Sistemi di Telecomunicazione

ale-cci

 $2^{\rm o}$ Semestre 2018/19

CONTENTS

Contents

| 1 | Guadagno in potenza | 4 |
|----------|---|----------|
| | 1.1 Attenuazione di tipo Radio | 4 |
| | 1.2 Tramissioni Cablate | 5 |
| | 1.3 Formule di Friis | 5 |
| | 1.4 Dominio Frequenziale | 5 |
| 2 | Modello ISO-OSI | 6 |
| 4 | 2.1 Livello 1 | 6 |
| | 2.2 Livello 2 | 6 |
| | 2.3 Livello 3 | 6 |
| | 2.4 Livello 4 | 6 |
| | 2.5 Livello 5 | 6 |
| | 2.6 Livello 6 | 6 |
| | 2.7 Livello 7 | 7 |
| | | |
| 3 | $\Gamma \mathrm{CP}/\mathrm{IP}$ | 7 |
| 4 | C444 | 7 |
| 4 | Struttura generale di un sistema di comunicazione | 7 |
| 5 | Modulazione | 7 |
| 0 | 5.1 Amplitude modulation (AM) | 8 |
| | 5.2 Frequency modulation FM | 8 |
| | 5.3 Phase Modulation PM | 8 |
| | 5.4 Phase Shift Keying (PSK) | 9 |
| | 5.5 Binary Phase Shift Keying (BPSK) | 9 |
| | 5.6 Quadrature Phase Shift Keying (QPSK) | 9 |
| | 5.7 Multi-? Phase and Amplitude modulation | 9 |
| | 5.8 Capacitá di Canale AWGN (Additive White Gaussian Noise) | 9 |
| | 5.9 Calcolo Errore su BPSK | 10 |
| | 5.10 Determinare Simbolo ricevuto da QPSK | 10 |
| | | |
| 6 | | 11 |
| | | 11 |
| | | 12 |
| | | 12 |
| | | 12 |
| | | 12 |
| | | 12 13 |
| | 90 | 13 |
| | 0.9.1 Numero utenti supportati dai CDMA | 19 |
| 7 | Rumore Termico | 13 |
| | | |
| 8 | | 14 |
| | 8.1 Handoff comparison | 15 |
| 9 | Random Access Protocols | 16 |
| J | | 16 |
| | | 16 |
| | | 16 |
| | 9.1.2 MOHA DIOMOG | 10 |
| 10 | Protocollo Ethernet CSMA/CD | 18 |
| | , | 18 |
| | | 18 |

CONTENTS

| | 10.3 Collision Detection10.4 Binary Exponential Backoff10.5 Efficenza10.6 Recezione dei Frame | 18 18 |
|-----------|--|----------------------------|
| 11 | WiFi CSMA/CA 802.11 11.1 Hidden and Exposed Terminal Problems | 19 19 20 20 20 |
| 12 | Personal Area Network (PAN) | 21 |
| 13 | Bluetoooth 802.15.1 13.0.1 Architettura del Protocollo | 22 |
| 14 | Protocollo LoRa 14.1 livello fisico 14.1.1 Composizione frame LoRa 14.1.2 Capture Effect 14.2 Livello MAC (LoRaWAN) 14.3 Architettura di rete e Sicurezza 14.4 Concludendo | 23 23 23 23 |
| 15 | ZigBee 802.15.4 15.1 Topologia rete | 25 |
| 16 | Cellular Network Dimensioning 16.1 Handover/Handoff 16.2 Dimensionamento rete cellulare 16.3 Interferenza tra celle adiacenti (Downlink) 16.4 Calcolo C/I Uplink 16.5 Considerazioni Finali | 25 26 27 |
| 17 | GSM e GPRS (2G) 17.1 GSM 17.2 GPRS 17.3 Segnale GSM 17.4 Struttura di uno slot GSM 17.5 Gerarchia di Segnalazione GSM | 28 28 30 31 32 |
| 18 | ${ m EDGE}$ ed ${ m Evolved}$ ${ m EDGE}(2.7{ m G})$ | 32 |
| 19 | UMTS (3G) 19.1 Differenze tra W-CDMA e GSM 19.2 Diversitá di trasmissione in downlink 19.3 Classi di QoS di UMTS 19.4 Architettura UTRAN 19.5 Architettura Core Network | 34 35 35 36 37 |

CONTENTS

| 20 | LTE | C(4G) | 38 |
|----|------|---------------------------------|----|
| | 20.1 | LTE performance requirements | 38 |
| | 20.2 | 3 principali limitazioni del 3G | 38 |
| | 20.3 | LTE Architecture | 39 |
| | | 20.3.1 EPC | 39 |
| 21 | | dulazione a Portante Multipla | 40 |
| | 21.1 | Pulse shaping and spectrum | 40 |
| | 21.2 | OFDM | 41 |
| | 21.3 | OFDMA | 42 |
| | 21.4 | SC-FDMA | 42 |
| | 21.5 | Stuttura di uno slot LTE | 43 |
| 22 | 5G, | Advanteges over 4G | 43 |

1 Guadagno in potenza

$$P_{out} = gP_{in} \xrightarrow{10\log_{10}} P_{out_{db}} = g_{db} + P_{in_{db}}$$

- g < 1: Perdita di Trasmisione
- L: Transmission Loss := $g^{-1} = \frac{P_{in}}{P_{out}}$

1.1 Attenuazione di tipo Radio

Sistemi di telecomunicazione su cao (Dal nome, Segnale si propaga lungo un cavo)

- ullet l: lunghezza del cavo
- α : coefficente d'attenuazione $\frac{dB}{Km}$

$$\underbrace{P_{out}}_{} = \underbrace{10^{-\frac{\alpha}{10}l}P_{in}}_{}$$
 \cdot < 1 Siccome α e l sono positivi Da fisica

$$g = 10^{+\frac{\alpha}{10}l}$$

$$L = 10^{-\frac{\alpha}{10}l}$$

$$L_{dB} = 10\log_{10}L = \alpha \cdot l$$

| Esempi | Frequenza | α |
|---------------------------|----------------------|----------|
| Doppino Telefonico | 10kHz | 2 |
| | 100kHz | 3 |
| | 300kHz | 6 |
| Cavo Coassiale | 100kHz | 1 |
| | 1MHz | 2 |
| | 3MHz | 4 |
| Guida d'onda rettangolare | 10GHz | 5 |
| Cavo in fibra Ottica | $4 \cdot 10^{14} Hz$ | 10 |

Per "combattere" l'attenuazione vengono usati i ripetitori

Trasmissione Radio: Perdita di potenza dovuta all'irradiazione stessa

- l: distanza
- \bullet λ : Lunghezza d'onda
- α : path loss exponent

$$L = \left(\frac{4\pi l}{\lambda}\right)^2$$

 $C = \lambda f_c$ f_c frequenza portante

$$L = \left(\frac{4\pi l}{\lambda}\right)^{\alpha}$$

 f_c é solamente espressa in GHz, quindi si ha che:

$$L_{dB} = 20\log_{10}\left(\frac{4\pi}{\lambda}l\right)^2 + 20\log_{10}10^9 + 20\log_{10}f_{c_{GHz}} = 92.4 + 20\log_{10}l + 20\log_{10}f_{c_{GHz}}$$

1.2 Tramissioni Cablate

 $L_{dB} = \alpha l$

Antenna Radio: Soino dette direttive, se concentrano la potenza su un unica direzione

Piu l'antenna é direttiva, piú é alto il guadagno

Esercizio

1.3 Formule di Friis

$$P_{out} = P_{in} \frac{g_T g_R}{\left(\frac{4\pi d f_c}{C}\right)^{\nu}} \quad \to \quad K\left(\frac{1}{d}\right)^{\nu}$$

- Shadowing: Fluttuazione dovuta a cambiamento dell'ambiente
- Short Term Fading: Fluttuazione a breve distanza, distribuita come la distribuzione di Reileigh

1.4 Dominio Frequenziale

$$S_y(f) = S_x(f)|H(f)|^2$$

 B_c : Banda di Coerenza \rightarrow Intervallo frequenziale in cui la risposta in frequenza del canale varia di poco

 $B_c > B$: Canale **NON** selettio di frequenza, La risposta del canale "non" cambia su T_s (Tempo di fading) lento $(T_s < T_c)$

 $B_c < B$: Canale Selettivo in frequenza fading veloce: risposta cambia su $T_s \ (T_s > T_c)$

$$B_c = \frac{1}{5\sigma_D}$$

 T_s : Tempo di simbolo

$$T_c = \frac{6}{16\pi f_D}$$

 f_D : Frequenza Doppler

2 Modello ISO-OSI

- 1. Phisical
- 2. Data-Link
- 3. Network
- 4. Transport
- 5. Session
- 6. Presentation
- 7. Application

Tabelle di Routing Protocollo IP Riesce a trovare il percorso tra utente ed endpoint

2.1 Livello 1

perso

2.2 Livello 2

Trasmette i grame al nodo successivo

- Controlla che il lin sia attivo
- Fornisce informazione ai livelli superiori
- Correzione errore per frame

MAC: Medium Access Control

LLC: Logical Link Control \rightarrow controlla che il link sia attivo

2.3 Livello 3

Si occupa solo del **percorso logico** tra due punti, non compe vengono trasferiti i dati

Nasconde i livelli inferiiori ai layer superiori rendendoli hardware-independent

2.4 Livello 4

Consegna messaggio tra due processi

2.5 Livello 5

Abilita, Modifica, Termina sessioni tra applicazioni

Piú connessioni possono essere viste come una singola sessione

Distingue i dati che arrivano tra "application data" (dati usati dalle applicazioni) e "session control data".

Usa dati dei layer 3&4 per monitorare la comunicazione tra applicazioni

Translation for naming services (google.com $\rightarrow 8.8.4.4$)

2.6 Livello 6

Translation, Compression, Decription and Encapsulation of Data, (Es: Html, JPG, Ascii...)

