



UNIVERSITÀ DEGLI STUDI DI TRENTO

Dipartimento Matematica

Corso di Laurea in  
Matematica

ELABORATO FINALE

# ENTROPIA E TEORIA DELL'INFORMAZIONE

Supervisore

Sonia Mazzucchi

Laureando

Claudio Meggio

Anno accademico 2016/2017

« La mia più grande preoccupazione era come chiamarla. Pensavo di chiamarla informazione, ma la parola era fin troppo usata, così decisi di chiamarla incertezza. Quando discussi della cosa con John Von Neumann, lui ebbe un'idea migliore. Mi disse che avrei dovuto chiamarla entropia, per due motivi: "Innanzitutto, la tua funzione d'incertezza è già nota nella meccanica statistica con quel nome. In secondo luogo, e più significativamente, nessuno sa cosa sia con certezza l'entropia, così in una discussione sarai sempre in vantaggio » (Claude Shannon)







# Indice

<b>Sommario</b>	<b>3</b>
<b>1 Informazione ed Entropia per variabili casuali discrete</b>	<b>4</b>
1.1 Informazione . . . . .	4
1.2 Entropia . . . . .	5
1.3 Proprietà dell'entropia . . . . .	6
1.4 Unicità dell'Entropia . . . . .	8
1.5 Principio dell'Entropia Massima . . . . .	9
1.6 Entropia nelle catene di Markov . . . . .	10
1.7 La Regola della Catena . . . . .	12
1.8 Velocità dell'Entropia . . . . .	13
<b>2 Entropia per Variabili Casuali Assolutamente Continue</b>	<b>16</b>
2.1 Entropia nel caso Continuo . . . . .	16
<b>3 Comunicazione</b>	<b>19</b>
3.1 Trasmissione di informazione . . . . .	19
3.2 Codici . . . . .	21
3.3 Regole di decisione . . . . .	24
3.4 Teorema di Shannon . . . . .	25
<b>4 Conclusioni</b>	<b>29</b>
<b>Bibliografia</b>	<b>29</b>

# Introduzione

Questa tesi si pone l'obiettivo di esplorare i concetti di Entropia ed Informazione, così come presentati nel lavoro di Claude Shannon [5] concentrandosi maggiormente su variabili casuali discrete.

Il campo dove questa teoria trova maggior applicazione è sicuramente la teoria dei codici cui verrà prestata una particolare attenzione. Ci si soffermerà soprattutto sui codici binari, i quali, attraverso i computer si sono ormai inseriti in modo indelebile nella nostra quotidianità. La portata di questi teoremi non si deve però pensare limitata a codici informatici, ma ad ogni tipo di codice che si possa definire tale, primo fra tutti il DNA il quale, grazie alla sua composizione di basi azotate, permette la codifica di amminoacidi fondamentali per la nostra esistenza. Queste applicazioni dimostrano ancora una volta che la Matematica, nonostante venga ritenuta una scienza astratta, è in grado di rapportarsi con la nostra realtà e ci indirizza nella sua comprensione.

Verrà riservato un accenno anche al *caso continuo* il quale purtroppo non ammette uno studio così elegante e proficuo a causa della mancanza di controllo che si può esercitare sulla funzione di densità di una variabile assolutamente continua.

Il "teorema fondamentale di Shannon" ci garantirà infine l'esistenza di codici che, senza ridurre la velocità di trasmissione del messaggio, forniscono una probabilità d'errore arbitrariamente piccola, permettendoci quindi di rivolgere le nostre attenzioni allo studio di nuovi codici piuttosto che alla costruzione di canali comunicativi.

# 1 Informazione ed Entropia per variabili casuali discrete

## 1.1 Informazione

Fondamentali in questa tesi saranno i concetti di Informazione ed entropia. Bisogna anzitutto specificare che in Probabilità il significato di Informazione ha un connotato diverso da quello della lingua parlata. Consideriamo ad esempio le seguenti frasi:

- i. Quando vado in palestra mi alleno
- ii. Il vincitore delle prossime elezioni sarà Claudio Baglioni
- iii. QUER W LKS E W

Istintivamente diremo che la frase contenente maggior informazione è (ii) in quanto contiene un'informazione totalmente inaspettata e nuova, seguita poi da (i) ed in fine (iii) la quale non avendo significato non conterrà nessuna informazione.

Questa scala però tiene conto sia del significato della frase sia della quantità di *sorpresa* che porta. In questo senso (iii) non ha significato, ma porta *sorpresa*, mentre (ii) contiene sia significato che sorpresa.

Nel mondo della matematica si è visto che il concetto di *significato* è difficile da esprimere e si è dunque preferito puntare sul concetto di *sorpresa* per esprimere il significato d'*informazione*.

Per definire in maniera rigorosa il concetto di **informazione** poniamoci in uno spazio di probabilità  $(\Omega, \mathcal{F}, \mathbb{P})$ .

Dati due eventi  $E_1, E_2 \in \mathcal{F}$  vogliamo che la nostra funzione d'informazione  $I$  soddisfi alcuni criteri:

1.  $I(E) \geq 0$  per ogni  $E \in \mathcal{F}$
2. se  $\mathbb{P}(E_1) \leq \mathbb{P}(E_2)$  allora  $I(E_1) \geq I(E_2)$
3. se  $E_1, E_2$  sono indipendenti allora  $I(E_1 \cup E_2) = I(E_1) + I(E_2)$

Per soddisfare queste richieste viene naturalmente in mente la funzione log, infatti:

**Definizione 1.1.1.** In uno spazio di probabilità  $(\Omega, \mathcal{F}, \mathbb{P})$  definiamo la funzione **informazione**  $I : \mathcal{F} \rightarrow \mathbb{R}^+$  come:

$$I(E) = -\log_a(\mathbb{P}(E)). \quad (1.1.1)$$

dove  $a$  è una costante positiva (in alcuni testi la funzione viene moltiplicata per  $K$ , ma tale costante è inutile dato che già scegliere la base coincide col moltiplicare per una costante, infatti:  $\log_a(x) = \frac{\log_b(y)}{\log_b(a)}$ ).

Si verifica facilmente che la funzione  $I$  così definita rispetta le proprietà preposte. L'unico intoppo nasce per un evento  $E$  tale che  $\mathbb{P}(E) = 0$  in questo caso  $I(E) = \infty$ , questa occorrenza può essere interpretata come l'incapacità di ottenere informazioni da un evento impossibile. La funzione *Informazione* possiede inoltre la proprietà di essere nulla qualora la probabilità di un evento sia 1 cioè se un evento è certo, la sua realizzazione non ci fornirà alcuna informazione.

Essendo questa funzione spesso associata a codici è comodo scegliere 2 come base del logaritmo, in



questo modo supponendo di avere una variabile casuale  $X$  con distribuzione di Bernoulli a parametro  $p = \frac{1}{2}$  (il nostro messaggio sarà definito da un codice binario  $(\{0, 1\})$  abbiamo che

$$I(X = 0) = I(X = 1) = -\log_2\left(\frac{1}{2}\right) = 1 \quad (1.1.2)$$

Per questo d'ora in avanti, salvo diversa indicazione, con  $\log$  si intenderà  $\log_2$ .

## 1.2 Entropia

Il secondo concetto fondamentale trattato in questa tesi è quello di *entropia*.

Data una variabile casuale discreta  $X$  a valori  $\{x_1 \dots x_n\}$  e con legge di probabilità  $\{p_1 \dots p_n\}$  ( $p_i := \mathbb{P}(X = x_i)$ ) non possiamo conoscere a priori il valore che assumerà  $X$  e di conseguenza non possiamo sapere quanta informazione verrà inviata. Definiamo per questo l'*entropia*.

**Definizione 1.2.1.** Si dice **entropia** di una variabile casuale discreta  $X$  il valore

$$H(X) := \mathbb{E}(I(X)) = -\sum_{j=1}^n p_j \Phi(p_j) \quad (1.2.1)$$

dove

$$\Phi(p) := \begin{cases} \log_2(p) & \text{se } p \neq 0 \\ 0 & \text{se } p = 0 \end{cases}$$

Per capire il senso di questa definizione si immagini di voler scommettere con una moneta modificata come segue:

1. esce testa con probabilità  $p_1 = 0.95$
2. esce testa con probabilità  $p_2 = 0.6$
3. esce testa con probabilità  $p_3 = 0.5$

usando la definizione di entropia otteniamo:

1.  $H_1(p_1) = 0.286$
2.  $H_2(p_2) = 0.971$
3.  $H_3(p_3) = 1$

Ovviamente nel primo caso la probabilità di predire il risultato corretto è molto alta dato che la moneta è pesantemente modificata e infatti il sistema avrà una bassa entropia, nel secondo caso l'entropia aumenta, infine nel terzo l'indecisione sarà massima e l'entropia di conseguenza.

Per convincersi di quanto detto in maniera più matematica, si ha il seguente teorema:

**Teorema 1.2.1.** Sia  $X$  una variabile casuale discreta, allora vale:

1.  $H(X) \geq 0$  e  $H(X) = 0$  se e solo se esiste un valore di  $X$ ,  $x_1$  t.c.  $\mathbb{P}(x_1) = 1$
2.  $H(X) \leq \log(n)$  e l'uguaglianza varrà solo quando  $X$  ha distribuzione uniforme

*Dimostrazione.*

1. ovviamente  $H(X) \geq 0$  perché somma di quantità positive (consideriamo gli addendi come  $-\log(x)$  e ricordando che  $x \in (0, 1]$ ). Per quanto riguarda l'uguaglianza, dato che tutti gli addendi della sommatoria sono positivi, abbiamo che  $H(X) = 0$  se e solo se  $p_j \log(p_j) = 0 \forall j$ , quindi abbiamo che  $p_j$  sarà uguale ad 1 o 0, ma non può essere che tutti i  $p_j$  siano uguali a 0 e dunque deve esistere almeno un  $p_j = 1$ .

