

$$P_r(x=1) = \frac{1}{2} \quad P_r(x=2) = \frac{1}{4} \quad P_r(x=3) = \frac{1}{8} \quad P_r(x=4) = \frac{1}{8}$$

Wahrsch.

$y \backslash x$	1	2	3	4
1	$\frac{1}{8}$	$\frac{1}{16}$	$\frac{1}{32}$	$\frac{1}{32}$
2	$\frac{1}{16}$	$\frac{1}{8}$	$\frac{1}{32}$	$\frac{1}{32}$
3	$\frac{1}{16}$	$\frac{1}{16}$	$\frac{1}{16}$	$\frac{1}{16}$
4	$\frac{1}{4}$	0	0	0

$P(x, y)$   
 $xy$

• Wahrsch.

$$\rightarrow P(y=1) = \frac{1}{4}$$

$$\rightarrow P(y=2) = \frac{1}{4}$$

$$\rightarrow P(y=3) = \frac{1}{4}$$

$$\rightarrow P(y=4) = \frac{1}{4}$$

$$H\left(\frac{1}{8}, \frac{1}{16}, \frac{1}{32}, \frac{1}{32}\right)$$

$$H(x, y) = \sum_x \sum_y P(x, y) \lg \frac{1}{P(x, y)} = \frac{1}{8} \lg 8 + \frac{1}{16} \lg 16 + 2 \times \frac{1}{32} \lg 32$$

$$+ \frac{1}{16} \lg 16 + \frac{1}{8} \lg 8 + 2 \times \frac{1}{32} \lg 32 + H\left(\frac{1}{16}, \frac{1}{16}, \frac{1}{16}, \frac{1}{16}\right) + H\left(\frac{1}{4}, 0, 0, 0\right)$$

$$\Rightarrow H(y) = H\left(\frac{1}{4}, \frac{1}{4}, \frac{1}{4}, \frac{1}{4}\right) = \log_2 4 = 2$$

$$\Rightarrow H(x) = H\left(\frac{1}{2}, \frac{1}{4}, \frac{1}{8}, \frac{1}{8}\right)$$

