

PROCESSAMENTO DE SINAIS

Mudança da Taxa de Amostragem Usando Processamento de Tempo Discreto

Prof. Dr. Rafael Cardoso

Universidade Tecnológica Federal do Paraná

Objetivos

Prof. Dr. Rafael Cardoso

- Apresentar os princípios envolvidos usando processamento em tempo discreto para:
 - ▣ Redução da taxa de amostragem;
 - ▣ Aumento da taxa de amostragem;
 - ▣ Reamostragem.

Mudança da Taxa de Amostragem Usando Processamento de Tempo Discreto

Prof. Dr. Rafael Cardoso

- Um sinal de tempo contínuo pode ser representado por um sinal de tempo discreto que consiste nas amostras:

$$x[n] = x_c(nT)$$

- Muitas vezes é necessário a mudança da taxa de amostragem de um sinal de tempo discreto na forma:

$$x'[n] = x_c(nT') \quad T' \neq T$$

- O objetivo é obter essa nova sequência $x'[n]$ com base em $x[n]$.



Redução da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Decimação

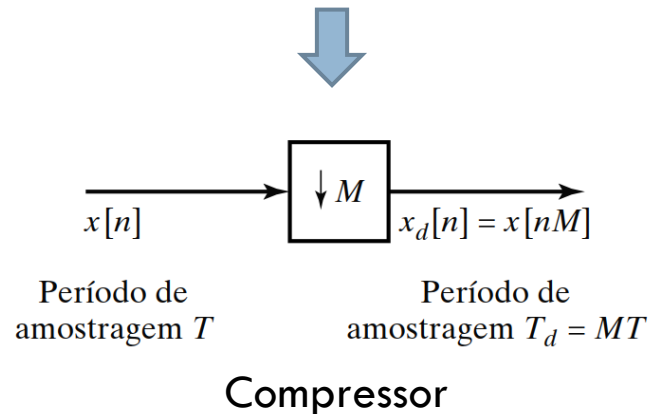
Redução da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Decimação

Prof. Dr. Rafael Cardoso

- A taxa de amostragem pode ser reduzida por um fator M através da definição de uma nova sequência:

$$x_d[n] = x[nM] = x_c(nMT)$$

$$T_d = MT$$



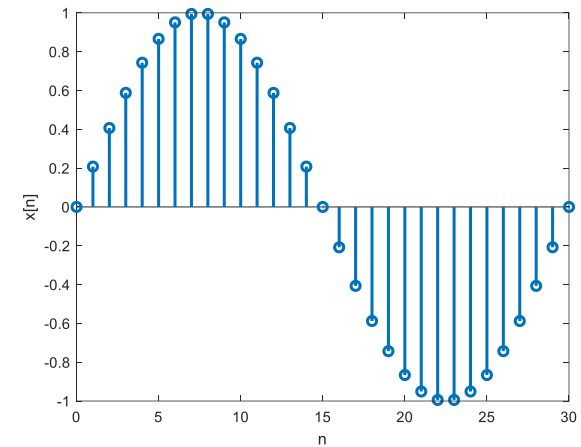
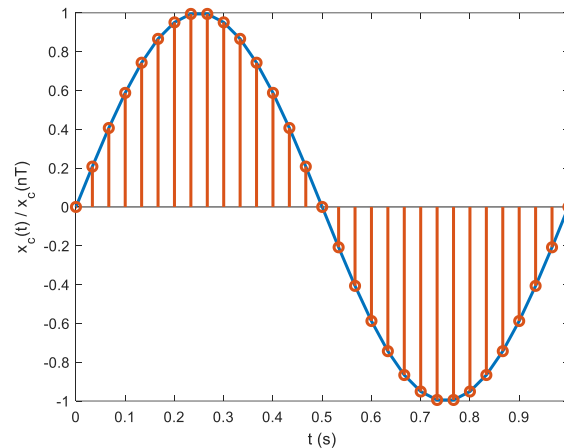
- A sequência $x_d[n]$ é idêntica àquela que seria obtida amostrando o sinal $x_c(t)$ com período de amostragem $T_d = MT$.

Redução da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Decimação

Prof. Dr. Rafael Cardoso

□ Considere o sinal $x_c(t) = \text{sen}(2\pi t)$.

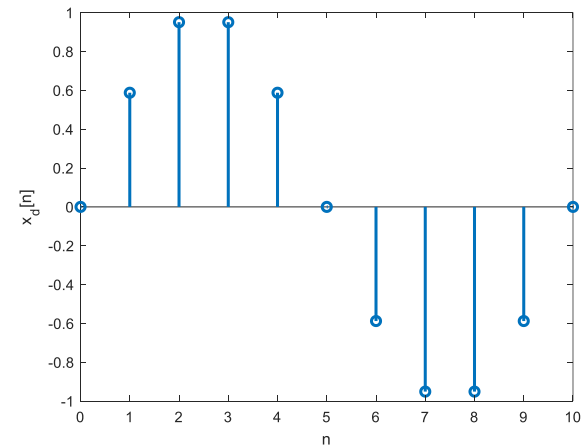
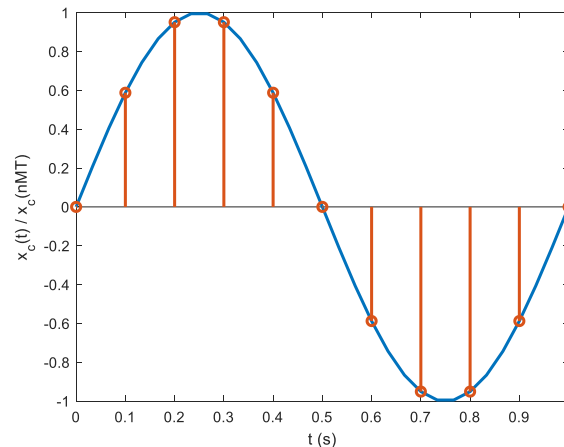
$$T = \frac{1}{30} \text{ s}$$
$$f_s = 30 \text{ Hz}$$