2. per prima cosa supponiamo che  $p_j > 0$  (nel caso non lo fossero basterebbe togliere i  $p_k = 0$  e dimostrare che  $H(X) \leq \log(n - c) \leq \log(n)$  dove  $c$  è il numero di  $p_k = 0$ ).  
Dalla definizione abbiamo:

$$\begin{aligned}
H(x) - \log(n) &= -\frac{1}{\ln(2)} \left( \sum_{j=1}^n p_j \ln(p_j) + \ln(n) \right) \\
&= -\frac{1}{\ln(2)} \left( \sum_{j=1}^n p_j (\ln(p_j) + \ln(n)) \right) \\
&= -\frac{1}{\ln(2)} \left( \sum_{j=1}^n p_j \ln(p_j n) \right) \\
&= \frac{1}{\ln(2)} \left( \sum_{j=1}^n p_j \ln\left(\frac{1}{p_j n}\right) \right) \\
&\leq \frac{1}{\ln(2)} \left( \sum_{j=1}^n p_j \left( \frac{1}{p_j n} - 1 \right) \right) \\
&= \frac{1}{\ln(2)} \left( \sum_{j=1}^n \left( \frac{1}{n} - p_j \right) \right) \leq 0
\end{aligned}$$

dove nel per passare dalla quarta alla quinta riga abbiamo usato il fatto che  $\ln(x) \leq x - 1$  con l'uguaglianza solo se  $x = 1$ . Quindi abbiamo che le disuguaglianze si trasformano in uguaglianze solo se  $\frac{1}{p_j n} = 1$  cioè se  $p_j = \frac{1}{n}$  cioè se si ha distribuzione uniforme.

□

### 1.3 Proprietà dell'entropia

In questa sezione indagheremo le prime proprietà dell'entropia e dimostreremo i primi risultati che getteranno le basi per le costruzioni successive. Può essere interessante capire come si comporta l'entropia nel caso in cui le variabili in considerazione siano dipendenti, per fare ciò definiamo l'*entropia condizionata*.

**Definizione 1.3.1.** Si dirà **entropia condizionata di  $Y$  data  $X = j$**  la funzione:

$$H_j(Y) := - \sum_{k=1}^m p_j(k) \log(p_j(k)) \quad (1.3.1)$$

Prendiamo ora una variabile casuale  $X$ , possiamo considerare la variabile casuale  $H.(Y)$  che avrà immagine  $\{H_1(Y) \dots H_n(Y)\}$  e legge di probabilità  $\{p_1 \dots p_n\}$ . Avremo quindi che  $H.(Y)$  sarà funzione di  $X$ .

**Definizione 1.3.2.** Si dirà **entropia condizionata di  $Y$  data  $X$** , la funzione:

$$H_X(Y) := \mathbb{E}[H.(Y)] = \sum_{j=1}^n p_j H_j(Y) \quad (1.3.2)$$

**Osservazione 1.** Più avanti, analogamente a quanto detto per la probabilità condizionata, ci sarà più comodo scrivere  $H_X(Y)$  come  $H(Y|X)$ .

**Lemma 1.3.1.**

$$H_X(Y) = - \sum_{j=1}^n \sum_{k=1}^m p_{jk} \log(p_j(k)) \quad (1.3.3)$$

*Dimostrazione.* Sostituendo 1.3.1 in 1.3.2 otteniamo

$$H_X(Y) = - \sum_{j=1}^n \sum_{k=1}^m p_j p_j(k) \log(p_j(k)) \quad (1.3.4)$$

Ricordando che

$$p_j(k) = \mathbb{P}(Y = k | X = j) \text{ e } p_j = \mathbb{P}(X = j)$$

otteniamo che

$$p_j p_j(k) = \mathbb{P}(X = j) \mathbb{P}(Y = k | X = j) = \mathbb{P}(X = j, Y = k) = p_{jk}$$

sostituendo questo risultato in 1.3.4 possiamo concludere.  $\square$

**Lemma 1.3.2.** *se  $X$  e  $Y$  sono indipendenti allora vale:*

$$H_X(Y) = H(Y) \quad (1.3.5)$$

*Dimostrazione.* Sia  $\{q_1 \dots q_m\}$  la legge di probabilità di  $Y$  allora ci basterà notare che nel caso in cui  $X$  e  $Y$  siano indipendenti  $p_j(k) = \mathbb{P}(Y = k | X = j) = \mathbb{P}(Y = k) = q_k$  e dunque 1.3.4 diventerà

$$H_X(Y) = - \sum_{k=1}^m q_k \log(q_k) \sum_{j=1}^n p_j = - \sum_{k=1}^m q_k \log(q_k) 1 = H(Y)$$

$\square$

**Definizione 1.3.3.** Siano  $X$  e  $Y$  due variabili casuali definite sullo stesso spazio di probabilità, definiamo la loro **entropia congiunta**  $H(X, Y)$  come:

$$H(X, Y) := - \sum_{j=1}^n \sum_{k=1}^m p_{jk} \log(p_{jk}) \quad (1.3.6)$$

dove con  $p_{jk}$  intendiamo  $\mathbb{P}(X = j, Y = k)$

**Osservazione 2.** Dalla definizione si ha immediatamente che  $H(X, Y) = H(Y, X)$ .

**Teorema 1.3.1.** *Date due variabili casuali  $X, Y$  vale:*

$$H(X, Y) = H(X) + H_X(Y). \quad (1.3.7)$$

*Dimostrazione.* sapendo che  $\mathbb{P}(A \cap B) = \mathbb{P}(A|B)\mathbb{P}(B)$  e quindi che  $p_{jk} = p_j p_j(k)$  possiamo sostituire direttamente nella definizione di entropia congiunta 1.3.3 ottenendo:

$$H(X, Y) = - \sum_{j=1}^n \sum_{k=1}^m p_{jk} \log(p_j p_j(k)) = - \sum_{j=1}^n \sum_{k=1}^m p_{jk} \log(p_j(k)) - \sum_{j=1}^n \sum_{k=1}^m p_{jk} \log(p_j)$$

possiamo concludere ricordando che  $\sum_{k=1}^m p_{jk} = p_j$   $\square$

**Corollario 1.3.1.** *se  $X$  e  $Y$  sono indipendenti allora vale:*

$$H(X, Y) = H(X) + H(Y) \quad (1.3.8)$$

*Dimostrazione.* basta applicare il lemma 1.3.2 al teorema precedente  $\square$

**Teorema 1.3.2.** *(Disuguaglianza fondamentale di Shannon)*

$$H_X(Y) \leq H(Y) \quad (1.3.9)$$

*Dimostrazione.* Per la dimostrazione utilizziamo la disuguaglianza di Jensen: data  $f$  funzione convessa vale

$$\sum_{j=1}^n \lambda_j f(x_j) \geq f\left(\sum_{j=1}^n \lambda_j x_j\right) \quad (1.3.10)$$

con  $\lambda_j > 0$  e  $\sum_{j=1}^n \lambda_j = 1$  per la dimostrazione si veda [7].

Ora applicando la disuguaglianza con:

$$\lambda_j = p_j, \quad f(x) = x \log(x), \quad x_j = p_j(k)$$

per  $k$  fissato, otteniamo quindi:

$$\sum_{j=1}^n p_j p_j(k) \log(p_j(k)) \geq \sum_{j=1}^n \left(p_j p_j(k)\right) \log\left(\sum_{j=1}^n p_j p_j(k)\right) = q_k \log(q_k)$$

dove l'uguaglianza la ricaviamo da:  $\sum_{j=1}^n p_j p_j(k) = \sum_{j=1}^n \left(\mathbb{P}(X = j) \mathbb{P}(Y = k | X = j)\right) = \mathbb{P}(Y = k) = q_k$ . Sommando su  $k$  abbiamo che la parte sinistra della disuguaglianza diventa:

$$\sum_{j=1}^n p_j \sum_{k=1}^m p_j(k) \log(p_j(k)) = - \sum_{j=1}^n p_j H_k(Y) = -H_X(Y)$$

mentre a destra otteniamo

$$\sum_{k=1}^m q_k \log(q_k) = -H(Y)$$

e quindi:

$$-H_X(Y) \geq -H(Y) \quad (1.3.11)$$

Da cui possiamo concludere direttamente.  $\square$

Questo risultato può essere pensato come: aggiungendo informazione (il valore di  $X$ ) l'entropia del sistema diminuisce.

**Osservazione 3.** Nel caso di *processi stocastici* (si veda 1.6 per la definizione) è comodo osservare che considerando  $Y = (X_{n+1})$  e  $X = X_0$  nel teorema precedente si ottiene:

$$H(X_{n+1} | X_0, X_1 \dots X_n) \leq H(X_{n+1} | X_1 \dots X_n).$$

## 1.4 Unicità dell'Entropia

Si può dimostrare che la scelta della funzione di entropia come *misura di incertezza* è unica a meno di una costante moltiplicativa.

Prima di definire la *misura di incertezza* premettiamo una precisazione sulla notazione.

Indicheremo la probabilità condizionata ( $\mathbb{P}(Y = k | X = j)$ ) con la notazione  $p_j(k)$  oppure, in modo totalmente equivalente,  $p(k|j)$ .

**Definizione 1.4.1.** sia  $(\Omega, \mathcal{F}, \mathbb{P})$  uno spazio di probabilità e  $X$  variabile casuale discreta di legge  $\{p_1 \dots p_n\}$ , una funzione  $U$  viene detta **misura di incertezza** se soddisfa le seguenti condizioni:

1.  $U(X)$  è un massimo quando ha distribuzione uniforme
2.  $U(p_1 \dots p_n, 0) = U(p_1 \dots p_n)$
3.  $U(p_1 \dots p_n)$  è continua per tutti i suoi argomenti.

4. presa  $Y$  variabile casuale allora  $U(X, Y) = U_X(Y) + U(X)$   
dove  $U_X(Y) = \sum_{j=1}^n p_j U(Y|X = j)$  ricordando che  $(Y|X = j)$  può essere vista come una variabile casuale di legge di probabilità  $\{p_j(1) \dots p_j(m)\}$

**Teorema 1.4.1.** *In uno spazio di probabilità  $(\Omega, \mathcal{F}, \mathbb{P})$  consideriamo una variabile casuale  $X$  con legge di probabilità  $\{p_1 \dots p_n\}$  allora*

*$U(X)$  è una misura di incertezza se e solo se*

$$U(X) = KH(X)$$

dove  $K$  è una costante  $K \geq 0$

Per la dimostrazione si veda [3] pag.10.

