## Accès Multiple Avancé: OFDMA versus SC-FDMA Couche PHY LTE

C. Poulliat

25 novembre 2020



1/58

- OFDM et SC-FDE
  - OFDM
  - Egalisation dans le domaine fréquenciel
- Accès multiple par répartition en fréquence
  - FDMA : principe générale
  - OFDM-A
  - SC-FDMA
- Spectral Shaping
- Egalisation et analyse
  - Modélisation SC-FDMA
  - Modélisation EW-SC-FDMA
  - Références



- OFDM et SC-FDE
  - OFDM
  - Egalisation dans le domaine fréquenciel
- Accès multiple par répartition en fréquence
  - FDMA : principe générale
  - OFDM-A
  - SC-FDMA
- Spectral Shaping
- Egalisation et analyse
  - Modélisation SC-FDMA
  - Modélisation EW-SC-FDMA
  - Références



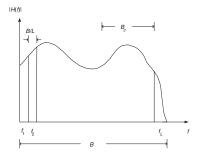
- OFDM et SC-FDE
- Accès multiple par répartition en fréquence
- Spectral Shaping
- Egalisation et analyse

## Accès multiples par Répartition en fréquences : OFDMA et SC-FDMA

OFDM: principe de base

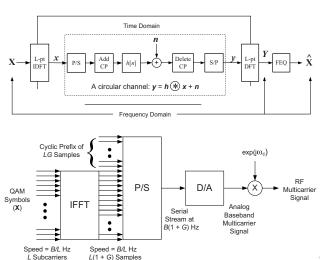
## Orthogonal Frequency Division Multiplexing

- Introduit pour traiter efficacement les interférences entre symboles pour les canaux fortement dispersifs,
- Principe: transformer un canal large bande en un certains nombre de canaux bande étroite de largeur plus petite que la bande de cohérence du canal.
  - ⇒ flat fading sur chaque canal



# Accès multiples par Répartition en fréquences :OFDMA et SC-FDMA

OFDM: principe du préfixe cyclique

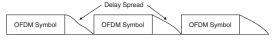


6/58

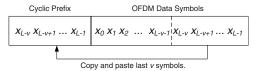
**OFDM** 

## OFDMA et SC-FDMA

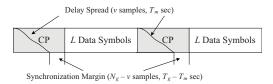
OFDM: structure émetteur-récepteur en mono-utilisateur



### Intervales de garde ⇒ pas d'IES inter-symboles OFDM



#### Préfixe cyclique : rendre la convolution avec le canal circulaire

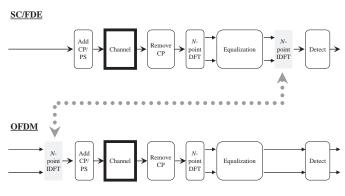


Ajout Préfixe cyclique : plus IES intra symbole OFDM

- OFDM et SC-FDE
  - OFDM
  - Egalisation dans le domaine fréquenciel
- Accès multiple par répartition en fréquence
  - FDMA : principe générale
  - OFDM-A
  - SC-FDMA
- Spectral Shaping
- Egalisation et analyse
  - Modélisation SC-FDMA
  - Modélisation EW-SC-FDMA
  - Références

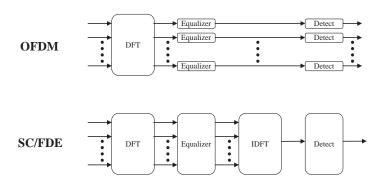


#### Egalisation Monoporteuse dans le domaine fréquentiel : SC-FDE vs OFDM

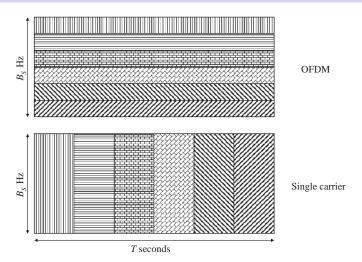


<sup>\*</sup> CP: Cyclic Prefix, PS: Pulse Shaping

SC-FDE vs OFDM: récepteurs



SC-FDE vs OFDM : interprétation dans le plan temps-fréquence



- OFDM et SC-FDE
  - OFDM
  - Egalisation dans le domaine fréquenciel
- Accès multiple par répartition en fréquence
  - FDMA : principe générale
  - OFDM-A
  - SC-FDMA
- Spectral Shaping
- Egalisation et analyse
  - Modélisation SC-FDMA
  - Modélisation EW-SC-FDMA
  - Références



