Bartolomeu Uchôa Filho e Márcio Holsbach Costa

1 – Considere o sistema discreto representado pelo circuito abaixo, em que os valores sobre setas representam ganhos multiplicativos e correspondem a parâmetros do sistema, $x(n)$ e $y(n)$ são os sinais de entrada e saída, respectivamente, e $w(n)$ e suas versões deslocadas, $w(n-1)$ e $w(n-2)$, são sinais auxiliares, definidos apenas para facilitar a análise do circuito. Os círculos representam somadores e q^{-1} um atraso de uma amostra. 1.a) Encontre a função de transferência $H(z)$ seguindo os seguintes passos: 1.a.a) Encontre uma expressão para $w(n)$ e outra para $y(n)$ em função dos parâmetros e dos outros sinais; 1.a.b) Obtenha as transformadas z $W(z)$ e $Y(z)$; 1.a.c) Encontre agora $H(z)$; 1.b) Especifique uma expressão matemática (em função dos parâmetros do sistema) para a faixa de valores de z para os quais $H(z)$ existe (ou seja, determine a sua região de convergência). 1.c) Encontre a equação de diferenças do sistema; 1.d) Especifique uma expressão matemática (em função dos parâmetros do sistema) que represente uma condição para que o sistema seja estável.



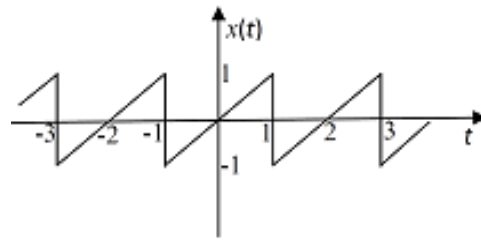
2 – Um sistema contínuo LIT e causal é descrito pela equação diferencial

$$\frac{d^2 y(t)}{dt^2} + 4 \frac{dy(t)}{dt} = 5y(t) + \frac{dx(t)}{dt} + 2x(t)$$

e possui condições iniciais $y(0^-) = 1$ e $dy(t)/dt = 1$ em $t = 0^-$.

- Encontre a função de transferência, $H(s)$, do sistema. Plote os pólos e os zeros e indique a região de convergência.
- Indique (com justificativa) se o sistema é estável.
- Encontre o sinal de saída $y(t)$ quando o sinal de entrada for $x(t) = \delta(t) - 3e^{-2t}u(t)$.
- Especifique a resposta à entrada zero e a resposta ao estado zero.
- Especifique a resposta forçada e a resposta natural.

3 – O sinal periódico $x(t)$ mostrado abaixo é a entrada do sistema com resposta ao impulso $h(t) = e^{-3t}u(t)$. Determine uma expressão para o sinal de saída $y(t)$.



4 – Um modulador AM é mostrado na Figura 4.a (onde o círculo representa um multiplicador), na qual W_m é a frequência máxima (a partir da qual o espectro de frequências tem valor zero) do sinal modulador $x(t)$, e $\omega_p = 3W_m$ é a frequência da portadora. O espectro de $x(t)$ é mostrado na Figura 4.b. Esboce o espectro de frequências do sinal modulado $y(t)$. Considere agora o método alternativo mostrado na Figura 4.c para gerar o mesmo sinal $y(t)$. Por este método, você dispõe de um amostrador ideal que amostra o sinal $x(t)$ a uma taxa $1/T_s$ amostras por segundo, e um filtro passa-faixa ideal com ganho K na faixa de passagem, com frequências de corte ω_1 e ω_2 e frequência central ω_c . Indique os valores de T_s , K , ω_1 , ω_2 e ω_c de tal modo que o sinal de saída $y(t)$ na Figura 4.c seja igual ao sinal $y(t)$ da Figura 4.a. Todas as respostas deverão ser acompanhadas de justificativa ou demonstração.

