数据通信



3-6章习题课



殷亚凤

yafeng@nju.edu.cn
http://cs.nju.edu.cn/yafeng/
Room 901, Building of CS



第3章 数据传输



课本:

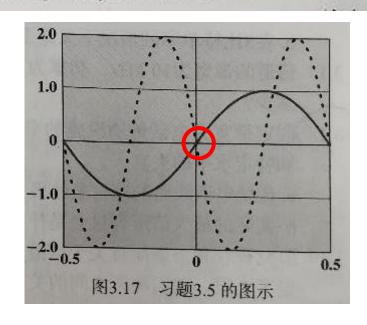
3. 5 3. 6 3. 12 3. 13 3. 16

3. 18 3. 20

3. 21 3. 22



3.5 如果图3.17中实线代表sin(2πt),那么虚线代表什么?也就是说,虚线可以写成A sin(2πft + φ),那么其中的A、f和φ分别是多少?



答案: $2 \sin(4\pi t + \pi)$; A = 2, f = 2, $\phi = \pi$



3.6 请将信号(1+0.1 cos 5t)cos 100t 分解为正弦函数的线性组合,并指出其中每个正弦成分的振幅、频率和相位。提示:使用cos a cos b的恒等变形。

答案: $(1+0.1\cos 5t)\cos 100t$

$$= cos100t + 0.1 cos5t cost100t$$

$$= cos100t + 0.1\left(\frac{1}{2}(\cos(5t + 100t) + \cos(5t - 100t))\right)$$

$$= cos100t + 0.05 cos 105t + 0.05 cos 95t$$

$$= \sin(100t + \frac{\pi}{2}) + 0.05 \sin\left(105t + \frac{\pi}{2}\right) + 0.05 \sin(95t + \frac{\pi}{2})$$

$$A1 = 1$$

$$f1 = \frac{50}{\pi}$$

$$\varphi 1 = \frac{\pi}{2}$$

$$A2 = 0.05$$

$$f2 = \frac{105}{2\pi}$$

$$\varphi 2 = \frac{\pi}{2}$$

$$A3 = 0.05$$

$$f3 = \frac{95}{2\pi}$$

$$\varphi 3 = \frac{\pi}{2}$$



认为它是如何做到这一点的?

- 通常,医学数字影像的超声波检查包含从全动态超声波检查中提取的大约25幅图像。 幅图像由512×512个像素组成,其中每个像素使用8比特强度信息。
 - a. 这25幅图像共有多少比特?
 - b. 然而, 理想情况下医生希望以30 fps (每秒帧)的速度使用512×512个像素, 每像素 8比特的帧。忽略所有可能的压缩和额外开销的因素,要维持这种全动态超声波所需 的最小信道容量是多少?
 - c. 假设每次全动态检查包含25 s时长的帧, 那么以未压缩形式存储一次检查需要多少字 节的存储空间?

a. $25 \times 512 \times 512 \times 8 = 52.4 \text{ Mb}$

b. $30 \times 512 \times 512 \times 8 = 62.9$ Mbps

c. $25 \times 30 \times 512 \times 512 = 196.6 \text{ MB}$



- 3.13 a. 假设数字化电视画面从源点发送时使用的是480×500的像素矩阵。其中每个像素可携带32种强度值中的一种。假设每秒发送30幅画面(此数字源大致相当于广播电视已采纳的标准),计算源点的数据率R(单位为bps)。
 - b. 假设该画面通过带宽为4.5 MHz, 信噪比为35 dB的信道传输。计算这个信道容量(单位为bps)。
 - c. 假设(a)题中的每个像素从10个强度值中选一种,并且可以是二种颜色之 (红、绿、蓝)。请说明这种修改对传输的数字化图像属性会带来什么影响,图像传输速率是多少?

答案:

 $a.R = (30 \ pictures/s)(480 * 500 \ pixels/picture)(\log_2 32 \ bits/pixel) = 36 Mbps$

b.
$$C = B \log_2(1 + SNR)$$
 $SNR_{db} = 35 = 10 \log_{10} SNR$ $SNR = 10^{3.5}$
= $4 * 10^6 \log_2(1 + 10^{3.5})$

 $= 52.335 * 10^6 bps$

c.对于每个像素,有10*3=30种取值



- 个数字信号发送系统要求工作在9600 bps。 a. 如果一个信号单元可对一个4比特单字编码,那么所需要的最小信道带宽为多少?

 - b. 在8比特单字的情况下又是多少?

答案:

 $C = 2B \log_2 M$ a.