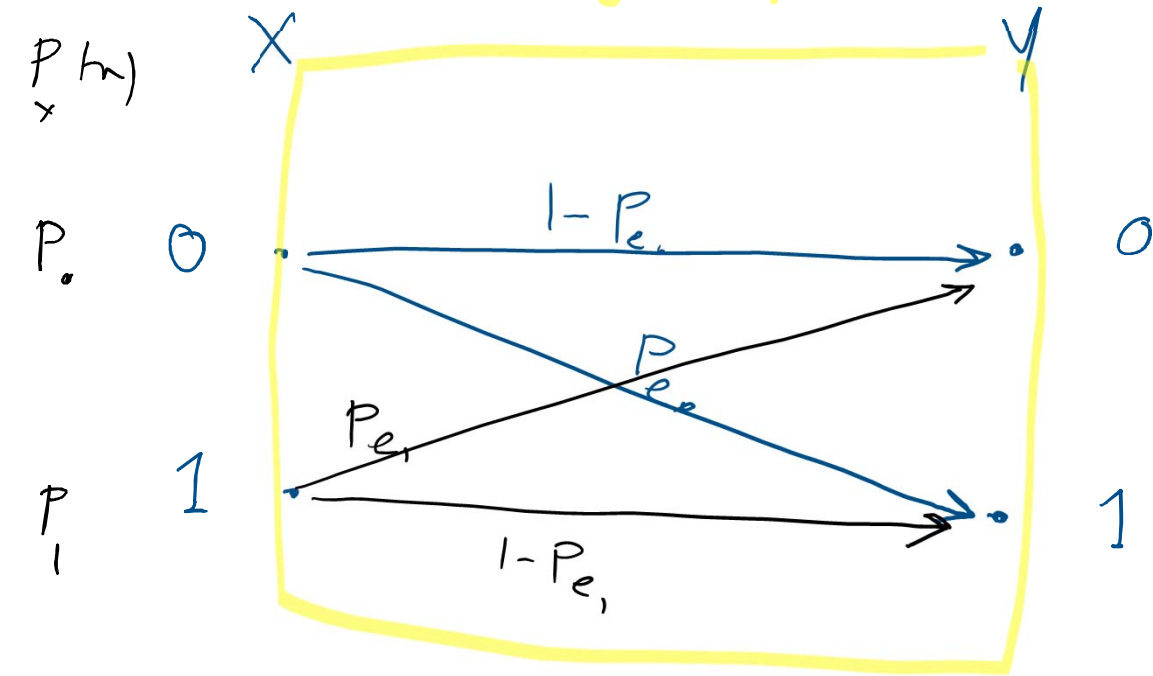
---

Channel Capacity      ظرفیت کانال

مثال - کانال های با نویزی

کانال های با نویزی می از مقدار  $x$  مدلهای برای بیان کانال های با نویزی در مختصات است

$P(y|x)$



$$P(y=0 | x=0) = 1 - P_e$$

$$P(y=1 | x=0) = P_e$$

$$P(y=0 | x=1) = P_e$$

$$P(y=1 | x=1) = 1 - P_e$$

اگر  $P_{e_0} = P_{e_1} = P_e$  آنگاه کانال را یک کانال ایزتری می‌توانیم نام ببریم.

Binary Symmetric channel (BSC)

کدام مقدار بیشترین مدل‌های مورد استفاده برای کانال‌های گسسته است.

$$C_{BSC} = \max_{P_X(n)} I(X; Y) = \max_{P_X(n)} (H(Y) - H(Y|X))$$

$$H(Y|X) = \sum_{P(x)} \{ H(Y|X=x) \}$$

$$= P_0 H(Y|X=0) + P_1 H(Y|X=1)$$

$$H(Y|X) = P_0 H(P_e) + P_1 H(P_e) = H(P_e)$$

$$C_{Bsc} = \max_{P(x)} \left( H(Y) - \overbrace{H(Y|X)}^{H(P_e)} \right) = \max_{P(x)} H(Y) - \underbrace{H(P_e)}_{P(x)}$$

بازرسی بتنازل مسئله توزیع بلزانت  $x$ ، توزیع بلزانت  $y$ ، استغری (عدد داریم)

$$H_{\max}(Y) = H\left(\frac{1}{2}\right) = 1$$

راه حل کلی: ابتدا با یک قضیه احتمال کلی  $P(y)$  در دست می آیدیم و  $H(y)$  را محاسبه کنیم  
 و از  $H(y)$  سبب:  $P(x)$  مشتق گیری می کنیم در برابر همز صریحی (صفر تا ما نرم می دگر  
 $H(y)$  به دست بیاید. (اگر تعداد بر صفر باشد، معرله توزیع بلند است  $x$ ، به توزیع بلنوا می

قضیه احتمال کلی

مخبر می شود که به راهی حل می شود

$$P_r(y=0) = P \cdot \overbrace{P(y=0|x=0)}^{1-P_e} + P_1 \cdot \overbrace{P(y=0|x=1)}^{P_e} = P \cdot (1-P_e) + P_1 P_e$$