$$M = 3$$

$$T_d = MT = \frac{1}{10} \text{ s}$$

$$f_s = 10 \text{ Hz}$$



Redução da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Decimação

Prof. Dr. Rafael Cardoso

- Supondo que $X_c(j\Omega) = 0$ para $|\Omega| \geq \Omega_N$ então $x_d[n]$ é uma representação exata de $x_c(t)$ se:

$$\frac{\pi}{T_d} = \frac{\pi}{MT} \geq \Omega_N$$

- Conclusão:
 - ▣ A taxa de amostragem pode ser reduzida por um fator M sem *aliasing* se a taxa de amostragem original for ao menos M vezes a taxa de Nyquist;
 - ▣ Ou se o espectro de frequência da sequência $x[n]$ é primeiramente reduzido por um fator M através do uso de um filtro de tempo discreto.
- Definição:
 - ▣ A operação de reduzir a taxa de amostragem (incluindo qualquer pré-filtragem) é denominada de subamostragem (*downsampling*).

Redução da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Decimação

Prof. Dr. Rafael Cardoso

- A transformada de Fourier de tempo discreto de $x[n] = x_c(nT)$ é:

$$X(e^{j\omega}) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_c \left(j \left(\frac{\omega}{T} - \frac{2\pi k}{T} \right) \right) \rightarrow \text{Infinitas cópias de } X_c(j\Omega) \text{ escalonadas em amplitude } \left(\frac{1}{T} \right) \text{ e em frequência } (\omega = \Omega T) \text{ e deslocadas por múltiplos inteiros de } 2\pi.$$

- A transformada de Fourier de tempo discreto de $x_d[n] = x[nM] = x_c(nT_d)$ é:

$$X_d(e^{j\omega}) = \frac{1}{T_d} \sum_{r=-\infty}^{\infty} X_c \left(j \left(\frac{\omega}{T_d} - \frac{2\pi r}{T_d} \right) \right)$$

- Como $T_d = MT$:

$$X_d(e^{j\omega}) = \frac{1}{MT} \sum_{r=-\infty}^{\infty} X_c \left(j \left(\frac{\omega}{MT} - \frac{2\pi r}{MT} \right) \right) \rightarrow \text{Infinitas cópias de } X_c(j\Omega) \text{ escalonadas em amplitude } \left(\frac{1}{MT} \right) \text{ e em frequência } (\omega = \Omega T_d) \text{ e deslocadas por múltiplos inteiros de } 2\pi.$$

Redução da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Decimação

Prof. Dr. Rafael Cardoso

- Agora, partindo da expressão:

$$X_d(e^{j\omega}) = \frac{1}{MT} \sum_{r=-\infty}^{\infty} X_c \left(j \left(\frac{\omega}{MT} - \frac{2\pi r}{MT} \right) \right)$$

pode-se representar o índice r como:

$$r = i + kM$$

$$k \in \mathbb{Z} | -\infty < k < \infty$$

$$i \in \mathbb{Z} | 0 \leq i \leq M - 1$$

$$M = 3$$

k	$i = 0$ $r = 3k$	$i = 1$ $r = 1 + 3k$	$i = 2$ $r = 2 + 3k$
-2	-6	-5	-4
-1	-3	-2	-1
0	0	1	2
1	3	4	5
2	6	7	8

Redução da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Decimação

Prof. Dr. Rafael Cardoso

- Com isso, reescreve-se

$$X_d(e^{j\omega}) = \frac{1}{MT} \sum_{r=-\infty}^{\infty} X_c \left(j \left(\frac{\omega}{MT} - \frac{2\pi r}{MT} \right) \right)$$

como:

$$X_d(e^{j\omega}) = \frac{1}{M} \sum_{i=0}^{M-1} \left[\frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_c \left(j \left(\frac{\omega}{MT} - \frac{2\pi k}{T} - \frac{2\pi i}{MT} \right) \right) \right]$$

- Comparando o termo dentro dos colchetes com

$$X(e^{j\omega}) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_c \left(j \left(\frac{\omega}{T} - \frac{2\pi k}{T} \right) \right)$$

tem-se:

$$X(e^{j(\omega-2\pi i)/M}) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X_c \left(j \left(\frac{\omega - 2\pi i}{MT} - \frac{2\pi k}{T} \right) \right)$$

- Logo,

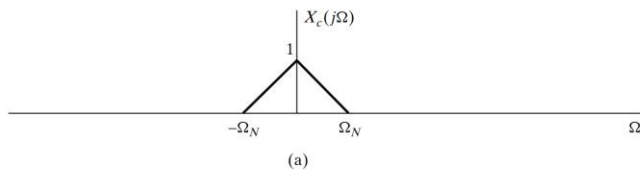
$$X_d(e^{j\omega}) = \frac{1}{M} \sum_{i=0}^{M-1} X(e^{j(\omega/M - 2\pi i/M)})$$



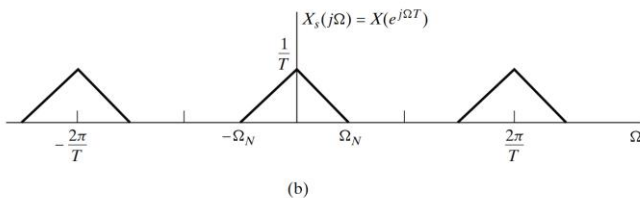
M cópias de $X(e^{j\omega})$ escalonadas em amplitude $\left(\frac{1}{M}\right)$ e em frequência $\left(\frac{\omega}{M}\right)$ e deslocadas por múltiplos inteiros de 2π .