9600 = 2B * 4

B = 1200 Hz

即以文人片等的知過書店当

b.

 $C = 2B \log_2 M$

9600 = 2B * 8

B = 600 Hz



假定带宽为电话传输设施的窄带(可用) 音频带宽, 标称的SNR值为56 dB(400 000) 和特定水平的失真。 3KHz

- a. 传统电话线路的理论上的最大信道容量(kbps)是多少?
- b. 实际的最大信道容量会是什么样的呢?

- a. $C = B \log_2(1 + SNR) = 3000 \log_2(1 + 400000) = 56kbps$
- 香农公式显示出理论上可达到的最大值,实际应用中能够 达到的速率到低得多。



带宽

- 3.20 假设一个信道的容量为1 MHz, SNR为63。
 - a. 该信道的数据率上限是多少?
 - b. (a)问题得到的是一个上限。但实际上,较低的数据率可以得到较好的差错表现。假设我们选择的数据率为最高理论上限的2/3。若要达到这个数据率,需要有几个电平的信号?

a.
$$C = B \log_2(1 + SNR) = 10^6 \log_2(1 + 63) = 6MHz$$

b.
$$C = \frac{2}{3} * 6MHz = 4MHz$$
$$C = 2B \log_2 M$$

$$4 * 10^6 = 2 * 10^6 \log_2 M$$
 \longrightarrow $M = 4$



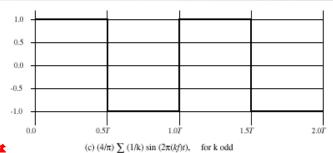
3.21 假设信道所要达到的容量为20 Mbps,信道的带宽为3 MHz,且噪声为白(热)噪声, 为了达到这一信道容量,要求信噪比为多少?

答案:
$$C = B \log_2 (1 + SNR)$$

 $20 \times 10^6 = 3 \times 10^6 \times \log_2 (1 + SNR)$
 $\log_2 (1 + SNR) = 6.67$
 $1 + SNR = 102$
 $SNR = 101$



- 图3.7(c)中的方波周期为T=1 ms,经过了一个允许8 kHz以下的频率无衰减通过的低通 滤波器。
 - a. 计算输出波形的功率。
 - b. 假设这个滤波器的输入中有热噪声电压,且其 $N_0 = 0.1 \, \mu \text{W/Hz}$,计算以分贝为单位的 输出信噪比。



$$P = \frac{1}{T} \int_0^T \left| x(t) \right|^2 dt$$

a.
$$s(t) = \frac{4}{\pi} (\sin 2\pi f t + \frac{1}{3} \sin 2\pi (3f) t + \frac{1}{5} \sin 2\pi (5f) t + \frac{1}{7} \sin 2\pi (7f) t)$$

$$p(t) = \left(\frac{4}{\pi}\right)^2 \left(\frac{1}{2} \left(1 + \frac{1}{9} + \frac{1}{25} + \frac{1}{49}\right)\right) = 0.95W$$

b.
$$N = BN_0 = 8KHz * \frac{0.1\mu W}{Hz} = 0.8mW$$

 $SNR_{db} = 10log_{10}(\frac{0.95W}{0.8 * 10^{-3}W}) = 30.75dB$



第4章传输媒体



课本:

4. 1; 4. 2; 4. 14; 4. 15; 4. 17



但2.1 假设数据被存储在容量为8.54 GB的单面双层DVD中,每张DVD的质量为15 g。假设一列从伦敦开往巴黎的欧洲之星列车上装载了10⁴ kg的这种DVD。行程总长度为640 km,列车运行时间为2小时15分钟。这个系统的数据传输速率是多少比特每秒。

时间:
$$2 * 60 * 60 + 15 * 60 = 8100s$$

数据:
$$(8.54 * 10^9) * \frac{10^7}{15} = 5.693 * 10^{15} bits$$

数据率:
$$\frac{5.693 * 10^{15}}{8100} = 703$$
Gbps



4.2 已知某电话线具有20 dB的损耗。测得输入信号功率为0.5 W,同时测得输出噪声功率为4.5 μW。利用这些数值计算以分贝为单位的输出信噪比。

答案:

损耗:
$$10 \log_{10} \left(\frac{P_{in}}{P_{out}} \right) = 20 dB$$

输出功率: $P_{out} = 0.01 * P_{in} = 0.005W$

输出信噪比:
$$SNR = \frac{P_{out}}{N} = \frac{0.005}{4.5*10^{-6}} = 1.11*10^3$$

输出信噪比: $SNR_{db} = 10 \log_{10} 1.11 * 10^3 = 30 dB$



- 假设发送器产生的功率为50 W。
 - a 请写出以dBm 和dBW 为单位的发送功率。
 - b. 如果将发送器的功率应用到单位增益天线,且载波为900 MHz,那么在自由空间距离 为100 m 的地方接收到的功率为多少dBm?
 - c. 如果其他条件不变,距离变为10 km,那么接收到的功率又是多少dBm?
 - d. 现在假设接收天线的增益为2, 重复(c)。

(Page 97)
$$\frac{P_t}{P_r} = \frac{(4\pi d)^2}{\lambda^2} = \frac{(4\pi f d)^2}{c^2}$$

$$\frac{P_t}{P_r} = \frac{(4\pi)^2 (d)^2}{G_r G_t \lambda^2}$$

- (a) 发生器的发送功率为 17dBW = 47dBm
- (b) $L = 10 \lg(\frac{4\pi df}{c})^2 = 71.5 \text{dBW}, P = 17 71.5 + 30 = -24.5 \text{dBm}$
- (c) $L = 10 \lg(\frac{4\pi df}{c})^2 = 111.5 \text{dBW}, P = -64.5 \text{dBm}$
- (d) $L = 10 \lg(\frac{4\pi df}{\sqrt{2}})^2 = 108.5 \text{dBW}, P = -61.5 \text{dBm}$



- 4.15 某微波发送器的输出功率为0.1 W, 频率为2 GHz。假设这个发送器用于某微波通信系统
 - 中,在这个系统中发送天线和接收天线都是抛物而反射天线,直径为1.2 m。
 - a. 两个天线的增益分别是多少dB?
 - b. 考虑到天线增益, 发送信号的有效发射功率是多少?
 - c. 如果接收天线的位置在距发送天线24 km处,且通过自由空间传输,那么在接收天线周围的有效信号功率是多少dBm?

答案: (Page 90)

$$G = \frac{4\pi A_e}{\lambda^2} = \frac{4\pi f^2 A_e}{c^2}$$

有效面积为0.56A

$$A = \pi r^2$$

(a)
$$G = \frac{4\pi 0.56 * 0.6^2 \pi f^2}{c^2} = 353.3$$
, $G_{dB} = 10 \lg G = 25.5 \text{dB}$

$$\frac{P_t}{P_r} = \frac{(4\pi)^2 (d)^2}{G_r G_t \lambda^2}$$

- (b) P = 0.1W = -10dBW, $P_{eff} = -10dBW + 25.5dBW = 15.5dBW$
- (c) $L = -20 \lg(f) + 20 \lg(d) 10 \lg(A_1 A_2) + 169.54 dB = 75.1 dB$. P = -10 75.1 = -75.1 =

-85.1
$$dBW = -55.1 dBm$$
 (Page 98)



417)已知某电视台需要向80 km以外的观众发送信号,判断其天线高度。

$$d = 3.57\sqrt{Kh}$$
, with $K = 4/3$ $h = 376.62m$



第5章信号编码技术



课本:

```
5.5; 5.7; 5.9;
```

5. 12; 5. 16; 5. 17; 5. 21; 5. 23(a)(b)(c); 5. 25



5.5 考虑下面的信号编码技术,输入的数据为二进制数据 a_m ,其中 $m=1, 2, 3, \cdots$ 。处理过程分两步,首先产生一个新的二进制数

$$b_0 = 0$$

 $b_m = (a_m + b_{m-1}) \mod 2$

然后对它进行编码

$$c_m = (b_m - b_{m-1})$$

在接收端, 原数据由以下算法恢复

$$a_m = c_m \mod 2$$

- a. 证明接收到的am与被传输的am相等。
- b. 这是一种什么类型的编码。

答案:

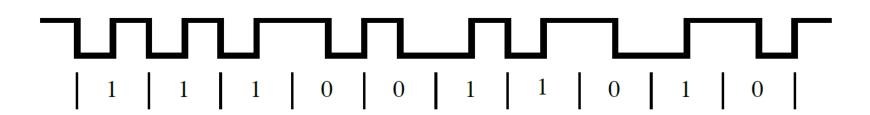
a.
$$c_m = b_m - b_{m-1} = (a_m + b_{m-1}) - b_{m-1} = a_m$$