**Definizione 1.4.2.** date due variabili casuali  $X, Y$  definiamo **mutua informazione di  $X$  e  $Y$**

$$I(X, Y) := H(Y) - H_X(Y) \quad (1.4.1)$$

Notiamo che  $H_X(Y)$  è l'informazione contenuta in  $Y$  che non è contenuta in  $X$  e quindi l'informazione di  $Y$  contenuta in  $X$  sarà  $H(Y) - H_X(Y) = I(X, Y)$

**Teorema 1.4.2.** *Siano  $X$  e  $Y$  due variabili casuali rispettivamente legge di probabilità  $\{p_1 \dots p_n\}$  e  $\{q_1 \dots q_m\}$*

1.  $I(X, Y) = \sum_{j=1}^n \sum_{k=1}^m p_{jk} \log \left( \frac{p_{jk}}{p_j q_k} \right)$
2.  $I(X, Y) = I(Y, X)$
3. se  $X$  e  $Y$  sono indipendenti allora  $I(X, Y) = 0$

*Dimostrazione.* si proceda come segue:

1. sempre ricordando che  $\sum_{k=1}^m p_{jk} = p_j$  possiamo scrivere

$$H(Y) = - \sum_{k=1}^m q_k \log(q_k) = - \sum_{j=1}^n \sum_{k=1}^m p_{jk} \log(q_k)$$

e dunque per 1.3.3 otteniamo

$$I(X, Y) = - \sum_{j=1}^n \sum_{k=1}^m p_{jk} \log(q_k) + \sum_{j=1}^n \sum_{k=1}^m p_{jk} \log(p_j(k))$$

2. immediato da 1.
3. semplicemente ricordando che se  $X$  e  $Y$  sono indipendenti  $H_X(Y) = H(Y)$

□

## 1.5 Principio dell'Entropia Massima

Spesso ci si trova in condizioni in cui è data una variabile casuale  $X$  a valori  $\{x_1 \dots x_n\}$  di cui non si conosce la legge di probabilità  $\{p_1 \dots p_n\}$  in questi casi si può applicare il principio di entropia massima:

**Definizione 1.5.1.** Data una variabile casuale  $X$  con legge di probabilità  $\{p_1 \dots p_n\}$  incognita il **principio dell'entropia massima** ci impone di scegliere i  $p_j$  in modo tale che  $H(X)$  sia massima

**Esempio.** Sia  $X$  una variabile casuale a valori  $\{x_1 \dots x_n\}$  di cui non si conosce la legge di probabilità  $\{p_1 \dots p_n\}$ . Sappiamo già che, se non ci sono altre condizioni, l'entropia sarà massima se  $X$  sarà uniformemente distribuita. Prendiamo ora il caso in cui ci venga fornita la media di  $\mathbb{E}[X] = E$ . Per trovare il massimo dell'entropia  $H(X)$  utilizziamo il metodo dei moltiplicatori di Lagrange: come costrizioni abbiamo:

1.  $\sum_{j=1}^n p_j = 1$
2.  $\sum_{j=1}^n x_j p_j = E$

Dunque dobbiamo trovare il massimo valore di:

$$L(p_1 \dots p_n; \lambda, \mu) := - \sum_{j=1}^n p_j \log(p_j) + \lambda \left( \sum_{j=1}^n p_j - 1 \right) + \mu \left( \sum_{j=1}^n x_j p_j - E \right) \quad (1.5.1)$$

dove  $\lambda, \mu$  sono i moltiplicatori di Lagrange.

Imponendo le derivate parziali uguali a 0 otteniamo:

$$\frac{\partial L}{\partial p_j} = -\frac{1}{\ln(2)}(\ln(p_j) + 1) + \lambda + \mu x_j = 0 \quad (1 \leq j \leq n)$$

quindi

$$p_j = e^{\lambda' + \mu' x_j} \quad (1 \leq j \leq n)$$

dove  $\lambda' = \ln(2)\lambda - 1$  e  $\mu' = \ln(2)\mu$

da 1. possiamo ricavare l'equazione  $0 = \sum_{j=1}^n p_j - 1 = \sum_{j=1}^n e^{\lambda' + \mu' x_j} - 1$  che risolta ci restituisce:

$$\lambda' = -\ln(Z(\mu'))$$

dove  $Z(\mu') := \sum_{j=1}^n e^{\mu' x_j}$ .

questo ci permette di riscrivere  $p_j$  come:

$$\begin{aligned} p_j &= e^{\lambda' + \mu' x_j} \\ &= e^{-\ln(Z(\mu')) + \mu' x_j} \\ &= \frac{e^{\mu' x_j}}{Z(\mu')} \end{aligned}$$

Per  $\mu'$  invece possiamo usare 2. ottenendo

$$\begin{aligned} E &= \sum_{j=1}^n x_j p_j \\ &= \sum_{j=1}^n x_j \frac{e^{\mu' x_j}}{Z(\mu')} \end{aligned}$$

riassumendo quindi abbiamo:

$$p_j = \frac{e^{\mu' x_j}}{Z(\mu')} \quad (1 \leq j \leq n) \quad (1.5.2)$$

Dove  $\mu'$  dipenderà dalla distribuzione  $x_i$  e verrà calcolato caso per caso

## 1.6 Entropia nelle catene di Markov

**Definizione 1.6.1.** Si consideri una famiglia di variabili casuali tutte definite sullo stesso spazio di probabilità  $(\Omega, \mathcal{F}, \mathbb{P})$ ,  $(X(t), t \geq 0)$ , tale famiglia è detta **processo stocastico**.

Nella nostra trattazione ci limiteremo a considerare una piccola classe di processi stocastici chiamati catene di Markov.

**Definizione 1.6.2.** Un processo stocastico è detto **catena di Markov** se

1. l'insieme  $S$  che comprende i valori ammissibili delle variabili  $X_n$  è discreto (se  $S$  è denso si dirà processo di Markov)
2. possiede la 'proprietà di Markov' cioè

$$\mathbb{P}(X_{n+1} = k_{n+1} | X_n = k_n, \dots, X_0 = k_0) = \mathbb{P}(X_{n+1} = k_{n+1} | X_n = k_n)$$

Per i nostri scopi inoltre considereremo l'insieme del tempo come un insieme discreto contenuto in  $\mathbb{N}$ .

Infine, definita  $p_{ij}^n := \mathbb{P}(X_{n+1} = j | X_n = i)$  vogliamo che la nostra matrice di transizione  $P$ , formata dai vari  $p_{ij}$ , sia stazionaria cioè:

$$p_{ij}^n = p_{ij}^0 =: p_{ij} \quad \forall n$$

Ci domandiamo ora se è sempre possibile definire una catena di Markov  $X = (X_n, n \in \mathbb{Z})$  per la quale ogni  $X_n$  ammette entropia massima cioè per il teorema 1.2.1  $X_n$  ha distribuzione uniforme (se non vi sono altre restrizioni). Premettiamo alcune definizioni

**Definizione 1.6.3.** Sia  $X = (X_n, n \in \mathbb{N})$  una catena di Markov con matrice di transizione  $P$ . Un vettore di probabilità  $\rho$  è detto **distribuzione invariante o stazionaria per  $X$**  se:

$$\rho = \rho P$$

**Definizione 1.6.4.** Una matrice  $A$  ad elementi positivi è detta **bistocastica** se per ogni riga e per ogni colonna la somma dei suoi elementi è pari ad 1.

**Teorema 1.6.1.** Una catena di Markov con matrice di transizione  $P$  ammette la distribuzione uniforme come distribuzione invariante se e solo se  $P$  è bistocastica

*Dimostrazione.* Se  $P$  è bistocastica allora  $\sum_{i=1}^N P_{ij} = 1 \forall 1 \leq j \leq N$  e quindi:

$$\sum_{i=1}^N \frac{1}{N} P_{ij} = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^N P_{ij} = \frac{1}{N}$$

e quindi  $\frac{1}{N}$  è una distribuzione invariante.

Supponiamo ora che la distribuzione uniforme sia invariante e dimostriamo che  $P$  è bistocastica. Essendo  $P$  una matrice di transizione abbiamo già che la somma degli elementi di una riga sarà 1. Dimostriamo che anche la somma degli elementi di una colonna è pari a 1. Procedendo al contrario di prima abbiamo:

$$\frac{1}{N} = \frac{1}{N} \sum_{i=1}^N P_{ij} \Rightarrow \sum_{i=1}^N P_{ij} = 1$$

Abbiamo che per ogni colonna la somma dei suoi elementi è 1, quindi possiamo concludere □

**Definizione 1.6.5.** Siano  $X$  e  $Y$  due variabili casuali della stessa dimensione con legge di probabilità rispettivamente  $\{p_1 \dots p_n\}$  e  $\{q_1 \dots q_n\}$ . Definiamo **entropia relativa** il valore:

$$D(X, Y) := \sum_{j=1}^n p_j \log \left( \frac{p_j}{q_j} \right) \quad (1.6.1)$$

**Teorema 1.6.2.** Per l'entropia relativa vale:

1.  $D(X, Y) \geq 0$ , = se e solo se  $X$  e  $Y$  sono identicamente distribuite

2. se  $Y$  è uniformemente distribuita allora vale

$$D(X, Y) = \log(n) - H(X) \quad (1.6.2)$$

*Dimostrazione.*

1. riscriviamo il primo punto come:

$$\begin{aligned} D(X, Y) &= \sum_{j=1}^n p_j \log\left(\frac{p_j}{q_j}\right) \\ &= \sum_{j=1}^n p_j \log(p_j) - \sum_{j=1}^n p_j \log(q_j) \end{aligned}$$

E da qui si può concludere applicando la disuguaglianza di Gibbs:  $-\sum_{i=1}^n p_i \log(p_i) \leq -\sum_{i=1}^n p_i \log(q_i)$  per  $\{p_1 \dots p_n\}$  e  $\{q_1 \dots q_n\}$  distribuzioni di probabilità (deriva immediatamente dal caso continuo 2.1.1)

2. essendo  $Y$  uniformemente distribuita avremo che  $q_j = 1/n$  e quindi dalla definizione di entropia relativa abbiamo:

$$\begin{aligned} D(X, Y) &= \sum_{j=1}^n p_j \log\left(\frac{p_j}{q_j}\right) \\ &= \sum_{j=1}^n p_j \log(p_j n) \\ &= \sum_{j=1}^n p_j \log(p_j) + \sum_{j=1}^n p_j \log(n) \\ &= -H(X) + \log(n) \sum_{j=1}^n p_j = \log(n) - H(X) \end{aligned}$$

□

**Definizione 1.6.6.** Un processo stocastico è detto **stazionario** se presi  $m, k \in \mathbb{N}$  vale:

$$\mathbb{P}(X_{n_1} = i_1 \dots X_{n_k} = i_k) = \mathbb{P}(X_{n_1+m} = i_1 \dots X_{n_k+m} = i_k) \quad \forall i_s \in S$$

Consideriamo una catena di Markov stazionaria  $(X_n, n \in \mathbb{Z}_+)$  con una matrice di transizione bistocastica  $P$  e sia  $X_\infty$  una variabile casuale di dimensione  $n$  uniformemente distribuita, abbiamo quindi che  $D(X_n, X_\infty) = \log(N) - H(X_n)$ . Si dimostra che  $D(X_n, X_\infty)$  è una funzione decrescente e che se la distribuzione uniforme è l'unica distribuzione invariante, allora  $\lim_{n \rightarrow \infty} D(X_n, X_\infty) = 0$ . Segue quindi che  $H(X_n)$  è crescente. [6]

## 1.7 La Regola della Catena

Vediamo ora come cambia l'informazione in un processo stocastico. L'approccio più naturale può sembrare quello di considerare l'entropia come funzione del tempo, come si è cominciato a fare sopra, in questo modo però ci si dimentica della relazione che esiste tra due passaggi successivi, dal tempo  $t_n$  al tempo  $t_{n+1}$ . Procederemo quindi in modo differente cominciando dal generalizzare i risultati visti nel caso di due sole variabili.



