Processamento Digital de Sinal MIECOM Época especial 2011/2012

- Considere um transmultiplexer digital TDM para FDM com 2 canais áudio comercial de 4 KHz de largura de banda amostrados à frequência de Nyquist. Suponha que a rede FDM dispõe de uma largura de banda que permite acomodar apenas 1 KHz de cada canal.
 - a. Em sua opinião a limitação de largura de banda disponível inviabiliza a comunicação sem sacrificar a largura de banda da mensagem? Justifique. Se a sua resposta for negativa diga quais as operações a efectuar sobre os sinais de modo a reduzir <u>para metade</u> a sua largura de banda efectiva? Justifique.
 - b. Determine a resposta a impulso do filtro ideal que não causa distorção harmónica e permite efectuar o pretendido. Justifique convenientemente todos os passos que efectuar.
 - c. Suponha que pretende que o filtro seja FIR e apresente um ganho na banda passante superior a 0.992 e inferior a 1.005 e uma atenuação na banda de rejeição de 60 dB. Implemente este filtro usando o método que achar mais conveniente. Justifique a sua opção.
 - d. Para as condições descritas na alínea anterior determina a ordem do filtro de ordem mais baixa que permite efectuar o pretendido. Justifique a diferença encontrada.
 - e. Apresente e comente as vantagens e desvantagens dos filtros IIR relativamente aos filtros FIR. Justifique.
 - f. Refaça a alínea c) admitindo que não se aceita ripple na banda passante mas tolera-se distorção harmónica. Neste caso quais os métodos adequados? Justifique. Suponha um filtro de 4ª ordem e enumere todos os passos necessários à sua implementação.

Window Type	Peak Sidelobe Amplitude (Relative)	Approximate Width of Mainlobe	Peak Approximation Error $20 \log_{10} \delta$ (dB)	Equivalent Kaiser Window β	Transition Width of Equivalent Kaiser Window
Rectangular	-13	$4\pi/(M+1)$	-21	0	$1.81\pi/M$
Bartlett	-25	$8\pi/M$	-25	1.33	$2.37\pi/M$
Hanning	-31	$8\pi/M$	-44	3.86	$5.01\pi/M$
Hamming	-41	$8\pi/M$	- 53	4.86	$6.27\pi/M$
Blackman	- 57	$12\pi/M$	- 74	7.04	$9.19\pi/M$

2. Considere um sinal discreto s[n] de média m_s e desvio padrão σ_s corrompido de modo multiplicativo por um sinal ruído branco e[n] de média m_e e desvio padrão σ_e .

- a. Determine a média e a variância do processo x[n]=s[n].e[n] admitindo que os processos são não correlados.
- b. Determine a sequência de autocorrelação e a densidade espectral de potência de x[n] em função dos parâmetros conhecidos dos processos s[n] e e[n].
- c. Considere que s[n] é um sinal sinusoidal com fase aleatória e uniformemente distribuída em [0, 2π[ou seja s[n]=Acos(w₀n+φ). Mostre que nestas circunstâncias, se os processos são não correlados então

$$\Phi_{xx}[m] = \frac{A^2}{2} \cos w_0 \, m. \, [\sigma_e^2 \delta[m] + m_e^2]$$

- d. Determine e esboce justificando, no contexto da alínea c) a densidade espectral de potência do processo x[n].
- 3. Considere um sinal discreto aleatório x[n] e a estimativa da sequência de autocorrelação dada por:

$$C_{xx}(m) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-|m|-1} x(n).x^*(n+m)$$

a. Sabendo que quando N>>|m| a variância deste estimador é dada por

$$\operatorname{var}\left[C_{xx}(m)\right] \approx \frac{1}{N} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \left[\phi_{xx}^{2}(r) + \phi_{xx}(r-m) + \phi_{xx}(r+m)\right]$$

como o classifica relativamente à consistência? Justifique.

b. Mostre que o valor médio do periodograma é dado por:

$$E[I_N(\Omega)] = \sum_{m=-(N-1)}^{N-1} \frac{N - |m|}{N} \phi_{xx}(m) e^{-j\Omega m}$$

c. Mostre que o valor médio do periodograma está relacionado com a densidade espectral de potência por

$$E[I_N(\Omega)] = P_{xx}(\Omega) * \frac{1}{N} \left(\frac{\sin\left(\Omega \frac{N}{2}\right)}{\sin\frac{\Omega}{2}} \right)^2$$

d. Enuncie e justifique o método de Bartlett para a estimação da densidade espectral de potência. Mostre que este método diminui a resolução espectral. Proponha uma alteração ao método que não apresente esta desvantagem. Em sua opinião este aumento de resolução espectral é efetivo? Justifique.