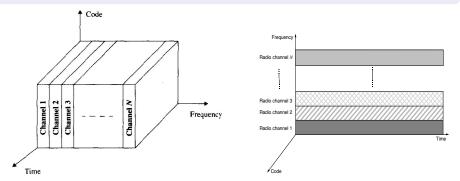
- Accès multiple par répartition en fréquence
  - FDMA : principe générale
  - OFDM-A
  - SC-FDMA



## Accès Multiple Par Répartition en Fréquence

## Principe générale

 chaque utilisateur se voit assigner une fréquence ou bande de fréquences (généralement contigues) pour la durée de sa communication,



Principe générale du FDMA



- - OFDM
  - Egalisation dans le domaine fréquenciel
- Accès multiple par répartition en fréquence
  - FDMA : principe générale
  - OFDM-A
  - SC-FDMA
- - Modélisation SC-FDMA
  - Modélisation EW-SC-FDMA



## Accès Multiple Par Répartition en Fréquence **Avantages**

- Généralement, moins de traitement de signal requis (communications bandes étroites).
- synchronisation temporelle facilité

## Désavantages

- sensibilité au fading fréquentiel (pas de diversité fréquentielle),
- interférence des canaux adjacents (en part. VM), produits d'intermodulation (BS).
- nécessité éventuelle d'intervalle fréquentiel de garde

## Type de systèmes utilisant le FDMA

- systèmes de communications analogiques,
- en combinaison avec d'autres méthodes d'accès (ex : GSM),
- systèmes à forts débits



16/58

#### OFDM-FDMA

- On assigne différentes sous-porteuses à chaque utilisateurs,
- La façon d'allouer varie suivant la stratégie d'optimisation mise en oeuvre :
  - Localized FDMA/ Block FDMA (LFDMA): les sous-porteuses sont attribuées par sous-blocs,
     Interloqued FDMA (LFDMA): les sous porteuses cent attribuées de manière
  - Interleaved FDMA (IFDMA): les sous-porteuses sont attribuées de manière entrelacée,
- Allocation dynamique des porteuses possible pour gain en diversité en utilisant des algorithmes de scheduling

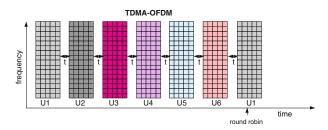


25 novembre 2020

Accès multiples basés OFDM

### **OFDM-TDMA**

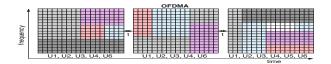
- Les utilisateurs sont slottés,
- Un utilisateur utilise toute la bande pendant un ou plusieurs symboles OFDM puis attend à nouveau son tour,
- Approprié pour des applications à débits constants,
- Allocation TDMA Statique : Round Robin scheduling



## Accès multiples par Répartition en fréquences : OFDMA et SC-FDMA

#### **OFDMA**

- Combinaison d'un accès FDMA et TDMA,
- On alloue un "pavé" temps-fréquence (slice, resource grids): N<sub>mc</sub> sous porteuses sur N<sub>s</sub> symboles OFDM consécutifs,
- Différents types d'allocation :
  - distribuée (distributed/comb/diversity allocation), type IFDMA,
  - localisée (localized/block/grouped/band AMC cluster), type LFDMA.
- utilisé pour WIMAX et 3GPP-LTE liaison descendante