$$P_r(y=1) = P_1 \cdot P(y=1|x=1) + P \cdot P(y=1|x=0) = P_1 (1-P_e) + P P_e$$

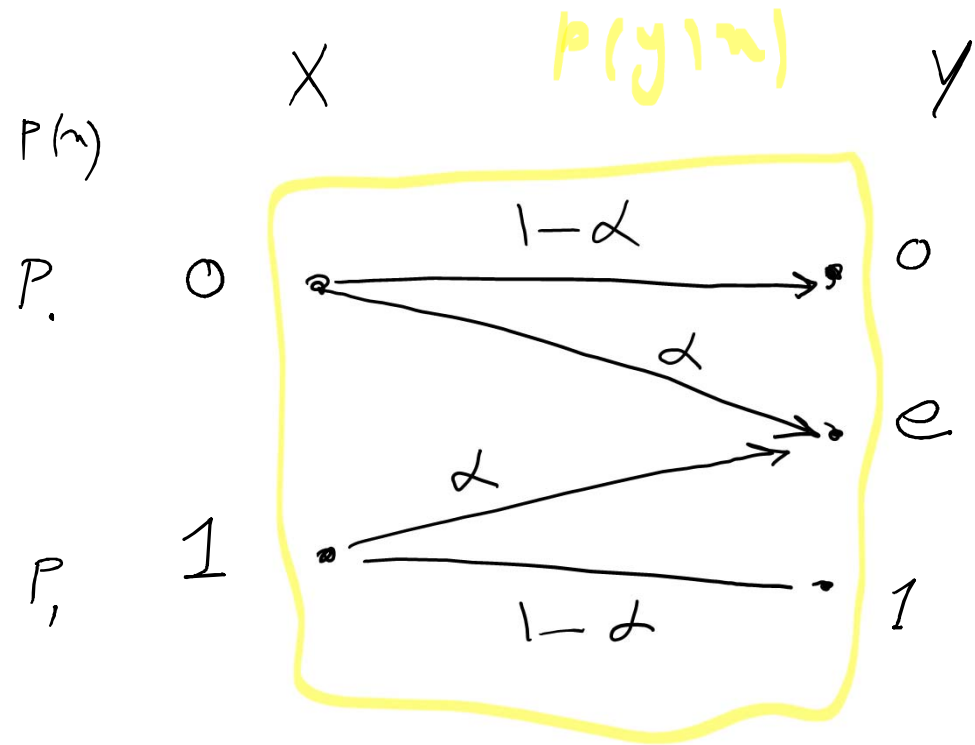
$$\frac{\partial H(\gamma)}{\partial P_0} = 0, \quad \frac{\partial H(\gamma)}{\partial P_1} = 0$$

$$\Rightarrow P_0 = P_1 = \frac{1}{2}$$

$$\Rightarrow C_{BSC} = 1 - H(P_e)$$

نکته: ظرفیت کانال برای حالت نامستقر به سمت بی‌نهایت میل می‌کند.

(Binary Erasure Channel)



BEC  $Ji\bar{b}$ ,  $Ji\bar{e}$

$P(y|x)$

$$P(Y=0 | X=0) = 1-\alpha$$

$$P(Y=e | X=0) = \alpha$$

$$P(Y=1 | X=1) = 1-\alpha$$

$$P(Y=e | X=1) = \alpha$$



$$C = \max_{P(x)} I(x; y) = \max_{P(x)} (H(y) - H(y|x))$$

$$H(y|x) = E_{P(x)} \{ H(y|x=x) \} = P_0 H(y|x=0) + P_1 H(y|x=1)$$

$$H(y|x) = P_0 H(\alpha) + P_1 H(\alpha) = H(\alpha)$$

$$C = \max_{P(x)} (H(y) - \overbrace{H(y|x)}^{H(\alpha)}) = \max_{P(x)} H(y) - H(\alpha)$$

Frei  
↓

$P(y) \sim B-$

$$P_r(y=0) = P_0 P(y=0 | x=0) = P_0 (1-\alpha)$$

$$P_r(y=1) = P_1 P(y=1 | x=1) = P_1 (1-\alpha)$$

$$P_r(y=e) = P_0 \overbrace{P(y=e | x=0)}^{\alpha} + P_1 \overbrace{P(y=e | x=1)}^{\alpha} = \alpha$$

$$\Rightarrow H(y) = H(P_0(1-\alpha), P_1(1-\alpha), \alpha)$$

$$= -P_0(1-\alpha) \lg P_0(1-\alpha) - P_1(1-\alpha) \lg P_1(1-\alpha) - \alpha \lg \alpha$$

$$\frac{\partial H(y)}{\partial p_0} = 0, \quad \frac{\partial H(y)}{\partial p_1} = 0$$

$$\frac{\partial H(y)}{\partial p_0} = - (1-\alpha) \log p_0 (1-\alpha) - p_0 (1-\alpha) (1-\alpha) \frac{1}{p_0} \log^2 = 0$$

$$\frac{\partial H(y)}{\partial p_1} = 0$$

$$\Rightarrow p_0 = p_1 = \frac{1}{2}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} P_r(y=0) = \frac{1-\alpha}{2} \\ P_r(y=1) = \frac{1-\alpha}{2} \\ P_r(y=e) = \alpha \end{cases}$$

