

دانشگاه تهران پردیس دانشکده های فنی دانشکده مهندسی برق و کامپیوتر



مخابرات بیسیم

دكتر صباغيان

تمرین کامپیوتری اول سروش مسفروش مشهد ش.د:۱۹۸۴۷۲

مخابرات بىسيم فهرست مطالب

٣																						١	ش۱	پرسنا	١
																								1.1	
۵																						ب	ر	۲.۱	
Y																						ج		٣.١	
٩																							\$	4.1	
۰ (٥	۵.۱	
۰ (ی	رري	تئو	ت	باد	ٔس	حا	۵	١.	۵.۱	١		
۰ (ی	باز	بەس	نبي	ä	۲.	۵.۱	١		
١١																						۲	ن ا	پرسنا	۲
۱۲																						لف	١	1.7	
۱۵																						_	ر	7.7	

۱ پرسش۱

پیش از هر چیزی اطلاعات مساله را برای سهولت عنوان میکنیم.

$$N = 10^5, \quad d_0 = 10m, \quad D = 1km, \quad n = 4, \quad P_0 = 1\mu W$$

$$N_0 = -175 \frac{dBm}{Hz}, \quad B.W = 1MHz$$

١.١ الف

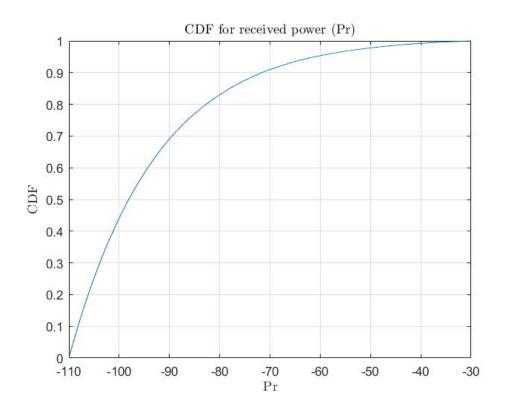
در این قسمت توان سیگنال را برای هر کاربر به کمک رابطه زیر عرضه کرده و نمودار CDF را رسم کردیم.

```
N = 1e5; %Number of users
d_0 = 10; %Minimum Distance of user to BS
D = 1000; %Maximum Distance of user to BS
n = 4; %Path loss exponent
N_0dBm = -175;
BW = 1e6; %Bandwidth
```

Figure 1: Preliminary Definitions

```
DistVec = (D-d_0).*rand(N,1,'double') +d_0;
P0 = 10.*log10(1e-6);
P0_dBm = P0+30;
Pr_dBm = P0_dBm - 10*n.*log10(sort(DistVec)/d_0);
cdfplot(Pr_dBm)
xlabel('Pr','Interpreter','latex')
ylabel('CDF','Interpreter','latex')
title('CDF for received power (Pr)','Interpreter','latex')
```

Figure 2: Code to plot CDF



CDF for received power (Pr) :شکل $\boldsymbol{\gamma}$:

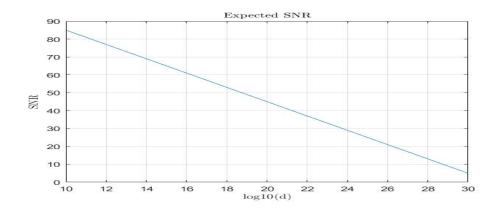
مقادیر توان دریافت شده هر کاربر در بردار Pr_dBm ذخیره شده است.

۲.۱ ب

. در این قسمت نمودار $SNR = P_r^{dBm} - P_n^{dBm}$ را بر حسب فاصله رسم میکنیم

```
No_dB = N_OdBm - 30;
No = 10^(NO_dB/10);
Pnoise = NO*BW;
Pnoise_dBm = 10*log10(Pnoise) + 30;
SNR = Pr_dBm-Pnoise_dBm;
dplot =10.*log10(sort(DistVec));
plot(dplot,SNR)
grid on
xlabel('log10(d)','Interpreter','latex')
ylabel('SNR','Interpreter','latex')
title('Expected SNR','Interpreter','latex')
```

Figure 4: Code to plot CDF



شکل ۵: Expected SNR

از این به بعد اثر سایه در نظر گرفته میشود.