4. Considere um sistema discreto LTI caracterizado pela função de transferência

$$H(z) = \frac{1}{1 - \sum_{k=1}^{N} a_k z^{-k}}$$

ao qual é aplicado um sinal ruído branco de média nula.

- a) Explique o que entende por um sinal ruído branco. Caracterize-o em termos de densidade espectral de potência e sequência de autocorrelação. Justifique.
- b) Dos métodos de estimação espectral que conhece qual o mais indicado para estimar a densidade espetral de potência do processo de saída? Justifique.
- c) Mostre que a autocorrelação do sinal de saída é dada por

$$\varphi_{xx}(m) = \sum_{k=1}^{N} a_k \varphi_{xx}(|m-k|)$$

- d) Considere que dispõe de uma amostra do sinal de saída de 5 pontos {-1, -1, 1, 0, 1}. Estime a sequência de autocorrelação do processo de saída para -4≤m≤4.
- e) Determine o erro do preditor.
- f) Estime a sequência de autocorrelação do processo de saída para m>4 e m<7.
- g) Determine o espectro de máxima entropia do sinal de saída do sistema.
- 5. Suponha o caso da detecção da direcção de fontes radiantes ou puras superfícies reflectoras através de um agregado linear e uniforme de sensores.
 - a. Diga o que entende por DSFT. Compare qualitativamente este método com o método da decomposição da matriz correlação espacial dos dados em valores singulares (SVD) para a deteção da direção de chegada? Justifique.
 - b. Um dos algoritmos de DoA mais usado é o MUSIC. Descreva convenientemente o algoritmo. Justifique todas as suas afirmações.
 - c. Suponha um sistema de comunicações móveis onde o sinal chega à antena receptora degradado por 1 eco oriundo da direcção θ₁ relativamente à perpendicular ao eixo do agregado. Desenhe o diagrama de blocos com o nº mínimo de elementos e um espaçamento adequado e escreva neste caso um conjunto de equações lineares que lhe permitam determinar as amplitudes dos sinais provenientes de cada elemento do agregado necessárias para garantir a aniquilação da réplica. Justifique os cálculos que efectuar.

Que alterações efectuaria no agregado se as condições externas se alterassem de modo a que aparecesse mais uma reflexão oriunda de uma direcção θ_2 . Justifique.

$$a^{n}u[n] \stackrel{\mathcal{Z}}{\longleftarrow} \frac{1}{1-az^{-1}} \qquad ROC = |z| > |a|$$

$$-a^{n}u[-n-1] \stackrel{\mathcal{Z}}{\longleftarrow} \frac{1}{1-az^{-1}} \qquad ROC = |z| < |a|$$

$$na^{n}u[n] \stackrel{\mathcal{Z}}{\longleftarrow} -z\frac{d}{dz}\left(\frac{1}{1-az^{-1}}\right) = \frac{az^{-1}}{(1-az^{-1})^{2}}, \qquad |z| > |a|$$

$$x_{p}(t) = p(t)x(t) \stackrel{\mathbf{T.F.}}{\longleftarrow} X_{p}(w) = \frac{1}{2\pi}[P(w)*X(w)] \qquad M = \frac{A-8}{2.285\Delta\Omega}$$

$$X_{p}(w) = \frac{1}{T}\sum_{k=-\infty}^{+\infty}X(w-kw_{s}) \qquad w[n] = \begin{cases} I_{0}\left[\beta\left(1-\left[\frac{n-\alpha}{\alpha}\right]^{2}\right)^{\frac{1}{2}}\right] \\ I_{0}(\beta) \\ 0; \quad outros \ casos \end{cases}$$

$$\beta = \begin{cases} 0.1102(A-8.7); & A > 50 \\ 0.5842(A-21)^{0.4} + 0.07886(A-21); & 21 \le A \le 50 \\ 0.0; & A < 21 \end{cases} \qquad M = \frac{-10\log(\delta_{1}\delta_{2})-13}{2.324\Delta\Omega}$$