Estendiamo la definizione di entropia congiunta ( 1.3.3 ) in questo modo:

$$H(X_0 \dots X_n) := - \sum_{i_0 \dots i_n=1}^N p(i_0 \dots i_n) \log(p(i_0 \dots i_n)). \quad (1.7.1)$$

Mentre la definizione di entropia condizionata ( 1.3.1 ) nel caso multivariato sarà:

$$H(Y|X_1 \dots X_n) = - \sum_{j, i_1 \dots i_n=1}^N \mathbb{P}(Y = j, X_1 = i_1 \dots X_n = i_n) \log(\mathbb{P}(Y = j|X_1 = i_1 \dots X_n = i_n)) \quad (1.7.2)$$

Non ci rimane che generalizzare il teorema 1.3.1.

**Teorema 1.7.1. Regola della catena**

$$H(X_0 \dots X_n) = H(X_0) + \sum_{i=1}^n H(X_i|X_0, \dots, X_{i-1}) = H(X_0) + H(X_1|X_0) + \dots + H(X_n|X_0 \dots X_{n-1}) \quad (1.7.3)$$

*Inoltre l'entropia congiunta cresce al crescere di  $n$ .*

*Dimostrazione.* Procediamo per induzione:

Il caso base con  $n = 1$  è esattamente il teorema 1.3.1, procediamo con il passo induttivo. Quindi assumiamo che valga per  $n$ , dimostriamo che vale per  $n + 1$ .

$$\begin{aligned} H(X_0 \dots X_n, X_{n+1}) &= - \sum_{i_0 \dots i_n, i_{n+1}=1}^N p(i_0 \dots i_n, i_{n+1}) \log(p(i_0 \dots i_n, i_{n+1})) \\ &= - \sum_{i_0 \dots i_n, i_{n+1}=1}^N p(i_0 \dots i_n, i_{n+1}) \log(\mathbb{P}(X_{n+1} = i_{n+1}|X_0 = i_0, \dots, X_n = i_n)) - \sum_{i_0 \dots i_n, i_{n+1}=1}^N p(i_0 \dots i_n, i_{n+1}) \log(p(i_0 \dots i_n)) \end{aligned}$$

dato che

$$\sum_{i_0 \dots i_n, i_{n+1}=1}^N p(i_0 \dots i_{n+1}) \log(p(i_0 \dots i_n)) = \sum_{i_0 \dots i_n=1}^N p(i_0 \dots i_n) \log(p(i_0 \dots i_n))$$

abbiamo che

$$H(X_0 \dots X_{n+1}) = H(X_0 \dots X_n) + H(X_{n+1}|X_0 \dots X_n) \quad (1.7.4)$$

Applicando l'ipotesi induttiva otteniamo il risultato. Inoltre da 1.7.4 e dal fatto che l'entropia condizionata è sempre maggiore di zero otteniamo che l'entropia congiunta cresce nel tempo.  $\square$

## 1.8 Velocità dell'Entropia

**Definizione 1.8.1.** Quando il limite esiste,  $h(X)$  si dice **velocità dell'entropia** dove

$$h(X) := \lim_{n \rightarrow \infty} \frac{1}{n} H(X_0 \dots X_{n-1})$$

**Teorema 1.8.1.** se  $X = (X_i, i \in \mathbb{N})$  è un processo stocastico stazionario, allora  $h(X)$  esiste e:

$$h(X) = \lim_{n \rightarrow \infty} H(X_{n-1}|X_0 \dots X_{n-2}) \quad (1.8.1)$$

*Dimostrazione.* Applicando la regola della catena 1.7.1 otteniamo subito che

$$h(X) = \lim_{n \rightarrow \infty} \frac{1}{n} H(X_0 \dots X_{n-1}) = \lim_{n \rightarrow \infty} \frac{1}{n} \sum_{i=0}^{n-1} H(X_i|X_0 \dots X_{i-1}) \quad (1.8.2)$$

Passiamo ora a dimostrare l'esistenza del secondo membro di 1.8.1:  
dall'osservazione 3 otteniamo:

$$H(X_{n+1}|X_0, X_1 \dots X_n) \leq H(X_{n+1}|X_1 \dots X_n) \quad (1.8.3)$$

Grazie al Teorema 1.3.1 possiamo scrivere:

$$H(X_{n+1}|X_1 \dots X_n) = H(X_{n+1}, X_1 \dots X_n) - H(X_1 \dots X_n)$$

e ricordandoci che il processo è stazionario abbiamo:

$$H(X_{n+1}, X_1 \dots X_n) - H(X_1 \dots X_n) = H(X_n, X_0 \dots X_{n-1}) - H(X_0 \dots X_{n-1})$$

infine applicando il Teorema 1.3.1 in modo inverso rispetto a prima

$$H(X_n, X_0 \dots X_{n-1}) - H(X_0 \dots X_{n-1}) = H(X_n|X_0 \dots X_{n-1})$$

riassumendo quindi

$$H(X_{n+1}|X_1 \dots X_n) = H(X_n|X_0 \dots X_{n-1}) \quad (1.8.4)$$

Sostituendo 1.8.4 in 1.8.3 otteniamo:

$$H(X_{n+1}|X_0, X_1 \dots X_n) \leq H(X_n|X_0 \dots X_{n-1}) \quad (1.8.5)$$

Quindi definendo  $a_n := H(X_n|X_0 \dots X_{n-1})$  otteniamo una successione  $\{a_n\}_{n \in \mathbb{N}}$  monotona non crescente limitata dal basso visto che  $a_k = H(X_k|X_0 \dots X_{k-1}) \geq 0$  e dunque  $\lim_{n \rightarrow \infty} a_n$  esiste ed è finito dato che  $H(Y) < \infty$ . Controlliamo ora che  $\lim_{n \rightarrow \infty} \frac{1}{n} \sum_{i=1}^n a_i$  converga ad  $a$  dove  $a := \lim_{n \rightarrow \infty} a_n$ :

$$\lim_{n \rightarrow \infty} \left| \frac{1}{n} \sum_{i=1}^n a_i - a \right| \leq \lim_{n \rightarrow \infty} \frac{1}{n} \sum_{i=1}^n |a_i - a| = \lim_{n \rightarrow \infty} \frac{1}{n} \left( \sum_{i=1}^{N_0} |a_i - a| + \sum_{i=N_0+1}^n |a_i - a| \right) = \lim_{n \rightarrow \infty} \sum_{i=N_0+1}^n \frac{|a_i - a|}{n}$$

Come ci si aspettava la successione converge, possiamo notare che tale limite altro non era che il limite delle medie di *Cesaro*. E da qui possiamo concludere scegliendo  $N_0$  tale che  $\frac{1}{n}|a_i - a|$  sia piccolo a piacere, cosa sempre possibile dato che  $\lim_{n \rightarrow \infty} a_n = a$ .

Ricordando come abbiamo definito  $a_n$  otteniamo quindi:

$$\lim_{n \rightarrow \infty} H(X_{n-1}|X_0 \dots X_{n-2}) = \lim_{n \rightarrow \infty} \frac{1}{n} \sum_{i=0}^{n-1} H(X_i|X_0 \dots X_{i-1}) \quad (1.8.6)$$

ricordando infine 1.8.2 possiamo concludere:

$$h(X) = \lim_{n \rightarrow \infty} \frac{1}{n} H(X_0 \dots X_{n-1}) = \lim_{n \rightarrow \infty} H(X_{n-1}|X_0 \dots X_{n-2}).$$

□

**Teorema 1.8.2.** Se  $(X_i \in \mathbb{N})$  è una catena di Markov stazionaria con distribuzione iniziale  $\pi^{(0)}$  e matrice di transizione  $P$  allora vale

$$h(X) = - \sum_{i,j=1}^n \pi^{(0)} P_{ij} \log(P_{ij}) \quad (1.8.7)$$

*Dimostrazione.* dal teorema precedente 1.8.1 abbiamo:

$$\begin{aligned}
h(X) &= \lim_{n \rightarrow \infty} H(X_{n-1} | X_0 \dots X_{n-2}) \\
&= \lim_{n \rightarrow \infty} H(X_{n-1} | X_{n-2}) \\
&= H(X_1 | X_0) \\
&= - \sum_{i,j=1}^n \mathbb{P}(X_0 = i, X_1 = j) \log(P_{ij}) \\
&= - \sum_{i,j=1}^n \mathbb{P}(X_0 = i) P_{ij} \log(P_{ij}) \\
&= - \sum_{i,j=1}^n \pi^{(0)} P_{ij} \log(P_{ij})
\end{aligned}$$

Dove per passare dalla prima alla seconda riga abbiamo usato la 'proprietà di Markov' 1.6.2, per passare dalla seconda alla terza abbiamo usato il fatto che il processo è stazionario, dalla terza alla quarta il lemma 1.3.1 □

## 2 Entropia per Variabili Casuali Assolutamente Continue

In questo capitolo estenderemo la definizione di entropia data per il caso di una variabile aleatoria discreta al caso in cui la nostra variabile casuale  $X$  sia assolutamente continua.