۳.۱ ج

در این حالت نمودار CDF توان سیگنال دریاتی را با در نظر گرفتن اثر سایه رسم میکنیم، سپس به رسم نمودار SNR میپردازیم.

$$P_r^{dBm} = P_0 - 10n \log_{10} \left(\frac{d}{d_0}\right) + X^{dB}$$

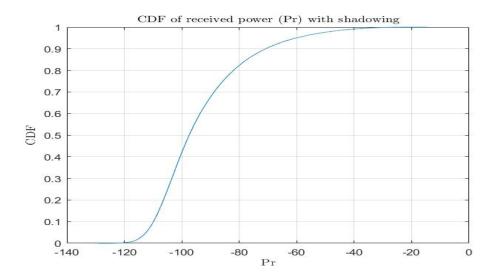
```
sigma_dB = 5;
mu = 0;
X_dB = normrnd(mu,sigma_dB,[N,1]);
Pr_dBmShdw = P0_dBm - 10*n.*log10(sort(DistVec)/d_0)+
        X_dB;
cdfplot(Pr_dBmShdw)
xlabel('Pr','Interpreter','latex')
ylabel('CDF','Interpreter','latex')
title('CDF of received power (Pr) with shadowing','
        Interpreter','latex')
```

Figure 6: Code to plot CDF with shadowing

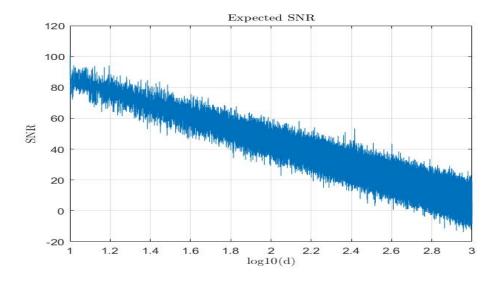
```
SNR_Shdw = Pr_dBmShdw-Pnoise_dBm;
dplot = log10(sort(DistVec));
plot(dplot,SNR_Shdw)
grid on
xlabel('log10(d)','Interpreter','latex')
ylabel('SNR','Interpreter','latex')
title('Expected SNR','Interpreter','latex')
```

Figure 7: Code to plot SNR with shadowing

مخابرات بيسيم تمرين كامپيوتري اول



CDF for received power (Pr) with shadowing : شکل Λ



Expected SNR with shadowing : 4 شکل

3 4.1

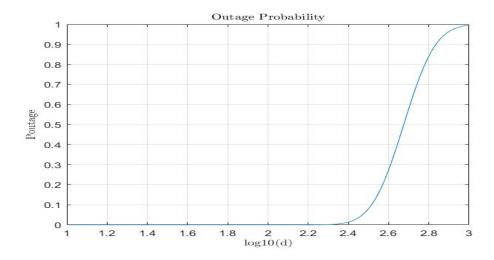
 $SNR_{min} = 18dB$ در این قسمت میخواهیم احتمال خاموشی را حساب کنیم. فرض کردهایم که میباشد.

روشی که برای این قسمت در نظر گرفتیم، مطابق کتاب Goldsmith است.

$$P_{out} = P\left(\text{SNR} < \text{SNR}_{\text{min}}\right) = 1 - Q\left(\frac{\text{SNR}_{\text{min}} - \text{SNR}}{\sigma_{dB}}\right)$$

```
SNRMin_dB = 18;
P_outage = 1- qfunc((SNRMin_dB-(SNR))/sigma_dB);
plot(log10(sort(DistVec)),P_outage);
xlabel("log10(d)",'Interpreter','latex');
ylabel("Poutage",'Interpreter','latex');
grid on;
```

Figure 10: Code to plot outage probability



شكل Outage Probability :۱۱

ه ۵.۱

در این قسمت مساحت پوشش داده شده توسط BS را به صورت تئوری و شبیه سازی به دست می آوریم.

