

Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

Prova 1 – 2014/1 (17/04/2014)

Aluno: _____

Matrícula: _____

Instruções

- A prova consiste de duas questões discursivas
- A prova terá a duração de 2h30
- A prova pode ser feita a lápis ou caneta
- Não é permitida consulta a notas de aula, todas as fórmulas necessárias são fornecidas no final da prova.
- Toda resposta deverá está contida nas folhas da prova. Folhas adicionais serão fornecidas caso necessário, e, caso entregues, devem conter o nome e matrícula do aluno.
- Calculadoras podem ser utilizadas, mas todas as contas e respostas devem ser justificadas

Questão	Nota
Q1	
Q2	
Total	

Princípios de Comunicações

Prof. André Noll Barreto / A. Judson Braga

Questão 1 (5 pontos)

Um sinal $x(t)$ é transmitido através de um canal de propagação modelado como um sistema linear de resposta ao impulso $h(t)$, resultando no sinal $y(t)$ na saída deste canal. A função de auto-correlação de $x(t)$ é dada por $R_x(\tau) = \frac{W}{2\pi} \text{sinc}^2\left(\frac{W}{2}\tau\right)$, e a relação entrada/saída deste sistema é dada por $\frac{1}{k} \frac{dy(t)}{dt} + y(t) = x(t)$. Responda os itens a seguir:

(a) Qual a resposta ao impulso $h(t)$ deste sistema?

1,25 pt

$$TF\left\{\frac{1}{k} \frac{dy(t)}{dt} + y(t) = x(t)\right\}; \frac{1}{k} j\omega Y(\omega) + Y(\omega) = X(\omega);$$

$$H(\omega) = \frac{Y(\omega)}{X(\omega)} = \frac{1}{1 + j\omega/k} = k \frac{1}{k + j\omega}$$

$$h(t) = TF^{-1}\{H(\omega)\} = ke^{-kt}u(t)$$

(b) Encontre a função densidade espectral de potência de $y(t)$, e esboce seu gráfico.

1,25 pt

$$Y(\omega) = H(\omega)X(\omega); \Psi_y(\omega) = |H(\omega)|^2 \Psi_x(\omega)$$

$$\Psi_y(\omega) = |H(\omega)|^2 TF\{R_x(\tau)\}$$

$$|H(\omega)|^2 = \frac{k^2}{k^2 + \omega^2}; TF\{R_x(\tau)\} = TF\left\{\frac{W}{2\pi} \text{sinc}^2\left(\frac{W}{2}\tau\right)\right\}$$

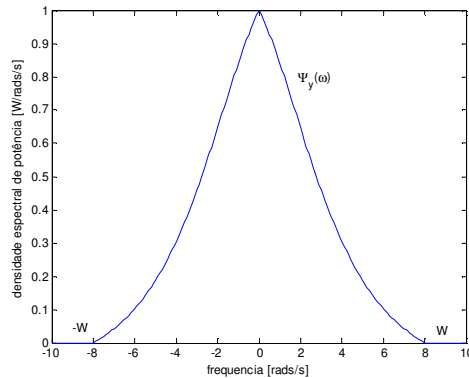
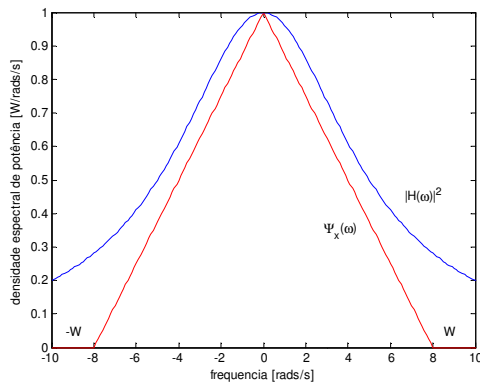
Sabendo $\Delta(t/k) \Leftrightarrow \frac{k}{2} \text{sinc}^2\left(\omega \frac{k}{4}\right)$, e usando operação $G(t) \Leftrightarrow 2\pi g(-\omega)$;

$$\frac{k/2}{2\pi} \text{sinc}^2\left(t \frac{k/2}{2}\right) \Leftrightarrow \Delta\left(\frac{\omega}{2k/2}\right), \text{ e fazendo } W = k/2, TF\{R_x(\tau)\} = \Delta\left(\frac{\omega}{2W}\right);$$

$$\Psi_y(\omega) = \frac{k^2}{k^2 + \omega^2} \Delta\left(\frac{\omega}{2W}\right) \text{ ou } \Psi_y(f) = \frac{k^2}{k^2 + (2\pi f)^2} \Delta\left(\frac{\pi f}{W}\right).$$

Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga



(c) Considerando que a distorção máxima aceitável que este canal possa exercer sobre $x(t)$ ocorre quando $|H(f)|^2$ (ou $|H(\omega)|^2$) varia em até de 50% dentro da banda de $x(t)$. Qual o valor de k em função de W nesta condição limite? 1,25 pt

$$|H(0)|_{\max}^2 = \frac{k^2}{k^2} = 1;$$

$$|H(W)_{50\%}|^2 = \frac{k_{50\%}^2}{k_{50\%}^2 + W^2} = 0.5 |H(0)|_{\max}^2 = 0.5$$

$k_{50\%} = W$

(d) Suponha que o sinal $x(t)$ passe por uma não linearidade, de modo que na saída $z(t) = \alpha_1 x(t) + \alpha_2 x^2(t) + \alpha_3 x^3(t)$, qual a largura de banda máxima do sinal $z(t)$ 1,25 pt

O 3º termo terá a maior largura de banda, e esta será a banda de $z(t)$. Se $x(t)$ tem banda W , a banda de $z(t)$ será **$3W$** (ou **$3W/2\pi$**).

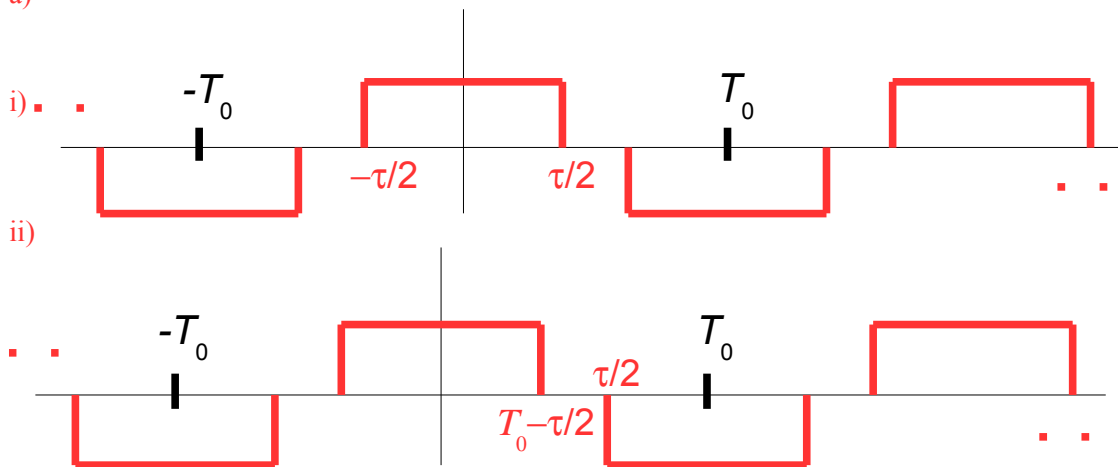
Questão 2 (5 pontos)

Dado um sinal anti-periódico, tal que $g_p(t) = \sum_{i=-\infty}^{\infty} (-1)^i g(t - iT_0)$, com $g(t) = \text{rect}\left(\frac{t}{\tau}\right)$,

a) Esboce o sinal para (0,8 pt)

- i) $\tau < T_0$
- ii) $\tau > T_0$

a)



b) Qual o período deste sinal? (0,8 pt)

Nos 2 casos, o período é $T = 2 T_0$

c) Ache a série de Fourier exponencial nos dois casos, e esboce seus espectros de amplitude e fase. (1,0 pt)

Para simplificar, fazemos $\tau' = \begin{cases} \frac{\tau}{2} & , \tau < T_0 \\ T_0 - \frac{\tau}{2} & , \tau \geq T_0 \end{cases}$

A frequência fundamental é $f_0 = \frac{1}{T} = \frac{1}{2T_0}$

Como a função é par, é mais fácil fazer pela série trigonométrica, sabendo que $b_n = 0$.