**Definizione 2.0.1.** Data una variabile casuale  $X$ , chiamiamo **funzione di distribuzione di  $X$**  l'applicazione  $F_X : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$  data da:

$$F_X(t) := \mathbb{P}(X \in (-\infty, t])$$

**Definizione 2.0.2.** Una funzione di distribuzione  $F$  è detta **assolutamente continua** se esiste una funzione  $f \in L^1(\mathbb{R})$ ,  $f \geq 0$  e  $\int_{\mathbb{R}} f(u) du = 1$  tale che:

$$F(t) = \int_{-\infty}^t f(u) du, \quad t \in \mathbb{R} \quad (2.0.1)$$

dove l'integrale è definito nel senso di Lebesgue. Tale  $f$  verrà detta **funzione di densità**

Una variabile casuale che ha funzione di distribuzione della forma 2.0.1 è detta **variabile casuale assolutamente continua**

Per le proprietà degli elementi appena definiti si veda [4]

### 2.1 Entropia nel caso Continuo

**Definizione 2.1.1.** Sia  $X$  una variabile casuale con immagine  $(a, b)$  e funzione di densità  $f$ .  $H(X)$  detta **entropia di  $X$**  dove:

$$H(X) = - \int_a^b \log(f(x)) f(x) dx = \mathbb{E} \left[ \log \left( \frac{1}{f(X)} \right) \right]$$

Anche qui per convenzione  $\log$  sarà il logaritmo in base 2, inoltre formalmente considereremo  $\log(0) = 0$ .

Purtroppo la proprietà di essere misura di incertezza, valida nel caso discreto 1.4.1, non è più valida con questa definizione.

Questo deriva dal fatto che, mentre nel caso discreto l'argomento del logaritmo è sempre compreso tra 0 e 1, nel caso continuo la funzione di densità, argomento del logaritmo, può assumere valori su tutto  $\mathbb{R}$ .

Per un esempio si calcoli l'entropia associata alla variabile casuale uniforme, ricordando che la sua funzione di densità è  $f(x) = \frac{1}{b-a}$  si ottiene:

$$\begin{aligned} H(X) &= \int_a^b \log \left( \frac{1}{b-a} \right) \frac{1}{b-a} dx \\ &= \log(b-a) \end{aligned}$$

che sarà negativa se  $0 < b-a < 1$ .

L'entropia per le variabili casuali non potrà quindi giocare un ruolo così importante come quello giocato per variabili casuali discrete. Esistono tuttavia alcuni teoremi degni di nota.

Prima di introdurli però calcoliamo l'entropia di  $X \sim N(\mu, \sigma^2)$ .

$$\begin{aligned}
H(X) &= -\frac{1}{\sigma(2\pi)^{\frac{1}{2}}} \int_{-\infty}^{\infty} \exp\left(-\frac{1}{2}\left(\frac{x-\mu}{\sigma}\right)^2\right) \log\left(\frac{1}{\sigma(2\pi)^{\frac{1}{2}}} \exp\left(-\frac{1}{2}\left(\frac{x-\mu}{\sigma}\right)^2\right)\right) dx \\
&= \frac{1}{\sigma(2\pi)^{1/2}} \log(\sigma(2\pi)^{1/2}) \int_{-\infty}^{\infty} \exp(-y^2) \sigma 2^{1/2} dy - \frac{1}{\sigma(2\pi)^{1/2}} \frac{1}{\ln(2)} \int_{-\infty}^{\infty} -y^2 \exp(-y^2) \sigma 2^{1/2} dy \\
&= \log(\sigma(2\pi)^{\frac{1}{2}}) - \frac{1}{\ln(2)\pi^{\frac{1}{2}}} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-y^2} (-y^2) dy
\end{aligned}$$

dove nella seconda riga abbiamo usato la sostituzione  $y = \frac{x-\mu}{2^{1/2}\sigma}$ .  
Il calcolo diretto dell'integrale al secondo membro risulta:

$$\int_{-\infty}^{\infty} e^{-y^2} (-y^2) dy = -\frac{\pi^{\frac{1}{2}}}{2}$$

e quindi sostituendo nell'equazione sopra:

$$\begin{aligned}
H(X) &= \log(\sigma(2\pi)^{\frac{1}{2}}) + \frac{1}{\ln(2)\pi^{\frac{1}{2}}} \frac{\pi^{\frac{1}{2}}}{2} \\
&= \log(\sigma(2\pi)^{\frac{1}{2}}) + \frac{1}{2\ln(2)} \\
&= \log(\sigma(2\pi)^{\frac{1}{2}}) + \log(e^{\frac{1}{2}}) \\
&= \log(\sigma(2\pi e)^{\frac{1}{2}})
\end{aligned} \tag{2.1.1}$$

D'ora in avanti indicheremo  $\log(\sigma(2\pi e)^{\frac{1}{2}})$  con  $H_N(\sigma)$ . Questo evidenzia il fatto che varianza ed entropia sono due concetti molto legati.

**Teorema 2.1.1.** (*Disuguaglianza di Gibbs nel caso continuo*) Siano  $f, g$  due funzioni di densità allora vale

$$-\int_{-\infty}^{\infty} \log(f(x))f(x)dx \leq -\int_{-\infty}^{\infty} \log(g(x))f(x)dx \tag{2.1.2}$$

dove l'uguaglianza è valida solo se  $g(x) = f(x)$ .

*Dimostrazione.* Dato che  $\log_b(a) = \frac{\ln(a)}{\ln(b)}$  possiamo limitarci al caso in cui abbiamo  $\ln(x)$ , il quale ha la proprietà di essere sempre maggiore di  $x - 1$  e uguale solo nel caso  $x = 1$ . Quindi

$$\begin{aligned}
-\int_{-\infty}^{\infty} \log(g(x))f(x) + \int_{-\infty}^{\infty} \log(f(x))f(x)dx &= -\int_{-\infty}^{\infty} \left[ \log(g(x)) - \log(f(x)) \right] f(x)dx \\
&= -\int_{-\infty}^{\infty} \log\left(\frac{g(x)}{f(x)}\right) f(x)dx \\
&\geq -\int_{-\infty}^{\infty} \left(\frac{g(x)}{f(x)} - 1\right) f(x)dx \\
&= -\int_{-\infty}^{\infty} g(x)dx + \int_{-\infty}^{\infty} f(x)dx = 0
\end{aligned}$$

Dove l'ultima uguaglianza si ottiene ricordando che  $f, g$  sono funzioni di densità e quindi  $\int_{-\infty}^{\infty} f(x)dx = 1$ ,  $\int_{-\infty}^{\infty} g(x)dx = 1$ .

La disuguaglianza nel caso precedente diventa un'uguaglianza solo se  $\frac{g(x)}{f(x)} = 1$  cioè solo se  $g(x) = f(x)$ .  
Notiamo che, nel caso in cui  $f(x)$  si annulla possiamo utilizzare un procedimento analogo a quello usato nella dimostrazione del punto 2 del teorema 1.2.1 di nel caso in cui  $p_j = 0$ .

□

**Teorema 2.1.2.** Sia  $X$  una variabile casuale assolutamente continua con immagine  $\mathbb{R}$  di media  $\mu$ , varianza  $\sigma^2$  e funzione di densità  $f$  allora

$$H(X) \leq H_N(\sigma)$$

con l'uguaglianza se e solo se  $X \sim N(\mu, \sigma^2)$

*Dimostrazione.* Dalla disuguaglianza di Gibbs 2.1.1 appena dimostrata otteniamo che, per ogni funzione di densità  $g$ :

$$H(X) \leq - \int_{-\infty}^{\infty} \log(g(x))f(x)dx$$

con l'uguaglianza solo se  $f(x) = g(x)$ . Come  $g$  prendiamo  $\frac{1}{\sigma(2\pi)^{1/2}} \exp\left(-\frac{1}{2}\left(\frac{x-\mu}{\sigma}\right)^2\right)$  cioè la funzione di densità di una Normale  $N \sim N(\mu, \sigma^2)$

$$\begin{aligned} - \int_{-\infty}^{\infty} \log(g(x))f(x)dx &= - \int_{-\infty}^{\infty} \log\left(\frac{1}{\sigma(2\pi)^{1/2}} \exp\left(-\frac{1}{2}\left(\frac{x-\mu}{\sigma}\right)^2\right)\right)f(x)dx \\ &= \log(\sigma(2\pi)^{1/2}) - \frac{\log(e)}{2\sigma^2} \int_{-\infty}^{\infty} (y-\mu)^2 f(y)dy \\ &= \frac{1}{2} \log(2\pi\sigma^2) + \frac{\log(e)}{2\sigma^2} \text{Var}(X) \\ &= \frac{1}{2} \log(2\pi\sigma^2) + \frac{\log(e)}{2} \\ &= \frac{1}{2} \log(2\pi e\sigma^2) = H_N(\sigma) \end{aligned}$$

Dove c'è la disuguaglianza avere l'uguaglianza dobbiamo avere  $f = g$  e quindi  $X \sim N(\mu, \sigma^2)$  □

## 3 Comunicazione

In questo capitolo sarà proposta una modellizzazione della trasmissione di informazione attraverso canali di comunicazione.

### 3.1 Trasmissione di informazione

Il modello più semplice è costituito da una sorgente, un canale di comunicazione, ed un ricevente.

La sorgente sarà modellata da una variabile aleatoria  $S$  a valori  $\{a_1 \dots a_n\}$  detti alfabeto sorgente e con legge di probabilità  $\{p_1 \dots p_n\}$ . Il fatto che la sorgente  $S$  sia una variabile casuale va interpretato come l'incertezza su quale messaggio verrà inviato. In questo contesto un messaggio sarà formato da una serie di simboli presi da  $\{a_1 \dots a_n\}$  e posti uno di seguito all'altro.

Il ricevente sarà un'altra variabile casuale  $R$  a valori  $\{b_1 \dots b_m\}$  detti alfabeto ricevente e con legge di probabilità  $\{q_1 \dots q_m\}$ , solitamente si avrà  $m \geq n$ .

Infine l'effetto di distorsione del canale sarà modellato dalla famiglia di probabilità condizionate  $\{p(j|i); 1 \leq i \leq n, 1 \leq j \leq m\}$  dove  $p(j|i) := \mathbb{P}(R = b_j | S = a_i)$  (si noti che  $p(j|i)$  corrisponde a  $p_i(j)$  definito in 1.3).

Un sistema di trasmissione ottimale avrà i due alfabeti di trasmissione e ricezione identici e nella distorsione avremo  $p(i|i)$  il più vicino possibile ad 1, in questo modo quindi i valori ricevuti saranno quasi sicuramente gli stessi che sono stati inviati.

**Definizione 3.1.1.** viene detta **mutua informazione** tra  $E$  ed  $F$  il valore:

$$I(a_j, b_k) = -\log(q_k) + \log(p(k|j)) \quad (3.1.1)$$

se  $p_j = 0$  allora diremo  $I(a_j, b_k) = 0$ .

Dove  $E$  è l'evento  $(S = a_j)$  che ha probabilità  $p_j$ , mentre  $F$  è l'evento  $(R = b_k)$  che avverrà con probabilità  $q_k$ .

È importante notare che questa definizione di mutua informazione è diversa da quella data in 1.4.2 la quale si riferisce a due variabili casuali e non a due eventi come in questo caso.