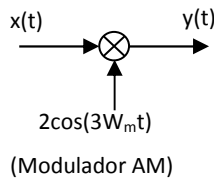


Figura 4.a

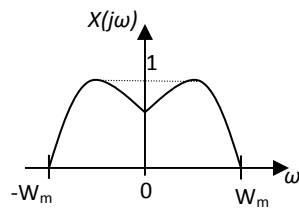


Figura 4.b

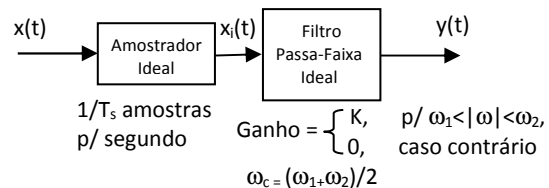


Figura 4.c

FORMULÁRIO

Transformadas z e propriedades

X(n)	X(z)
$\delta(n-m)$	z^{-m}
u(n)	$z/(z-1)$
n.u(n)	$z/(z-1)^2$
$n^2.u(n)$	$z(z+1)/(z-1)^3$
$\gamma^n u(n)$	$z/z-\gamma$
$\gamma^{n-1} u(n-1)$	$1/z-\gamma$
$n.\gamma^n u(n)$	$\gamma z/(z-\gamma)^2$
$ \gamma ^n \cos(\beta n).u(n)$	$\frac{z(z- \gamma \cos(\beta))}{z^2-(2 \gamma \cos(\beta))z+ \gamma ^2}$
$ \gamma ^n \sin(\beta n).u(n)$	$\frac{z \gamma \sin(\beta)}{z^2-(2 \gamma \cos(\beta))z+ \gamma ^2}$

Domínio do tempo	Domínio de z
x(n)	$\sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) z^{-n}$
x(n-m)	$z^{-m} X(z)$
$x_1(n) * x_2(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x_1(m)x_2(n-m)$	$X_1(z).X_2(z)$
Transf. z unilateral:	
x(n)	$\sum_{n=0}^{\infty} x(n) z^{-n}$
x(n-1)	$z^{-1} X(z) + x(-1)$
x(n-2)	$z^{-2} X(z) + z^{-1}x(-1) + x(-2)$

Pares de transformadas de Fourier

x(t)	X(j ω)
$\delta(t)$	1
1	$2\pi\delta(\omega)$
u(t)	$\pi\delta(\omega) + 1/(j\omega)$
$\cos(\omega_0 t)$	$\pi[\delta(\omega+\omega_0) + \delta(\omega-\omega_0)]$
$\sin(\omega_0 t)$	$j\pi[\delta(\omega+\omega_0) - \delta(\omega-\omega_0)]$
ret(t/ τ)	$\tau.\text{sinc}(\omega\tau/2)$
$(W/\pi).\text{sinc}(Wt)$	ret($\omega/2W$)
$e^{-at} u(t), a>0$	$1/(a+j\omega)$
$\sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT)$	$\omega_0 \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - n\omega_0), \omega_0 = \frac{2\pi}{T}$

Propriedades da transformada de Fourier

x(t)	X(j ω)
y(t)	Y(j ω)
a.x(t)+b.y(t)	a.X(j ω)+ b.Y(j ω)
x(t- τ)	$e^{-j\omega\tau}.X(j\omega)$
$e^{j\omega t}.x(t)$	X(j($\omega-W$))
$x^*(t)$	$X^*(-j\omega)$
x(at)	$\frac{1}{ a } X\left(\frac{\omega}{a}\right)$
x(t)*y(t)	X(j ω).Y(j ω)
x(t).y(t)	$(1/2\pi).X(j\omega)*Y(j\omega)$
$\frac{d}{dt} x(t)$	$j\omega.X(j\omega)$
$\int_{-\infty}^t x(\tau)d\tau$	$\frac{1}{j\omega} X(j\omega) + \pi X(0)\delta(\omega)$

Transformadas de Laplace

f(t)	F(s)
$\delta(t)$	1
u(t)	1/s
t.u(t)	1/s ²
$e^{-at}u(t)$	1/s+a, RC: Re{s} \geq -a
$-e^{-at}u(-t)$	1/s+a, RC: Re{s} \leq -a
sen(bt)u(t)	b/s ² +b ²
cos(bt)u(t)	s/s ² +b ²
$r.e^{-at}\cos(bt+\theta).u(t)$	$\frac{0,5re^{j\theta}}{s+a-jb} + \frac{0,5re^{-j\theta}}{s+a+jb}$

Domínio do tempo	Domínio de s
f(t)	F(s)
$\frac{df(t)}{dt}$	sF(s) - f(0 ⁻)
$\frac{d^2f(t)}{dt^2}$	s ² F(s) - sf(0 ⁻) - $\frac{df(0-)}{dt}$
$e^{-at}f(t)$	F(s+a)
$f_1(t)*f_2(t)$	F ₁ (s).F ₂ (s)
f(t-a)u(t-a), a \geq 0	$e^{-as}F(s)$
f(at)	1/a. F(s/a)
t.f(t)	$-\frac{dF(s)}{ds}$