b. 双极性 -AMI

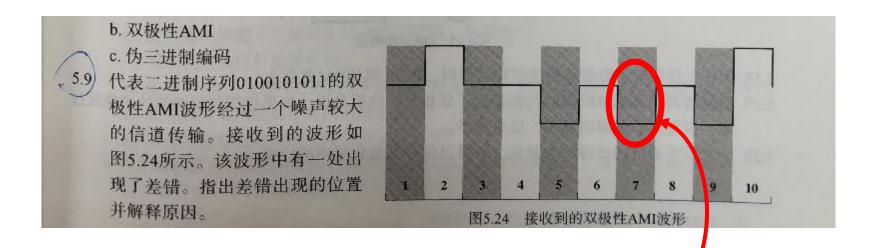


(5.7) 图5.23中的波形图是用曼彻斯特编码后的二进制数据流。判断比特周期的起始时间和终止时间(也就是说,提取时钟信息),并写出其数据序列。

图5.23 曼彻斯特码流









5.12 一个正弦波用于两种不同的信号传输机制: (a) PSK; (b) QPSK。信号元素的持续时间为 10⁻⁵ s。如果接收到信号形式如下:

$$s(t) = 0.0025 \sin(2\pi 10^6 t + \theta) \text{ V}$$

并且假设在接收器处测得噪声功率为 2.5×10^8 W,分别计算这两种情况下的 E_b/N_o (dB)。

答案:

 T_s =信号元素时间, T_b =比特时间,A=0.0025 (振幅)

a.
$$T_s = T_b = 10^{-5} \text{ sec}$$

$$P = \frac{1}{T_s} \int_{0}^{T_s} s^2(t) = \frac{A^2}{2}$$

$$E_b = P \times T_b = P \times T_s = \frac{A^2}{2} \times T_s; \quad N_0 = 2.5 \times 10^{-8} \times T_s$$

$$\frac{E_b}{N_0} = \frac{\left(A^2/2\right) \times T_s}{2.5 \times 10^{-8} \times T_s} = 125; \left(E_b/N_0\right)_{\text{dB}} = 10\log 125 = 20.97\text{dB}$$

b.

$$T_b = \frac{T_s}{2}$$
; $E_b = P \times \frac{T_s}{2}$; $N_0 = 2.5 \times 10^{-8} \times T_s$
 $(E_b/N_0) = 62.5$ $(E_b/N_0)_{\text{dB}} = 10 \log 62.5 = 17.96 dB$



答案: Page (118)

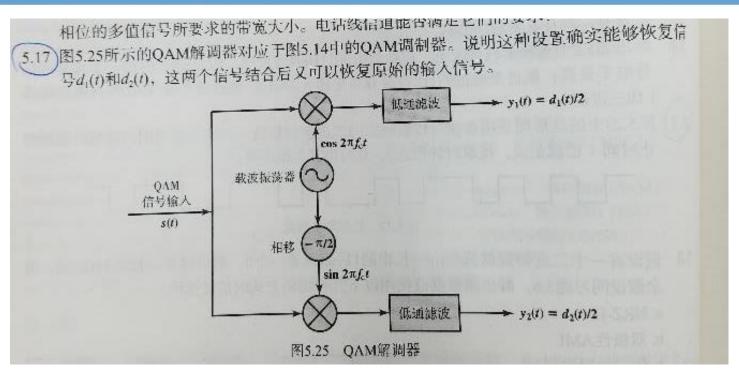
QPSK: B_T = $R(1+r) / log_2 L = 2400x(1+1) / log_2 4 = 2400 Hz$

能满足传输要求。

如果是 8PSK: $B_T = R(1+r)/log_2L = 4800x(1+1)/log_28 = 3200Hz$

不能满足传输要求。





答案: $s(t) = d_1(t)\cos w_c t + d_2(t)\sin w_c t$

$$s(t) \cos w_c t = d_1(t) \cos^2 w_c t + d_2(t) \sin w_c t \cos w_c t$$

$$= (1/2)d_1(t) + (1/2)d_1(t) \cos^2 w_c t + (1/2)d_2(t) \sin^2 w_c t$$

$$s(t) \ sinw_c t = d_1(t) \ cosw_c t \ sinw_c t + d_2(t) sin^2 w_c t \\ = (1/2)d_1(t) \ sin^2 w_c t + (1/2)d_2(t) - (1/2)d_2(t) \ cos^2 w_c t$$

$$y_1(t) = (1/2)d_1(t); y_2(t) = (1/2)d_2(t)$$



- (5.21) 考虑这样一个声音信号,它的频谱成分在300~3000 Hz之间。假设使用每秒7000个样本
 - a. 当SNR = 30 dB时,需要多少个单位量化值?
 - h. 所要求的数据率是多少?