$$a_0 = \frac{1}{T} \int_{-T_0}^{T_0} g_p(t) dt = 0$$

$$a_n = \frac{2}{T} \int_{-T_0}^{T_0} g_p(t) \cos(2\pi n f_0 t) dt = \frac{2}{T_0} \left[\int_0^{\tau'} \cos(2\pi n f_0 t) dt - \int_{T_0 - \tau'}^{T_0} \cos(2\pi n f_0 t) dt \right]$$

$$= \frac{2}{\pi n} \left[\sin\left(\pi n \frac{t}{T_0}\right) \Big|_0^{\tau'} - \sin\left(\pi n \frac{t}{T_0}\right) \Big|_{T_0 - \tau'}^{T_0} \right] = \frac{2}{\pi n} \left[\sin\left(\pi n \frac{\tau'}{T_0}\right) - \sin(\pi n) + \sin\left(\pi n - \pi n \frac{\tau'}{T_0}\right) \right]$$

Portanto

Princípios de Comunicações

Prof. André Noll Barreto / A. Judson Braga

$$a_n = \begin{cases} 0 & , n \text{ par} \\ \frac{4}{\pi n} \sin\left(\pi n \frac{\tau'}{T_0}\right) & , n \text{ ímpar} \end{cases}$$

ou seja,

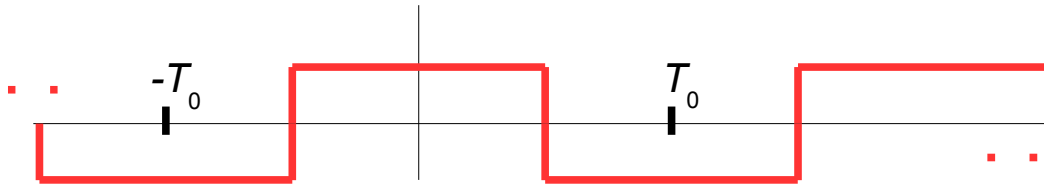
$$g_p(t) = \frac{4}{\pi} \sin\left(\pi \frac{\tau'}{T_0}\right) \cos\left(\pi \frac{t}{T_0}\right) + \frac{4}{3\pi} \sin\left(3\pi \frac{\tau'}{T_0}\right) \cos\left(3\pi \frac{t}{T_0}\right) + \frac{4}{5\pi} \sin\left(5\pi \frac{\tau'}{T_0}\right) \cos\left(5\pi \frac{t}{T_0}\right) + \dots$$

$$= \frac{2}{\pi} \sin\left(\pi \frac{\tau'}{T_0}\right) \left(e^{j\pi \frac{t}{T_0}} + e^{-j\pi \frac{t}{T_0}}\right) + \frac{2}{3\pi} \sin\left(3\pi \frac{\tau'}{T_0}\right) \left(e^{j3\pi \frac{t}{T_0}} + e^{-j3\pi \frac{t}{T_0}}\right) + \dots$$

ou os coeficientes da série são dados por

$$D_n = \frac{|a_n|}{2} e^{j\theta_n} = \frac{4}{\pi|n|} \left| \sin\left(\pi n \frac{\tau'}{T_0}\right) \right| e^{j\theta_n} \text{ , com } \theta_n = 0 \text{ ou } \pi$$

A partir de agora, considere $\tau = T_0 = 1 \text{ ms}$



d) qual a largura de banda essencial deste sinal, que contém 98% da potência? (0,8 pt)

Como o sinal é periódico, a potência do sinal é $P_T = \frac{1}{2T_0} \int_{-T_0}^{T_0} g_p^2(t) dt = 1$