2.7 Livello 7 5 MODULAZIONE

2.7 Livello 7

Fornisce servizi di comunicazione alle applicazioni, esempi ne sono: Http e FTP

3 TCP/IP

Inizialmente suddiviso in 4 layer:

- Host to Network
- Internet
- Transport
- Application

Ma se confrontato al modello OSI ne si possono riconoscere 5:

- Application
- Transport
- Network
- Data Link
- Phisical

In una rete TCP/IP vengono usati 4 livelli di indirizzi

- Phisical
- Logical
- Port
- Application-Specific

4 Struttura generale di un sistema di comunicazione

Capacitá di canale (C): Massima velocitá a cui possono essere trasmessi i dati

Data rate (bps): Dati effettvamente comunicati

BandWidth (B): la grandezza di banda del segnale trasmesso

Bit Error Rate (BER): Frequenza con cui avvengono erriri di trasmissione

5 Modulazione

Aggiungere informazioni al segnale portante x(t)

$$x(t) = A\cos(2\pi f t + \Phi)$$

- A: Ampiezza
- f: Frequenza
- Φ : Fase

Carrier signal: x(t) su cui sono state modulate le informazioni Analog to analog conversion: Needed only if a bandpass is available

- Aplitude modulation
- Frequency modulation
- Phase modulation

5.1 Amplitude modulation (AM)

• m(t): Information signal

• $A_c \cos(2\pi f_c t)$: carrier

• f_c : Carrier frequency

Total Bandwidth: 2B

$$S(t) = A_c(1 + K_o m(t))\cos(2\pi f_c t)$$

$$\|\mathcal{F}$$

$$S(f) = \frac{A_c}{2} \left[\delta(f - f_c) + \delta(f + f_c) + K_o M(f - f_c) + K_o M(f + f_c) \right]$$

5.2 Frequency modulation FM

$$S(t) = A_c \cos(\theta(t)) \qquad m(t) := \frac{d\theta(t)}{dt} = 2\pi f_c + 2\pi K_f m(t)$$

 K_f : Frequency derivation constant $\frac{Hz}{V}$

5.3 Phase Modulation PM

$$S(t) = A_c \cos(2\pi f_c t + K_n m(t))$$

La variazione di fase si manifesta come una variazione istantanea di frequenza, (proporzionale alla derivata di m)

Total Bandwidth: 6B

Le modulazioni lineari occupano meno banda \rightarrow utilizzate per accomodare piú utenti

Se l'informazione da trasmetter non é Analogica ma digitale, la modulazione si chiama Keying

Amplitude shift Keying ASK

- f é costante
- $\bullet \ \ low \ bandwidth$
- weak against interference

Frequency shift Keying FSK

$$FSK(t) = \begin{cases} \sin(2\pi f_1 t) \\ \sin(2\pi f_2 t) \end{cases}$$

• More bandwidth required

5.4 Phase Shift Keying (PSK)

$$PSK(t) = \begin{cases} \sin(2\pi f t) \\ \sin(2\pi f t + \pi) \end{cases}$$

- More complex
- Strong against interference

5.5 Binary Phase Shift Keying (BPSK)

$$BPSK(t) = \begin{cases} \sqrt{\frac{2E_b}{T_b}} \cos(2\pi f_c t + \delta_c) \\ \sqrt{\frac{2E_b}{T_b}} \cos(2\pi f_c t + \pi \delta_c) \end{cases} \quad \text{con} \quad 0 < t < T_b$$

- T_b Tempo di Bit
- E_b Energia di Bit

Quadrature Phase Shift Keying (QPSK)

La fase della portante assume 5 valori separati di $\frac{\pi}{2}$. Ogni fase corrisponde ad una coppia unica di bit

$$S_{\text{QPSK}}(t) = \sqrt{2E_bT_b}\cos(2\pi f_c t + i\frac{\pi}{2})$$
 con $i \in 0...3$

La larghezza di banda é la metá della BPSK

Puó essere espressa come 2 BPSK, il bit-error-rate rimane lo stesso ma la Banda utiilzzata raddoppia (X: Diagramma a costellazione)

Multi-? Phase and Amplitude modulation

(X: 16Qam, 16psk 16apsk) Piú i punti sono vicini, piú sono sensibili al rumore

Capacitá di Canale AWGN (Additive White Gaussian Noise) 5.8

$$C = B \log_2(1 + \frac{P_{in}}{P_{out}})$$

$$P_N = B\dot{N}_0 \qquad \rho := \frac{R}{B}$$

$$\begin{cases} C = B \log_2\left(1 + \frac{P_{in}}{BN_0}\right) \\ R \le C \end{cases}$$

$$\frac{R}{B} \le \log_2\left(1 + \frac{E_b \cdot R}{N_0 B}\right)$$

$$\frac{R}{B} \le \log_2\left(1 + \frac{R}{B}\gamma_b\right)$$

$$\frac{R}{B} \le \log_2\left(1 + \frac{E_b \cdot R}{N_0 B}\right)$$

$$\frac{R}{B} \le \log_2\left(1 + \frac{R}{B}\gamma_b\right)$$

$$\rho \le \log_2 \left(1 + \rho \gamma_b \right)$$

•
$$P_{in}$$
: Potenza Segnale in ingresso • B : Banda del Canale

- P_N : Potenza del Rumore Bianco (Gaussiano)
- \bullet N_0 Densitá spettrale di potenza del rumore
- ρ : Efficenza Spettrale
- R: Data Rate Utilizzato γ_b : Signal Noise ratio := $\frac{E_b}{N_0}$

Rumore Bianco
$$\sim \mathcal{N}(0, \sigma^2) \rightarrow n(t) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} e^{-\frac{t^2}{2\sigma^2}}$$

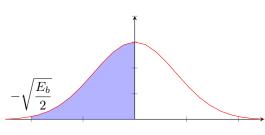
5.9 Calcolo Errore su BPSK

Ricordando che, da definizione:

$$\operatorname{erf}(x) = \frac{2}{\sqrt{\pi}} \int_0^x e^{-t^2} dt$$

$$\operatorname{erfc}(x) = 1 - \operatorname{erf}(x) = \frac{2}{\sqrt{\pi}} \int_x^{+\infty} e^{-t^2} dt$$

Calcolo l'errore come:



(X: Da controllare su slide)

$$P_{e} = \int_{-\infty}^{0} \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^{2}}} e^{-\frac{(n-\sqrt{E_{b}})^{2}}{2\sigma^{2}}} dn =$$

$$= \int_{-\infty}^{-\sqrt{E_{b}}} \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^{2}}} e^{-\frac{n^{2}}{2\sigma^{2}}} dn =$$

$$Per \ Simmetria \to = \int_{\sqrt{E_{b}}}^{+\infty} \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^{2}}} e^{-\frac{n^{2}}{2\sigma^{2}}} dn =$$

$$z = \frac{n}{\sigma}$$

$$\sigma dz = dn$$

$$\to = \int_{\sqrt{E_{b}}}^{+\infty} \frac{\mathscr{I}}{\sqrt{2\pi\mathscr{I}}} e^{-\frac{z^{2}}{2\sigma^{2}}} dz =$$

$$= \frac{1}{2} \operatorname{erfc} \left(\sqrt{\frac{E_{b}}{2\sigma}} \right)$$

Per simmetria, stessi calcoli per $-\sqrt{E_b}$, Quindi:

• Trasmetto $-\sqrt{E_b}$ ricevo $+\sqrt{E_b}$:

$$P_e\big|_{-\sqrt{E_b}} = \frac{1}{2}\operatorname{erfc}\left(\sqrt{\frac{E_b}{2\sigma}}\right)$$

• Trasmetto $+\sqrt{E_b}$ ricevo $-\sqrt{E_b}$:

$$P_e\big|_{+\sqrt{E_b}} = \frac{1}{2}\operatorname{erfc}\left(\sqrt{\frac{E_b}{2\sigma}}\right)$$

Siccome sono due eventi indipendenti:

$$P_{-E_b} = P_{+E_b} = \frac{1}{2}$$

$$P_e = P_e \big|_{-E_b} \cdot P_{-E_b} + P_e \big|_{+E_b} \cdot P_{+E_b} = \frac{1}{2} \operatorname{erfc} \left(\sqrt{\frac{E_b}{2\sigma}} \right)$$

5.10 Determinare Simbolo ricevuto da QPSK

(x: Grafico simbolo) Chiamato r il simbolo ricevuto

$$R = S + N$$
 con $S \in s_1, s_2, s_3, s_4$ $PS = s_i = \sqrt{14}$
$$N \sim \mathcal{N}_{\mathbb{C}}(0, \sigma^2)$$

Ricevuto R = r, il problema diventa trovare il simbolo (\bar{s}) che minimizzi la probabilità d'errore

$$\bar{s} = s_i$$
 t.c. $i = \underset{j \in 1...4}{\operatorname{argmax}} P\{S = s_j | R = r\} =$

Per la formula di Bayes Mista:

$$= \underset{j \in 1...4}{\operatorname{argmax}} \frac{f_R(r|S = s_j)P\{S = s_j\}}{f_R(r)} =$$

Dato che gli altri termini non dipendono da j:

$$= \operatorname*{argmax}_{j \in 1...4} f_R(r|S = s_j) =$$

 $R = S + N \rightarrow R$ é gaussiana a media s_i

$$= \operatorname*{argmax}_{j \in 1 \dots 4} \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} e^{-\frac{(r-s_j)^2}{2\sigma^2}}$$

Siccome exp é strettamente crescente:

$$= \operatorname*{argmax}_{j \in 1...4} - (r - s_j)^2 = \boxed{\operatorname*{argmin}_{j \in 1...4} |r - s_j|} \leftarrow \text{Distanza Euclidea}$$

6 Wired vs Wireless

Utilizzando gli stessi approcci di una rete cablata, su una rete wireless, si manifestano due principali problemi:

- Sul Wireless la Banda é molto piú ridotta
- Il canale é piú soggetto a fading che collision tra frame

Soluzioni:

- TDMA Time Division Multiple Access: Reserves time slots
- FDMA Frequency Division Multiple Access: Reserves Channel Frequencies
- CDMA Code Division Multiple Access: Reserves Expansion Codes
- Random Access Techniques: es. Aloha

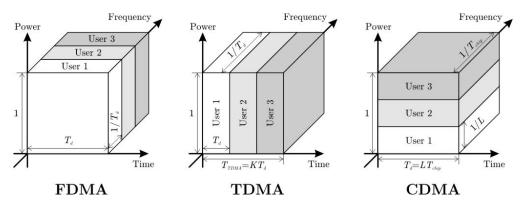


Figure 1: f/t/c-dma comparison

6.1 FDMA

Frequency Division Multiple Access: Utenti suddivisi in frequenza

6.1.1 FDD

Frequency division Duplex: Uplink e Downlink divisi in frequenze

(X: Grafico)

Piú suscettibile ad interferenze in frequenza

$$N_{max} = \frac{B}{B_c K}$$

6.1.2 TDD

Uplink e Downlink divisi in intervalli di tempo

(X: Grafico)

6.2 TDMA

Time Division Multiple Access: Ad ogni utente é assegnato uno slot di tempo (X: I due grafici)

6.3 CDMA

Code Division Multiple Access: Assegna ad ogni utente una sequenza di chip specifica e unica

Es: Maximal length sequences \rightarrow Periodiche con periodo 2^m-1

Chiamato x(n) un segnale (discreto) periodico

$$r_{xx}(l) = \sum_{n=0}^{2^m - 1} x(n)\dot{x}(n - l)$$
 (X: Grafico coi punti)
$$r_{xx}(0) = \sum_{n=0}^{m-1} x^2(n) = 2^m$$

