1.能量信号:能量有限,功率为0的信号;功率信号:能量无限,功率有限的信号

$$E_{\infty} = \lim_{T o \infty} \int_{t_1}^{t_2} |x[t]|^2 dt \; , \; \; P_{\infty} = \lim_{T o \infty} rac{1}{T} \int_{t_1}^{t_2} |x[t]|^2 dt \; , \; \; dBm = 10 lg(mW)$$

$$e^{jw_0n} = cosw_0n + jsinw_0n, |e^{jw_0n}| = 1, E_\infty = \sum_{-\infty}^\infty |x[n]|^2 = \infty, P_\infty = \lim_{N o\infty}rac{1}{2N+1}\sum_{-N}^N |x[n]|^2 = 1$$
 ∴功率信号

2. 香农定理: $C=R_{max}=Blog_2(1+SNR),SNR_{dB}=10lgSNR;B$:带宽, $Hz;R_{max}$:信道最大容量,bps

3. 信号的传输速率和带宽的关系: $R_B=2B, R_B$:波特率, B:带宽; 波特率 $R_B=\frac{1}{T}$, 比特率 $R_b=\frac{1}{T}log_2V$,比特率=波特率 log_2V ,即 $R_b=R_Blog_2V$

奈奎斯特定理 $R_{max} = 2Hlog_2V, R_{max}$:最大数据传输率, bps; H:带宽; V:信号的电平级数

4.3dBd = (3 + 2.17)dBi = 5.17dBi 对称振子相对理想电源天线的增益为 2.17dBi

5. 天线增益:
$$G=rac{4\pi A_e}{\lambda^2}=rac{4\pi f^2 A_e}{c^2}$$
; G :增益, λ :波长, c :光速, $3 imes 10^8$, f :频率, A_e :有效面积

6. 自由空间衰落:
$$L = \frac{P_t}{P_r} = (\frac{4\pi r}{\lambda})^2 \frac{1}{D_t D_r}$$
,不计入天线影响, $D_t = D_r = 1$; $L_0 = 20 lg(\frac{4\pi r}{\lambda}) = 32.45 + 20 lgr + 20 lgf$, r :传播距离, km , f :频率, MHz

各向同性天线:
$$L_{dB}=10lg\frac{P_t}{P_r}=20lg\frac{4\pi d}{\lambda}=-20lg\lambda+20lgd+21.98dB=20lg\frac{4\pi fd}{c}=20lgf+20lgd-147.56dB,\lambda$$
:波长

其他天线的 $L_{dB}=20lg\lambda+20lgd-10lg(A_tA_r)=-20lgf+20lgd-10lg(A_tA_r)+169.54dB, A_t$:发送天线有效面积, A_r :接收天线有效面积

Okumura/Hata 模型: $L_{dB} = 69.55 + 26.26logf_c - 13.82logh_t - A(h_r) + (44.9 - 6.55logh_t)(logd)$

 f_c :载波频率, MHz; h_t :发射天线高度, m; h_r :接收天线高度, m; d:传输距离, km; $A(h_r)$:修正因子

中小城市:
$$A(h_r) = (1.1 log f_c - 0.7) h_r - (1.56 log f_c - 0.8) dB$$

大城市:
$$A(h_r) = \begin{cases} 8.29[log(1.54h_r)]^2 - 1.1dB & f_c \leq 300MHz \\ 3.2[log(11.75h_r)]^2 - 4.97dB & f_c > 300MHz \end{cases}$$

郊区:
$$L_{dB}(suburban) = L_{dB}(urban) - 2[log(f_c/28)]^2 - 5.4$$

野外:
$$L_{dB}(open) = L_{dB}(urban) - 4.78(log f_c)^2 - 18.733(log f_c) - 40.98$$

7. 两天线的
$$LOS$$
 传输距离 $d(km)=3.57(\sqrt{Kh_1}+\sqrt{Kh_2}), K=rac{4}{3}; h$:天线高度, m

$$8.rac{E_b}{N_0}=rac{ ext{$\hat{\mu}$位 bit}}{ ext{$\hat{\mu}$位赫兹的噪声功率}}=rac{ST_b}{N_0}=rac{S}{N_0R};S:$$
信号功率; $R:$ 数据率; $T_b:$ 每 bit 用时; $N_0=kT$, 单位带宽下的热噪声功率

$$N=kTB=-228.6(dBW)+10lgT+10lgB; B:$$
 $\# \Xi; k=1.3803 imes 10^{-23} J/K$

信噪能流比
$$\frac{E_b}{N_0}=rac{S}{N}rac{B_T}{B}=rac{B}{C}(2^{rac{C}{B}}-1);B:$$
带宽; $C:$ 信道容量; $rac{C}{B}:$ 带宽利用率

$$(rac{E_b}{N_0})_{dB} = S_{dBW} - 10 lgR + 228.6 (dBW) - 10 lgT; R$$
:数据率; T :温度

9. 接收机噪声基底 RNF = N + NF = kTB + NF; N: 热噪声基底; NF: 噪声系数; 接收机灵敏度 Prx = RNF + SNR

10.duration of RTS = CTS + DATA + ACK + 3SIFS , duration of CTS = DATA + ACK + 2SIFS

11.调制信号的带宽(BT): 对 ASK, PSK 而言,BT = (1+r)R;对 FSK 而言,BT = 2DF+(1+r)R;R: 比特率;DF = fc-f1 = f2-fc

对多进制相移键控
$$MPSK$$
, $B_T=(rac{1+r}{L})R=(rac{1+r}{log_2M})R$; 对多进制频移键控 $MFSK$, $B_T=(rac{(1+r)M}{log_2M})R$

L,单个信号包含的 bit 数; M,不同信号个数;

带宽利用率 R/BT: 对于 MFSK:M 越大越低,设 r=1,则 $\eta=\frac{R_b}{B}=\frac{R_Blog_2M}{B}=\frac{f_blog_2M}{M2f_b}=\frac{log_2M}{2M}$ $bit/s\cdot H_z$; 对 MPSK:M 越大 越高

12.调制后的信号频率

多进制频移键控 MFSK,在FHSS中,Tc≥Ts,慢跳频扩频

- 使用M个频率传输M个信号单元 MFSK中
 - $s_i(t) = A\cos 2\pi f_i t$ $1 \le i \le M$
 - $f_i = f_c + (2i-1-M)f_d$
 - f_c=载波频率
 - f₁=频移距离

 - M=不同的信号单元个数
 L=log2M 每个信号单元包含的bit数
 M=2^L, 2f_d=1/T_s,
 需要带宽, W_d=2Mf_d
- 每个频率的信号维持时长为T_s,
 T_s=LT, 其中T是一个bit的传输时间
 - 每个信号包含Lbit

13.流量控制

 $A=\lambda h=
ho N$; 其中 λ 代表呼叫发生的速率,h 代表持续时间,ho是信道利用率,N 是信道个数。A 的单位是 Erlangs

用户挂机
$$LCC$$
 模型下,无限用户模型阻塞的概率 $P=\dfrac{A^N/N!}{\sum\limits_{x=0}^N A^x/x!}$,即 $ErlangB$ 公式, P 又称服务级数

14.频率重用率 \overline{N} , K 是蜂窝网络提供的频率数量 , N 是 cell 分为 N 组 , 每组使用相同的频率(重用因子) , d:相邻蜂窝区的中心距离 $d=\sqrt{3}R, rac{D}{d}=\sqrt{N}, rac{D}{R}=\sqrt{3N}; D$ 是使用相同频率的 cell 的最小距离, R 是 cell 的半径; 六角形面积 $S=1.5R^2\sqrt{3}$