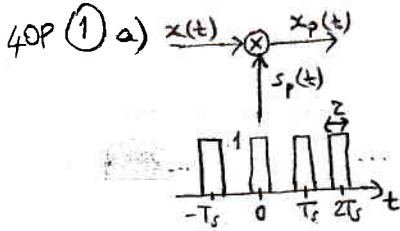
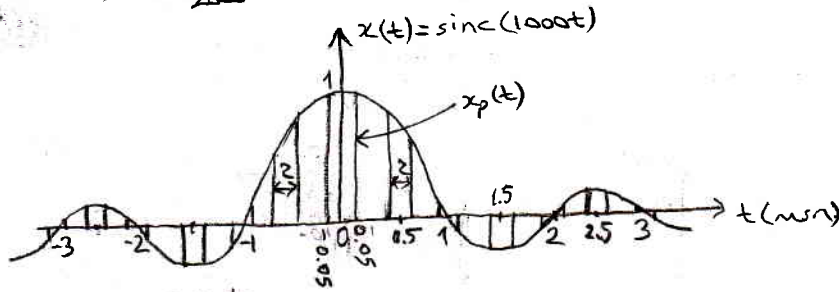


SAYISAL HABERLEŞME
(1. Arasınv Görünleri)

$$f_s = \frac{1}{T_s} : \text{Örnekleme frekansı}$$

b) $f_s = 2 \text{ kHz} \Rightarrow T_s = \frac{1}{2000} \text{ s} = 0.5 \text{ ms}$



$$s_p(t) = \sum_n c_n e^{jn\omega_s t}, \quad \omega_s = \frac{2\pi}{T_s}$$

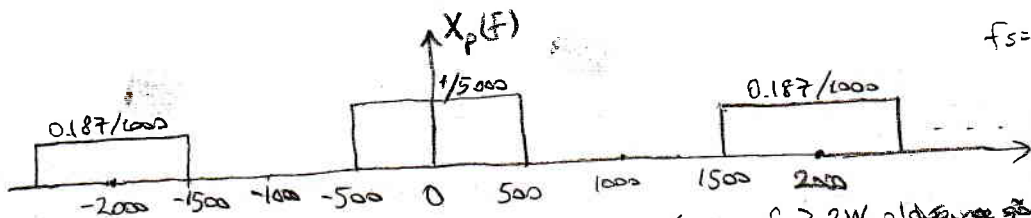
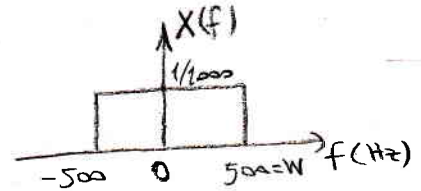
$$c_n = \frac{1}{T_s} \int_{-T_s/2}^{T_s/2} s_p(t) e^{-jn\omega_s t} dt = \frac{1}{T_s} \int_{-T_s/2}^{T_s/2} 1 \cdot e^{-jn\omega_s t} dt = \frac{2}{T_s} \text{sinc}\left(\frac{n\pi}{T_s}\right) = \frac{1}{5} \text{sinc}\left(\frac{n}{5}\right)$$

$$c_0 = \frac{1}{5}, \quad c_1 = c_{-1} = 0.187, \quad c_2 = c_{-2} = 0.151, \quad c_3 = c_{-3} = 0.1, \quad c_4 = c_{-4} = 0.046, \quad c_5 = c_{-5} = 0$$

$$\mathcal{F}\{s_p(t)\} = \sum_n c_n \delta(f - nf_s) = S_p(f)$$

$$X_p(f) = X(f) * S_p(f) = \sum_n c_n X(f - nf_s)$$

$$x(t) = \text{sinc}(1000t) \Rightarrow X(f) = \frac{1}{1000} \Pi\left(\frac{f}{1000}\right)$$



$$f_s = 2 \text{ kHz} \geq 2W$$

c) $X_p(f)$ 'te $X(f)$ spektrumu karandığına göre (veya $f_s \geq 2W$ olduğuna göre) AGS için $K = \frac{1}{c_0} = 5$ ve $500 \leq B \leq 1500$



ile $x(t)$ tam olarak yeniden elde edilebilir.

d) $f_s = 750 \text{ Hz}$ olsa $f_s \geq 2W$ şartı sağlanmayacak ve $X_p(f)$ 'de spektrumu görülecektir. Bu nedenle $X_p(f)$ 'de $X(f)$ spektrumu karandığına göre ve $x_p(t)$ 'den $x(t)$ elde edilemeyecektir.

e) Doğal örneklemede $f_s \geq 2W$ şartı sağlandığı müddetçe basit bir modülatör ($s_p(t)$ ile çarpma) ve demodülatör (AGS) devresi ile $x(t)$ 'yi yeniden elde etmek mümkün; ancak PAM modülatörde örneklemeden sonra tutma devresi ve PAM demodülatörde dengeleyici süzgeç ve AGS gerektirir (daha karmaşık).