 $r_{xx}(1) = 0$ Siccome mediamente il numero di +1 é uguale al numero di -1

6.4 DSSS Modulation

Direct Sequence Spread Spectrum

Chiamata m(t) la sequenza di bit da trasmettere

$$S(t) = \sqrt{\frac{2E}{T}}m(t)\cos(2\pi f_c t + \theta) = \sqrt{E}m(t)\sqrt{\frac{2}{T}}\cos(2\pi f_c t + \theta)$$

Schematizzato:

(X: Schema modulazione)

$$r(t) = m(t)p(t)\sqrt{\frac{2E}{T}}\cos(2\pi f_c t) + A_{int}(t)$$

$$p(t)r(t) = p(t)p(t)m(t)\sqrt{\frac{2E}{T}}\cos(2\pi f_c t) + p(t)A_{int}(t) = \sqrt{\frac{2E}{T}}\cos(2\pi f_c t) + p(t)A_{int}(t)$$

Se N utenti vogliono trasmettere informazioni assegno ad ogniuno id essi un codice di spreading unico

(Assumendo che tutti gli N codici di spreading siano quasi ortogonali tra di loro: $r_{xy} = 0$ nell'autocorrelazione $con x \neq y$

 $S_N(t) = \sum_{i=1}^{N} m_i(t)p_i(t)s(t)$, Per ottenere $m_k(t)$, basta moltiplicare per il corrispettivo codice di spreading

$$p_k(t)m_k(t) + \sum_{i \neq k}^{N} m_i(t) \underline{p_i(t)} p_k(t) \stackrel{\approx}{p_k(t)} s(t)$$

Vantaggi del CDMA

- Mis different users without any specific coordination
- Nodes doesn't need to be syncronized
- Strong against noise

Numero utenti supportati dal CDMA

$$SNR = \frac{P_S}{P_{th} + P_{int}}$$

• P_S : Potenza di Segnale

• P_{int} : Potenza Interferenza

• P_{th} : Potenza termica = FKT_0R_b

- F Noise figure

- K Costante di Boltzmann = $1.38 \cdot 10^{-23}$

 $-T_0$ Temperatura Ambiente = 290K

 $-R_b$ Bit Rate

$$\mathrm{SNR} \approx \frac{P_S}{P_{int}} = \frac{gP_r}{(N+1)P_r} \xrightarrow{N \gg 1} \frac{g}{N} = \frac{B}{R_b N}$$

Se viene richiesta una SNR minima

$$\begin{cases} \text{SNR} \geq \text{SNR}_{min} \\ \text{SNR} = \frac{B}{R_b N} \end{cases} \Rightarrow N_{max} = \frac{B}{R_b \, \text{SNR}_{min}} \end{cases} \Rightarrow N_{max} = \frac{B}{R_b \, \text{SNR}_{min}}$$
• N: Numero di interferenze
• B: larghezza della banda = gR_b
• P_r : Potenza ricevuta
• q : Spreading factor (> 1)

• N: Numero di interferenze

• g: Spreading factor (> 1)

 N_{max} é il massimo numero di utenti attivi contemporaneamente, é possibile migiorare le prestazioni del CDMA, modificando la disposiizone delle antenne trasmettitrici

$$N_{max} = \frac{B}{R_b \, {\rm SNR}_{min}} K$$
 con $K = \frac{G_A G_{\nu}}{H_0}$ $\stackrel{\bullet}{}$ H_0 interferenza antenne vicine $\stackrel{\bullet}{}$ G_A Sectorization Gain factor $\stackrel{\bullet}{}$ G_{ν} Voice activity factor ≈ 2.5 (pause nella conversazione)

 \bullet H_0 Interferenza antenne vicine

versazione)

7 Rumore Termico

Bianco, a media nulla

$$R \nearrow V$$

$$V^2 = \frac{2\theta^2 K^2 T^2}{3h} T$$
• R: Resistenza
• K: Costante di Boltzman $1.37 \cdot 10^{-23} \left[\frac{W_s}{K} \right]$
• h: Costante di plank $6.62 \cdot 10^{-34} \left[Ws^2 \right]$
• T: temperatura $[K]$

• T: temperatura [K]

V ha una distribuzione Gaussiana:

$$\begin{split} \bar{V} &= 0 \\ \bar{V^2} &= \mathrm{VAR}[V] \end{split}$$

 $S_V(f)$: (Densitá spettrale) é approssimabile ad una costante fino a valori di $f\approx 10^{12} Hz$

Da un punto di vista ingegneristico:

$$S_V(f) \approx \frac{KT}{2} = \frac{N_0}{2}$$

Potenza di rumore:

$$P = 2B \frac{N_0}{2} = BN_0 = KT_0B$$

Banda di rumore equivalente su filtro con risposta H(f):

$$P_{Noutput} = \int_{-\infty}^{+\infty} \frac{N_0}{2} |H^2(f)| df$$

 $B_{eq} :=$ Banda di un filtro con risposta in frequenza rettangolare, ed in uscita la stessa potenza di rumore

$$P_{Nout} = B_{eq} \cdot \frac{N_0}{2}$$

Eguagliando le due espressioni otteniamo che:

$$B_{eq} \frac{N_0}{2} = \int_{-\infty}^{+\infty} \frac{N_0}{2} |H(f)| df$$

Temperatura Equivalente di Rumore: Varie sorgenti di rumore si comportano similmente al rumore termico

$$F(f) = \frac{S_{nf}(f)}{GS_{ni}(f)} \to F = \frac{P_{no}}{GP_{ni}}$$

$$\begin{cases} GP_{Ni}F = P_{No} \\ P_{No} = (P_{Ni} + kT_eB)G \end{cases}$$

$$\mathscr{Q}P_{Ni}F = (P_{Ni} + KT_eB)\mathscr{Q}$$

$$F = \frac{P_{Ni} + kT_eB}{P_{Ni}} = \frac{\cancel{k}T_0\cancel{B} + \cancel{K}T_e\cancel{B}}{\cancel{k}T_0\cancel{B}} = \frac{T_0 + T_e}{T_0} \leftrightarrow T_e = T_0(F - 1)$$

8 Confronto fra T/F/C-DMA

- TDMA é piú flessibile del FDMA, siccome il numero di utenti non é fissato a priori
- TDMA ha problemi di sincronizzazione tra gli utenti che devono trasmettere
- CDMA, Numero di utenti non é prefixzzto, basta associare ad ogniuno di essi una QoS (Quasi ortogonal Spread signal)
- \bullet FDMA lavora con bande molto strette \to molto susciettibile a forti disturbi a breve frequenza
- CDMA piú resistente alle forti interferenze su breve frequena, siccome vengono "schiacciate" dalla sequenza di spreading

8.1 Handoff comparison

- \bullet $\mathbf{FDMA} :$ Brusco cambio di frequenza con la quale si trasmette
- \bullet $\mathbf{TDMA}:$ Mobile assisted Il client informa la BSC su come cambia il segnale
- CDMA: Entrambe le celle usano la stessa frequenza, se viene mantenuto lo stesso codice di spreading non ci sono problemi

9 Random Access Protocols

Tutti i protocolli ad accesso multiplo trasmettono su un unico canale.

Nal caso in cui due o piu nodi trasmettano contemporaneamente avviene una collisione.

Per comunicare, i nodi possono utilizzare solamente il canale

In una rete tra computer, non tutti i nodi trasmettono continuamente, quindi partizionare equamente le risorse del canale renderebbe la rete non del tutto utilizzata

Idealmente: se il Broadcast channel ha una bit rate R

- 1. Quando M nodi vogliono trasmettere, lo fanno con bit-rate $\frac{R}{M}$
- 2. Decentralizzata: Non ci deve essere uno a coordinare le trasmissioni; i nodi non dovrebbero essere sincronizzati

9.1 Algoritmo ALOHA

9.1.1 Aloha Pure

Pros:

• No sincronization needed

Procedure:

- 1. When new frame is received transmit it immediately
- 2. on collision retry after a random interval

9.1.2 Aloha Slotted

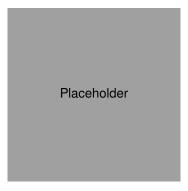


Figure 2: Slotted aloha

Assumptions:

- 1. All frames have the same size
- 2. Time is divided in equal slots
- 3. Nodes transmit frames only at the beginning of a slot
- 4. syncronization is needed
- 5. Collision are always detected

Procedure:

1. New frame received transmit

- 2. while no collisions are detected send next slot
- 3. If collision: start transmission in the next slot with probability P until success

10 Protocollo Ethernet CSMA/CD

CSMA/CD: Carrier Sense Multiple Access, Collision Detection

Si basa sul fatto che le collisioni tra pacchetti vengono riconosciute ed individuate in poco tempo. Quando ne avviene una, la trasmissione del pacchetto viene interrotta.

Dato che il segnale si propaga su un cavo, per determinare le collisioni basta confrontare l'energia del cavo ricevuta, con la potenza di un segnale trasmesso, per poter identificare facilmente un interferenza.

Questo metodo è molto efficente soprattutto se le dimensioni del pacchetto sono molto piú lunghe rispetto ai tempi di propagazione.

Purtroppo, non é possibile utilizzare lo stesso sistema di error-detection nelle reti wireless, dato che la potenza del segnale ricevuto dipende molto dalla distanza tra gli utenti e la sorgente del segnale, quindi non sempre una bassa potenza di segnale implica l'assenza di collisioni.

10.1 Struttura di un frame Ethernet

Struttura frame livello 2:

- Preamble: [8 byte] 7 con pattern 10101010, ed 1 con 10101011; Utilizzati per sincronizzare il ricevitore e trasmettitore
- Destination & Source Address: [6 byte] Target machine / Broadcast & Source machine MAC Address
- Type: Protocollo di livello 3 (ex: IP)
- CRC: Cycling Redundance Check; Controlla solo se si sono verificati errori, non si occupa della correzione.

In caso di errore tutto il frame viene scartato

10.2 Ethernet (Standard IEEE 802.3)

CSMA/CD 1 Persistent:

Aspetta fino a quando il canale é libero, dopo trasmette immediatamente (1 Persistent). Quando si verifica una collisione, viene trasmesso un segnale ad alta energia chiamato Segnale di JAM (JAM Signal).

10.3 Collision Detection

Per assicurarsi che le collisioni vengano individuate, é richiesto che 2T (Round Trip Time) sia al piú $51.2\mu s$. Da cui, supponendo che si trasmetta a 10Mbps, la lunghezza di un pacchetto minima deve essere 64b.

In questo modo ci si assicura che tutti gli host notino la collisione.

10.4 Binary Exponential Backoff

In caso di N collisioni consecutive viene generato un numero casuale K compreso tra 0 e 2^N , chiamata T_s l'unitá di tempo, prima di trasmettere di nuovo un pacchetto vengono aspettati KT_s secondi.