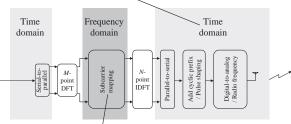


- OFDM et SC-FDE
  - OFDM
  - Egalisation dans le domaine fréquenciel
- Accès multiple par répartition en fréquence
  - FDMA : principe générale
  - OFDM-A
  - SC-FDMA
- Spectral Shaping
- Egalisation et analyse
  - Modélisation SC-FDMA
  - Modélisation EW-SC-FDMA
  - Références

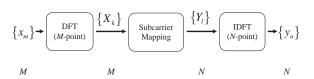


#### SC-FDMA: principe générale

"Single Carrier": Sequential transmission of the symbols over a single frequency carrier.



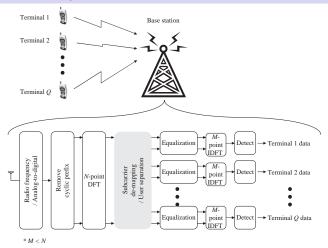
"FDMA": User multiplexing in the frequency domain.



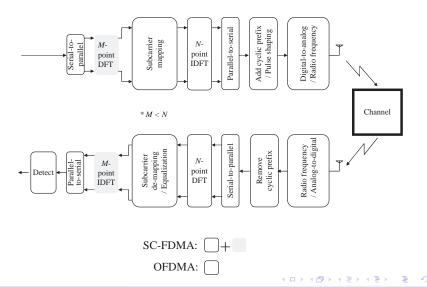
\*M, N: number of data symbols



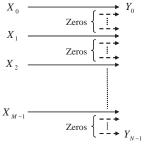
#### SC-FDMA: architecture récepteur

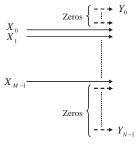


#### Comparaison OFDMA vs SC-FDMA: structure

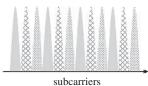


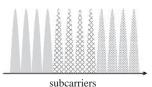
#### SC-FDMA: allocation de sous porteuses



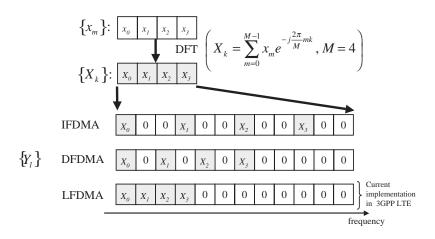






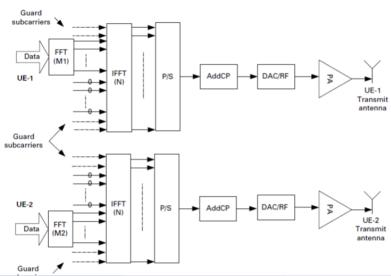


SC-FDMA: allocation de sous-porteuses

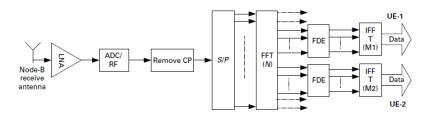


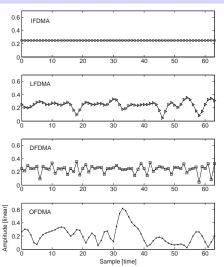
C. Poulliat

#### SC-FDMA: cas multi-utilisateurs - émetteurs



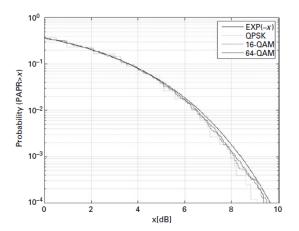
SC-FDMA : cas multi-utilisateurs - récepteurs