Redução da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Decimação

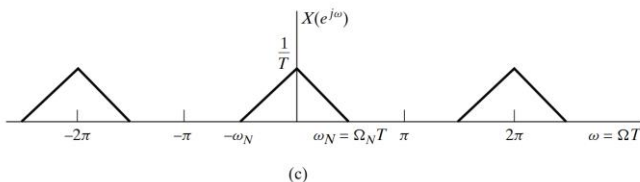
Prof. Dr. Rafael Cardoso



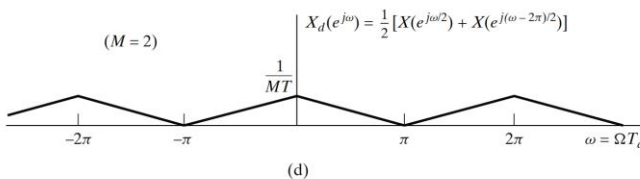
Espectro do sinal de entrada.



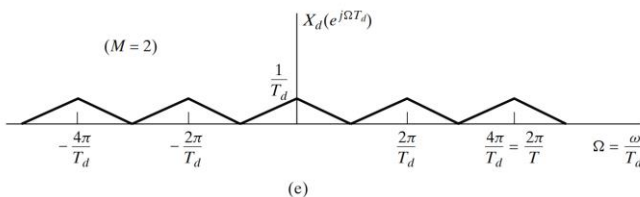
Espectro do trem de impulsos das amostras (período de amostragem T e $\Omega_s = 4\Omega_N$).



Espectro da sequência $x[n]$ (período de amostragem T).



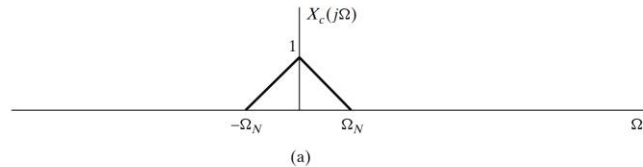
Espectro da sequência $x_d[n] = x[2n]$ (período de amostragem equivalente $T_d = 2T$ ou $\Omega_s = 2\Omega_N$).



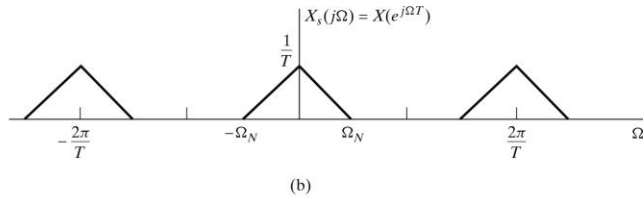
Espectro da sequência $x_d[n] = x[2n]$ em função de Ω onde se observa a redução da frequência de amostragem.

Redução da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Decimação

Prof. Dr. Rafael Cardoso

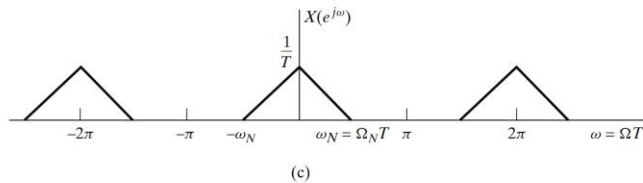


$$\Omega_N = 200\pi \text{ rad/s}$$

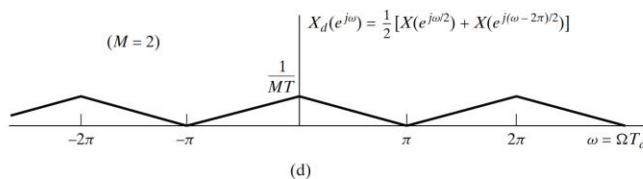


$$\Omega_s = \frac{2\pi}{T} = 800\pi \text{ rad/s} \Rightarrow T = \frac{1}{400} \text{ s}$$

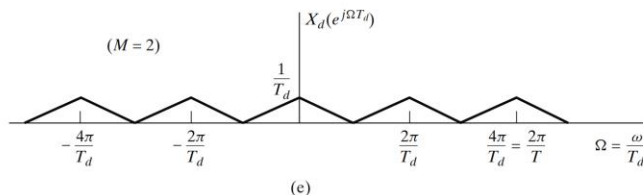
$$\Omega_s = 4\Omega_N \Rightarrow M \text{ máximo} = 2$$



$$\omega_N = 200\pi \cdot \frac{1}{400} = \frac{\pi}{2} \text{ rad/amostra}$$



$$M = 2 \Rightarrow \omega_N = 200\pi \cdot \frac{1}{400} \cdot 2 = \pi \text{ rad/amostra}$$



$$\Omega_s = \frac{2\pi}{T_d} = \frac{2\pi}{MT} = \frac{2\pi}{1/200} = 400\pi \text{ rad/s}$$

Redução da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Decimação

Prof. Dr. Rafael Cardoso

- Logo, caso a transformada de Fourier $X(e^{j\omega})$ seja de banda limitada, isto é,

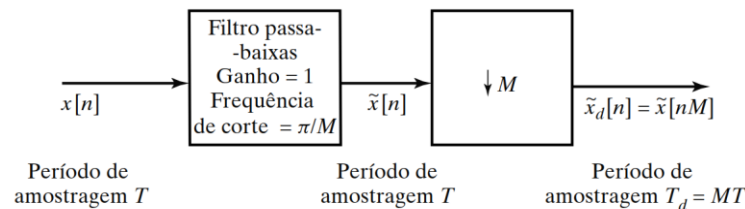
$$X(e^{j\omega}) = 0, \quad \omega_N \leq |\omega| \leq \pi$$

e

$$\frac{2\pi}{M} \geq 2\omega_N \quad \text{ou} \quad \frac{\pi}{M} \geq \omega_N$$

então, o sinal com redução de taxa de amostragem $x_d[n] = x[Mn]$ não apresentará *aliasing*.

