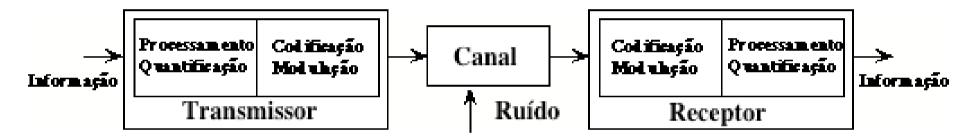
Codificação e Transmissão

Conceitos Básicos e Fundamentais

Componentes de um Sistema de Transmissão



Efeito do Ruído

Sistemas Analógicos Relação Sinal-Ruído na Recepção Sistemas Digitais

Erros na Informação Variações no relógio

Codificação e Transmissão

Conceitos Básicos e Fundamentais

Modulações analógicas e digitais

Para quê?

Para adaptar o sinal ao meio (Canal) de transmissão!

Para reduzir efeitos indesejáveis ... Distorção, Interferência, Ruído!

Como?

Radiação (Antenas)

Multiplexagem (Atribuição de frequências, Partilha de Banda)

Analise espectral dos Sinais

Sinais periódicos e não periódicos

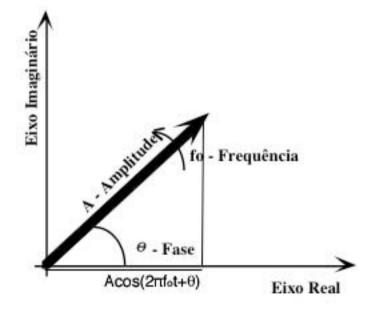
Transformadas de Laplace e de Fourier

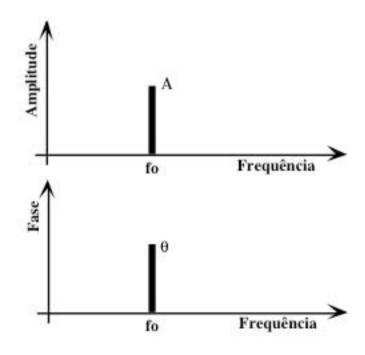
Convolução e Correlação de sinais

Sinais aleatórios e Ruído

Analise espectral dos Sinais

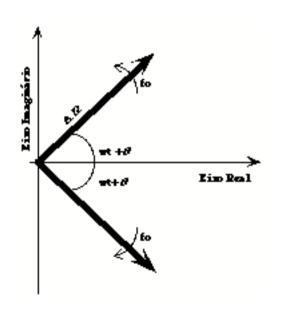
$$v(t) = A\cos(w_o t + \theta)$$

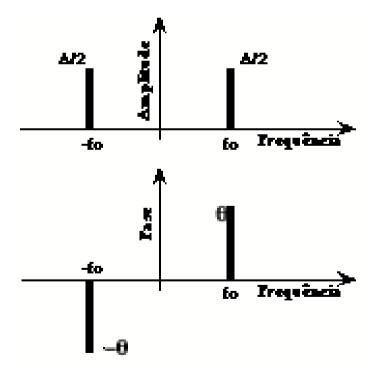




Analise espectral dos Sinais

$$v(t)=A\cos(wt+\theta)=A/2(e^{j\theta}e^{jwt}_{+}e^{-j\theta}e^{-jwt})$$





Sinais periódicos e não periódicos

Um Sinal v(t) é periódico se $v(t \pm mT_0) = v(t)$ Valor Módio e se v(t) > -1/T (v(t) dt

Valor Médio : $\langle v(t) \rangle = 1/T_0 \int_{T_0} v(t) dt$

Potência Média: $P = \langle |v(t)|^2 \rangle = 1/T_0 \int_{T_0} |v(t)|^2 dt$

Se
$$v(t)=A\cos(wt+\theta)$$
, com $w=2\pi/T_0$, então:
 $< v(t) > = 0$
 $< |v(t)|^2 > = A^2/2$