۱.۵.۱ محاسبات تئوري

$$C = Q(a) + e^{\frac{2-2ab}{b^2}} Q\left(\frac{2-ab}{b}\right), \quad a = \frac{P_{r,min} - P_r(D)}{\sigma}, \quad b = \frac{10n \log_{10}(e)}{\sigma},$$
$$P_r(D) = P_0 - 10n \log_{10}\left(\frac{D}{d_0}\right), \quad S = \pi D^2 C$$

```
PrD = P0_dBm - 10*n.*log10(D/d_0);
a = ((Pnoise_dBm + SNRMin_dB)-PrD)/(sigma_dB);
b = (10*n.*log10(exp(1)))/(sigma_dB);
Ctheoretical = qfunc(a) + exp((2-2*a*b)/(b.^2)).*qfunc ((2-a.*b)/(b));
disp('The theoretical values are :')
disp(Ctheoretical)
S = Ctheoretical*pi*D^2;
disp(S)
```

Figure 12: Code for theoretical calculations

با قرار دادن مقادیر به دست آمده خواهیم داشت: $C_{ ext{Theoretical}} = 0.2632, \quad S_{ ext{Theoretical}} = 8.2688 imes 10^5$

۲.۵.۱ شبیهسازی

برای شبیه سازی رویکرد اینجانب چنین بود که ابتدا بردار SNR را به صورت نزولی مرتب کرده و سپس با یک حلقه اولین جایی که SNR ار SNR_min کمتر می شود را پیدا کرده و سپس به کمک محاسبه مساحت با فاصله متناظر این درایه از بردار و تقسیم بر حساب کل به نتیجه رسیدیم.

```
sortedSNR = sort(SNR, 'descend');
2 | ind=0;
3 | for i=1:N
4 | if(sortedSNR(i) < SNRMin dB)
5 \mid ind=i;
6 break
   end
8
   end
9 DistVecSort = sort(DistVec);
10 | d_max = DistVecSort(ind);
11 | Stot = pi*d_max^2;
12 | CSim = Stot/(pi*D^2);
13 disp('The simulation results are :')
14 | disp(CSim)
15 | disp(Stot)
```

Figure 13: Code for simulation

```
C_{\text{Simulation}} = 0.2239, \quad S_{\text{Simulation}} = 7.0332 \times 10^5
```

مشاهده می شود که مقادیر به حد قابل قبولی با محاسبات تئوری مطابق فرمولهای کتاب Goldsmith مشاهده می شود که تطابق دارند، تفاوت اندکی به دلیل Shadowing وجود دارد که قابل پیشبینی نیز بود.

۲ پرسش۲

در این قسمت یک کانال مخابراتی بیسیم چند مسیره را شبیهسازی میکنیم، تعداد ۱۵ خوشه داریم و توزیع زوایای مختلف متغیر تصادفی یونیفرم در بازه $\left[0,\frac{\pi}{2}\right]$ است.

در درس آموختیم که این خوشهها را میتوان به صورت یک کانال محوشونده با تاخیر تصادفی au که دارای توزیع یونیفرم در بازه $[1\mu s, 10\mu s]$ مدل نمود.

مخابرات بيسيم تمرين كامپيوتري اول

 $10^{-3}\tau^{-4}$ برابر با تاخیر au برابی یک خوشه با تاخیر au برابر با au برابر با au خواهد بود.