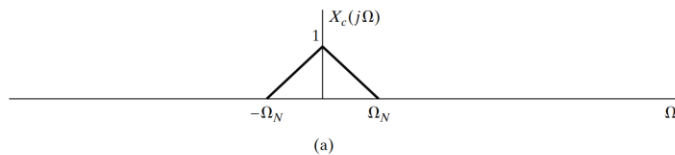
- Por isso, utiliza-se um filtro passa-baixas antes do compressor.



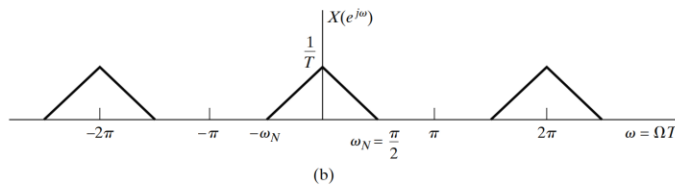
Decimador

Redução da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Decimação

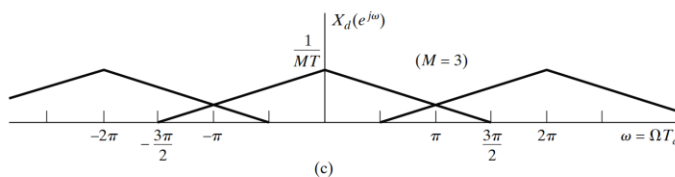
Prof. Dr. Rafael Cardoso



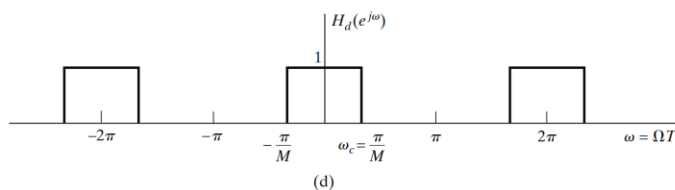
Espectro do sinal de entrada.



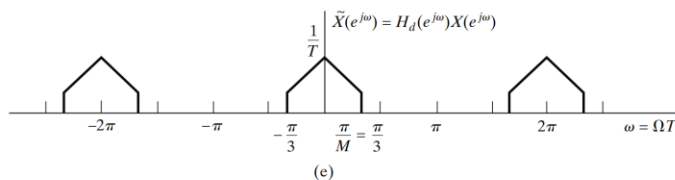
Espectro da sequência $x[n]$ (período de amostragem T e $\Omega_s = 4\Omega_N$).



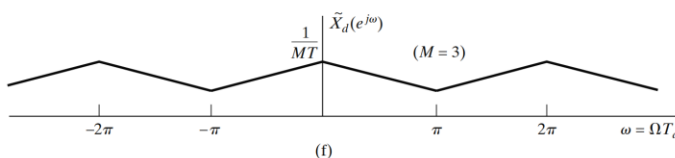
Espectro da sequência $x_d[n] = x[3n]$ (período de amostragem equivalente $T_d = 3T$).



Filtro passa-baixas de pré-filtragem.



Espectro da sequência $x[n]$ filtrada.



Espectro da sequência $x_d[n] = x[3n]$ em função de Ω .

Aumento da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Interpolação

Aumento da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Interpolação

Prof. Dr. Rafael Cardoso

- Deseja-se aumentar a taxa de amostragem de um sinal por um fator L a partir da sequência $x[n]$. Isto é, a partir de

$$x[n] = x_c(nT)$$

deseja-se obter

$$x_i[n] = x_c(nT_i) \quad T_i = \frac{T}{L}$$

- Esta operação é chamada de superamostragem (*upsampling*).
- Das equações acima:

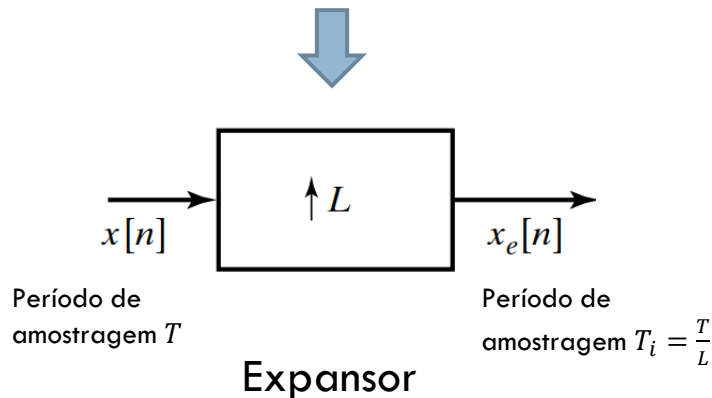
$$x_i[n] = x\left[\frac{n}{L}\right] = x_c\left(n\frac{T}{L}\right), \quad n = 0, \pm L, \pm 2L, \dots$$