Transformadas de Fourier

Se v(t) for periódico, então:

$$v(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c(nf_0) e^{j2\pi nf0t}$$
, com $c(nf_0) = 1/T_0 \int_{T_0} v(t) e^{-j2\pi nf0t} dt$

```
Quando n=0, c(0)=1/T_0\int_{T_0}v(t)dt=\langle v(t)\rangle

Se v(t) for real, ent\tilde{a}o: c(nf_0)=|c(nf_0)|e^{jarg[c(nf_0)]} e c(-nf_0)=c^*(nf_0).

Se v(t) tiver simetria par v(-t) = v(t),

então arg[c(nf_0)]=0 ou \pm \pi;

Se v(t) tiver simetria impar v(-t) = -v(t),

então arg[c(nf_0)]=\pm \pi/2
```

Transformadas de Fourier

Se v(t) for periódico e real, então:

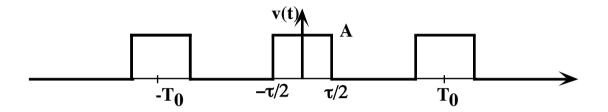
$$v(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c(nf_0) e^{j2\pi nf0t}$$

Como $c(nf_0) e^{j2\pi nf_0t} + c^*(nf_0) e^{-j2\pi nf_0t} = 2lc(nf_0)lcos(2\pi nf_0t + arg[c(nf_0)])$

então:

$$v(t) = c(0) + \sum_{n=1}^{\infty} \frac{|2c(nf_0)|\cos(2\pi nf_0 t + arg[c(nf_0)])}{|c(nf_0)|}$$

Transformadas de Fourier



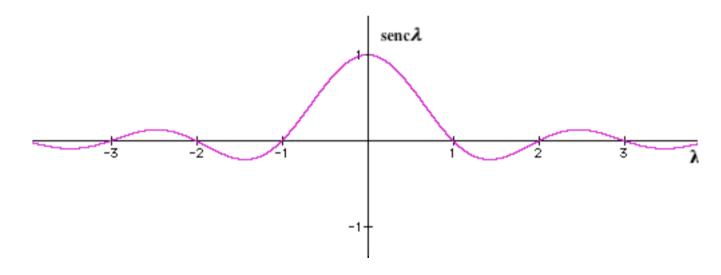
Exemplo

$$v(t) = A$$
, se $|t \pm nT_0| < \tau/2$
 $v(t) = 0$, se $|t \pm nT_0| > \tau/2$
 $c(nf_0) = 1/T_0 \int_{-\tau/2}^{t/2} A e^{-j2\pi nf0t} dt$
 $c(nf_0) = A/(-j2\pi nf_0T_0) (e^{-j\pi nf0\tau} - e^{j\pi nf0\tau})$
 $c(nf_0) = A/(\pi n) sen(\pi nf_0\tau) = (Af_0\tau) senc(nf_0\tau)$

Transformadas de Fourier

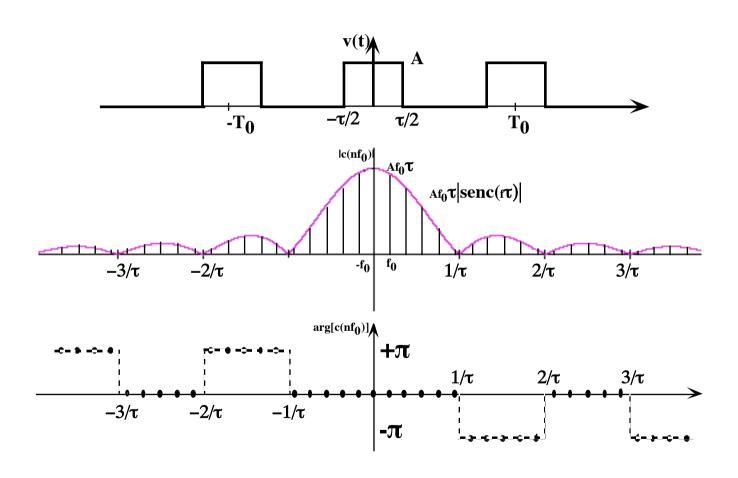
Função Seno Cardinal

Senc $\lambda = (1/\pi\lambda)$ sen $\pi\lambda$



sen $\lambda = 1$, se $\lambda = 0$ e 0, se $\lambda = \pm 1, \pm 2, \pm 3, \dots$