 $T_s = 51.2 \mu s$ per il protocollo Ethernet 802.3

10.5 Efficenza

In condizioni di saturazione:

 t_{prop} : Tempo massimo di propagazione tra due Nodi nella rete (T_s)

 t_{trans} : Tempo di trasmissione massima di un frame (1.2ms), calcolato come $t_{trans} \frac{D_p}{R}$ (D_p dimensione pacchetto, R bit rate).

$$Eff \approx \frac{1}{1 + 5\frac{t_{prop}}{t_{trans}}} \approx 82.6\%$$

10.6 Recezione dei Frame

Ethernet controller card si occupa di filtrare i frame destinati all'host rispetto a tutti i pacchetti nella rete

Transceiver (Utilizzato nelle reti con topologia a bus) si occupa di:

- Carrier detection
- Collision detection
- Jamming

Nelle reti con topologia ad hub (stella), i singoli host si occupano di Carrier detection, l'hub centrale di:

- Collision detection
- Jamming

11 WiFi CSMA/CA 802.11

Collision Sense Multiple Access/Collision Avoidance

- 1. Se il canale é occupato e devo trasmettere un frame, Cronometro quanto il canale ci impiega a tornare libero, chiamo questo tempo T.
- 2. Appena il canale si libera, prima di trasmettere il frame aspetto lo stesso tempo T
- 3. Se il canale torna occupato prima che finisca il mio 'countdown', interrompo il 'countdown' e lo riprendo appena il canale torna livero.
- 4. Altrimenti trasmetto il frame Immediatamente

11.1 Hidden and Exposed Terminal Problems

Avviene nel caso in cui due o piú nodi riescono a trasmettere alla base station, ma il loro segnale non é abbastanza forte da individuarsi a vicenda. Per questo motivo, se uno dei due fa *Carrier Sense*, non individua l'altro, e, trasmettendo contemporaneamente generano interferenza alla base station.

Soluzioni:

- Busy Tone Multiple Access (BTMA): la banda viene divisa in due, una sottobanda viene utilizzata per la trasmissione dati, l'altra per capire quando trasmettere
- Request-To-Send/Clear-To-Send (RTS/CTS): coppia di messaggi di handshake tra device e base station, utilizzati per 'detect' di trasmissioni vicine.

11.2 Wi-Fi Trivia

Wi-Fi: Wireless Fidelty

Wi-Fi Alliance: Organizzazione non-profit che ha creato il brand "Wi-Fi", di cui sono parte molte aziende. Il logo garantisce la compatibilità dei dispositivi con i protocolli ethernet e Wi-Fi.

11.3 Standard 802.11b

Utilizza la banda a 2.4GHz, soggetta ad interferenze da altri device (come microonde, telefoni cordless..), suddivisa in 11 canali, di cui solo 3 non sovrapposti.

Supporta un data rate massimo idealmente da 1 a 11Mbps, ma realisticamente da 4-5Mpbs al massimo.

Utilizza il protocollo DSSS

11.4 Standard 802.11g

Utilizza sempre la banda a 2.4GHz, ma ha un raggio di trasmissione più corto rispetto a 802.11b. É compatibile ancora con lo standard 802.11b.

È piu flessibile siccome cnali multipli possono essere combinati per aumentare il thrughput, ma rimane limitato ad un unico access point.

Idealmente ha un massimo di 54Mbps, ma realisticamente 20-25Mbps e 14Mbps se associato con 802.11b Utilizza FDD

11.5 Standard 802.11a

Come 802.11g piú canali possono essere utilizzati per aumentare il thrughput, ma non rimane limitato ad un unico access point.

Il raggio di trasmissione é piu corto degli altri due protocolli precedenti.

Utilizza FDD con banda a 5GHz, ed ha 12 canali, di cui 8 non sovrapposti. Raggiungendo una velocitá ideale dai 6 ai 54Mbps (Realisticamente $\approx 25Mbps$)

12 Personal Area Network (PAN)

Rete di device disposti a distanza ridotta ($\approx 1 - 10m$), puó essere

- Cablata: Connessa attraverso USB o BUS
- Wireless: Connessa utilizzando protocolli come Bluetooth, ZigBee, IrDA, etc.

Ha come vantaggio principale quello di richiedere poca energia.

Utilizza sempre la frequenza portante di 2.4GHz

13 Bluetoooth 802.15.1

Ha come vantaggi principali:

- ridotto costo
- Connessioni ad hoc
- Ideale per trasissione di dati vocali in tempo reale
- Rimuove la necessit'á di numerose porte, utilizzate per connessioni cablate

13.0.1 Architettura del Protocollo

- Bluetooth Radio: qua vengono processati i segnali radio.
- Baseband: Abilita collegamento tra dispositivi in una piconet.
- LMP: Responsabile dell'organizzazione, collegamento e controllo tra dispositivi bluetooth, scambio e controllo delle chiavi.
- L2CAP: Esegue multiplexing dei protocolli di livello superiore.
- RFCOMM
- TCS BIN
- SDP: Service Discovery Protocol, si occupa di individuare ed avere informazioni sugli altri dispositivi che utilizzando bluetooth.
- AUDIO: Ha la funzione di codificare il segnale audio attraverso due possibili codifiche: PCM (Pulse Code Modulation) e CVSD (Continuous Variable Slope Delta Modulation)

Interfaccia Audio comunica direttamente con la banda base.

Banda base a 79 portanti, utilizza CDMA con hopping sequences, per minimizzare il danneggiamento del segnale provocato dal canale di comunicazione (Interferenza da cammino multiplo).

Nel caso non venga utilizzata l'inerfaccia audio, il Link Manager Protocol si occupa dell'autenticazione e crittografia del segnale trasmesso

Ogni nodo ha un *Bluetooth Device Address* (*BD_ADDR*). Il nodo Master determina tutte le frequenze di hopping dei nodi Slave.

Network topology organizzate in:

- Piconet: Insime di nodi bluetooth sincronizzati con un unico master
- Scatternet: Insieme di piconet

All'interno di una scatternet, Il master di una piconet puó a sua volta essere uno slave

13.1 Formato pacchetto bluetooth

- Access Code: [72bit]
- Packet Header: [54bit] Contiene MAC Address, ed altri bit di controllo
- Payload: [0-2745bit] Dati effettivi trasmessi

13.2 Possibili stati di un dispositivo bluetooth

- ACTIVE: Unicamente identificato da un AM_ADDR, e sta trasmettendo
- SNIFF: partecipa alla piconet nello SNIFF interval
- HOLD: Tiene solamente attiva la connessione
- PARK: (low-power): Rilascia il suo AM_ADDRM, rinmanendo peró sincronizzato col master

BlueTooth device addressing:

- BD_ADDR [48bit]
- AM_ADDR [3bit]: ACTIVE, HOLD or SNIFF
- PM_ADDR [8bit]: PARK MODE address, scambiato con AM_ADDR quando si entra in PARK MODE
- AR_ADDR [8bit]: usato quando si passa dallo stato PARK a ACTIVE

14 Protocollo LoRa

Tecnologia (LPWAN: Low Power Wide Area Network), Bassto su modulazione CSS nel 2014 Utilizzato a livello industriale per connettere dispositivi (IoT),

Da tenere conto per protocolli utilizzati nell'IoT

- batteria
- larga copertura
- sicurezza
- costo

LPWAN: come reti cellulari ma ottimizzate per IoT/M2M, (topologia a stella)

Caratteristiche:

- Wide range
- Low power
- Low cost
- Low data-rate
- Unlicensed bands

LoRa é il livello fisico su cui LoRaWAN lavora; LoRa é il livello fisico

Comunicazinoe device-gateway in lora, gateway-network via ip

14.1 livello fisico

Modulazione basata su Chirp Spread Spectrum (CSS): Frequenza Aumenta Progressivamente

Spreading Factor: Quanto un simbolo viene "allargato" nel tempo, ogni volta che viene incrementato di 1, raddoppia il tempo di trasmissione ed il consumo di energia

14.1.1 Composizione frame LoRa

- 1. Preambolo, serve a stimare la frequenza utilizzata e la qualitá del canale
- 2. Inizio della data Unit di livello fisico: Il dispositivo comunica la fine del preambolo per iniziare a trasmettere i dati
- 3. dati

Air Time: Quanto deve stare acceso il chip per trasmettere dei dati

 T_{off} Duty Cycle: Tempo che 'devo stare zitto' dopo aver trasmesso (Duty Cy

$$T_{air} = T_S(n_{preamble} + n_{payload} + 4.25)$$

$$T_{off} = T_{air} \left(\frac{1}{d} - 1 \right)$$

14.1.2 Capture Effect

Fenomeno associato con FM reception, dove solo il segnale piú forte (o piú vicino) sará demodulato

14.2 Livello MAC (LoRaWAN)

TTN: Server di rete

Esistono 3 tipi di classi

- A: Sensori alimentati a batteria (A sta per supportati da <u>all</u> devices) piú efficenti dal punto di vista energetico, uplink regolato da Aloha
- B: (Attuatori alimentati a batteria) Beacon, sincronizzazione tra nodi e gw tramite beaco
- C: Attuatori alimentati a rete elettrica in Continuous listening

Per i dispositivi di classe A c'é una finestra di downlink dopo ogni trasmissione; Dopo t_1 secondi, apre una receiving slot a stessa frequenza e spreading factor della trasmissione

Se riceve un pacchetto di downlink finisce la trasmissione col gateway

Se non lo riceve, dopo t_1+1 secondi apre una nuova frequenza di trasmissione con SF e altro prestabiliti

Siccome utilizza Slotted Aloha ci deve essere una perfetta sincronizzazione tra end-device e gateway

Tra i messaggi piú importanti trasmiessi ci sono i MAC Commands, utilizzati per impostare potenza, spreading factor . . .

Adaptive Data Rate: Cambia Spreading factor per ottimizzare l'energia consumata, algoritmo attuale si basa su una stima dell'SNR dagli ultimi pacchetti ricevuti

14.3 Architettura di rete e Sicurezza

(X: Immagine slide 63)

14.4 Concludendo 15 ZIGBEE 802.15.4

Quando un nodo trasmette, tutti i gateway nel range trasmissivo ricevono un pacchetto; é il server che sceglie quale pacchetto prendere in considerazione, in base alla potenza del segnale ricevuto

. . .

Network server:

- Gestisce le join
- Controlla che non ci siano pacchetti duplicati
- Decide a quale gateway inviare messaggio di downlink

Application Server: Riceve i pacchetti, schedula le risposte e decripta il payload

Per identificare i nodi univocamente:

- DeviceEUI: Indirizzo a 64 bit come mac address
- DevAddr: indirizzo 32 bit generato da Network (Parallelo dell'IP)
- AppEUI: identificato univocamente
- Fport: Identifica univicamente (App/server) parallelo di TCP/IP

14.4 Concludendo

- Lunghe distanze
- Lunga durata della batteria
- cheap devices
- infrastruttura semplice

Scalabilitá ridotta

. . .