Aumento da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Interpolação

Prof. Dr. Rafael Cardoso

- O sistema abaixo é responsável por criar a sequência:

$$x_e[n] = \begin{cases} x\left[\frac{n}{L}\right], & n = 0, \pm L, \pm 2L, \dots \\ 0, & \text{caso contrário} \end{cases}$$



- Equivalentemente:

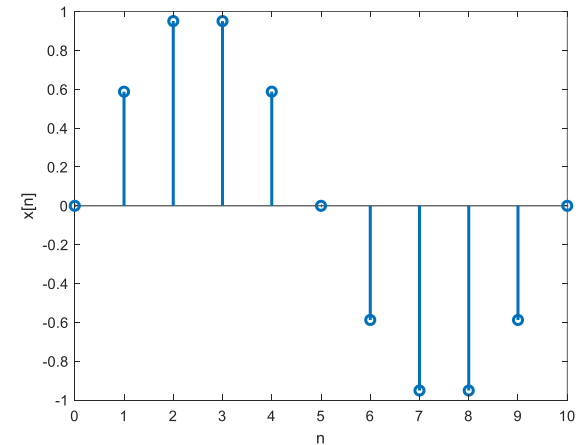
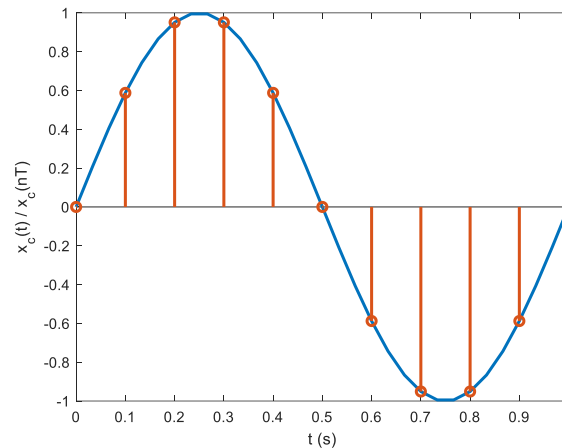
$$x_e[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] \delta[n - kL]$$

Aumento da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Interpolação

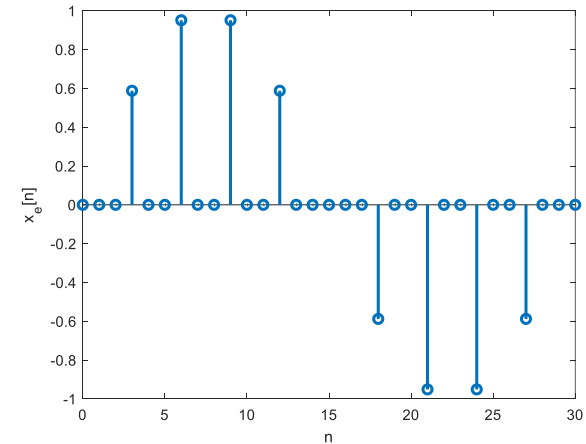
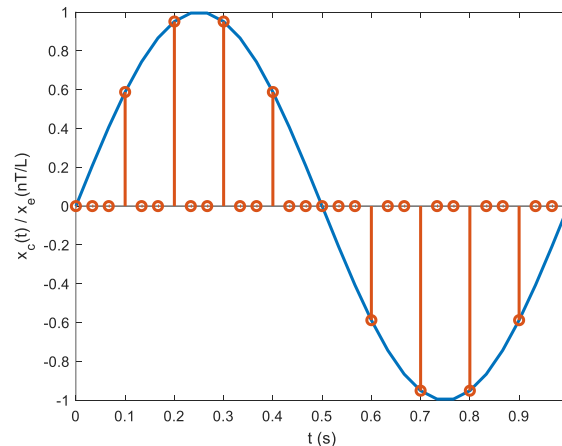
Prof. Dr. Rafael Cardoso

□ Considere o sinal $x_c(t) = \text{sen}(2\pi t)$.

$$T = \frac{1}{10} \text{ s}$$
$$f_s = 10 \text{ Hz}$$



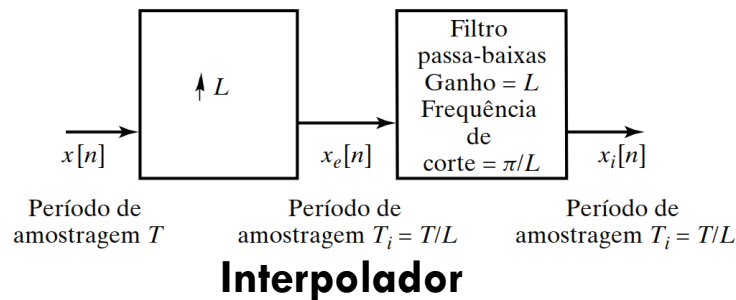
$$L = 3$$
$$T_i = \frac{T}{L} = \frac{1}{30} \text{ s}$$
$$f_s = 30 \text{ Hz}$$



Aumento da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Interpolação

Prof. Dr. Rafael Cardoso

- A recuperação das amostras que apresentam valor nulo se dá através de um processo análogo à conversão D/C.