Transformadas de Fourier



Teorema de Parseval

Potência Média

$$P = \langle |v(t)|^2 \rangle = 1/T_0 \int_{T_0} |v(t)|^2 dt$$

$$P=1/T_{0} \int_{T_{0}} v(t).v^{*}(t) dt$$

$$P=1/T_{0} \int_{T_{0}} v(t) \left(\sum_{n=-\infty}^{\infty} c^{*}(nf_{0}) e^{-j2\pi nf_{0}t} \right) dt$$

$$P=\sum_{n=-\infty}^{\infty} \left(1/T_{0} \int_{T_{0}} v(t) e^{-j2\pi nf_{0}t} dt \right). c^{*}(nf_{0})$$

$$P=\sum_{n=-\infty}^{\infty} c \left(nf_{0} \right). c^{*}(nf_{0})$$

$$P = \sum_{n=-\infty}^{\infty} lc(nf_0)^{\beta}$$

Transformadas de Fourier

Se v(t) não for periódico, então:

$$v(t) = \int_{-\infty}^{\infty} V(f) e^{j2\pi ft} dt$$
, sendo $V(f) = \int_{-\infty}^{\infty} v(t) e^{-j2\pi ft} dt$

$$V(o) = \int_{-\infty}^{\infty} v(t) dt = \langle v(t) \rangle$$

Se v(t) for real, então: $V(-f) = V^*(f)$.

se
$$v(t)$$
 tiver simetria par $v(-t) = v(t)$,

então
$$arg[V(f)] = 0$$
 ou $\pm \pi$;

se
$$v(t)$$
 tiver simetria impar $v(-t) = -v(t)$,

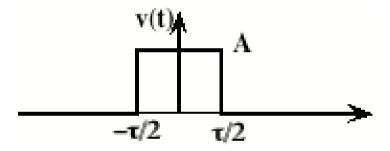
então
$$arg[V(f)] = \pm \pi/2$$

Transformadas de Fourier

Exemplo

$$v(t) = A$$
, se $|t| < \tau/2$

$$v(t) = 0$$
, se $|t| > \tau/2$

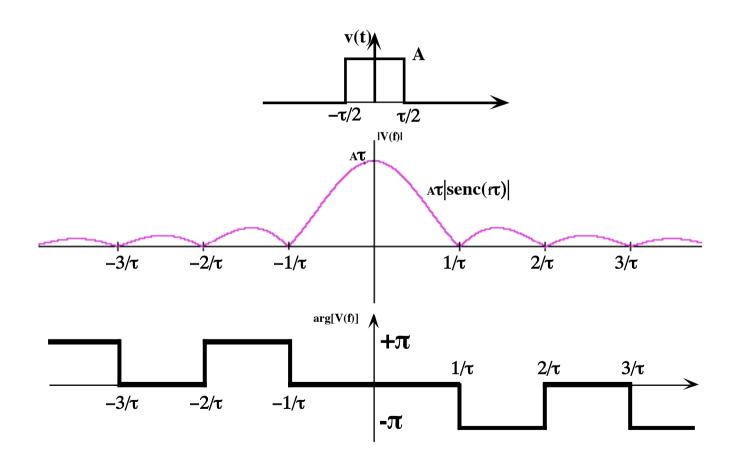


$$V(f) = 2 \int_0^{r/2} A \cos(2\pi f t) dt$$

$$V(f) = 2A/(2\pi f) \operatorname{sen}(\pi f \tau)$$

$$V(f) = (A\tau) \ senc \ (f\tau)$$

Transformadas de Fourier



Teorema de Rayleigh

Energia do sinal

Uma vez que

$$\int_{-\infty}^{\infty} v(t).w^*(t) dt = \int_{-\infty}^{\infty} V(f).W^*(f) df$$

e

$$E = \int_{-\infty}^{\infty} v(t).v^*(t) dt$$

então:

$$E = \int_{-\infty}^{\infty} V(f) \cdot V^*(f) df = \int_{-\infty}^{\infty} |V(f)|^2 df$$