Dato che  $-\log(q_k)$  è l'informazione dell'evento  $R = b_k$ , mentre  $-\log(p(k|j))$  è l'informazione aggiuntiva che ci darebbe la ricezione di  $b_k$  sapendo già per certo che è stato spedito  $a_j$ , possiamo interpretare  $I(a_j, b_k)$  come la quantità di informazione su  $R = b_k$  che ci è data dall'evento  $S = a_j$ . In altre parole è la quantità di informazione che è spedita attraverso il canale.

**Teorema 3.1.1.** Per ogni  $1 \leq j \leq n, 1 \leq k \leq m$  si ha:

1.  $I(a_j, b_k) = -\log(\frac{p_{jk}}{p_j q_k})$
2.  $I(a_j, b_k) = -\log(p_j) + \log(q(j|k))$
3.  $I(a_j, b_k) = I(b_k, a_j)$
4. se gli eventi  $S = a_j$  e  $R = b_k$  sono indipendenti allora  $I(a_j, b_k) = 0$
5.  $I(S, R) = \sum_{j=1}^n \sum_{k=1}^m p_{jk} I(a_j, b_k)$ .

*Dimostrazione.* 1. deriva banalmente da  $p(k|j) = \frac{p_{jk}}{q_k}$

2. si ricava sostituendo in 1.  $q(j|k) = \frac{p_{jk}}{q_k}$

3. deriva da 2.

4. ricordando che nel caso siano indipendenti  $p_{jk} = p_j q_k$  si ricava immediatamente da da 1.

5. si ricava da 1. e dal primo punto del teorema 1.4.2

□

Il punto 3. del sistema ci mostra la curiosa caratteristica per cui se in un sistema si invertono sorgente e ricevente abbiamo che l'informazione su  $a_j$  contenuta in  $b_k$  è la stessa di quella contenuta in  $a_j$  su  $b_k$  quando il canale funziona normalmente. Si può dimostrare che  $I(S, R) \geq 0$  sempre.

Supponiamo ora di scegliere un canale e di fissare  $\{p(j|i); 1 \leq i \leq n, 1 \leq j \leq m\}$ . Vogliamo ora fare in modo che il canale trasmetta più informazione possibile, per fare ciò le uniche variabili del sistema rimaste ancora libere con cui possiamo lavorare sono  $\{p_1 \dots p_n\}$ .

**Definizione 3.1.2.** viene definita **capacità del canale C** la quantità:

$$C := \max_{\{p_1 \dots p_n\}} I(S, R) \quad (3.1.2)$$

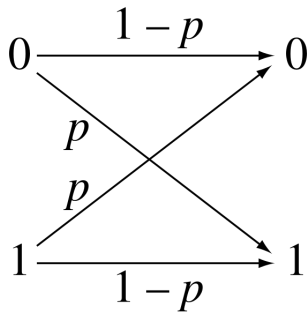
dove il massimo è scelto tra tutte le possibili leggi di probabilità della variabile  $S$

Operativamente spesso è preferibile vedere la capacità del canale C come:

$$C = \max(H(R) - H_S(R)) \quad (3.1.3)$$

ottenuta utilizzando la definizione di mutua informazione tra variabili casuali 1.4.2.

**Osservazione 4.** Il più semplice esempio di canale di comunicazione che possiamo trovare è un canale binario simmetrico, esso avrà grande rilevanza in seguito. È formato da una sorgente con alfabeto  $\{0, 1\}$  e come specificato nella figura il *rumore* del canale è definito attraverso un parametro  $p$



Supponiamo che la sorgente trasmetta 1 con probabilità  $\epsilon$  e 0 con probabilità  $(1 - \epsilon)$ ,  $S$  quindi sarà una variabile casuale con distribuzione di Bernoulli a parametro  $\epsilon$ . Ovviamente anche la ricevente  $R$  sarà una variabile casuale di Bernoulli, chiamiamo  $q = \mathbb{P}(Y = 1)$  il suo parametro e andiamo a calcolarne il valore:

$$\begin{aligned} q &= \mathbb{P}(Y = 1) \\ &= \mathbb{P}(Y = 1|X = 0)\mathbb{P}(X = 0) + \mathbb{P}(Y = 1|X = 1)\mathbb{P}(X = 1) \\ &= p(1 - \epsilon) + (1 - p)\epsilon \\ &= p + \epsilon - 2p\epsilon \end{aligned}$$

Per comodità denotiamo gli eventi

$$a_0 := (S = 0), \quad a_1 := (S = 1), \quad b_0 := (R = 0), \quad b_1 := (R = 1)$$



Calcoliamo  $I(a_1, b_1), I(a_0, b_0), I(a_0, b_1), I(a_1, b_0)$ .

Dal teorema 3.1.1 abbiamo:

$$\begin{aligned} I(a_1, b_1) &= I(b_1, a_1) \\ &= -\log(q) + \log(1-p) \\ &= \log\left(\frac{1-p}{q}\right) \end{aligned}$$

analogamente otteniamo

$$\begin{aligned} I(a_0, b_1) &= \log\left(\frac{p}{q}\right) \\ I(a_0, b_0) &= \log\left(\frac{1-p}{1-q}\right) \\ I(a_1, b_0) &= \log\left(\frac{p}{1-q}\right) \end{aligned}$$

Per quanto riguarda la capacità si ha:

$$C = \max(H(R) - H_S(R))$$

dove:

$$\begin{aligned} H(R) &= -q \log(q) - (1-q) \log(1-q) \\ H_S(R) &= -p_{00} \log(p(0|0)) - p_{01} \log(p(1|0)) - p_{10} \log(p(0|1)) - p_{11} \log(p(1|1)) \\ &= -(1-\epsilon)(1-p) \log(1-p) - (1-\epsilon)p \log(p) - \epsilon(1-p) \log(1-p) - \epsilon p \log(p) \\ &= -(1-p) \log(1-p) - p \log(p) \end{aligned}$$

Dato che il massimo va scelto tra tutte le possibili distribuzioni di  $S$  abbiamo quindi che  $\epsilon$  è il parametro che possiamo far variare, notiamo che  $H_S(R)$  non dipende da  $\epsilon$  e quindi sarà una *costante*. Per quanto riguarda  $H(R)$  essa dipenderà da  $\epsilon$  attraverso  $q$ , e quindi ricordando che  $H(X) \leq \log(n)$  scegliendo  $\epsilon = \frac{1}{2}$  otteniamo  $1 = H(R) = \log(2)$ . Riassumendo

$$C = \max(H(R) - H_S(R)) = 1 - H_S(R)$$

Possiamo notare che  $C$  sarà una funzione di  $p$  ed avrà minimo quando  $p = \frac{1}{2}$  e massimo agli estremi ( $p = 0$  o  $p = 1$ ). Può sembrare che la quantità d'informazione inviata attraverso un canale non possa essere scelta arbitrariamente vicina alla capacità  $C$  del canale, ma che sia dettata dalla distribuzione di  $S$ . Vedremo nel prossimo capitolo come, grazie all'introduzione di nuovi oggetti sarà possibile modificare a nostro favore la distribuzione dei dati inviati

## 3.2 Codici

In questo paragrafo daremo un'idea di ciò che si intende con *codice* nella matematica per poi applicarci la nostra conoscenza sulla trasmissione di informazione.

**Definizione 3.2.1.** L'**alfabeto di un codice**,  $\mathbf{C}$  è un insieme  $\{c_1 \dots c_r\}$  i cui elementi  $c_i$  sono chiamati **simboli**.

Una **parola-codice** o **parola del codice** è una serie di simboli  $c_{i_1} \dots c_{i_n}$ .

Il numero  $n$  sarà la **lunghezza** della parola-codice.

Un **messaggio** sarà una successione di parole-codice.

Il processo di codifica di un messaggio è quello di mappare ogni singolo simbolo dell'alfabeto di un linguaggio con una parola-codice.

Un esempio di codice che poi utilizzeremo lungo tutto il capitolo è dato dal codice binario:

$$C = \{0, 1\}$$

Il nostro obiettivo sarà capire cosa succede all'informazione trasmessa modificando il percorso del messaggio nel modo seguente:

$$SORGENTE \rightarrow \text{codificatore} \rightarrow CANALE \rightarrow \text{decodificatore} \rightarrow RICEVENTE$$

Per fare cioè ci serviremo di un'importantissima classe di codici: quella dei *codici istantanei* o *codici prefisso*.

**Definizione 3.2.2.** Sia  $c_{i_1} \dots c_{i_n}$  una parola del codice. Preso  $k < n$  se  $c_{i_1} \dots c_{i_k}$  è anch'essa una parola tale parola si dirà **prefisso**.

Un codice in cui non esistono parole che sono prefisso di altre è detto **codice istantaneo** o **codice prefisso**.

**Lemma 3.2.1.** *Ogni codice istantaneo è decodificabile in modo univoco, inoltre per avere una codifica univoca non è necessario aspettare di ricevere tutto il messaggio.*

Viste le forti proprietà dei codici istantanei è naturale chiedersi quando sia possibile creare codici con queste caratteristiche.

**Teorema 3.2.1.** *(Disuguaglianza di Kraft-McMillan)*

*Dato un alfabeto sorgente composto da  $n$  simboli che deve essere codificato allora esiste un codice istantaneo con alfabeto di  $r$  simboli e parole di lunghezza  $l_i$  ( $1 \leq i \leq n$ ) se e solo se*

$$\sum_{i=1}^n r^{-l_i} \leq 1. \quad (3.2.1)$$

La disuguaglianza di *Disuguaglianza di Kraft-McMillan* ci garantisce l'esistenza di codici che soddisfano le nostre richieste e, attraverso 3.2.1, ci aiuta a trovare tali codici. Il passo successivo sarà chiederci come si può scegliere il migliore tra tutti i codici istantanei. Cominciamo con una definizione

**Definizione 3.2.3.** Dato un alfabeto sorgente  $S \{a_1 \dots a_n\}$  con legge di probabilità  $\{p_1 \dots p_n\}$  a cui viene associato un codice istantaneo possiamo considerare una variabile casuale  $L$  con immagine  $\{l_1 \dots l_n\}$  (dove  $l_i$  corrisponderà al numero di simboli necessari per scrivere in codice il simbolo  $a_i$ ) e legge di probabilità  $\{p_1 \dots p_n\}$  la stessa di  $S$ . Preso il valore di aspettazione di  $L$ :

$$\mathbb{E}(L) = \sum_{i=1}^n p_i l_i$$

diremo che **il codice è ottimale** se minimizza  $\mathbb{E}(L)$ .