- Como

$$x_e[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] \delta[n - kL]$$

sua transformada de Fourier é

$$X_e(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \left(\sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] \delta[n - kL] \right) e^{-j\omega n}$$

$$X_e(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] e^{-j\omega Lk} = X(e^{j\omega L})$$

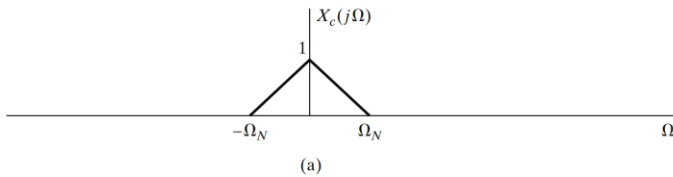


Versão escalonada em frequência onde ω é substituído por ωL de forma que:

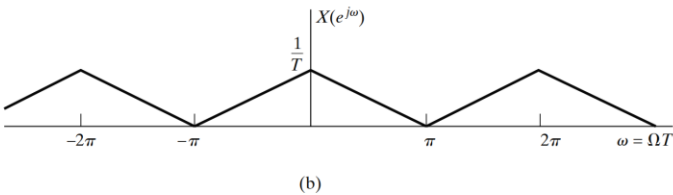
$$\omega = \Omega T_i = \Omega \frac{T}{L}$$

Aumento da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Interpolação

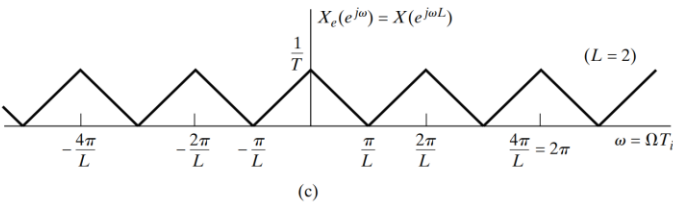
Prof. Dr. Rafael Cardoso



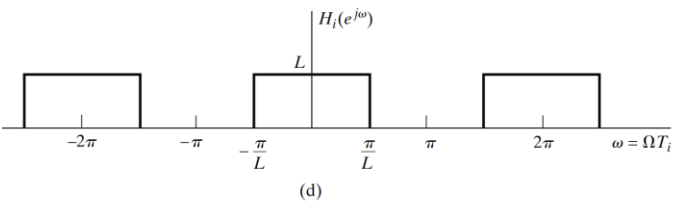
Espectro do sinal de entrada



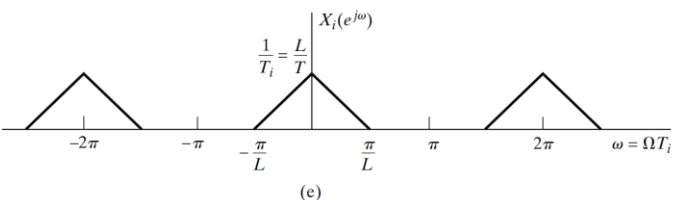
Espectro da sequência $x[n]$ (período de amostragem T e $\Omega_S = 2\Omega_N$)



Espectro da sequência $x_e[n]$ (período de amostragem $T_i = \frac{T}{L}$ e $\Omega_S = 2L\Omega_N$)



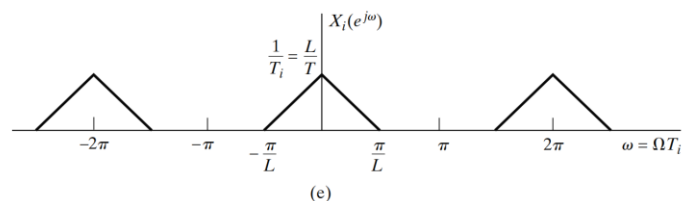
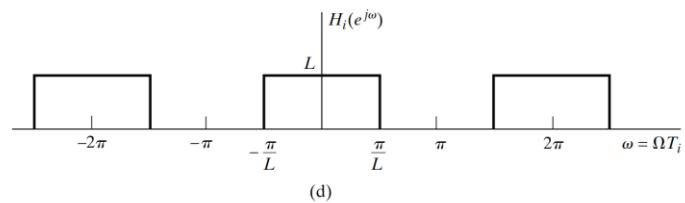
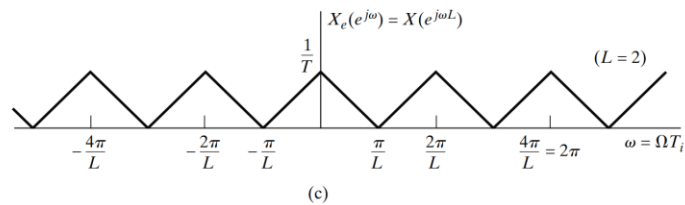
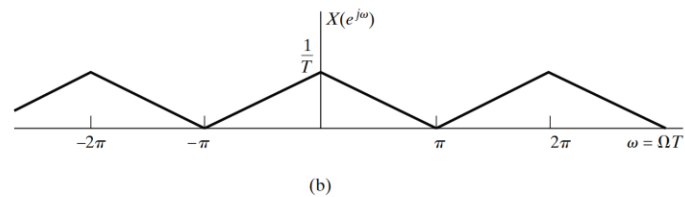
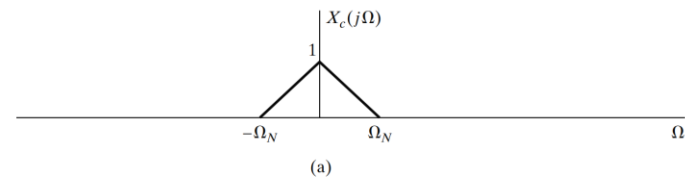
Espectro do filtro passa-baixas com ganho L e frequência de corte $\frac{\pi}{L}$