Transformadas de Fourier

Propriedades

```
Linearidade: \alpha v(t) + \beta v(t) \Leftrightarrow \alpha V(f) + \beta V(f)
```

Atraso Temporal: $v(t-t_a) \Leftrightarrow V(f) e^{-jwta}$

Translação de Frequência: v(t) $e^{jwct} \Leftrightarrow V(f-f_c)$

Escala: $v(at) \Leftrightarrow (1/|a|) V(f/a)$

Dualidade: se $v(t) \Leftrightarrow V(f)$ então a TF de $V(t) \Leftrightarrow v(-f)$

Diferenciação: $d^{v(t)}/dt \Leftrightarrow j2\pi fV(f)$

Integração: $\int_{-\infty}^{\infty} v(t) dt \Leftrightarrow (1/j2\pi f)V(f)$

Convolução e Correlação

Convolução

$$v(t)*w(t) = \int_{-\infty}^{\infty} v(\lambda).w^*(t-\lambda) d\lambda$$

Propriedades

$$v(t)*w(t) \Leftrightarrow V(f)W(f)$$

 $v(t)w(t) \Leftrightarrow V(f)*W(f)$

Correlação

$$R_{vw}(\tau) = \langle v(t), w(t-\tau) \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} v(t).w^{*}(t-\tau) dt$$

$$R_{vw}(\tau) = \langle v(t), w(t-\tau) \rangle = \lim_{T \to \infty} 1/T \int_{-T/2}^{T/2} v(t).w^{*}(t-\tau) dt$$

$$R_{vw}(\tau) = \langle v(t), w(t-\tau) \rangle = 1/T_{0} \int_{T_{0}} v(t).w^{*}(t-\tau) dt$$

A Função de autocorrelação $R_v(\tau) = R_{vv}(\tau)$ representa a variação no tempo de v(t).

Função de densidade espectral

$$G_{\nu}(f) = \int_{-\infty}^{\infty} R_{\nu}(\tau) e^{-j2\pi f\tau} d\tau$$

 $R_v(\tau) \Leftrightarrow G_v(f)$ (Teorema de Wiener-Kinchine)

$$G_{v}(f) = \int_{-\infty}^{\infty} R_{v}(\tau) e^{-j2\pi f\tau} d\tau \Leftrightarrow R_{v}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} G_{v}(f) e^{-j2\pi f\tau} df$$

- Se v(t) for real, então $G_v(f)$ é real e par, uma vez que $R_v(\tau)$ é real e par.
- $R_v(0)$ representa a potência ou a energia do v(t).

$$R_{v}(0) = \langle v(t), v(t) \rangle$$

$$|R_{\nu}(\tau)| \leq R_{\nu}(0)$$

$$R_{\nu}(0) = \int_{-\infty}^{\infty} G_{\nu}(f) df$$

Função de densidade espectral

Se v(t) for um sinal periódico de potência.

$$v(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_x(nf_0) e^{j2\pi nf0t}$$

$$R_v(\tau) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} |c_y(nf_0)|^2 e^{j2\pi nf0\tau}$$

$$G_v(f) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} |c_y(nf_0)|^2 \delta (f-nf_0)$$

A densidade de potência de um sinal periódico é impulsiva e localizada nas frequências $f=nf_0$.

Resposta em Frequência

Um sistema, cujas entradas x(t) e saídas y(t) são descritas por uma equação diferencial linear com coeficientes constantes, do tipo:

$$a_n(d^ny/dt^n) + ... + a_1(dy/dt) + a_0y(t) = b_m(d^mx/dt^m) + ... + b_1(dx/dt) + a_0x(t),$$

tem como Função de Transferência, $H(f) = |H(f)| e^{jarg[H(f)]} = Y(f)/X(f)$

$$H(f) = \frac{b_m(j2\pi f)^m + ... + b_1(j2\pi f) + b_0}{a_n(j2\pi f)^n + ... + a_1(j2\pi f) + a_0}$$