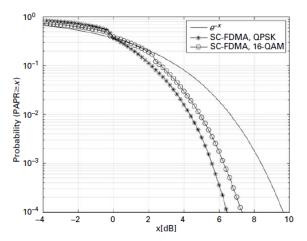
#### Dynamique des signaux : SC-FDMA vs OFDMA

$$PAPR = \frac{|s(t)|^2}{\mathbb{E}(|s(t)|^2)}$$



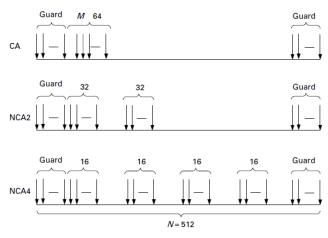
PAPR pour OFDM avec 16 canaux 🗇 🔭 📳 👢 🔊 🤄

29/58



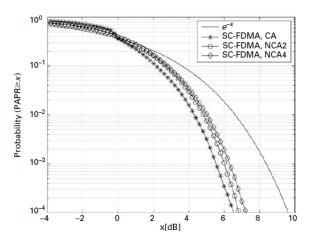
PAPR pour SC-FDMA localisé M = 64, N = 512





PAPR pour SC-FDMAs

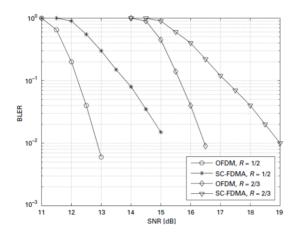




PAPR pour SC-FDMAs



#### SC-FDMA vs OFDMA



#### SC-FDMA vs OFDMA

#### SC-FDMA:

- PAPR faible,
- Moins sensible aux offsets de fréquence,
- Robustesse face aux évanoussements fréquentiels,
- bit-loading non possible,

#### OFDMA:

- PAPR plus important,
- Plus sensible aux offsets de fréquence,
- Sensible face aux évanouissements fréquentiels,
- bit-loading possible
- ⇒ SC-FDMA plus adapté pour la liaison montante

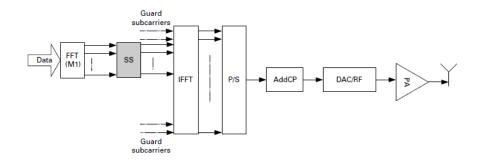


Spectral Shaping



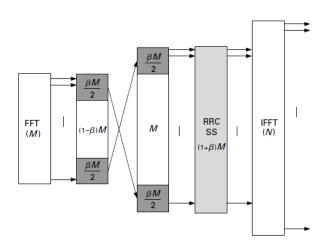
## Spectral shaping

#### SC-FDMA shaping



# Spectral shaping

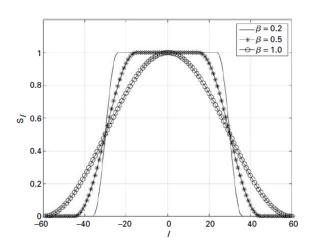
SC-FDMA shaping



37/58

# Spectral shaping

SC-FDMA shaping





# Spectral shaping

SC-FDMA shaping

#### SC-FDMA shaping :

- Pas implémenté finalement sur le standard actuel,
- Utilisé dans le cadre du DVB-NGH sous l'accronyme SC-OFDM (),
- Connu également sous le nom de Extented-Weighted SC-OFDM.

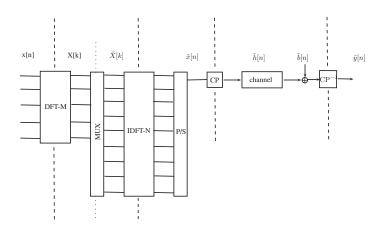


#### Plan

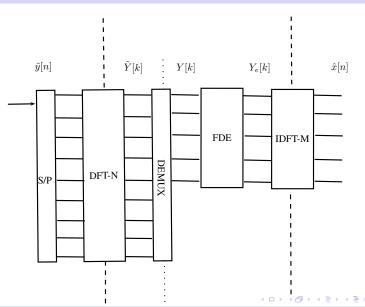
- Egalisation et analyse
  - Modélisation SC-FDMA
  - Modélisation EW-SC-FDMA
  - Références