答案: (Page 122)

a.
$$SNR_{dB} = 20lg2^{n} + 1.76dB = 6.02n + 1.76dB$$

 $SNR_{dB} = 30dB \longrightarrow n = 5$
 $2^{5} = 32$

$$b.7000 * 5 = 35kbps$$



6.23)—个PCM编码器接收到的信号具有10 V的满标(full-scale)电压,并且使用均匀量化生成8比特编码。最大归一量化电压为1-2⁻⁸。试求: a. 归一步长值; b. 实际步长值(V); c. 实际最大量化电平(V); d. 归、化的分辨率; c. 头际分辨率; l. 百万比分辨率。5.24 假设对图5.26所示的模拟波形进行域 只需要

a.
$$2^{-8} = 0.003906$$

b.
$$10 * 0.003906 = 0.03906 \text{ V}$$

c.
$$10 * (1 - 2^{-8}) = 9.961 \text{ V}$$



床位调制(PPM)是一种通过数字输入值来确定窄脉冲的时钟相对位置的编码方案。此方法多应用于光通信系统,如光纤、红外局域网和红外遥控。这些系统对效率的要求很高,但很少或不存在外部干扰。传输采用的是强度调制机制,即信号存在则对应于二进制1,信号不存在则对应于二进制0。

- a. IEEE 802.11的1 Mbps红外标准使用了16-PPM机制。其中每4个数据位视为一组,被映 射成一个16-PPM符号,每个符号是一个16比特的二进制串。这个16比特二进制串由 15个0和一个1组成,因此根据二进制1在串中的位置就能对0~15之间的某个值进行 编码。
 - al. 此传输的周期(比特与比特之间的时间)是多少? 对于相应的红外脉冲传输:
 - a2. 脉冲(1值)与脉冲之间的平均时间间隔是多少? 相应的脉冲性终平的地方只会
 - a3. 相邻脉冲之间的最小时间间隔是多少?
 - a4. 脉冲与脉冲之间的最大时间间隔是多少?
- b. 对2 Mbps红外标准使用的4-PPM机制重复a题。在这种机制中,每两个数据位被视为一组,映射成一个4比特的序列。

a1.
$$1Mbps \rightarrow 10^{-6} = 1\mu s$$

a2. 4bits
$$\rightarrow 4\mu s$$

a3. 000 ... 001和100 ... 000 →
$$\frac{4\mu s}{16}$$
 = 0.25 μs

$$a4.$$
 100 ... 000和000 ... 001 → 31 * 0.25μs = 7.75μs

b1.
$$2Mbps \rightarrow 1/(2*10^{-6}) = 0.5\mu s$$

*b*2.
$$2bits \rightarrow = 1\mu s$$

$$b3. \ 0001$$
 $\pi 1000 \rightarrow = \frac{1\mu s}{4} = 0.25 \mu s$

$$b4. 1000和0001 \rightarrow 7*0.25\mu s = 1.75\mu s$$



第6章 差错检测与纠正



课本:

6. 6; 6. 10 (a); 6. 13 (b) (c); 6. 17



(6.6) 为数据块E3 4F 23 96 44 27 99 F3计算其因特网检验和。再进行验证计算。

答案:

E34F

a. 计算:(局部和) E34F 106E5 06E6 4BD0 E500 1AFF b. 校验:(局部和)

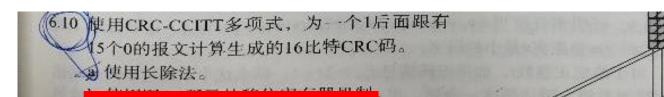
4BD0

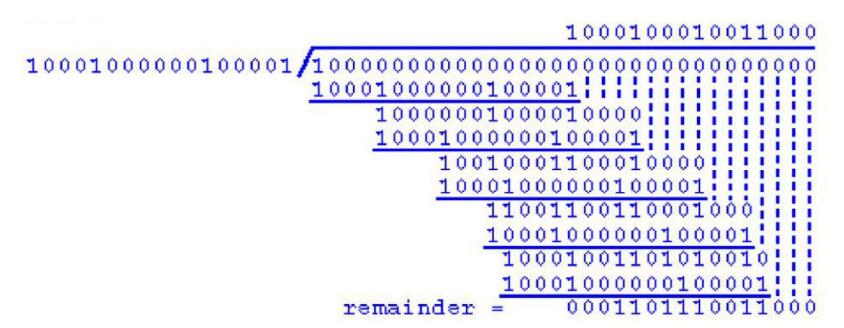
106E5 06E6

E500

FFFF









146

某CRC的结构可用于为11比特报文生成4比特的FCS。生成3项式为 X^4+X^3+1 。

- - b. 用这个生成多项式将比特序列10011011100(最左边的是最低位)编码,并写出码字。
 - c. 现在假设在这个码字中的第7个比特(从最低位数起)有差错,请指出差错检测算法
 - 是如何检测到这个差错的。 v4 V11 请为比特序列10010011011编码