Com $\tau'/T_0 = 1/2$ A potência no primeiro termo é

$$P_1 = \frac{a_1^2}{2} = \frac{8}{\pi^2} \sin^2(\pi/2) = 0,8105$$

até o 3º termo é

$$P_3 = \frac{a_1^2}{2} + \frac{a_3^2}{2} = \left(1 + \frac{1}{3^2}\right) \frac{8}{\pi^2} \sin^2(\pi/2) = 0,9006$$

e até o n-ésimo termo

$$P_n = \left(\sum_{k=1, k \text{ ímpar}}^n \frac{1}{k^2} \right) \frac{8}{\pi^2} \sin^2(\pi/2) = 0,9006$$

e para $n = 21$, $P_{21} = 0,9816 > 0,98$

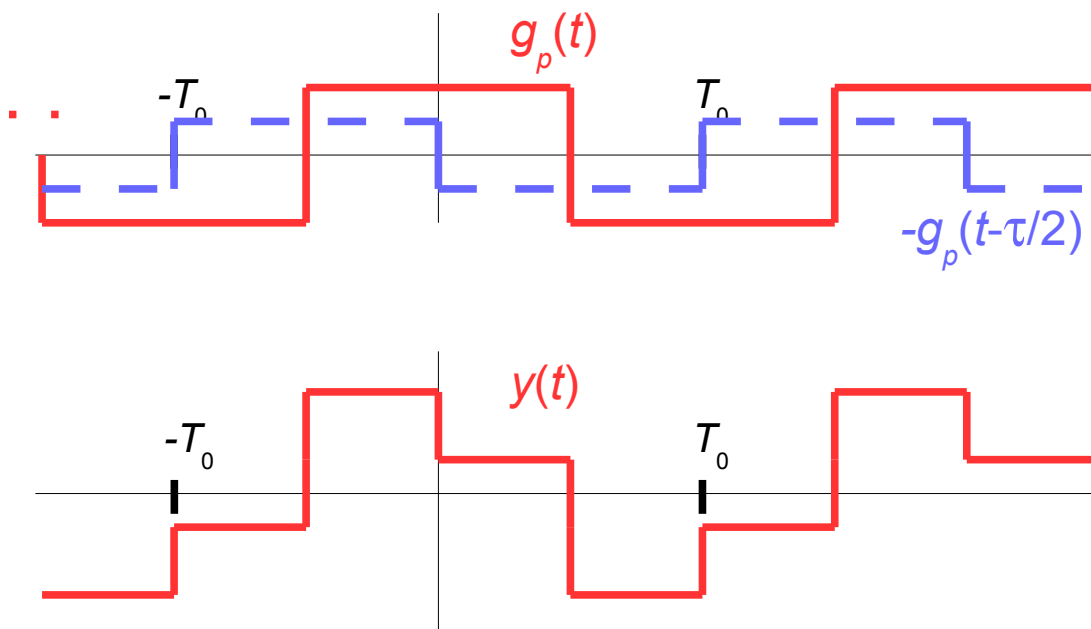
A banda será então

$$B_{ess} = 21 f_0 = 10,5 \text{ kHz}$$

Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

e) suponha que o sinal passe por um canal com multipercursos, de modo que na saída $y(t) = g_p(t) - \frac{1}{2} g_p(t - \frac{\tau}{2})$, esboce o sinal, ache sua série de Fourier exponencial e calcule a largura de banda essencial do sinal $y(t)$ (0,8 pt)



A resposta impulsional do sistema é dada por

$$H(f) = 1 - \frac{1}{2} e^{-j\pi f \tau} = 1 - \frac{1}{2} \cos(\pi f \tau) + \frac{j}{2} \sin(\pi f \tau) \quad , \text{ e, portanto,}$$

$$H(n f_0) = H\left(\frac{n}{2T_0}\right) = H\left(\frac{n}{2\tau}\right) = 1 - \frac{1}{2} \cos(n\pi/2) + \frac{j}{2} \sin(n\pi/2) \quad , \text{ e,}$$

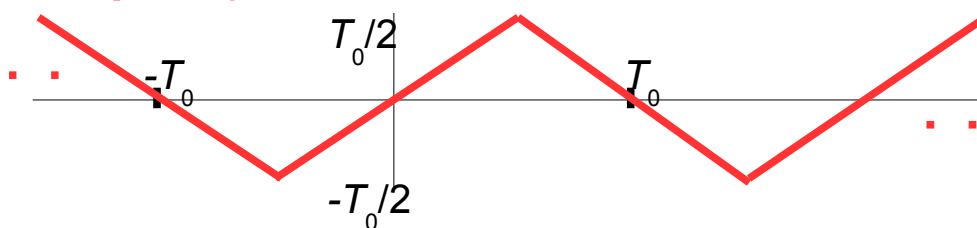
$$H(n f_0) = 1 + \frac{j}{2} \sin(n\pi/2) = 1 \pm \frac{j}{2} \quad , \text{ ou seja, todos os harmônicos serão afetados por um}$$

ganho de mesma amplitude $\sqrt{1 + \frac{1}{4}} = \frac{\sqrt{5}}{2}$ e em desvio de fase de $\pm \tan^{-1}(1/2)$.

