

به نام خدا



دانشگاه تهران

دانشکده مهندسی برق و کامپیوتر مخابرات دیجیتال گزارش پروژه ۳

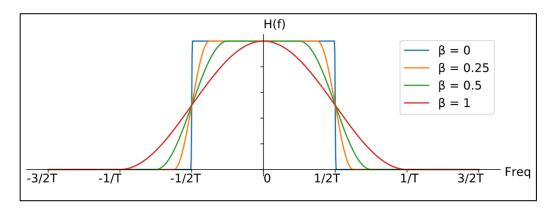
فاطمه صالحي	نام و نام خانوادگی
۸۱۰۱۹۸۴۲۳	شماره دانشجویی

بخش اول: تشكيل سيگنال ارسالي

میدانیم توان ارسالی (P_T) از رابطه ی زیر بدست می آید:

$$P_{T} = \int_{-\infty}^{\infty} G_{X}(f)df = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{|P(f)|^{2}}{T_{S}} E\{a_{k}^{2}\} df$$

در واقع طیف توان سیگنال eta = 0 با eta = 0 است که اطلاعات را بر روی آن سوار کرده ایم که به شکل P(f) در واقع طیف توان سیگنال $Raised\ Cosine$ با روی آن سوار کرده ایم که به شکل زیر میباشد:



شکل ۱ : طیف توان سیگنال $oldsymbol{Raised\ Cosine}$ به ازای $oldsymbol{eta}$ های مختلف

نیر میباشد: $E\{a_k^2\}$ به شرح زیر میباشد:

$$E\{a_k^2\} = 0.1 \times 9 \times 2 + 0.4 \times 1 \times 2 = 2.6$$

بنابراین داریم:

$$P_T = \int_{-\infty}^{\infty} G_X(f) df = \int_{-\frac{1}{2}}^{\frac{1}{2}} \frac{|P(f)|^2}{1} \times 2.6 \ df = 2.6 \int_{-\frac{1}{2}}^{\frac{1}{2}} 1 \ df = 2.6 = E_S T_S|_{T_S = 1} = E_S$$

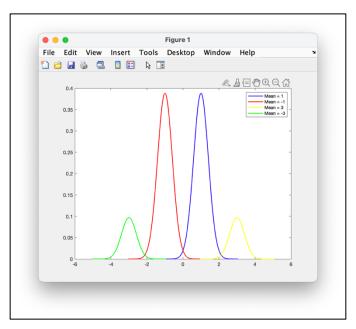
از رابطه $SNR = rac{E_S}{\eta}$ مقدار η را به ازای هر SNR بدست می آوریم:

$$\eta = \frac{2.6}{10^{\frac{SNR}{10}}}$$

لازم به ذکر است که واریانس هر نویز اضافه شده به سیگنال ارسالی برابر با $\frac{\eta}{2}$ میباشد.

بخش دوم: بررسی گیرنده های MAP و ML

در گیرنده MAP باید احتمال ارسال هر سمبل را نیز در انتخاب سطوح آستانه تصمیم گیری لحاظ کنیم:



شكل 4 - PAM Curves : ۲

برای بدست آوردن سطوح استانه باید محل برخورد نمودار ها را بدست آوریم. به علت تقارن، یکی از سطوح برابر صفر میباشد و دوتای دیگر قرینه هستند.؛ بنابراین بدست آوردن برخورد نمودار زرد و آبی کفایت میکند.

$$\frac{0.4}{\sqrt{2\pi\sigma^2}}e^{-\frac{1}{2}\left(\frac{x-1}{\sigma}\right)^2} = \frac{0.1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}}e^{-\frac{1}{2}\left(\frac{x-3}{\sigma}\right)^2} \to 4 \times e^{-\frac{1}{2}\left(\frac{x-1}{\sigma}\right)^2} = e^{-\frac{1}{2}\left(\frac{x-3}{\sigma}\right)^2} \to e^{-\frac{1}{2}\left(\frac{x-1}{\sigma}\right)^2 + \ln{(4)}} = e^{-\frac{1}{2}\left(\frac{x-3}{\sigma}\right)^2} = e^{-\frac{1}{2}\left(\frac{x-3}$$

$$\Rightarrow -\frac{1}{2} \left(\frac{x-1}{\sigma} \right)^2 + \ln(4) = -\frac{1}{2} \left(\frac{x-3}{\sigma} \right)^2 \to \frac{1}{2\sigma^2} ((x-1)^2 - (x-3)^2) = \ln(4) \to \cdots$$

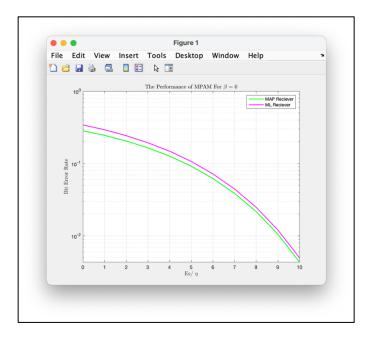
...
$$\rightarrow \frac{1}{2\sigma^2} (1 - 2x - (9 - 6x)) = \frac{1}{2\sigma^2} (4x - 8) = \ln(4) = 2\ln(2) \Rightarrow \frac{1}{\sigma^2} (x - 2) = \ln(2)$$

 $\Rightarrow x = \sigma^2 \ln(2) + 2$

. میباشند. مطوح آستانه برابر $0, -\sigma^2 \ln(2) - 2, \ \sigma^2 \ln(2) + 2$ میباشند

در گیرنده ML احتمال ارسال سمبل ها را برابر فرض میکنیم و چون فاصله T از ۱، برابر فاصله ۱ از ۱-، برابر فاصله ۱ از T میباشد، بنابراین سطوح آستانه برابر T، صفر، و T خواهد بود.

در نهایت با در نظر گرفتن سطوح بدست آمده خطای دو گیرنده MAP و ML به شرح زیر است:



ML و MAP و MAP و MAP و MAP

با توجه به شکل ۳ نتیجه میگیرم که برای تمام SNR ها گیرنده MAP بهتر از ML عمل میکند و دلیل آن نیز این است که در گیرنده ML سطوح هم پتانسیل از مقادیری که A_m اخذ میکند به یک فاصله میباشند؛ بدین معنا که عدد ۲ میانگین ۱و۳ میباشد، و این یعنی هر دوی این اعداد به یک اندازه محتمل اند در صورتی که در گیرنده MAP، بسته به واریانس نویز، سطوح هم پتانسیل بیشتر از ۲ میباشند و در نتیجه دقت بیشتری میتوان تصمیم گیری را انجام داد که سبب کاهش احتمال خطا میشود.

SNR مقدار بیشتری داشته باشد فاصله احتمال خطا در دو گیرنده کمتر میشود و این یعنی اگر کانال نویز قابل توجهی به سیگنال ارسالی اضافه نکند، و اگر احتمال ارسال هر سمبل را ندانیم، آنگاه میتوان با فرض برابری احتمال ارسال سمبل ها از گیرنده ML به خوبی بهره برد.