答案:

→ 低位

b. Data =
$$100111011100$$

 $M(X) = 1 + X^3 + X^4 + X^6 + X^7 + X^8$
 $X^4M(X) = X^{12} + X^{11} + X^{10} + X^8 + X^7 + X^4$

$$\frac{X^4M(X)}{P(X)} = X^{12} + X^{11} + X^{10} + X^8 + X^7 + \frac{X^2}{P(X)}$$

c. Code = 0 0 1 0 1 0 0 0 1 0 1 1 1 0 0
$$\frac{T(X)}{P(X)} \rightarrow 1$$



- (6.17) 6.6节讨论了以最小距离作为选择依据的块纠错码。也就是说、假设某编码由s个等可能 性的码字组成,每个码字的长度为n,那么对每个接收到的序列v,接收器会为它选择一 个码字w, 使距离d(w, v)最小。我们希望证明这种机制从下述角度来看是"理想"的。 即当接收器收到给定v的序列时,该序列为码字w的概率p(w|v)最大。因为我们假设所有 码字出现的机会是均等的,所以使p(w|v)最大的码字与使p(v|w)最大的码字是一致的。
 - a. 要使码字在w接收时变成v,必须在传输中产生恰好d(w,v)个差错。这些差错必须发生 在w和v中不相同的比特上。假设β是特定比特在传输中出错的概率, n是码字的长度, 写出 $p(\mathbf{v}|\mathbf{w})$ 作为 β , $d(\mathbf{w},\mathbf{v})$ 和n的函数表达式。提示:差错的比特数是 $d(\mathbf{w},\mathbf{v})$,而没有
 - b. 再通过计算 $p(\mathbf{v}|\mathbf{w}_1)/p(\mathbf{v}|\mathbf{w}_2)$ 比较两个不同的码字 \mathbf{w}_1 , \mathbf{w}_2 的 $p(\mathbf{v}|\mathbf{w}_1)$ 和 $p(\mathbf{v}|\mathbf{w}_2)$ 。
 - b. 再通过173p(v|w₁) > p(v|w₂)。这就证明了使

a.
$$p(\boldsymbol{v}|\boldsymbol{w}) = \beta^{d(\boldsymbol{w},\boldsymbol{v})} \times (1-\beta)^{n-d(\boldsymbol{w},\boldsymbol{v})}$$
.

b.
$$\frac{p(\boldsymbol{v}|\boldsymbol{w}_1)}{p(\boldsymbol{v}|\boldsymbol{w}_2)} = \beta^{d(\boldsymbol{w}_1,\boldsymbol{v}) - d(\boldsymbol{w}_2,\boldsymbol{v})} \times (1-\beta)^{d(\boldsymbol{w}_2,\boldsymbol{v}) - d(\boldsymbol{w}_1,\boldsymbol{v})} = \left(\frac{\beta}{1-\beta}\right)^{d(\boldsymbol{w}_1,\boldsymbol{v}) - d(\boldsymbol{w}_2,\boldsymbol{v})}$$

c. 由
$$\beta < 0.5$$
, $\frac{\beta}{1-\beta} < 1$, 因此 $f(x) = \left(\frac{\beta}{1-\beta}\right)^x$ 单调递减。

因此当且仅当
$$d(\boldsymbol{w}_1, \boldsymbol{v}) < d(\boldsymbol{w}_2, \boldsymbol{v})$$
时,有 $\frac{p(\boldsymbol{v}|\boldsymbol{w}_1)}{p(\boldsymbol{v}|\boldsymbol{w}_2)} > \left(\frac{\beta}{1-\beta}\right)^0 = 1$,即 $p(\boldsymbol{v}|\boldsymbol{w}_1) > p(\boldsymbol{v}|\boldsymbol{w}_2)$ 。

总结



问题?

殷亚凤

yafeng@nju.edu.cn
http://cs.nju.edu.cn/yafeng/
Room 901, Building of CS