Espectro da sequência $x_i[n] = x_c(nT_i) = x_c\left(n\frac{T}{L}\right)$

Aumento da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Interpolação

Prof. Dr. Rafael Cardoso



$$\Omega_N = 200\pi \text{ rad/s}$$

$$\Omega_s = \frac{2\pi}{T} = 400\pi \text{ rad/s} \Rightarrow T = \frac{1}{200} \text{ s}$$

$$\Omega_s = 2\Omega_N$$

$$\omega_N = 200\pi \cdot \frac{1}{200} = \pi \text{ rad/amostra}$$

$$L = 2 \Rightarrow \left\{ \begin{array}{l} \omega_N = \frac{\pi}{2} \text{ rad/amostra} \\ \Omega_s = \frac{2\pi}{T_i} = \frac{2\pi}{T/L} = \frac{2\pi}{1/200 \cdot 2} = 800\pi \text{ rad/s} \\ \Omega_N = \frac{\pi/2}{T_i} = \frac{\pi/2}{1/200 \cdot 2} = 200\pi \text{ rad/s} \end{array} \right.$$

Aumento da Taxa de Amostragem por um Fator Inteiro - Interpolação

Prof. Dr. Rafael Cardoso

- As amostras nulas da sequência $x_e[n]$ são substituídas por elementos obtidos a partir do filtro passa-baixas interpolador. Como a resposta ao impulso do filtro passa-baixas é:

$$h_i[n] = \frac{\text{sen}(\pi n/L)}{\pi n/L}$$

e considerando que

$$x_e[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] \delta[n - kL]$$

a saída do filtro interpolador é

$$x_i[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] \frac{\text{sen}(\pi(n - kL)/L)}{\pi(n - kL)/L}$$

- A partir da resposta ao impulso tem-se:

$$h_i[0] = 1,$$

$$h_i[n] = 0, \quad n = \pm L, \pm 2L, \dots$$



$$x_i[n] = x\left[\frac{n}{L}\right] = x_c\left(\frac{nT}{L}\right) = x_c(nT_i),$$

para $n = 0, \pm L, \pm 2L, \dots$

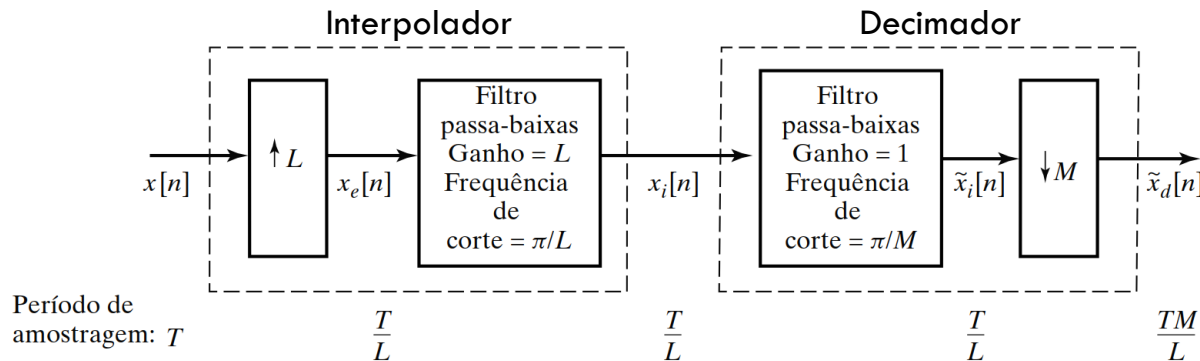


Mudança da Taxa de Amostragem por um Fator Não Inteiro - Reamostragem

Mudança da Taxa de Amostragem por um Fator Não Inteiro - Reamostragem

Prof. Dr. Rafael Cardoso

- Utilizando um interpolador e um decimador pode-se alterar a taxa de amostragem por um fator não inteiro.



- O período de amostragem efetivo é

$$T' = \frac{TM}{L}$$

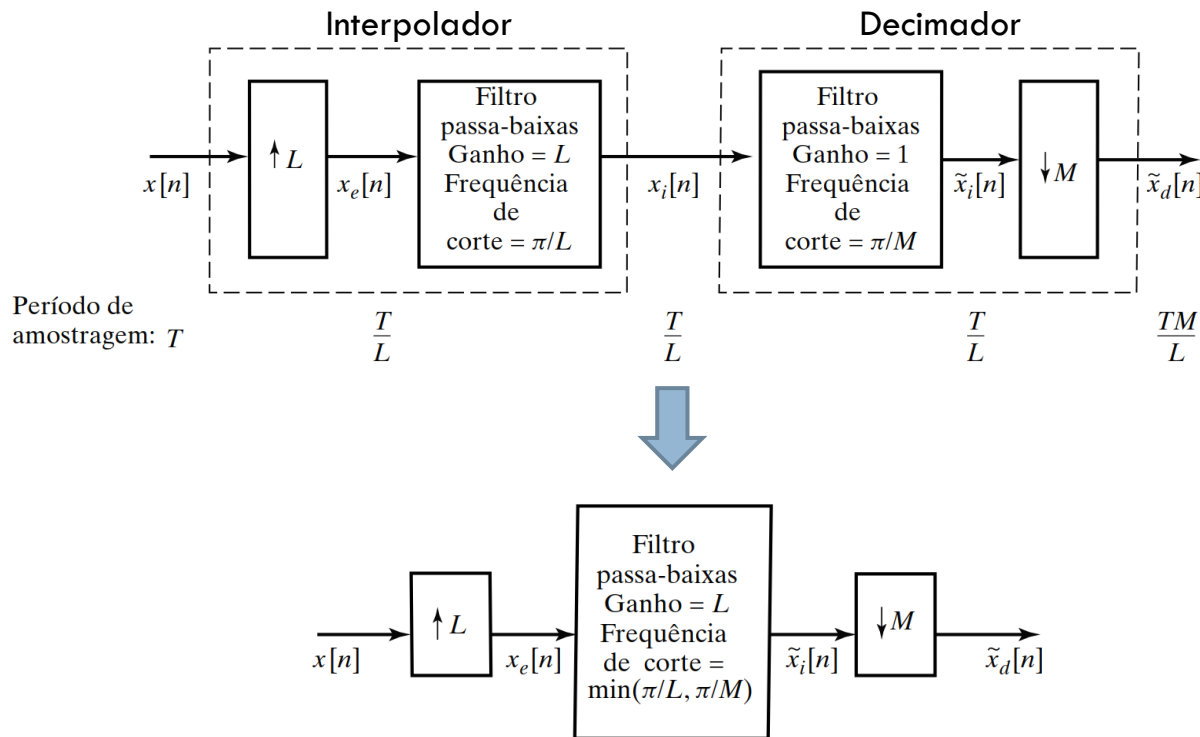
$M > L \Rightarrow$ Aumenta o período de amostragem