È chiaro che in generale un codice ottimale non è unico infatti dato un qualsiasi codice ottimale che utilizzi un alfabeto di almeno due lettere ci basterà considerare un codice in cui le lettere vengono permutate per ottenere un nuovo codice ottimale.

Enunciamo ora un sorprendente teorema che ci permette di mettere in relazione il valore di aspettazione di  $L$  con l'entropia dell'alfabeto sorgente, dandoci quindi utili informazioni sul valore di aspettazione di un codice ottimale.

**Teorema 3.2.2.** *(Teorema della codifica di sorgente per simboli di codice)*

*Dato un alfabeto sorgente  $S$  con legge di probabilità  $\{p_1 \dots p_n\}$  vale:*

1. Per ogni codice istantaneo con una alfabeto di  $r$  simboli abbiamo che

$$\frac{H(S)}{\log(r)} \leq \mathbb{E}(L) \quad (3.2.2)$$

con l'uguaglianza se e solo se  $p_j = r^{-l_j}$  ( $1 \leq j \leq n$ )

2. esiste un codice istantaneo formato da  $r$  simboli per cui

$$\frac{H(S)}{\log(r)} \leq \mathbb{E}(L) < \frac{H(S)}{\log(r)} + 1 \quad (3.2.3)$$

*Dimostrazione.*

Definiamo  $\{q_1 \dots q_n\}$  con

$$q_j = \frac{r^{-l_j}}{\sum_{i=1}^N r^{-l_i}} \quad (3.2.4)$$

abbiamo che l'insieme dei  $q_i$  forma una distribuzione di probabilità infatti:

$$\begin{aligned} \sum_{j=1}^n q_j &= \sum_{j=1}^n \frac{r^{-l_j}}{\sum_{i=1}^N r^{-l_i}} \\ &= \frac{\sum_{j=1}^n r^{-l_j}}{\sum_{i=1}^N r^{-l_i}} = 1 \end{aligned}$$

e ovviamente  $q_j \geq 0$ .

Possiamo quindi utilizzare la disuguaglianza di Gibbs nel caso discreto:  $-\sum_{i=1}^n p_i \log(p_i) \leq -\sum_{i=1}^n p_i \log(q_i)$  per  $\{p_1 \dots p_n\}$  e  $\{q_1 \dots q_n\}$  distribuzioni di probabilità (deriva immediatamente dal caso continuo 2.1.1) ottenendo:

$$\begin{aligned} H(S) &= -\sum_{j=1}^n p_j \log(p_j) \\ &\leq -\sum_{j=1}^n p_j \log(q_j) \\ &= -\sum_{j=1}^n p_j \log\left(\frac{r^{-l_j}}{\sum_{i=1}^N r^{-l_i}}\right) \\ &= -\sum_{j=1}^n p_j \log(r^{-l_j}) + \sum_{j=1}^n p_j \log\left(\sum_{i=1}^N r^{-l_i}\right) \\ &\leq -\sum_{j=1}^n p_j \log(r^{-l_j}) + \sum_{j=1}^n p_j \log(1) \\ &= \sum_{j=1}^n p_j l_j \log(r) \\ &= \mathbb{E}(L) \log(r) \end{aligned}$$

dove per ottenere la quinta riga abbiamo utilizzato la disuguaglianza di Kraft-McMillan 3.2.1.

Dalle condizioni delle disuguaglianze di Gibbs e Kraft abbiamo che si ha l'uguaglianza se e solo se  $p_j = r^{-l_j}$

Il primo punto dimostra anche il primo membro della disuguaglianza, mostriamo ora la validità della seconda parte.

Imponiamo  $l_j = -\lceil \log_r(p_j) \rceil$  cioè  $-\log_r(p_j) \leq l_j < -\log_r(p_j) + 1$  e quindi

$$r^{-l_j} \leq p_j \implies \sum_{j=1}^n r^{-l_j} \leq \sum_{j=1}^n p_j = 1.$$

Quindi per la disuguaglianza di Kraft esiste un codice di tale lunghezza con variabile casuale associata  $L$ . Abbiamo:

$$\begin{aligned} H(L) &= \sum_{j=1}^n p_j l_j \\ &< - \sum_{j=1}^n p_j \log_r(p_j) + 1 \\ &= - \sum_{j=1}^n p_j \frac{\log(p_j)}{\log(r)} + 1 \\ &= \frac{H(S)}{\log(r)} + 1 \end{aligned}$$

□

Il teorema appena dimostrato è detto primo teorema di Shannon e fu dimostrato proprio dal matematico Americano nel 1948.

### 3.3 Regole di decisione

Mettiamoci nella situazione

$$SORGENTE \rightarrow \text{codificatore} \rightarrow CANALE \rightarrow \text{decodificatore} \rightarrow RICEVENTE$$

e concentriamoci sul segmento  $\text{codificatore} \rightarrow CANALE \rightarrow \text{decodificatore}$ .

Supponiamo che  $C := \{x_1..x_n\}$  sia l'insieme di tutte le possibili parole del codice che possono essere trasmesse dal canale e che  $y$  sia la parola ricevuta. Per decidere quale parola  $x_i$  è stata trasmessa possiamo utilizzare il *principio di massima verosimiglianza*:

Date le probabilità condizionate  $p(y|x_i) := (R = y|S = x_i)$  decideremo che la parola inviata è  $x_k$  se

$$p(y|x_k) \geq p(y|x_i) \quad \forall i \neq k \quad (3.3.1)$$

Nel caso in cui più  $x_s$  soddisfino 3.3.1  $x_k$  verrà scelta in modo casuale tra le varie  $x_s$ .

Ovviamente la nostra scelta di  $x_k$  non ci garantisce che sia stata effettivamente inviata  $x_k$ .

Esistono altri principi sui quali basarsi per la scelta di  $x_k$  nel caso di codici binari ad esempio si può definire *distanza di Hamming* per aiutarsi nella decisione:

**Definizione 3.3.1.** date due parole di un codice binario  $a, b$  si definisce **distanza di Hamming** il numero di simboli per cui  $a$  è differente da  $b$

Utilizzando questa distanza è naturale scegliere come parola  $x_k$  inviata quella che dista meno dalla parola ricevuta  $y$ .

**Teorema 3.3.1.** Per un canale binario simmetrico come quello visto in **Osservazione 4** dove  $0 \leq p < \frac{1}{2}$ , fissata una parola  $y$  l'insieme  $\{x_s\}$  delle parole con distanza di Hamming minima da  $y$  coincide con quello delle parole a verosimiglianza massima rispetto a  $y$

*Dimostrazione.* Sia  $m$  la lunghezza di  $y$ , la probabilità che sia stata inviata una parola  $x$  tale che  $d(x, y) = \epsilon \leq m$  è:

$$\mathbb{P}(Y = y|X = x) = p^\epsilon(1 - p)^{m-\epsilon} = (1 - p)^m \left( \frac{p}{1 - p} \right)^\epsilon$$

Dato che  $0 \leq p < \frac{1}{2} \implies \frac{p}{1-p} < 1$  e quindi  $\mathbb{P}(Y = y|X = x)$  ha massimo quando  $\epsilon$  è minimo.  $\square$

Come già accennato in precedenza, la scelta della parola inviata  $x$  non è mai certa e si possono commettere errori, in particolare detto  $E$  l'evento "*viene commesso un errore*" chiamiamo  $\mathbb{P}(E|S = x_j)$  la probabilità che venga commesso un errore sapendo che è stato inviato  $x_j$ .

**Definizione 3.3.2.** La **probabilità media di errore** è naturalmente definita come:

$$P(E) = \sum_{j=1}^N \mathbb{P}(E|x_j)\mathbb{P}(S = x_j)$$

Osserviamo che  $\mathbb{P}(E|x_j)$  e di conseguenza anche  $P(E)$  dipenderanno dal tipo di regola che adotteremo per ipotizzare chi la parola inviata.

Per semplicità d'ora in avanti utilizzeremo una distribuzione uniforme sull'insieme  $C$  delle parole del codice cioè  $\mathbb{P}(S = x_j) = \frac{1}{n}$ .

Un'importante regola di decisione utilizzata nei canali binari simmetrici si basa sul fatto che, supponendo di aver ricevuto la parola  $y$ , la probabilità di aver commesso un errore al  $j$ -esimo posto è una variabile casuale  $X_j$  di Bernoulli con parametro  $p$  e quindi il numero di errori totali commessi in  $y$  sarà la somma di  $d$  variabili di Bernoulli cioè una variabile casuale  $S(d, p)$  con distribuzione binomiale e parametri  $d, p$  la cui media è

$$\mathbb{E}[S(d, p)] = dp$$

Per enunciare la nostra regola di decisione pensiamo le parole del codice inviate e ricevute come vettori di dimensione  $d$ , si consideri poi una palla  $d$ -dimensionale  $\mathcal{B}_d(y, d(p + v))$  con  $v$  numero arbitrario piccolo a piacere.

**Definizione 3.3.3.** Ricevuta  $y$  diremo che la parola che è stata inviata è  $x$  solo se  $x$  è l'unica parola all'interno della palla, diremo che è stato commesso un errore se nella palla non sono presenti parole oppure ce ne sono due o più.

In particolare questa regola nel caso in cui  $S(d, p) > d(p + v)$  dichiarerà che è stato commesso un errore

### 3.4 Teorema di Shannon

È chiaro che per noi l'aspetto più importante di un canale comunicativo è la quantità di informazione media che viene effettivamente trasmessa dal canale. Per rendere in modo matematico questo concetto ricordiamo che il nostro canale di comunicazione altro non è che due variabili casuali  $S, R$  legate da una legge di probabilità condizionata e come si è visto nella sezione 1.3 l'informazione scambiata tra queste due variabili è data dalle definizioni 1.4.2. Riscriviamo quanto detto.

**Definizione 3.4.1.** Si dice **velocità di trasmissione**,  $V$  la quantità media di informazione contenuta in un simbolo dell'alfabeto sorgente che riesce ad essere trasmessa da un canale in cui vengono trasmessi simboli alla velocità di uno al secondo

$$V := H(R) - H_S(R)$$

Prendiamo ad esempio il nostro solito canale binario abbiamo quindi che, se sono stati emessi  $n$  simboli, allora i *bit* di informazione trasmessi saranno  $\lceil 2^{nV} \rceil$  dove con le parentesi quadre intendiamo approssimare per eccesso all'intero più vicino.