15 ZigBee 802.15.4

Ideato specialmente per low-rate low-power PANs.

Basato sul 'Garantire time slot ai device nella rete'

Beacon-Enabled Mode: La sincronizzazione tra nodi si effettua tramite pacchetti beacon, il tempo disponibile viene suddiviso in superframe. Maggiore complessitá nei songoli nodi.

Beaconless Mode: Nessuna sincronizzazione tra nodi, minore complessitá nei singoli nodi ma meno efficente rispetto a beacon-mode.

15.1 Topologia rete

I nodi sono raggruppati in PAN, identificate da un PAN ID.

Almeno uno dei nodi presenti in ogni PAN, ha il ruolo di coordinatore: Organizza l'inizializzazione dell'intera pan (es. Configurazione del PAN ID), l'associazione dei nodi e delle trasmissioni dei beacon.

Nodi aggiuntivi della rete sono chiamati end-devices.

Tutti i nodi sono divisi logicamente in FDD (Full Function Devices) e RFD (Reduced Function Devices). FFD implementano tutte le funzionalitá ZigBee e possono comunicare con tutti gli altri nodi nel range trasmissivo

Tutte le topoligie permesse contengono almeno un Coordinatore di rete, e gli RFD, possono essere solamente foglie del grafo, mentre gli FFD possono essere rami o foglie.

Viene utilizzato una low-transmission rate: 20 - 40kbps

15.2 Struttura pacchetto

- Beacons: usato dal PAN coordinattor
- Data: Usato dai livelli piú alti per trasferire dati
- Achknowledgement: Usato per confermare la corretta recezoine del pacchetto
- MAC command: manage all control information

Utilizza il protocollo CSMA/CA unslotted. Tempo d'attesa generato casualmente sull'intervallo $[0, 2^{BE} - 1]$

15.3 Network Topologies

- Star: no router solo un padre
- Tree: Coordinatore della PAN é la radice, i router possono diramarsi in router o end device. (energy efficient)
- Mesh: Tutti i nodi possono comunicare, (non applicabile beacon mode)

16 Cellular Network Dimensioning

Aumentare K ha un impatto sul numero di risorse frequenziali assegnate ad ogni cella.

Le risorse frequenziali sono strettamente legate al numero di utenti gestibili. +K a paritá di area di cella, meno densitá geografica degli utenti

16.1 Handover/Handoff

Handover non assistito: gestito da BTS adiacenti

Handover assistito da Mobile station: Mobile Station genera informazioni di controllo per una gestione migliorata dell'handover.

16.2 Dimensionamento rete cellulare

 $A_{cella} :=$ Area di una singola cella

Tutte le celle hanno la stessa dimensione. (Non vero per 5G)

Un Area coperta da una cella richiede maggiore potenza trasmissiva.

Supponendo che M_{cella} sia il numero di risorse frequenziali assegnate ad ogni cella, la densitá geografica degli utenti é calcolata come:

 $u = \frac{M_{cella}}{A_{cella}}$

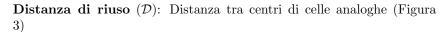
Chiamato M il numero complessivo di risorse a disposizione, e K le dimensioni del Kluster:

$$M_{cella} = \frac{M}{K}$$

Chiamato R il raggio della cella associata dell'esagono.

$$A_{cella} = \frac{6}{2}R^2 \frac{\sqrt{3}}{2} \quad \rightarrow \quad u = \frac{M}{K} \frac{2}{3\sqrt{3}R}$$

Maggiore é il numero di risorse a disposizione, maggiore é il numero di utenti gestibili per Km^2



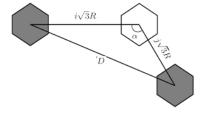


Figure 3: Distanza di riuso

Sperimentalmente i valori che K puó assumere non snono arbitrari, ma devono rispettare la relazione

| | | i | j | k |
|----------------------|---|---|---|-----|
| | | 0 | 1 | 1 |
| | | 0 | 2 | 4 |
| | | 0 | 3 | 9 |
| | | 1 | 1 | 9 3 |
| v ·2 · ·2 · · | $\int i, j \in \mathbb{N}$ | 1 | 2 | 7 |
| $K = i^2 + j^2 + ij$ | $\begin{cases} i, j \in \mathbb{N} \\ i + j \neq 0 \end{cases}$ | 1 | 3 | 13 |
| | (1 3 7 1 | 1 | 4 | 21 |
| | | 2 | 2 | 12 |
| | | 2 | 3 | 19 |
| | | 2 | 4 | 28 |
| | | 3 | 3 | 27 |
| | | | | 1 |

Partendo dal centro di una cella, si arriva ad una cella analoga seguendi i passaggi:

- 1. Muoversi i celle seguendo una direzione perpendicolare ad un lato dell'esagono di partenza
- 2. Ruotarsi di $\frac{2}{3}\pi$ in senso (anti)orario
- 3. Muoversi di j celle seguendo il verso della rotazione

La formula della distanza di riuso tra 3 celle, si calcola (utilizzando il Teorema di Carnot):

$$\mathcal{D} = \sqrt{(i\sqrt{3}R)^2 + (j\sqrt{3}R)^2 - 2(i\sqrt{3}R)(j\sqrt{3}R)\cos(\frac{2}{3}\pi)} =$$

$$= R\sqrt{3i^2 + 3j^2 + 3ij} = \sqrt{3}R\sqrt{i^2 + j^2 + ij} = \sqrt{3KR}$$

16.3 Interferenza tra celle adiacenti (Downlink)

Definiamo la qualitá del segnale come:

$$Q := \frac{D}{R} = \sqrt{3K}$$

Siccome é schematizzata ad esagono (Figura 4), ci sono al massimo 6 segnali interferenti

 $C=\frac{\chi}{R^n}$: Potenza segnale ricevuto (da formula di Friis)

$$I_i = \frac{\chi}{d_i^n} \approx \frac{\chi}{\mathcal{D}^n}$$

La distanza dipende dalla cella, $d_{i_{max}} = d_i + r$, mediamente $d_i \approx \mathcal{D}$. Possiamo sovrastimare la potenza di Interferenza complessiva I come:

$$I \le \sum_{i=1}^{6} I_i = 6 \frac{\chi}{\mathcal{D}^n}$$

È uguale se tutte le celle analoghe di 1^a fascia stanno utilizzando la stessa risorsa. Minore se almeno una delle celle analoghe non utilizza la stessa risorsa

$$SNR = \frac{C}{I} \ge \frac{\frac{\chi}{R^n}}{6\frac{\chi}{D^n}} = \frac{1}{6} \left(\frac{\mathcal{D}}{R}\right)^n = \frac{1}{6} Q^n = \frac{\left(\sqrt{3K}\right)^n}{6}$$

Per aumentare SNR in downlink, considero invece di un antenna omnidirezionale, 3 antenne direttive, ogniuna con diagramma di irradiazione di 120° . Ad ogniuna delle 3 antenne é assegnato $\frac{1}{3}$ delle risorse della cella.

In questo modo:

$$\left(\frac{C}{I}\right)_{dl} \ge \frac{a^n}{2} = 3 \cdot \frac{a^n}{6}$$

In generale su celle tri-settoriali il rapporto aumenta di un fattore compreso tra 2 e 3. Ma comporta un handover sui settori della stessa cella. Al fine di evitare questi costi, si possono considerare siti 3-settoriali, ma richiedono che K sia multiplo di 3.

(X: Disegno Trisettoriale)

16.4 Calcolo C/I Uplink

Utilizziamo come assunzione peggiorativa che la Mobile Station $\acute{\rm e}$ a distanza R dalla BTS.

(X: Disegno posizioni)

Inoltre (assunzione peggiorativa) la mobile station che puó interferire é piú vicina possibile ala BTS, é eattamente a ditanza $\mathcal{D}-R$, questo implica che la retta che unisce i due centri delle BTS passa per uno spigolo.

$$I_i = \frac{\chi}{d_i^n}$$

considerando l' \mathcal{I}_i legata ad una singola Mobile station nella cella

$$I = \sum_{i=1}^{6} \approx 6 \frac{\chi}{(\mathcal{D} - R)^n}$$

$$C = \frac{\chi}{R^n}$$
 , $\left(\frac{C}{I}\right)_{up} = \frac{1}{6} \frac{(\mathcal{D} - R)^n}{R^n} = \frac{1}{6} \left(\frac{\mathcal{D}}{R} - 1\right)^n = \frac{1}{6} (Q - 1)^n$

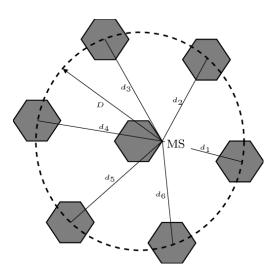


Figure 4: Disposizione BTS Interferenti

16.5 Considerazioni Finali

| | $R \uparrow e K $ cost | R cost e $K \uparrow$ |
|---------------------|------------------------|-------------------------|
| Potenza trasmissiva | 7 | - |
| Numero di Handoff | | - |
| Densitá geografica | > | <u>\</u> |
| Rapporto C/I | - | 7 |

17 GSM e GPRS (2G)

17.1 GSM

Global System for mobile Communication. È organizzato in una struttura fortemente gerarchica.

Introduce per la prima volta sul mercato una trasmissione dati di tipo digitale. Portando enormi vantaggi rispetto ai precedenti sistemi cellulari.

- Piú velocitá di trasmissione grazie alle tecniche di compressione dei dati e codifica di sorgente.
- Introduzione delle funzioni di sicurezza e cifratura
- Introduce un grande numero di servizi grazie all'aumento della velocitá di trasmissione (es. SMS)

Nasce la SIM: Subscriber Identity Module, ha come scopo principale quello di fornire l'autenticazione ed autorizzazione per accedere alla rete. Non contiene all'interno il numero di telefono, perché associato all' IMSI. Contiene:

- IMSI: International Mobile Subscriber Identity, Numero univoco associato ad ogni utente, mandato da un dispositivo della rete (molto raramente) a HLR e VLR. Composto da:
- Utente
- Operatore
- Nazione

Per garantire riservatezza agli utenti viene inviato al suo posto un TMSI (*Temporary MSI*) casualmente generato.

- Chiave segreta utilizzata sia per autenticare il chiamante sia per cifrare i dati.
- Memoria interna (Conentiene al massimo 256 Numeri di telefono)

Immediatamente dopo, appoggiandosi alle tecnologie del GSM, nasce GPRS (2.5G). Per questo l'architettura viene chiamata GSM-GPRS.