Resposta em Frequência

Resposta em regime estacionário

$$x(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n(nf_0) e^{j2\pi nf0t}$$

$$x(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_x(nf_0) e^{j2\pi nf0t}$$
$$y(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_y(nf_0) e^{j2\pi nf0t}$$

$$c_y(nf_0) = H(nf_0) c_x(nf_0)$$

$$|c_y(nf_0)| = |H(nf_0)| \cdot |c_x(nf_0)|$$

$$arg[c_y(nf_0)] = arg[H(nf_0)] + arg[c_x(nf_0)]$$

Resposta em Frequência

Resposta em regime estacionário

Se x(t) for periódico...

$$P = \sum_{n=-\infty}^{\infty} |c_{y}(nf_{0})|^{2} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} |H(nf_{0})|^{2} |c_{x}(nf_{0})|^{2}$$

Se x(t) não for periódico...

$$IY(f)^{\beta} = IH(f)^{\beta} IX(f)^{\beta}$$

$$G_{Y}(f) = IH(f)^{\beta} G_{X}(f)$$

Resposta em Frequência

Densidade espectral

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

$$R_{y}(\tau) = \langle y(t), y(t-\tau) \rangle = \int_{-\infty}^{\infty} y(t).y^{*}(t-\tau) dt$$

$$R_{y}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} h(\lambda).x(t-\lambda) d\lambda . \int_{-\infty}^{\infty} h^{*}(\theta).x^{*}(t-\tau-\theta) d\theta dt$$

$$R_{y}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} h(\lambda). h^{*}(\theta). \int_{-\infty}^{\infty} x(t-\lambda).x^{*}(t-\tau-\theta) d\lambda d\theta dt$$

$$R_{y}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} h(\lambda). h^{*}(\theta). R_{x}(\tau-\lambda+\theta) d\lambda d\theta$$

$$G_{y}(f) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\lambda) \cdot e^{-j2\pi f\lambda} d\lambda \int_{-\infty}^{\infty} h^{*}(\theta) \cdot e^{-j2\pi f\theta} d\theta \cdot G_{x}(f)$$

$$\|y\|^{2} = \int_{-\infty}^{\infty} G_{y}(f) df = \int_{-\infty}^{\infty} |H(f)|^{2} \cdot G_{x}(f) df$$

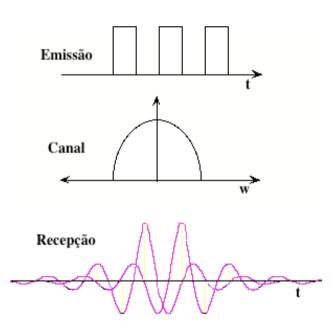
Resposta em Frequência

Linearidade [$\alpha v(t) + \beta v(t) \Leftrightarrow \alpha V(f) + \beta V(f)$]

Limitações da Largura de Banda [Banda Finita]

Ruído [Térmico, Branco]

Filtros [Passa Baixo, Alto, Banda]



Sinais aleatórios e Ruído

Variáveis aleatórias

Contínuas

Discretas

Funções de Distribuição

Cumulativa: $F(x) = P(X < x) = \int_{-\infty}^{\infty} p(\lambda) d\lambda$

Frequência: $F(x_i) = P(X = x_i)$

Densidade de probabilidade: p(x) = dF(x)/dx

Exemplos

Binomial; Uniforme; Gaussiana.

Sinais aleatórios e Ruído

Médias e Momentos Estatísticos

$$E[g(x)]=f_{-\infty}^n g(x) p(x) dx$$
, com $g(x)=X^n$, $e n=1,2,...$
 $n=1, E[g(x)]$ – primeiro momento ou média
 $n=2, E[g(x)]$ – segundo momento ou valor médio quadrático.

Variância

$$E[(X-E[X])^2]$$

Desvio padrão: - Raiz quadrada da Variância

Variáveis aleatórias Múltiplas

$$E[g(x,y)] = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} g(x,y) \ p(x,y) \ dxdy$$

$$Correlação \ R_{vw}(\tau) = \langle v(t), w(t-\tau) \rangle = E[v(t), w^*(t-\tau)]$$

Se $R_{vw}(\tau) = R_{wv}(\tau) = 0$ v(t) e w(t) são ortogonais ou estatisticamente independentes.