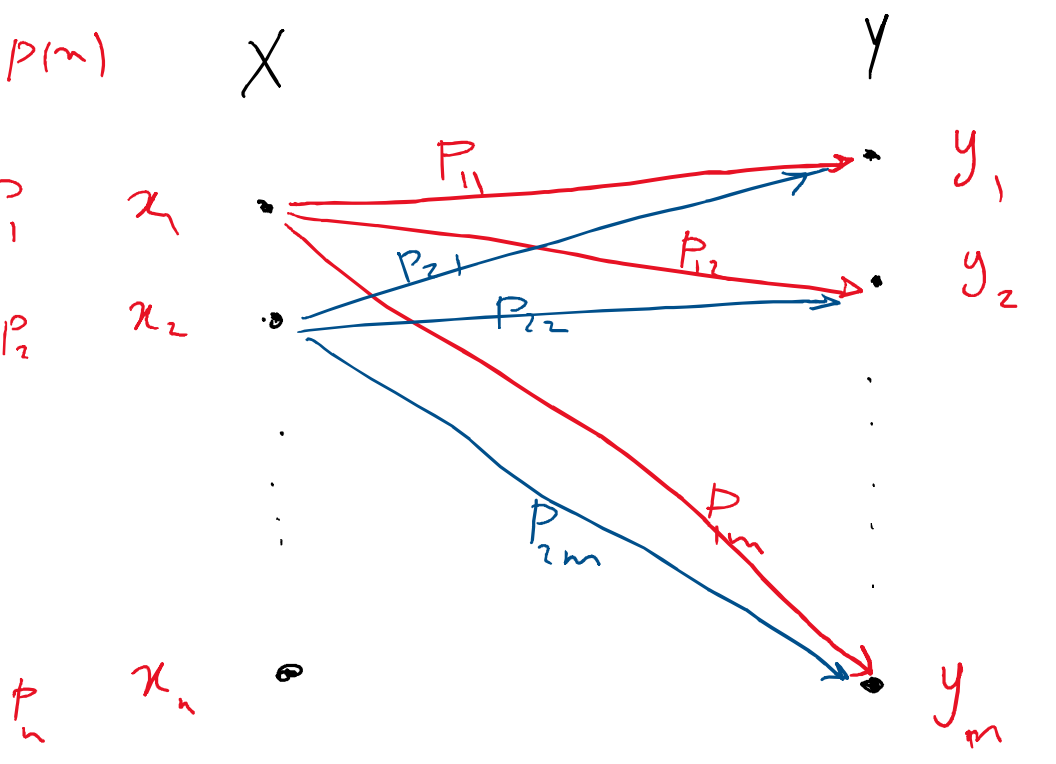
$$\Rightarrow C_{BEC} = H\left(\frac{1-\alpha}{2}, \frac{1-\alpha}{2}, \alpha\right) - H(\alpha)$$

$$\Rightarrow C_{BEC} = -\frac{1-\alpha}{2} \times 2 \log\left(\frac{1-\alpha}{2}\right) - \alpha \log \alpha - H(\alpha)$$

$$\Rightarrow C_{BEC} = -\underbrace{(1-\alpha) \log(1-\alpha)}_{\text{red bracket}} + \underbrace{(1-\alpha) \log 2}_{\text{red bracket}} - \alpha \log \alpha - H(\alpha)$$

$$\Rightarrow C_{BEC} = 1 - \alpha$$

ما به  $P(y|x)$  که احتمال  $y$  مشاهده می‌شود، بر اساس  $x$  می‌توانیم آن را در سیستم‌های مختلف تعریف کنیم. برای این منظور، سلفه  $P(y|x)$  را بر صورت ماتریس  $P$  که به آن ماتریس انتقال  $P$  می‌گویند می‌نویسند.



در این سیستم، تعداد ورودی‌ها و خروجی‌ها برابر است که تعداد ورودی‌ها و خروجی‌ها برابر باشند.

$|X| = |Y| \Rightarrow n = m$

$$P(y|x) = P_r(y=y \mid x=x)$$

$$P_r(y=y_j \mid x=x_i) \equiv P_{ij}$$

$$\left[ P_{ij} \right]_{n \times m} = \begin{array}{c|cccc} & \begin{array}{c} Y \\ X \end{array} & y_1 & y_2 & \dots & y_m \\ \hline x_1 & P_{11} & P_{12} & \dots & \dots & P_{1m} \\ x_2 & P_{21} & P_{22} & \dots & \dots & P_{2m} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \\ x_n & P_{n1} & P_{n2} & \dots & \dots & P_{nm} \end{array}$$

با توجه به نرمالیزه بودن توابع احتمال همراه داریم  $\sum_j P_{ij} = 1, \forall i$

در سن شرط ستارن این است که سطوحی ماتریس گذار، جا بلتیت بلد بر باشند.