17.2 GPRS

General Packet Radio Service

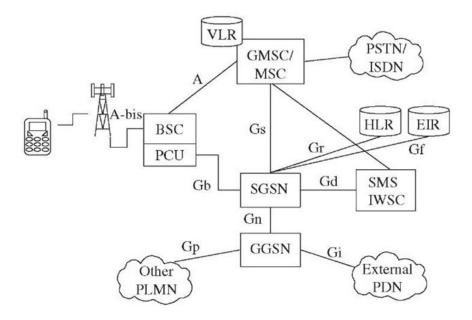


Figure 5: Architettura GSM/GPRS

Suddiviso in due layer:

Access Network (BSS Base Station Subsystem):

- BTS: Base Transceiver Station: Hardware per recezione, antenne modem ed amplificatori
- BSC: Base Station Controller: Gestisce canali radio delle BTS che controlla e mobile station collegate.

Utilizza frequency hopping per prevenire trasmissione continua su canali 'cattivi'

Gestisce Handoff tra:

- Celle Adiacenti
- Stessa Cella
- TRAU: Transcoder and Rate Adoption Unit, adatta la codifica di sorgente utilizzata dalla mobile station alla codifica utilizzata dalla NSS, trasmettendo dati attraverso PCM (Pulse Code Modulation)

Codifica sorgente vocale telefono (RPE-LTP), compongono la voce ed elimina la ridondanza, campionando il segnale.

Si occupa anche del procedimento inverso, riaggiungendo ridondanza.

Core Network (NSS Network Switching Subsystem):

- MSC: Mobile Switching Center, commutazione circuito
- GMSC: Gateway Mobile Switching Center, MSC che si interfaccia con la rete esterna

ls GMSC e le MSC sono tutte collegate tra loro e framano una rete di comunicazione interna

- SGSN: Interfaccia commutaizione pacchetto
- HLR: Home Location Register, Database s cui un gestore GSM memorizza permanentemente i dati relativi agli utenti sottoscritti (IMSI, MSISDN)
- VLR: Visitor Location Register, Mantiene aggiornate le informazioni sulla mobile Station (IMSI, MSISDN, HLR, TMSI, Stato Mobile Station, Location Area Identity)
- EIR: Equipment Identity Register, Database di IMEI e SIM degli utenti abbonati

 $\label{lem:international} \begin{tabular}{ll} \textbf{Mobile } Equip \begin{tabular}{ll} Identity, identifica univocamente una mobile station. \end{tabular}$

• AuC: Authentication Center, Autorizza l'assegnazione delle risorse ad una mobile station

ISDN, PSDN: Si occupano della traiffazione

17.3 Segnale GSM

$$\operatorname{Signal} \longrightarrow \operatorname{ADC} \longrightarrow \operatorname{Cod. Sorgente} \longrightarrow \operatorname{Cod. Canale} \longrightarrow \operatorname{Costr. Burst} \longrightarrow \operatorname{Mod. GMSK} \longrightarrow \operatorname{Dest}$$

- ADC: Analog Digital Converter
- Codifica di sorgente: RPE-LTP (Regular Pulse Excitation Long Term Reduction)
- Codifica di Canale
- Codifica di Sorgente, Rate di codifica $\frac{1}{2}$: Ricevuto in ingresso 1 bit, inserisce ridondanza e manda 2 bit in uscita
- Costruttore di burst
- Destinazione

Bande in uplink: $\frac{890}{915}MHz \rightarrow$ Banda di coerenza 25MHz = B

GSM lavora con sottobande di $200KHz~(B_C) \rightarrow \text{Numero di}$ sottobande possibili: $\frac{B}{B_C} = \frac{25 \cdot 10^3 kHz}{200KHz} = 125$. Per essere sicuri di non 'sforare' dalla banda a disposizione, ne vengono utilizzate solamente 124.

Ogni sottobanda viene indicata con un ARFCN ($Absolute\ Radio\ Frequency\ Channel\ Number)$

Ogni sottobanda puó essere assegnata fino ad un massimo di 8 utenti. Viene utilizzato un TDMA a 8 slot per ogni sottobanda. Da cui il numero di utenti gestibili: 124*8=992

Ogni time slot viene indicato con TSn

La coppia ARFCN-TSn indica univocamente una risorsa.

Se il 'Passo di Duplice' é costante, basta conoscere la sottobanda in uplink per identificare univocamente anche quella in downlink.

Il vantaggio di utilizzare l'ibrido FDMA/TDMA é la possibilità di utilizzare il frequency hopping nel TDMA: Ad ogni utente non viene assegnata solamente una risorsa, ma una serie di risorse \Rightarrow Riduzione danneggiamento comunicazione da sottobane danneggiate.

Per la modulazione del segnale viene utilizzata un GMSK ($Gaussian\ Minimum\ Shift\ Keying$), Un formato di modulazione molto efficente.

- 1. Efficenza spettrale superiore a 1 symbolo Hz
- 2. Robusta contro l'evanescenza
- 3. Ha un ampiezza costante, viene gestito in modo efficente amplificatori
- 4. Semplice come implementazione

17.4 Struttura di uno slot GSM

| 3 | 57 | 1 | 26 | 1 | 57 | 3 | 8.5 |
|---|----|---|----|---|----|---|-----|
|---|----|---|----|---|----|---|-----|

Multiframe: Composto da 26 frame, dura 120ms

Ogni Frame é composto da 8 slot

Ogni **Slot** dura 577 μ s, ed é composto da 156.25 bit. Gli 8.25 bit terminali non vengono utilizzate nel frame, per evitare problemi con la sincronizzazione, in questo mod lo slot é simmetrico.

- Bit di coda [3 bit]: principalmente utilizzati per consentire l'accensione e spegnimento dell'amplificatore di potenza.
- Campi dati [57 bit]: payload
- Stealing flag [1 bit]: quando vanno ad 1, i campi dati vangono utilizzati per il controllo.

Utilizzati nelle operazioni critiche (handover, cambiaento arfcntsn)

• Midambolo

Il **midambolo** é noto al tramettotore ad al ricevitore.

$$\{x_K\}_{K=1}^{26} \longrightarrow H(z) \longrightarrow \{y_K\}_{K=1}^{26}$$

Per trovare h_k si usa la sequenza nota $y_k = x_k \oplus h_k$.

 h_k : Channel Impulse Response

Dato che la risposta in frequenza del canale varia continuamente nel tempo, il modo migliore per stimarla é valutarla a metá del pacchetto.

$$T_s \coloneqq \text{Tempo di simbolo} = \frac{\text{Durata slot}}{\text{Dimensione Pacchetto}} = \frac{577 \mu s}{156.25} \approx 3.69 \mu s$$

Banda di coerenza: $\frac{1}{5\sigma}$

Banda del segnale = $\frac{1}{3} \gg$ Banda di Coerenza $\approx \frac{1}{80}$

Su 200KHz la risposta in frequenza potrebbe essere quella (figura).

Tempo di coerenza: Legato all'effetto doppler; f_D (Frequenza doppler) $\approx 100 Hz$ nel GSM

$$T_{coer} pprox rac{9}{16\pi f_D} pprox 1ms$$

$$T_{burst} = T_{slot} = 577 \mu s = 0.57 ms \approx T_{coer}$$

Risposa Trasmissiva $(Rb) \approx \frac{114 \cdot 24}{120 \cdot 10^{-3}} = 22.8 \frac{Kb}{s}$

17.5 Gerarchia di Segnalazione GSM

• Burst-Slot: $577\mu s$

• Frame (8 Slot): 4.65ms

• Multiframe (26 frame): 120ms

• SuperFrame (51 multiframe): 6.12 s

• HyperFrame (2048 superframe): 3h 24m 57.76s, passato questo interfallo di tempo, tutte le chiavi crittografiche vengono reinzializzate

Tutti le repliche sono caratterizzate da fading, modellizzato con una distribuzione di Rayleigh

GSM era progettato per la trasmissione vocali, é altamente inefficente per la trasmissione dati.

18 EDGE ed Evolved EDGE(2.7G)

 $Enhanced\ Data\ rates\ for\ GSM\ Evolution$

GPRS (2.5G): General Pachet Radio Service, Consente ai telefoni di collegarsi a reti dati. Si appoggia alla rete di accesso GSM (TDMA/FDMA), per trasmettere dati con TCP/IP, ad un utente possono essere assegnati piú slot di uno stesso sottocanale.

Miglioramento di trasferimento dati a comunicazione pacchetto (enhanced GPRS)

Si appoggia alla rete GSM

Intermedio fra GSM e wideband code division multiple access (W-CDMA) i.e. UMTS (3G)

EDGE ottimizza la trasmissione dati utilizzando il formato di modulazione 8PSK, portando il bit rate ad un tasso di trasmissione di $\approx 172kbps$

Evolved~Edgeé la diretta ottimzzazione di EDGE, il cambiando ancora il formato di modulazione da 8PSK a QAM16/QAM23 il tasso di trasmissione sale da 172kbpsa $\approx473kbps$

19 UMTS (3G)

Universal Mobile Telecommunication System

Alla fine lo standard che doveva prendere piede era IMT-2000. Tutte le entitá cercarono di spingere le proprie soluzioni significative rispetto alla 2^a generazione \rightarrow dovevano reggere applicazioni multimediali.

Il sistema doveva supportare la commutazione di circuito (telefono) e pacchetto (tipo internet) ed il tasso di trasmissione in continuo aumento $\left(2\frac{Mb}{s}\right)$

- $1G \rightarrow \text{Vari sistemi sparsi}$
- $2G \to \text{Sistemi}$ cellulari e il GSM e IS-95 anche se ci sono stati altri sistemi come per esempio IRIDIUM (costellazione di satelliti) o global
 - \Rightarrow Fornire connettivitá conn
nessione di satellite geostazionario anche se la gesione ed i costi erano assurdi

Con la 3^a Generazione si vuole arrivare ad una famiglia di standard, applicabile in tutti i continenti

UMTS: (Standard Principale) e poi **MC CDMA** (portanti multiple)

Per coordinare gli sforzi di tante entitá é stato creato un associazione 3GPP Era una partnership per uno standard comune, ne facevano parte: ZTSI, ARIB ed ANSI

Alla fine degli anni 90 é stato introdotto la rete di accesso terrestre $\underline{\text{UTRA}}$ Interfaccia radio $\mathbf{WCDMA} \to \text{Bande}$ piú larghe del CDMA classico e poteva funzionare sia in modalitá TDD sia una modalitá FDD

É piú facile allocare una banda in uplink e downlink

Con il TDD c'é piú flessibilitá

19.1 Differenze tra W-CDMA e GSM

Wideband Code Division Multiple Access, lavora su coppia di canali a banda larga (5Mhz). Puó essere utilizzato sia in modalitá TDD che FDD.