Sinais aleatórios e Ruído

Densidade espectral

Transformada de Fourier de $R_v(\tau)$

$$G_{v}(f) = \int_{-\infty}^{\infty} E[v(t).v^{*}(t-\tau)] e^{-j2\pi f\tau} d\tau$$

Com
$$G_{v}(f) = G_{v}(-f)$$
 e $f_{-\infty}^{\circ} G_{v}(f) df = R_{v}(0) = E[v^{2}]$

Exemplo

$$v(t) = A \cos(w_0 t + \theta),$$

com θ uniformemente distribuída no intervalo $-\pi < \theta < +\pi$.

$$R_{y}(\tau) = E[v(t).v^{*}(t-\tau)] = A^{2}/2.(E[\cos w_{0}\tau] + E[\cos 2w_{0}\tau - w_{0}\tau + 2\theta])$$

$$R_{y}(\tau) = A^{2}/2 \cos w_{0}\tau$$

$$G_{v}(f) = A^{2}/4 \delta (f-f_{0}) + A^{2}/4 \delta (f+f_{0})$$

$$f_{-\infty}^{*} G_{v}(f) df = A^{2}/2$$

Sinais aleatórios e Ruído

Ruído Térmico

$$E[v] = 0,$$

 $E[v^2] = 1.9 \ 10^{-12} \ T^2 R = 2(\pi k T)^2 R/3h \ (V^2)$

Onde,

$$k = 1.37 \ 10^{-23} \ J/^{\circ} - C. \ Boltzmann;$$

$$h = 6,62 \ 10^{-34} \ J/s - C. \ Planck;$$

R – Resistência.

$$G(f) = 2Rh |f| / (e^{h|f|kT} - 1) (V^2/Hz)$$

$$G(f) \approx 2RkT (V^2/Hz)$$
 (Modelo de Thévenin)

Modelo de Norton
$$G_i(f) = G_v(f) / R^2 = 2kT/R (I^2/Hz)$$

Carga adaptada
$$G_a(f) = G_v(f) / 4R = kT/2 (W/Hz)$$

Sinais aleatórios e Ruído

Ruído Branco

$$G(f) = \eta / 2$$

$$R_{\nu}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} G_{\nu}(f) e^{j2\pi f t} df = \int_{-\infty}^{\infty} \eta / 2 e^{j2\pi f t} df$$

$$R_{\nu}(\tau) = \eta / 2\delta (\tau)$$

Relação com o Ruído Térmico

$$\eta_a = KT$$
; $\eta_i = 4kT/R$; $\eta_v = 4RkT$

Filtragem

$$G_{Y}(f) = |H(f)|^{\beta} G_{X}(f)$$

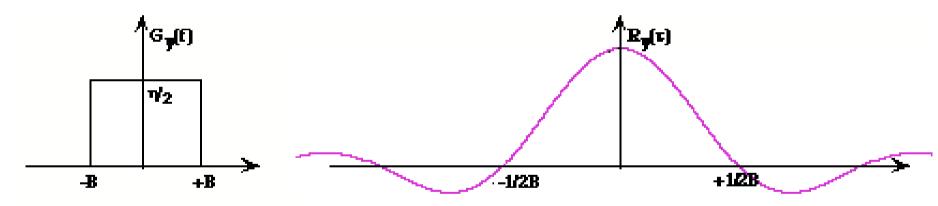
$$R_{y}(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} |H(f)|^{\beta} G_{x}(f) e^{j2\pi ft} df$$