در سن شرط ستارن این است که ستون های ماتریس گذار جا بلتیت بلد بر باشند.

در ادامه ی ضرایب صرفت را برای این مثال ستارن محاسبه کنیم. می داریم

$$C = \max_{P^{(1)}} I(x; y) = \max_{P^{(2)}} (H(y) - H(y|x))$$

$$H(Y|X) = \sum_{P(x)} \{ H(Y|X=x) \}$$

$$H(Y|X=x_1) = H(P_{11}, P_{12}, \dots, P_{1m}) = H(\text{سطر اول ماتریس}) = H(\underline{Y})$$

$$H(Y|X=x_2) = H(P_{21}, P_{22}, \dots, P_{2m}) = H(\text{سطر دوم ماتریس}) = H(\underline{Y})$$

⋮

$$H(Y|X=x_n) = H(P_{n1}, P_{n2}, \dots, P_{nm}) = H(\text{سطر n ام ماتریس}) = H(\underline{Y})$$

سطرهای قابلیت بلدیتر هستند



$$\Rightarrow H(y|x) = \sum_{P(m)} \{ H(y|x=r) \} = \sum_{P(m)} \{ H(\underline{r}) \} = H(\underline{r})$$

$$\Rightarrow C = \max_{P(m)} \left( H(y) - \overbrace{H(y|x)}^{H(\underline{r})} \right) = \max_{P(m)} H(y) - H(\underline{r})$$

باید به یادماند که هر چه  $x$  توزیع یکنواخت‌تر،  $y$  نیز توزیع یکنواخت‌تر است.  $H(y)$  را می‌توان به کمک  $H(\underline{r})$  از آن استخراج کرد.

$$H_{\max}(y) = \log |\gamma|$$

$$\Rightarrow C = \log |\gamma| - H(\underline{r})$$

(آبیل استفاده برای مثال‌های مشخص)

همان طور که دیدیم، در حل این مسأله از آنکه تعداد ورودی ها با تعداد خروجی ها برابر است و آنکه  
 سرن ها قابلیت بلک فریسند، به طور مستقیم استفاده ای نکردیم. بنابراین در ادامه می بینیم  
 نشان صغیف اینز برای کانال های گسسته تعریف کنیم. صحابه  $P(y)$  در این راستا به ما کمک  
 می کند.

$$P_r \{ y = y_1 \} = \sum_{i=1}^n \overbrace{P_i} P(y = y_1 | x = x_i)$$

$$P_r \{ y = y_j \} = \sum_{i=1}^n P_i P(y = y_j | x = x_i) = \sum_{i=1}^n P_i P_{ij}$$

$$P_r \{ y = y_m \} = \sum_{i=1}^n P_i P(y = y_m | x = x_i) = \sum_{i=1}^n P_i P_{im}$$

به دلیل تقارن، توزیع کمبوات  $x$ ، توزیع کمبوات  $y$  را بر دست می دهد یعنی اگر داشته

$$P_1 = P_2 = \dots = P_n = \frac{1}{|\lambda|}$$

جمع دست سون از ما ترسی لزار  $= c$

توزیع کمبوات  $y$

$$\Rightarrow P_r \{ y = y_j \} = \frac{1}{|\lambda|} \sum_{i=1}^n P_{ij} = \frac{c}{|\lambda|} = \frac{1}{|\lambda|}$$

$$c = 1$$

اگر  $|\lambda| = |\lambda|$  برقرار باشد، داریم

$$c = \frac{|\lambda|}{|\lambda|}$$

در غیر این صورت

⇐ شرط تقارن ضعیف اسی تراستم به هر دو تا زیر تعریف کنیم

۱- سطرها حاصل یکدیگر باشند

۲- حاصل جمع سون ها با هم برابر باشند

به عنوان مثال، طرفین مثال صای زیر را محاسبه کنید

$$[P_{ij}] = \begin{bmatrix} 0.3 & 0.2 & 0.5 \\ 0.5 & 0.3 & 0.2 \\ 0.7 & 0.5 & 0.3 \end{bmatrix} \rightarrow \text{صفهان}$$