## **Emetteur**



# Récepteur



# Principales notations et définitions

TFD:

$$X[k] = TFD(x[n]) = \sum_{n=0}^{N-1} x[n]e^{-i\frac{2\pi}{N}kn}, \ \forall k = 1: N-1$$

TFD inverse :

$$x[n] = TFD^{-1}(x[n]) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X[k] e^{+i\frac{2\pi}{N}nk}, \ \forall k = 1 : N-1$$

Convolution circulaire :

TD: 
$$y[n] \triangleq h \circledast x[n]$$
  
=  $\sum_{m=0}^{N-1} x[m]h[< n - m>_N], \ \forall n = 0: N-1$   
FD:  $Y[k] = H[k]X[k], \ \forall k = 0: N-1$ 

## Plan

- OFDM et SC-FDE
  - OFDM
  - Egalisation dans le domaine fréquenciel
- Accès multiple par répartition en fréquence
  - FDMA : principe générale
  - OFDM-A
  - SC-FDMA
- Spectral Shaping
- Egalisation et analyse
  - Modélisation SC-FDMA
  - Modélisation EW-SC-FDMA
  - Références



# Modèle du signal en réception

#### Domaine fréquentiel :

$$Y[k] = H[k]X[k] + B[k], \forall k = 1 : N - 1$$

$$Y_e[k] = W[k]Y[K]$$
  
=  $W[k]H[k]X[k] + W[k]B[k], \forall k = 1: M-1$ 

#### Domaine temporel :

$$\hat{x}[n] = TFD^{-1}(Y_e[k]), \ \forall n = 1 : M - 1$$

$$= \underbrace{\tilde{w} \circledast x[n]}_{\text{signal utile}} + \underbrace{w \circledast x[n]}_{\text{bruit filtre}} = \underbrace{x_u[n] + x_i[n]}_{\hat{x}_t[n]} + \hat{b}[n]$$

$$\stackrel{+}{\text{interference}}_{\text{entre symbole}}$$
(1)

avec 
$$\tilde{w} = TFD^{-1}(\tilde{W}[k]) = TFD^{-1}(W[k]H[k])$$

#### Puissance de bruit 1/3

Domaine temporel :

$$\hat{b}[n] = TFD^{-1}(W[k]B[k]), \forall n = 1: M-1$$
 (2)

$$= \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} W[k]B[k]e^{-i\frac{2\pi}{M}nk}$$
 (3)

Variance du bruit, cas générale :

$$\sigma_{\hat{b}}^2 \triangleq \mathbb{E}(|\hat{b}[n]|^2)$$

$$= \frac{\sigma_B^2}{M} \times \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} |W[k]|^2$$

$$= \sigma_{\tilde{b}_M}^2 \sum_{n=0}^{M-1} |w[n]|^2$$

avec  $\tilde{b}_M[n] = TFD^{-1}(B[k])$  et  $w[n] = TFD^{-1}(W[k])$ 

## Puissance de bruit 2/3

#### Cas MMSE

$$W[k] = \frac{\gamma H[k]^*}{\gamma |H[k]|^2 + 1} \tag{4}$$

$$\gamma = \frac{\sigma_X^2}{\sigma_B^2} \tag{5}$$

$$\gamma_k = |H[k]|^2 \gamma \tag{6}$$

$$\sigma_{\hat{b}}^2 = \frac{\sigma_B^2}{M^2} \sum_{k=0}^{M-1} \frac{\gamma^2 |H[k]|^2}{(\gamma |H[k]|^2 + 1)^2}$$
 (7)



### Puissance de bruit 3/3

#### Cas ZF:

$$W[k] = \frac{\gamma H[k]^*}{\gamma |H[k]|^2} \tag{8}$$

$$\sigma_{\hat{b}}^2 = \frac{\sigma_B^2}{M^2} \sum_{k=0}^{M-1} \frac{1}{\gamma |H[k]|^2}$$
 (9)

48/58

#### Puissance terme utile

Signal utile en sortie de IDFT :

$$\hat{x}_{u}[n] = \tilde{w}[0]x[n] = x[n] \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} W[k]H[k]$$
 (10)