$M < L \Rightarrow$ Reduz o período de amostragem

Mudança da Taxa de Amostragem por um Fator Não Inteiro - Reamostragem

Prof. Dr. Rafael Cardoso

- Como temos dois filtros passa baixas em cascata o sistema pode ser simplificado.



- A frequência de corte do filtro é $\min(\pi/L, \pi/M)$.

Mudança da Taxa de Amostragem por um Fator Não Inteiro - Reamostragem

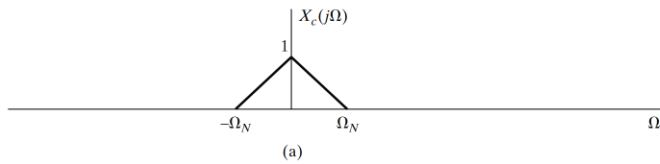
Prof. Dr. Rafael Cardoso

- Um sinal de banda limitada foi amostrado com a taxa de Nyquist, isto é,
 $\Omega_s = \frac{2\pi}{T} = 2\Omega_N$.
- Deseja-se alterar o período de amostragem de T para $T' = \frac{3}{2}T = \frac{M}{L}T$.
- Logo, $M = 3$ e $L = 2$.
- Consequentemente:

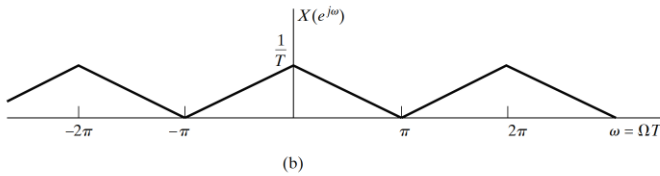
$$\Omega'_s = \frac{L}{M} 2\Omega_N = \frac{2}{3} 2\Omega_N = \frac{2}{3} \Omega_s$$

Mudança da Taxa de Amostragem por um Fator Não Inteiro - Reamostragem

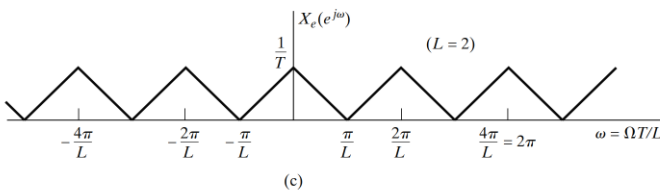
Prof. Dr. Rafael Cardoso



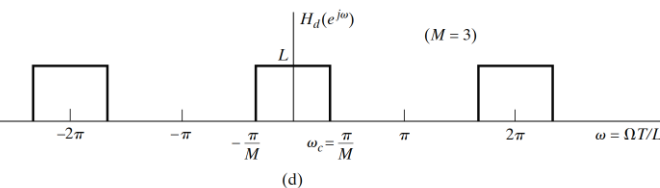
Espectro do sinal de entrada



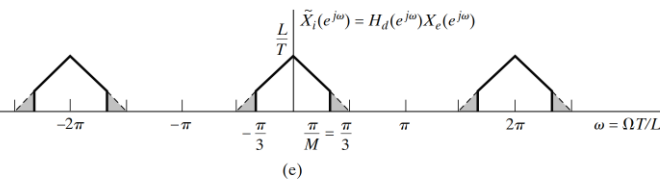
Espectro da sequência $x[n]$ (período de amostragem T e $\Omega_S = 2\Omega_N$)



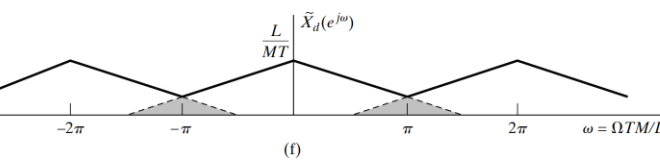
Espectro da sequência $x_e[n]$ (período de amostragem $T_i = \frac{T}{L}$)



Espectro do filtro passa-baixas com ganho L e frequência de corte $\frac{\pi}{M}$ ($\min(\pi/L, \pi/M)$)



Espectro da sequência $\tilde{x}_i[n]$



Espectro da sequência $\tilde{x}_d[n]$ (período de amostragem $T' = \frac{TM}{L} = \frac{3T}{2}$ e $\Omega'_S = \frac{2}{3}2\Omega_N = \frac{2}{3}\Omega_S$)