$$[P_{ij}] = \begin{bmatrix} \frac{1}{2} & \frac{1}{3} & \frac{1}{6} \\ \frac{1}{6} & \frac{1}{3} & \frac{1}{2} \end{bmatrix} \rightarrow \text{توازن معین}$$

$$[P_{ij}] = \begin{bmatrix} 1-P_e & P_e \\ P_e & 1-P_e \end{bmatrix} \rightarrow \text{BSC}$$

$$[P_{ij}] = \begin{bmatrix} 1-P_{e1} & P_{e1} \\ P_{e2} & 1-P_{e2} \end{bmatrix}$$

نه متوازن است و نه معین دارد

$$[P_{ij}] = \begin{matrix} & \begin{matrix} x/y & 0 & e & 1 \end{matrix} \\ \begin{matrix} 0 \\ 1 \end{matrix} & \begin{bmatrix} 1-\alpha & \alpha & 0 \\ 0 & \alpha & 1-\alpha \end{bmatrix} \end{matrix}$$

→ فرکانس دارد و فرکانس ضعیف  
(BEC)

برای هر  $\gamma$  که  $\gamma > 0$  باشد، فرکانس ضعیف داشته باشد داریم

$$C = \log |\gamma| - H(\underline{r})$$

$$C = \max_{P(x)} I(x; Y)$$

$$I(x; y) = H(y) - H(y|x)$$

$$I(x; y) = H(x) - H(x|y)$$

• برخی خصوصیات ظرفیت کانال

1- ظرفیت غیر منفی است •  $C \geq 0$  زیرا  $I(x; y) \geq 0$

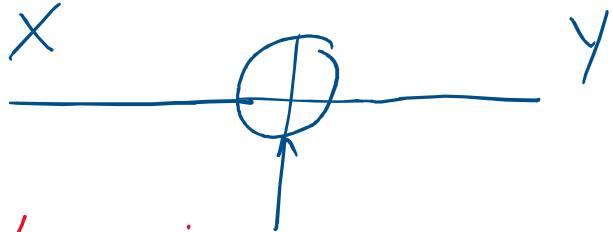
$$C \leq \max H(y) = \log |Y| \quad -2$$

$$C \leq \max H(x) = \log |X| \quad -3$$

همان طور که گفتیم در این بخش، کانال های گسسته را مد نظر قرار دادیم. اما یک کانال پیوسته  
 به عنوان کانال جمع شونده گوسی در رسم های مختار است. کاربرد زیادی دارد که در این  
 بخش می خواهیم با رابطه طرفیت آن آشنا شویم (دارد صحبت تئوری امواج آن  
 کن شویم)

$$X \in \mathbb{R}$$

$$Y \in \mathbb{R}$$



$$Z \sim N(0, \sigma^2)$$

متغیر تصادفی گوسی



$$C = \max_{P(x)} I(x; y) \quad (*)$$

subject to power constraint  $P$   
 $E X^2 \leq P$

با فرض صدق (\*)  
 $\implies$

$$C = \frac{1}{2} \log \left( 1 + \frac{P}{\sigma^2} \right) \stackrel{=}{=} \frac{1}{2} \log \left( 1 + \frac{P}{N} \right)$$

$\uparrow$   
 $\sigma^2 = N$

bits / transmission

از طرف دیگری دانستیم که هر سیستم مخابراتی یک پهنای باند مشخص  $W$  دارد. اگر ابعاد  
اصولاً حالت را در این پهنای باند مشخص در نظر بگیریم و چگالی بیت ترانزیت را برابر  $\frac{N_b}{2}$   
 فرض کنیم، داریم:

$$\text{قدرت مورد نیاز} = \frac{N_b}{2} \times W \times 2 = N_b W$$

$$\Rightarrow C = W \log \left( 1 + \frac{P}{N_b W} \right) \quad \text{bit/s}$$

$$C = W \log (1 + \text{SNR}) \quad \left. \begin{array}{l} \text{SNR: Signal to Noise Power Ratio} \end{array} \right\}$$