١.٢ الف

در این قسمت کانال را پهنباند(Wideband) در نظر میگیریم. مطابق آنچه در درس یاد گرفتیم داریم:

$$r_I(t), r_Q(t) \sim \text{Jointly Gaussian}, \quad r_I(t) \sim \mathcal{N}(0, \sigma^2), \quad r_Q(t) \sim \mathcal{N}(0, \sigma^2)$$

$$r_I(t) = \sum_{i=1}^{N} \alpha_i(t) \cos(\Phi_i(t)), \quad r_Q(t) = \sum_{i=1}^{N} \alpha_i(t) \sin(\Phi_i(t))$$

$$c(\tau, t) = \sum_{i=1}^{N} \alpha_i(t) e^{-j\Phi(t)} \delta(\tau - \tau_i(t)), \quad |r| = \sqrt{r_I^2 + r_Q^2}, \quad \phi \sim \mathcal{U}\left(0, \frac{\pi}{2}\right)$$

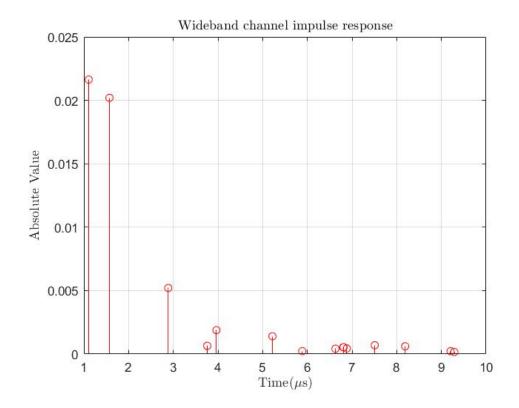
```
Clusters = 15;
a = 1;
b=10;
Tau = a + (b-a).*rand(Clusters,1);
Phi = rand(Clusters,1)*pi*0.5;
I = randn(Clusters,1).*sqrt(0.5).*sqrt(Tau.^(-4)*10.^(-3));
rQ = randn(Clusters,1).*sqrt(0.5).*sqrt(Tau.^(-4)*10.^(-3));
r = sqrt(rI.^2+rQ.^2);
```

Figure 14: Preliminary Definitions

برای رسم پاسخ ضربه در حوزه زمان، از نمودار میلهای استفاده میکنیم، مطابق توزیعهای داده شده و مقادیر تعریف شده در قطعه کد، خواهیم داشت:

```
c = r.*exp(i*Phi);
stem(Tau,abs(c),'r','-*');
xlabel("Time($\mu$s)",'Interpreter','latex');
ylabel("Absolute Value",'Interpreter','latex');
title('Wideband Channel impulse response','Interpreter','latex')
grid on;
```

Figure 15: Wideband channel impulse response plot



Wideband channel impulse response :۱۶ شکل \mathcal{P}

در ادامه میخواهیم در حوزه فوریه به رسم بپردازیم برای این منظور ابتدا توضیحات تئوری زیر را مدنظ قرار دهید.

$$c(\tau,t) = \sum_{i=1}^{N} \alpha_i(t) e^{-j\phi_i(t)} \delta(\tau - \tau_i(t)) \xrightarrow{\mathcal{F}_{\tau}} C(f) = \sum_{i=1}^{N} \alpha_i e^{-j\phi_i} e^{j2\pi f \tau_i}$$

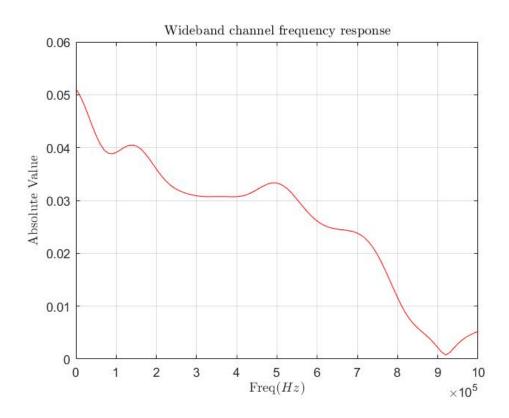
برای پیاده سازی این کار در متلب، از تبدیل فوریه مستقیم نمی شد استفاده کنیم لذا از حلقههای تکرار استفاده کردیم، کدها و نتایج به شرح زیر است.