Notiamo che indicata con  $H_b(p)$  l'entropia di una variabile casuale di Bernoulli di parametro  $p$  abbiamo che  $H_b(p) = -p \log(p) - (1-p) \log(1-p) = H(R|S)$  dove  $S$  è una variabile casuale di Bernoulli con parametro  $\epsilon$  e con un errore del canale pari a  $p$ .

Prima di vedere il teorema di Shannon prepariamo il terreno dimostrando un lemma tecnico utile poi per la dimostrazione del teorema.

**Lemma 3.4.1.** *Sia  $0 \leq p < \frac{1}{2}$  e  $m \in \mathbb{N}$  allora vale*

$$\sum_{k=0}^{[mp]} \binom{m}{k} \leq 2^{mH_b(p)} \quad (3.4.1)$$

*Dimostrazione.*

$$\begin{aligned} 1 &= (p + (1-p))^m \\ &= \sum_{k=0}^m \binom{m}{k} p^k (1-p)^{m-k} \\ &\geq \sum_{k=0}^{[mp]} \binom{m}{k} p^k (1-p)^{m-k} \\ &= (1-p)^m \sum_{k=0}^{[mp]} \binom{m}{k} \left(\frac{p}{1-p}\right)^k \end{aligned}$$

Dato che  $0 \leq p < \frac{1}{2}$  allora anche  $\left(\frac{p}{1-p}\right) < 1$  e quindi

$$\left(\frac{p}{1-p}\right)^k \geq \left(\frac{p}{1-p}\right)^{mp} \quad \forall 0 \leq k \leq [mp]$$

riprendendo da sopra abbiamo:

$$1 \geq (1-p)^m \left(\frac{p}{1-p}\right)^{mp} \sum_{k=0}^{[mp]} \binom{m}{k}$$

da cui riordinando la disequazione:

$$\sum_{k=0}^{[mp]} \binom{m}{k} \leq [p^{-p}(1-p)^{-(1-p)}]^m = 2^{mH_b(p)}$$

dove l'ultima uguaglianza si ha ricordando che in generale vale  $2^{-H(X)} = p_1^{p_1} \dots p_n^{p_n}$  □

Rifacendoci a 3.3.3 definiamo  $A$  come l'evento in cui non ci sono parole del codice all'interno della palla,  $B$  l'evento in cui ve ne sono più di una infine  $E$  quello in cui è stato commesso un errore. Chiaramente  $E = A \cup B$  ed inoltre

$$\mathbb{P}(E) = \mathbb{P}(A) + \mathbb{P}(B) \quad (3.4.2)$$

essendo  $\mathbb{P}(A \cap B) = 0$ .

Premettiamo al teorema due lemmi che ne renderanno immediata la dimostrazione.

**Lemma 3.4.2.** *Per ogni fissato  $\delta_1 > 0$ , scelto d sufficientemente grande vale:*

$$\mathbb{P}(A) \leq \delta_1$$

*Dimostrazione.* Ricordando cos'è l'evento  $A$  troviamo che

$$\begin{aligned}\mathbb{P}(A) &= \mathbb{P}(S(d, p) > d(p + v)) \\ &= \mathbb{P}(S(d, p) - dp > dv) \\ &\leq \mathbb{P}(|S(d, p) - dp| > dv)\end{aligned}$$

Ricodrando che  $S(d, p)$  è una variabile casuale con distribuzione binomiale a parametri  $d, p$ . Ora applicando la disuguaglianza di Chebyshev otteniamo:

$$\mathbb{P}(A) \leq \frac{p(1-p)}{dv}$$

che conclude la nostra dimostrazione  $\square$

**Lemma 3.4.3.** *Siano  $\rho$  e  $\delta_2$  due numeri reali non negativi e supponiamo che le parole del codice siano  $M = 2^{d(C-\rho)}$  dove  $C = 1 - H_b(p)$  è la capacità del canale allora, per  $d$  sufficientemente grande vale:*

$$\mathbb{P}(B) \leq \delta_2$$

*Dimostrazione.* Supponiamo che nella palla  $\mathcal{B}(y, r)$  (dove  $r = d(p + v)$ ) ci siano due o più parole. Sia  $x_i$  quella con *distanza di Hamming* da  $y$  minore. Abbiamo che

$$\begin{aligned}\mathbb{P}(B) &= \mathbb{P}\left((x_i \in \mathcal{B}(y, r)) \cap \left(\bigcup_{j=1, j \neq i}^M (x_j \in \mathcal{B}(y, r))\right)\right) \\ &\leq \mathbb{P}\left(\bigcup_{j=1, j \neq i}^M (x_j \in \mathcal{B}(y, r))\right) \\ &\leq \sum_{j=1, j \neq i}^M \mathbb{P}(x_j \in \mathcal{B}(y, r)) \\ &= (M - 1)\mathbb{P}(x_j \in \mathcal{B}(y, r)) \text{ per alcuni } 1 \leq j \leq M\end{aligned}$$

Dove per arrivare all'ultima riga abbiamo tenuto conto del fatto che per ipotesi  $x_j$  sono identicamente distribuite. Troviamo ora  $\mathbb{P}(x_j \in \mathcal{B}(y, r))$ . Abbiamo che  $x_j$  appartiene a  $\mathcal{B}(y, r)$  solo se ha almeno  $[r]$  errori e ricordando che la probabilità di avere esattamente  $k$  errori è:  $\frac{1}{2^d} \binom{d}{k}$  abbiamo che:

$$\mathbb{P}(x_j \in \mathcal{B}(y, r)) = \frac{1}{2^d} \sum_{k=0}^{[r]} \binom{d}{k} \leq \frac{2^{dH_b(p+v)}}{2^d} = 2^{-d(1-H_b(p+v))}$$

quindi unendo questi due ultimi risultati otteniamo:

$$\begin{aligned}\mathbb{P}(B) &\leq (M - 1)2^{-d(1-H_b(p+v))} \\ &\leq M2^{-d(1-H_b(p+v))} \\ &= 2^{d(C-\rho)}2^{-d(1-H_b(p+v))} \\ &= 2^{d(-H_b(p)-\rho)}2^{-d(1-H_b(p+v))} \\ &= 2^{d(H_b(p+v)-H_b(p)-\rho)}\end{aligned}$$

Dato che  $H_b(x)$  è una funzione continua crescente per  $x < \frac{1}{2}$  possiamo trovare  $v$  abbastanza piccolo tale che  $H_b(p + v) - H_b(p) < \rho$  in modo che

$$(H_b(p + v) - H_b(p)) - \rho < 0$$

e quindi prendendo  $d$  sufficientemente grande possiamo fare in modo che  $2^{d((H_b(p+v)-H_b(p))-\rho)} < \delta_2$  permettendoci di concludere.  $\square$

**Teorema 3.4.1.** (*Teorema Fondamentale di Shannon*) Dati  $\delta, \rho > 0$  possiamo trovare un codice tale per cui se la velocità di trasmissione in un canale binario simmetrico è  $V = C - \rho$  allora

$$\mathbb{P}(E) < \delta$$

*Dimostrazione.* Ricordando che  $E = A \cup B$ , il risultato discende direttamente dai due lemmi precedenti  $\square$

Seguendo una dimostrazione analoga il teorema è dimostrabile per ogni canale.



## 4 Conclusioni

Per concludere, in questo elaborato va evidenziato l'aspetto peculiare di alcuni dei risultati ottenuti, che concordano pienamente con l'idea intuitiva che si può esigere dalla parola *entropia*, altri invece, come il teorema Fondamentale di Shannon, richiedono uno studio più approfondito per essere compresi nella loro interezza.

A titolo d'esempio si considerino due disuguaglianze:  $H(X) \leq (n)$  1.2.1 e la *disuguaglianza di Shannon* 1.3.2 ( $H_X(Y) \leq H(Y)$ ). La prima delle due mostra come aumentando  $n$  ovvero aumentando i possibili risultati di  $X$  l'andamento del sistema diventa più imprevedibile ed infatti il tetto massimo dell'entropia,  $\log(n)$ , continua a crescere. La *disuguaglianza di Shannon* invece descrive come si comporta l'entropia di una variabile casuale  $Y$  nel caso in cui vengano fornite nuove informazioni e quindi nel caso in cui il sistema diventi più prevedibile.

Un commento particolare lo merita l'ultimo teorema dimostrato. Infatti, se ci si concentra solo sulla riduzione dell'errore commesso, si può essere portati a sottovalutare la portata del teorema di Shannon. Difatti, per ridurre l'inesattezza si potrebbe semplicemente pensare di inviare più volte il simbolo che si vuole trasmettere. In questo modo, indicando con  $p < \frac{1}{2}$  la probabilità d'errore commesso inviando un simbolo, avremo che affinché il sistema registri un errore nella ricezione servirebbe un errore su almeno  $\frac{n}{2}$  simboli. Questo evento verrebbe modellizzato attraverso una variabile casuale binomiale che, al crescere di  $n$ , farebbe tendere la probabilità di tale evento a zero. Questo procedimento però, all'aumentare di  $n$  ridurrebbe anche la velocità di trasmissione d'informazione mandandola a zero. La forza del *teorema fondamentale di Shannon* sta proprio in quest'osservazione. Il teorema infatti garantisce l'esistenza di un codice che, mandando a zero l'errore commesso, mantiene comunque la velocità di trasmissione di informazione arbitrariamente vicina alla capacità del canale. Purtroppo però questo teorema non è di tipo costruttivo; non fornisce cioè un metodo per la creazione di tale codice lasciandone quindi ancora aperta la ricerca.

È stato dimostrato che l'inverso non è possibile, cioè non si può avere una probabilità d'errore arbitrariamente piccola se si trasmette ad una capacità superiore a quella del canale.

Come accennato nella discussione del teorema ricordiamo che è stata dimostrata la possibilità non solo di poter controllare la media di errore, ma anche quella massima ( $\max_{1 \leq i \leq M} \mathbb{P}(E|x_i)$ ) generando così un maggior controllo sul canale.

# Bibliografia

- [1] David Applebaum. *Probability and: An Integrated Approach*. Cambridge, University Press, second edition edition, 2008.
- [2] Robert B. Ash. *Information Theory*. Dover, 1965.
- [3] A. I. Khinchin. *Mathematical Foundations of Information Theory*. Dover, second edition edition, 1957.
- [4] S. Mazzucchi. Note di calcolo delle probabilità, 2017.
- [5] Claude E. Shannon. A mathematical theory of communication. *Bell System Technical Journal*, 1948.
- [6] Joy A. Thomas Thomas M. Cover. *Elements of Information Theory*. Wiley, second edition edition, 2006.
- [7] Wikipedia. Jensen's inequality.