- Maggiore spaziatura tra portanti
- Maggiore frequenza di controllo

Nel GSM non c'é bisogno di un controllo di potenza, siccome ogni utente ha la sua frequenza. Non accade lo stesso dal 3G, per questo motivo viene introdotta una frequenza di controllo

| Generazione | $\mathrm{Kb/s}$ |
|-------------|-----------------|
| GSM | 36 |
| GPRS | 171.2 |
| EDGE | 473.6 |
| UTRA | 1920 |

Figure 6: Velocitá trasmissioni

Diversitá di frequenza: Serve per prevenire Fading nel canale

- **GSM** utilizzava frequency hopping
- W-CDMA siccome il canale é molto grande la banda non viene completamente distrutta (notch); Vengono sfruttati con ricevitori Rake

Per trasmissione dati e pacchetto:

- GSM puó assegnare all'utente piú time slot successivi
- 3G potenzia lo scheduling per la trasmissione dei pacchetti: il sistema assegna più risorse per aumentare la velocità di trasmissione in downlonk (HSDPA e HSUPA)

19.2 Diversitá di trasmissione in downlink

Antenne multiple in trasmissione ed antenna unica in recezione \rightarrow diversitá di trasmissione

Usando antenne multiple in recezione, aumenta la velocitá di canale esponenzialmente; (Con $\mathbf{5G}$ verranno utilizzate almeno 2 antenne per device)

Per garantire l'ottimizzazione dell'assegnazione delle assegnazzione delle risorse \rightarrow 3G introduce il concetto di "negoziazione" delle risorse attraverso $Radio\ Bearer \rightarrow$ Canale di trasporto che consente di negoziare dati (date bearer) o caratteristiche a livello fisico (Signal bearer)

Gli attributi definiti da questi pacchetti di controllo riguardano:

- 1. throughput
- 2. Ritardo trasmissivo
- 3. Tasso di errore massimo tollerabile
- \Rightarrow Tutto questo porta all'introduzione del concetto di classe di **QoS** Quality of Service

19.3 Classi di QoS di UMTS

Classi di QoS: Quality of Service (conversazionale, streaming, interattiva, background), legato alla pianificazione delle reti (dipende dal numero di utenti per cella). Introdotto nella terza generazione.

- Conversazionale: applicazione principale per voce, videogiochi e videotelefonia;
 - deve essere preservata l'interazione temporale tra le informative del flusso
 - Bassa varianza dei ritardi

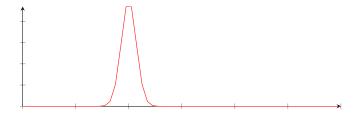


Figure 7: Classe Conversazionale

- é sopportabile la perdita di alcuni frame, ma non il ritardo eccessivo dell'arrivo di ogni frame
- Streaming: Streaming multimediale
 - no vincoli su ritardi
 - perservazione temporale tra i frame
- Interattiva: Cadono i requisiti delle entitá informative, siccome non é piu presente un flusso di dati
 - ottenere risposta da entitá remota
 - preservare integritá dei dati
- Background: Chiede solo di preservare l'integritá dei dati, (Es: Download delle email in background)
 Hanno la minore prioritá rispetto alle altre classi di traffico

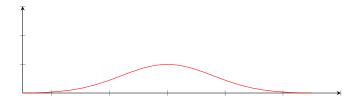


Figure 8: Grafico Streaming

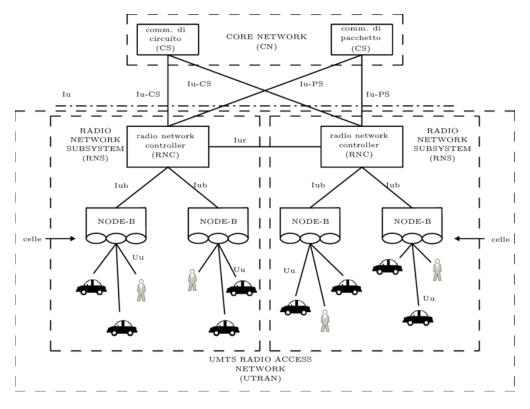
Sistema UMTS é di fatto formato da 2 sottoinsiemi (che sono l'evoluzione del BSS e NSS)

 $NSS \rightarrow Core\ Network\ (CN) \rightarrow autenticazione utenti connessi, commutazione autenticazione connessione, interconnessione verso reti esterne (di altri provider o internet)$

 $BSS \rightarrow UMTS$ Radio Access Network (UTRAN)

19.4 Architettura UTRAN

UMTS Terrestrial Radio Area Network



Nella fase iniziale del 3G coesistenza di sistemi di 2^a e 3^a generazione

Con la $3^{\rm a}$ generazione si inizia ad affiancare la rete d'accesso con la rete d'accesso UTRAN

 $\mathbf{RNC}\colon \mathbf{Radio}$ network Controller \to novitá introdotta dalla 3G, Collegati con interfaccia $\mathbf{Iur},$ idealmente sono tutti connessi tra loro

Idea del 3G:Delegare all'esterno piú responsabilitá ed intelligenza, mentre lascia all'interno della core Network la tariffazione

 $\mathbf{UTRAN} \to \text{formata da vari RNS}$, ogniuno dei quali é formato da diversi Node B. Ogni Node B gestisce un certo numero di celle (da 3 a 6)

 \rightarrow In ogni cella é supportato FDD e TDD

Con UTRAN si indica l'insieme dei Node-B e dei Radio Network Controller (RNC), che formano la rete d'accesso radio nello standard UMTS. Contiene:

- Interfaccia Iu: Connette RNC alla Core Network (CN). Piú nello specifico viene detta:
 - Iu-CS (Circuit Switching) per traffico vocale (connessione con dominuo a circuito)
 - Iu-PS (Packet Swtiching) per traffico dati (connessione con dominio a pacchetto)
- Interfaccia Uu: Interfaccia telefono e Node B, ha il compito di
 - trasportare i servizi per l'utente
 - Gestione della mobilitá: Trasporto delle informazioni necessarie
- Interfaccia Iub: Interfaccia di collegamento fra Node B ed il proprio RNC
- Interfaccia Iur: Collega RNC appeartenenti a diversi RNS

La novitá a livello architetturale dell'UMTS é la presenza degli RNC nella UTRAN . Ogni RNC gestisce tutte le funzionalitá lato utente (Mobilitá e Assegnazione risorse) senza il bisogno di fare richieste alla Core Network.

Compito del Node B:

- Realizzare le trasmissioni radio (modulazione, potenza trasmissiva, gestire il controllo di potenza)
- Riceve dal proprio RNC le indicazioni sulle risore da assegnare agli utenti
- Effettuare misure sulla potenza e QoS

19.5 Architettura Core Network

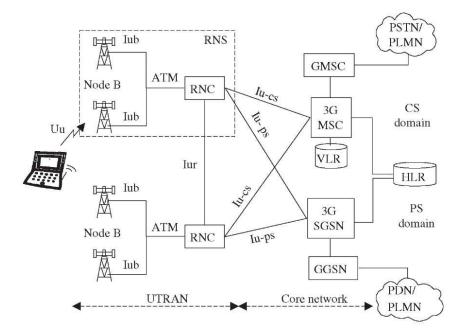


Figure 9: Struttura Completa UMTS

PSTN: Public Switched Telephone Network

PLMN: Public Land Mobile Network

20 LTE (4G)

Long Term Evolution

Vuole promuovere l'utilizzzo della banda larga in mobilitá, con l'obbiettivo di raggiungere velocitá di connessioni wireless superiori anche ad 1Gbit/s.

Machine to machine legata ad IOT (dovrebbe rimanere piccola siccome i dati trasmessi sono pochi)

Con LTE il traffico vocale inizia ad essere deflesso sul traffico dati (Whatsapp, Skype etc.)

Parte integrante dell'UMTS, ma prevede numerose modifiche:

• Resource Scheduling in Uplink e Downlinkm

Utilizza OFDM (Orthogonal Frequency Division Multiplexing) per il downlink e Single-Carrier FDMA per l'uplink (al posto del W-CDMA)

- Ha un efficenza spettrale 3 volte superiore alla versione precedente
- Trasport layer tutto orientato ad IP, fondamentale per rendere possibile assegnazione dinamica delle risorse

20.1 LTE performance requirements

• Data rate con picchi di 100 Mb/s, massima banda assegnabile ad un utente 20MHz

Dalla terza generazione ci si é accorti che il traffico é asimmetrico, downlink é molto piú utilizzato rispetto all' uplink, per questo motivo, l'efficenza spettrale dell'uplink é dimezzata rispetto a quella del downlink

- Cell range ideale di qualche Km, idealmente si puntava ad avere celle di 30/100 Km di raggio
- Cell Capacity fino a 200 utenti attivi per cella
- Mobilitá (Sistema ottimizzato per basse mobilitá)
- Latency
 - User Plane (nell'ordine di pochi millisecondi $\approx 5ms$), essenziale per AR & VR
 - Control Plane
- Improved Spectral efficiency
- Broadcasting: Tutte le applicazioni legate al Digital Video Broadcasting, (es Eventi in diretta)
- Ottimizzato verso l'IP, per essere direttamente compatibili con Internet
- Bande scalabili (Attraverso OFDMA consente assegnazioni flessibili di risorse frequenziali)
- Co-esistenza con precedenti versioni delle reti cellulari

20.2 3 principali limitazioni del 3G

- 1. Massima bit rate
- 2. 3ª gen non era stata progettata per tenere conto dei vincoli sulla latenza,

diventa difficile utilizzare applicazioni interattive

Interazioni ancora peggiori con il resource assignment

20.3 LTE Architecture 20 LTE (4G)

3. 3G richiedeva dei terminali complessi, per funzionare bene c'era bisogno utilizzare dei ricevitori RAKE (molto complessi), i quali richiedevano un grande consumo di batteria

Latenza ≔ Round trip delay

20.3 LTE Architecture

High Speed OFDM Packet Access/Evolved UTRAN, due termini per indicare la stessa cosa.

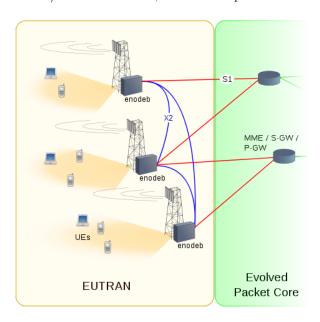


Figure 10: Architettura E-UTRAN

enodeB: Evolved Node B, parlano direttamente con un Gateway (MME), prende il posto del nodeB ed RNC. L'obbiettivo é semplificare la struttura, riducendo la latenza e ridurre l'esposizione all'interferenza radio. enodeB Contiene uno scheduler che assegna le risorse a tutti gli utenti connessi.

Delegando le capacitá gestionali all'enodeB il sistema diventa piú semplice e reattivo. Ruoi delegati all'eNB

- Resource Scheduling
- QoS Aware
- Autoconfigurarsi rispetto alla posizione nella rete

Esistono due tipologie di Gateway

La Core Network del 3GPP LTE, si chiama SAE (System Architecture Evolution). É la diretta evoluzione della core network utilizzata nel GPRS, ma piú semplificata, ed ha un maggiore thrughput ed una minore latenza.