Figure 17: Code for frequency response

Figure 18: Code for frequency response plot

شكل به صورت زير ارائه مىگردد.

مخابرات بيسيم تمرين كامپيوتري اول



شکل Wideband channel frequency response :۱۹

در درس بیان شد که کانالهای پهنباند چندمسره از نوع Frequency selective خواهند بود، تعبیر این موضوع این است که پاسخ فرکانسی با تغییر میزان فرکانس ثابت و Flat نباشد و تغییر کند، این امر در شبیهسازی ما مشهود است.

۲.۲ ب

 $f_c=3GHz$ خواهد بود، فرکانس حامل به صورت Narrowband در این قسمت کانال ما باند باریک $v=30\frac{m}{s}$ است.

در این قسمت میخواهیم $E\{h^2\}$ را برای 10^5 دفعه شبیهسازی به دست آوریم، برای این منظور از حلقههای تکرار استفاده خواهیم کرد.

```
Sim = 1e5;
fc=3e9;
Velocity = 3e1;
c = 3e8;
Wavelength=c/fc;
ind = 1;
PowVec=zeros(1,Sim);
```

Figure 20: Preliminary Definitions

```
while ind < Sim
2 | a = 1;
3 | b=10;
4 \mid Tau = a + (b-a).*rand(Clusters, 1);
5 | Phi = rand(Clusters, 1)*pi*0.5;
6 rI =randn(Clusters,1).*sqrt(0.5).*sqrt(Tau.^(-4)
      *10.^(-3));
7 | rQ = randn(Clusters, 1).*sqrt(0.5).*sqrt(Tau.^(-4)
      *10.^(-3));
8 r = sqrt(rI.^2+rQ.^2);
9 DopplerPhase = 2*pi*Velocity*cos(Phi)/Wavelength;
10 \mid h = r .* exp(i*(DopplerPhase-2*pi*fc.*Tau*1e-6));
11 |PowVec(ind) = sum(abs(h).^2);
12 | ind=ind+1;
13 end
14 | MeanPow = mean(PowVec)
```

Figure 21: Code for mean power

```
با شبیهسازی مقدار E\{|h|^2\}=5.5627 	imes 10^{-4} عرضه شد.
```

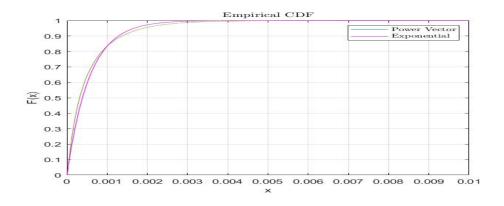
در ادامه به رسم تابع توزیع تجمعی برای بردار توان و همچنین توزیع نمایی خواهیم پرداخت، پیش از آن آنالیز تئوری زیر را در نظر بگیرید.

$$X = H^2 \longrightarrow p_H(h) = \frac{1}{2\sigma^2} e^{-\frac{h}{2\sigma^2}} u(h)$$

که این همان توزیع نمایی با $\lambda=rac{1}{2\sigma^2}$ خواهد بود.

در ادامه توزیع تجمعی نمایی و توزیع تجمعی بردار توان را در یک نمودار به شکل زیر رسم میکنیم.

Figure 22: Code for exponential and power CDF plots



شکل Exponential and power CDF :۲۳

دلیل شباهت نیز با آنالیز ریاضی و تغییر متعیر عرضه شده قابل توجیه است، توان در این مدل از توزیع نمایی پیروی خواهد کرد.

[1] Maryam Sabbaghian, Wireless Communications, Lecture Notes, Spring 02

- [2] Ali Olfat, Stochastic Processes, Lecture Notes, Fall 01
- [3] Ali Olfat, Principles of Communication Systems, Lecture Notes, Fall 00