Buna karşın doğal örnekleme işleminde tepe kısmı örnekleme zamanı süresince $x(t)$ ile aynı değerde (sayısal devrelere uygun değil); PAM'da ise tutma süresince tepelerdir (analog devrelere uygun).

26P (2) a) $R_b = n f_s = 4 \times 20 = 80 \text{ bit/s}$ (4P)

b) $x(t) = A_f \cos 8\pi t$, $A_f = 8 \text{ V}$

$S = A_f^2/2 = 32 \text{ W}$

$N_q = \frac{a^2}{12}$, $a = \frac{A_f - (-A_f)}{Q} = \frac{2A_f}{Q} = \frac{2A_f}{2^n} \Rightarrow N_q = \frac{(2A_f/2^n)^2}{12} = \frac{A_f^2}{3 \times 2^{2n}}$

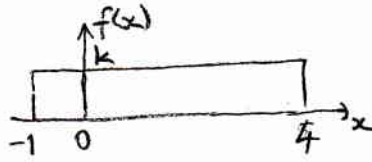
$\frac{S}{N_q} = \frac{A_f^2/2}{A_f^2/(3 \times 2^{2n})} = \frac{3}{2} 2^{2n}$, $\frac{S}{N_q} (\text{dB}) = 10 \log_{10} \left(\frac{3}{2} 2^{2n} \right) = 10 \log_{10} (3/2) + 20n \log_{10} 2$
 $= 1.76 + 6.02n$ (10P)

$n = 7 \Rightarrow \frac{S}{N_q} (\text{dB}) = 1.76 + 6.02 \times 7 = 29.84 \text{ dB}$. (4P)

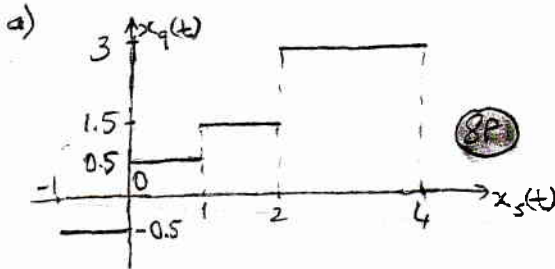
c) $\frac{S}{N_q} (\text{dB}) \geq 40 \text{ dB} \Rightarrow n \geq 7$. (n en az 7 bit olmalı) (5P)

n 'nin artması, gerekli iletim bant genişliğinin de artması demek. (3P)

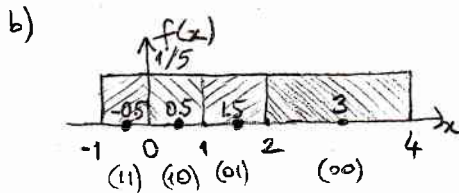
34P (3)



$\int_{-\infty}^{\infty} f(x) dx = 1 \Rightarrow k = 1/5$



Kuantalama aralıkları eşit olmadığı için düzgün bir kuantalayıcı değildir. (2P)



$P(x_q = -0.5) = P(-1 \leq x \leq 0) = 1/5$ (Tareh alandan)

$P(x_q = 0.5) = 1/5$

$P(x_q = 1.5) = 1/5$

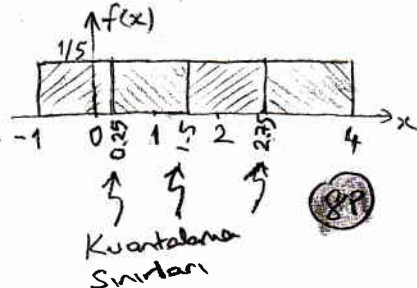
$P(x_q = 3) = 2/5$

$P_0 = P(x_q = -0.5) \times \frac{0}{2} + P(x_q = 0.5) \times \frac{1}{2} + P(x_q = 1.5) \times \frac{1}{2} + P(x_q = 3) \times \frac{2}{2} = \frac{3}{5} = 0.6$

$P_1 = 1 - P_0 = \frac{2}{5} = 0.4$ (8P)

Entropi $H = - \sum_{k=0}^{K-1} P_k \log_2 P_k = - \frac{3}{5} \log_2 \frac{3}{5} - \frac{2}{5} \log_2 \frac{2}{5} = 0.97 \text{ bit}$ (4P)

c) $H = 1$ bit olması için $P(x_q = x_i) = 1/4$ olmalı (tek çözüm bu değil). Bu aralıklar eşit ve eşitlikli ($5/4 = 1.25$) ilken sağlanır:



$P(x_q = x_i) = \frac{1}{4} \Rightarrow P_0 = P_1 = \frac{1}{2}$

$\Rightarrow H = - \frac{1}{2} \log_2 \frac{1}{2} - \frac{1}{2} \log_2 \frac{1}{2} = 1 \text{ bit}$

NOT: Kuantalama düzeyleri yeni sınırlara göre değiştirilebilir.

Kuantalama düzeylerinin değerleri P_0 ve P_1 'i değiştirmez. Dolayısıyla entropi, kuantalama düzeyi değerlerine bağlı değildir. (4P)