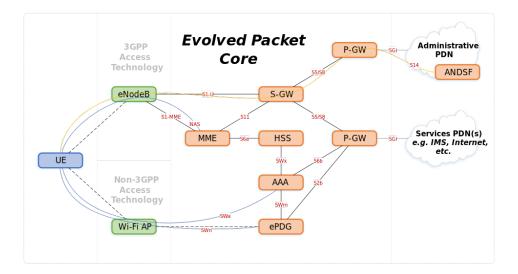
20.3.1 EPC

Evolved Packet Core, composto da:

• MME (Mobility Management Entity): Responsabile della gestione utenti (Autenticazione attraverso HSS, Ritrasmissione dati, Generazione Identitá temporanee)

HARQ (*Hybrid Automatic Repeat Request*): Algoritmo di error detection, Cerca di accelerare il piú possibile la trasmissione, non interrompendo il flusso

PCRF (Policy and Changing Rules Function): Software che si occupa della tariffazione



• HSS (*Home Subscriber Server*, database centrale. Basato sul HLR ed AuC (*Authentication Center*). Sostituisce HLR e VLR

Architettura semplice dal punto di vista dell'user plane: 3 passi raggiongere l'esterno

Da punto di vista dell'accesso, si concentra tutto sugli eNB

- Scompare completamente il CS domain, viene tutto orientato al Packet Switching
- $\bullet\,$ Prepared for Non-3GPP Access

ePC deve essere in grado di gestire flussi informativi non necessariamente legati a rete cellulare, ma anche da access point WiFi

Uplink max: 75Mbps

Da 3.5G: HASPA+ *High Speed Packet Access*+ conosciuto anche come H+, vengono utilizzate per la prima volta antenne multiple in Uplink e downlink (MIMO *Multiple Input Multiple Output*)

21 Modulazione a Portante Multipla

21.1 Pulse shaping and spectrum

Slide 293

Il filrtro piú facile da utilizzare é l'impulso rettangolare (sync)

Da slide 294: Una serie di impulsi, ricevuti in maniera diversa con diversi ritardi.

A livello temporale si riceve la somma dei segnali ritardati, i quali possono interferire tra di loro (Interferenza da commino multiplo)

Ricevitori RAKE Sfruttano l'evanescenza da cammini multipli per potenziare il segnale

 1^a soluzione intuitiva (296): Aggiungere un periodo di guardia (GP): Ritardo tra trasmissione dei simboli Risolve solo interferenza intersimbolica, non danneggia simboli successivi

Un modo per ridurre l'**interferenza inter simbolo** é l'utilizzo trasmettere nel periodo di guardia la parte iniziale o finale del simbolo successivo (CP *Cycling Prefix*) o precedente (CS *Cycling Suffix*).

L'elaborazione dei segnali diventa molto più semplice, ma é lento, siccome il periodo di Guardia é tempo non utilizzato \rightarrow Non efficente

Un altro problema lo si ha se si manifestano ritardi piú alti del periodo di guardia

Supponendo di utilizzare comunque questo approccio, per proteggersi dalle interferenze residue: Una delle repliche ricevute é piu forte delle altre. Supponendo che l'interferenza avvenga solamente all'inizio del simbolo: Prefisso e Suffisso ciclico (298)

Prefisso ciclico: Prendere l'ultima parte del simbolo e la mette all'inizio

Suffisso ciclico: Lo stesso solo che prende la prima parte e la mette alla fine del simbolo

Limitazione modulazione a singola portante La percentuale del tempo in cui viene trasmesso un simbolo di dati

 $E = \frac{T_{SYMBOL}}{T_{SYMBOL} + T_{CP}}$

21.2 OFDM

Orthogonal Frequency Division Multiplexing, tecnica di trasmissione che consesnte un tipo di modulazione a multi-portante, i.e. utilizza un numero elevato di sottoportanti tra loro ortogonali.

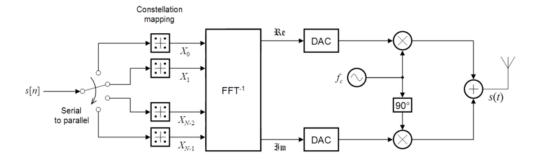


Figure 11: Trasmettitore OFDM

Ogni portante é modulata attraverso una modulazione di tipo convenzionale (es. QPSK) con basso symbol rate.

Portanti ortogonali significa che alla frequenza centrale della sottoportante non c'é ACI: *Interferenza da portante adiacente* (Figura: 12).

Idea OFDM: Impacchettare densité spettrali di potenza mantenendo ortogonalitá e sfruttando gli zeri delle sinc (305)

Il vantaggio primario dell'OFDM rispetto agli schemi a singola portante é l'abilitá di comunicare anche in condizioni pessime di canale, assegnando ad ogni utente frequenze personalizzate.

La trasmissione viene divisa in N flussi paralleli, poi fatta passare per un codificatore di costallazione ed un modulatore elementare. Tutti gli N flussi vengono creati allo stesso istante, poi passati ai modulatori, che possono modulare il segnale in sottoportanti equamente distanziate tra loro il giusto per evitare interferenze tra canali portanti (Per l'LTE questa distanza é $\approx 15 \mathrm{KHz}$).

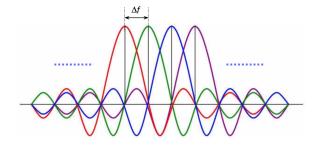


Figure 12: Sottoportanti OFDM

Per evitare di perdere risorse, si cercano di fare le sottobande piú vicine possibili, ma se sono troppo vicine si rischia l'interferenza da portanti adiacenti

Parallelizzando il segnale e trasmettendo valori costanti su ogni sottobanda, si risolve il problema del periodo di guardia. Inoltre, mantenendo un basso symbol rate, viene garantita un alta efficenza spettrale.

La codifica del segnale é basata sull'FFT inversa, (a recezione per riottenere il segnale basterá riapplicare FFT).

La suddivisione ortogonale delle frequenze richiede un precisa sincronizzazione tra trasmettitore e ricevitore, richiede quindi un aumento di complessitá nel ricevitore.

L'OFDM non é ideale per l'accesso multiplo con piú utenti, per questo motivo l'OFDM Puro viene utilizzato solamente per servizi di broadcast.

Per l'accesso multiplo l'OFDM puó essere combinato come:

- TDMA: Non ottimale per un alto traffico in rete
- FDMA: Orthogonal Frequency Division Multiple Acces

21.3 OFDMA

Con CDMA veniva assegnata tutta la banda e si sperava che i notch fossero pochi rispetto alla grandezza di banda.

Approccio più efficente, dividere banda in più bande piccole ed assegnarne un diverso numero ad un unico utente: Vengono assegnate solo quelle dove il canale ha una 'buon' risposta, in modo da utilizzare al massimo possibile ogni porzinoe di banda

Rimane sempre inefficente per alto traffico. La soluzione a questo problema é assegnare non solo sottoportanti, ma *Blocchi di risorse* composti da sottopotanti su intervalli di tempo.

Ogni risorsa frequenziale prende il nome di **Resource Block**, e corrsiponde ad una sottobanda di 180KHz. Vengono assegnati tra i 6 ed i 100 blocchi di risorse in base al tipo di richiesta

Protocolli di accesso multiplo e modelli di scheduling sono identici,

Diversi approcci:

1. OFDMA-TDMA

Limitato: Se solo uno deve trasmettere, molte risorse rimangono inutilizzzate

2. OFDMA-FDD Introdotto il concetto di blocco di risorse: Posso assegnare le risorse in modo diverso in base alle esigenze deglu utenti (Slide 311)

12 sottoportanti formano un blocco di risorse

21.4 SC-FDMA

Single Carrier Frequency Division Multiple Access

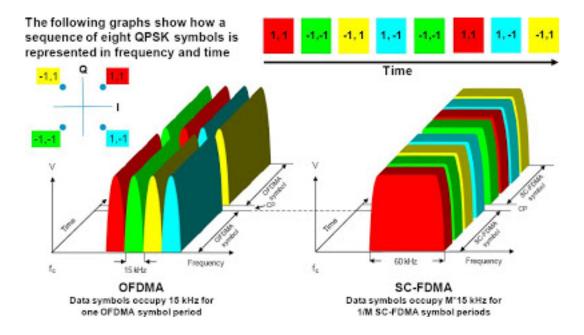
Utilizza efficentemente le risorse del canale

Si addata all'interferenza. Le sottoportanti vengono assegnate in base alla risposta dei vari utenti sul canale di comunicazione

Viene utilizzato il prefisso ciclico come intervallo di guardia.

Ogni sottoportante contiene informazioni su tutti i simboli trasmessi

Funziona molto bene per valori relativamente bassi di PAPR (*Peak to Average Power Ratio*, caratterizza la qualitá del segnale trasmesso)



(slide 319): Risposta al canale di due utenti (Giallo e Blu).

La base station sceglie a quali frequenze assegnare ad ogni utente, in base alla loro risposta al canale.

(Scheduling utilizzato nei sistemi di 4^a generazione, tipicamente funzionano in modalitá TDD, (Trasmissioni suddivise in Uplink e Downlink). Tra le due fasi cé una fase di negoziazione, dove vengono riassegnate le risorse per il successivo Uplink/Downlink

5G Inizierá a funzionare utilizzando l'OFDMA come formato di modulazione

21.5 Stuttura di uno slot LTE

Ogni frame dura 10ms. Ogni frame é diviso in 10 subframe. Ogni subframe é diviso in 2 slot, ogniuno di durata 0.5ms.

Gli slot sono composti da 6 o 7 simboli OFDM, in base a se viene usato il prefisso ciclico esteso o meno.

EUTRAN é organizzata in blocchi di risorse (12 sottoportanti). É compito dello scheduler assegnare questi blocchi a canali fisici di fferenti utenti. Ogni cella deve contenere dai 6 ai 110 bloccchi di risorse.

In un blocco di risorse non é detto che venga utilizzato lo stesso formato di modulazione

22 5G, Advanteges over 4G

- Maggiore disponibilitá di banda
- Bassa latenza: da 9 a 10 ms; Dovuta alla minore distanza cloud-server
 Multiaccess Edge Computing: Place more computing resource closer to the point of data creation
 Very useful for AR/VR
- Maggior numero di dispositivi connessi per km² (1 mln)
- Peak data rate from 1Gbs to 20Gbs
- Available spectrum from 3GHz to 30GHz
- Higher data traffic; from 7.2 Exabyte/Month to 50 Exabyte/Month

Non acora pienamente utilizzato, verrá utilizzato maggiormente con IOT 5G will become the backbone of Smart Cities, diriverless car... (IOT, Industria 4.0)