Como não há variação de amplitude entre os harmônicos não há mudança na largura de banda.

f) repita o item (e), supondo agora que o sinal passa por um integrador (considere que o sinal na saída não tem componente DC). O que podemos observar com relação à banda e por quê? (0,8 pt)

O sinal após a integração vai ser



Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

com potência $P = \frac{T_0^2}{12} = 0,08333$.

A resposta do integrador é $H(f) = \frac{1}{j2\pi f}$, e portanto os coeficientes passam a ser, para n ímpar

$$|a_n| = \begin{cases} 0 & , n \text{ par} \\ \frac{4}{\pi n} \frac{T_0}{\pi n} \left| \sin \left(\pi n \frac{\tau'}{T_0} \right) \right| & , n \text{ ímpar} \end{cases} \text{ , ou seja,}$$

A potência no primeiro termo é agora

$$P_1 = \frac{a_1^2}{2} = \frac{8}{\pi^4} \sin^2(\pi/2) = 0,82112 = 0,9855 P \text{ ,}$$

Ou seja o primeiro termo já contém 98% da energia, e a banda é igual a $f_0 = 1\text{kHz}$.

Um integrador funciona como filtro passa-baixa e, como esperado, diminui a largura de banda.

Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

Fórmulas Úteis

Identidades Trigonométricas:

$$\sin(2x) = 2 \sin x \cos x$$

$$\cos(2x) = \cos^2 x - \sin^2 x$$

$$\sin^2 x + \cos^2 x = 1$$

$$\cos^2 x = \frac{1}{2}(1 + \cos 2x)$$

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

$$\sin(x \pm y) = \sin x \cos y \pm \cos x \sin y$$

$$\cos(x \pm y) = \cos x \cos y \mp \sin x \sin y$$

$$\tan(x \pm y) = \frac{\tan x \pm \tan y}{1 \mp \tan x \tan y}$$

$$a \cos x + b \sin x = \sqrt{a^2 + b^2} \cos\left(x + \tan^{-1}\left(-b/a\right)\right)$$

Integrais:

$$\int x \sin ax \, dx = \frac{1}{a^2}(\sin ax - ax \cos ax)$$

$$\int x \cos ax \, dx = \frac{1}{a^2}(\cos ax + ax \sin ax)$$

$$\int x^2 \sin ax \, dx = \frac{1}{a^3}(2ax \sin ax + 2 \cos ax - a^2 x^2 \cos ax)$$

$$\int x^2 \cos ax \, dx = \frac{1}{a^3}(2ax \cos ax - 2 \sin ax + a^2 x^2 \sin ax)$$

$$\int x e^{ax} \, dx = \frac{e^{ax}}{a^2}(ax - 1)$$

$$\int x^2 e^{ax} \, dx = \frac{e^{ax}}{a^3}(a^2 x^2 - 2ax + 2)$$

$$\int \frac{1}{x^2 + a^2} \, dx = \frac{1}{a} \tan^{-1} \frac{x}{a}$$

$$\int \frac{x}{x^2 + a^2} \, dx = \frac{1}{2} \ln(x^2 + a^2)$$

$$\int \frac{x}{a^4 + x^4} \, dx = \frac{1}{2a^2} \tan^{-1} \frac{x^2}{a^2}$$

Funções Importantes:

$$\text{rect}(t) = \begin{cases} 1 & , |t| < 1/2 \\ 1/2 & , |t| = 1/2 \\ 0 & , |t| > 1/2 \end{cases}$$

$$\Delta(t) = \text{rect}(t)(1 - 2|t|)$$

Princípios de Comunicações

Profs. André Noll Barreto / A. Judson Braga

Fórmula de Euler:

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

$$\cos \theta = \frac{e^{j\theta} + e^{-j\theta}}{2}$$

$$\sin \theta = \frac{e^{j\theta} - e^{-j\theta}}{2j}$$

Convolução

$$g(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{\infty} g(\tau) h(t - \tau) d\tau = h(t) * g(t)$$