$$E[y^{2}] = R_{y}(0) = \int_{-\infty}^{\infty} |H(f)|^{\beta} G_{x}(f) df$$

Ruído Branco

Filtragem

$$G_x(f) = \eta /2$$



$$G_{v}(f) = \eta / 2\Pi (f / 2B)$$

$$R_{v}(\tau) = \eta B senc 2B\eta$$

Banda Finita

$$E[y^2] = \eta B$$

Correlação no tempo em intervalos de 1/2B

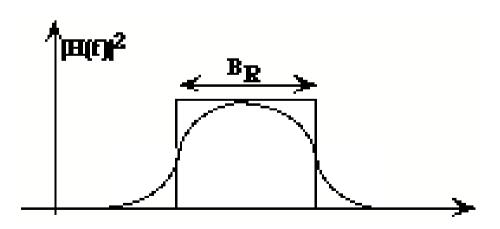
Ruído Branco

Banda Equivalente

$$E[y^{2}] = \int_{-\infty}^{\infty} |H(f)|^{2} \eta / 2 df = \eta \int_{0}^{\infty} |H(f)|^{2} df$$

$$B_{R} = 1 / |H(f)|^{2} \int_{0}^{\infty} |H(f)|^{2} df$$

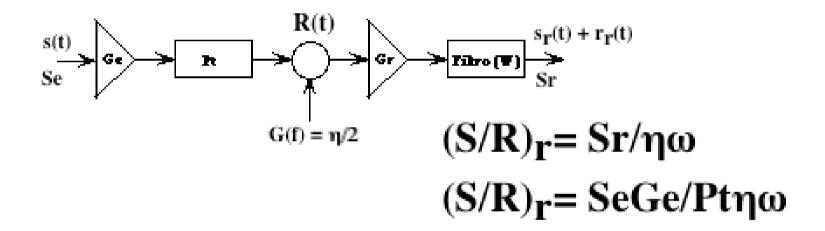
$$E[y^{2}] = \eta |H(f)|^{2} \int_{0}^{\infty} |H(f)|^{2} df$$



Relação Sinal Ruído

Capacidade de Transmissão

$$C = Bt \log(1+S/R)$$



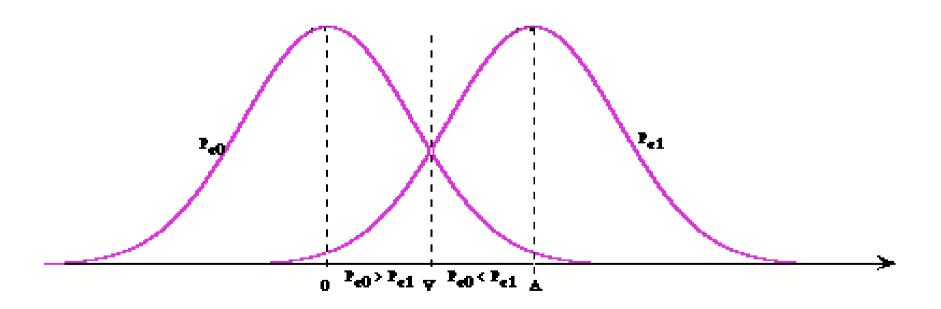
Com *m* repetidores, com perdas iguais (Pt₁) ...

$$(S/R)_r = 1/m(S/R)_1 = (Pt/mPt_1)SeGe/Pt\eta w$$

Relação do Ruído com a Probabilidade de Erro

Ruído Gaussiano

 $0 \to 0; 1 \to A$



Probabilidade de Erro

$$\begin{aligned} Pe &= P_0 P_{e0} + P_1 P_{e1} \\ P_{e0} &= 1/(2\pi)^{1/2} \int_{-\infty}^{\infty} 1/(\sigma) \ e^{-1/2(y/\sigma)^2} \ dy = Q(V/\sigma) \\ P_{e1} &= 1/(2\pi)^{1/2} \int_{-\infty}^{v} 1/(\sigma) \ e^{-1/2((y-A)/\sigma)^2} \ dy = Q((A-V)/\sigma) \end{aligned}$$

Se
$$P_o = P_1$$
, então
 $P_e = 1/2 (P_{e0} + P_{e1}) = Q(A/2\sigma)$

Unipolar (0 -> 0; 1 -> A)
$$Sr = A^2/4$$

 $(A/2\sigma)^2 = A^2/4N_r = (S/N)_r$
Bipolar (0 -> -A; 1 -> A) $Sr = A^2/2$
 $(A/2\sigma)^2 = A^2/4N_r = 1/2 (S/N)_r$