Série de Fourier Generalizada:

$$g(t) = \sum_{n=1}^{\infty} c_n x_n(t)$$

$$c_n = \frac{1}{E_n} \int_{T_0} g(t) x_n^* dt$$

Série de Fourier Trigonométrica:

$$g(t) = a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} a_n \cos(2\pi n f_0 t) + \sum_{n=1}^{\infty} b_n \sin(2\pi n f_0 t) = C_0 + \sum_{n=1}^{\infty} C_n \cos(2\pi n f_0 t + \theta_n)$$

$$a_0 = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} g(t) dt; \quad a_n = \frac{2}{T_0} \int_{T_0} g(t) \cos(2\pi n f_0 t); \quad b_n = \frac{2}{T_0} \int_{T_0} g(t) \sin(2\pi n f_0 t)$$

$$C_0 = a_0; \quad C_n = \sqrt{a_n^2 + b_n^2}$$

Série de Fourier Exponencial:

$$g(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} D_n e^{j2\pi n f_0 t}$$

$$D_n = \frac{1}{T_0} \int_{T_0} g(t) e^{-j2\pi n f_0 t} dt = \frac{C_n}{2} e^{j\theta_n}; \quad D_{-n} = \frac{C_n}{2} e^{-j\theta_n}$$

Transformada de Fourier Discreta (DFT)

$$G_k = \sum_{n=0}^{N-1} g_n e^{-j2\pi kn/N} \quad g_n = T_a g(nT_a) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} G_k e^{j2\pi kn/N}$$

Princípios de Comunicações

Prof. André Noll Barreto / A. Judson Braga

Tabela de Transformadas de Fourier:

$$g(t) = \int_{-\infty}^{\infty} G(f) e^{j2\pi f t} df \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad G(f) = \int_{-\infty}^{\infty} g(t) e^{-j2\pi f t} dt$$

$$\delta(t) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad 1$$

$$1 \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad \delta(f)$$

$$t^n e^{-at} u(t) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad \frac{n!}{(a + j2\pi f)^{n+1}}$$

$$e^{-a|t|} \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad \frac{2a}{a^2 + 4\pi^2 f^2}$$

$$e^{j2\pi f_0 t} \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad \delta(f - f_0)$$

$$\cos(2\pi f_0 t) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad \frac{1}{2} [\delta(f - f_0) + \delta(f + f_0)]$$

$$\sin(2\pi f_0 t) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad \frac{1}{2j} [\delta(f - f_0) - \delta(f + f_0)]$$

$$u(t) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad \frac{1}{2} \delta(f) + \frac{1}{j2\pi f}$$

$$\text{sgn } t \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad \frac{1}{j\pi f}$$

$$\text{rect}\left(\frac{t}{\tau}\right) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad |\tau| \text{sinc}(\pi f \tau)$$

$$\text{sinc}(2\pi B t) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad \frac{1}{|2B|} \text{rect}(f/2B)$$

$$\Delta\left(\frac{t}{\tau}\right) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad \frac{\tau}{2} \text{sinc}^2\left(\frac{\pi f \tau}{2}\right)$$

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad \frac{1}{T} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta\left(f - \frac{n}{T}\right)$$

$$k_1 g_1(t) + k_2 g_2(t) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad k_1 G_1(f) + k_2 G_2(f)$$

$$G(t) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad g(-f)$$

$$g(at) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad \frac{1}{|a|} G\left(\frac{f}{a}\right)$$

$$g(t - t_0) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad G(f) e^{-j2\pi f t_0}$$

$$g(t) e^{j2\pi f_0 t} \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad G(f - f_0)$$

$$g_1(t) * g_2(t) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad G_1(f) G_2(f)$$

$$g_1(t) g_2(t) \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad G_1(f) * G_2(f)$$

$$\frac{d^n g(t)}{dt^n} \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad (j2\pi f)^n G(f)$$

$$\int_{-\infty}^t g(x) dx \quad \stackrel{F}{\Leftrightarrow} \quad \frac{G(f)}{j2\pi f} + \frac{1}{2} G(0) \delta(f)$$