Variance de x̂<sub>u</sub>[n] :

$$\sigma_{x_u}^2 = \sigma_x^2 \left| \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} W[k] H[k] \right|^2$$
 (11)

## Puissance terme interférence entre symbole

#### • Variance de $\hat{x}_i[n]$ :

$$\sigma_{X_i}^2 = \sigma_{X_t}^2 - \sigma_{X_u}^2 \tag{12}$$

$$\sigma_{x_t}^2 = \sigma_x^2 \sum_{m=0}^{M-1} |\tilde{w}[< n - m>_M]|^2$$

$$= \sigma_x^2 \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} |\tilde{W}[k]|^2$$

$$= \sigma_x^2 \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} |W[k]H[k]|^2$$

## Rapport signal à bruit en sortie de DFT

#### Cas général :

SNR = 
$$\frac{\sigma_{\chi_{u}}^{2}}{\sigma_{\chi_{t}}^{2} - \sigma_{\chi_{u}}^{2} + \sigma_{\hat{b}}^{2}}$$

$$= \frac{|\alpha|^{2}}{\frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} (|H[k]|^{2} + \gamma^{-1})|W[k]|^{2} - |\alpha|^{2}}$$
(13)

$$\alpha = \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} W[k]H[k]$$



## Rapport signal à bruit en sortie de DFT

#### Cas MMSE :

$$SNR = \frac{\beta}{1 - \beta} \tag{14}$$

avec

$$\beta = \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} \frac{\gamma_k}{\gamma_k + 1}$$

Cas ZF :

$$SNR = \frac{1}{\beta} \tag{15}$$

$$\beta = \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} \frac{1}{\gamma_k}$$

## Plan

- OFDM et SC-FDE
  - OFDM
  - Egalisation dans le domaine fréquenciel
- Accès multiple par répartition en fréquence
  - FDMA : principe générale
  - OFDM-A
  - SC-FDMA
- Spectral Shaping
- Egalisation et analyse
  - Modélisation SC-FDMA
  - Modélisation EW-SC-FDMA
  - Références



# Modèle du signal en réception

### Modèle domaine fréquentiel

• Domaine fréquentiel sans combinaison :

$$Y_e[k] = W_0[k]Y[k]$$
  
=  $W_0[k]\tilde{H}[k]X[k] + W_0[k]B[k], \ \forall k \in I_1$ 

Domaine fréquenciel avec combinaison :

$$Y_{e}[k] = W_{1}[k]Y_{1}[k] + W_{2}[k]Y_{2}[k], \ \forall k \in I_{2}$$
$$= (W_{1}[k]\tilde{H}_{1}[k] + W_{2}[k]\tilde{H}_{2}[k])X[k] + W_{1}[k]B_{1}[k] + W_{2}[k]B_{2}[k]$$

avec  $\tilde{H}[k]$  canal en réception + weighting



# Modèle du signal en réception

#### Modèle équivalent

$$Y_{e}[k] = \begin{cases} \tilde{W}[k]X[k] + W_{0}[k]B[k] &, \forall k \in I_{1} \\ \tilde{W}[k]X[k] + W_{1}[k]B_{1}[k] + W_{2}[k]B_{2}[k] &, \forall k \in I_{2} \end{cases}$$

$$\tilde{W}[k] = \begin{cases} W[k]\tilde{H}[k] &, \forall k \in I_1 \\ W_1[k]\tilde{H}_1[k] + W_2[k]\tilde{H}_2[k] &, \forall k \in I_2 \end{cases}$$



## Rapport signal à bruit en sortie de DFT

#### Cas général :

$$SNR = \frac{|\alpha|^2}{\frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} (|\tilde{W}[k]|^2 + \gamma^{-1} |W[k]|^2) - |\alpha|^2}$$
(16)

avec

$$\alpha = \frac{1}{M} \sum_{k=0}^{M-1} \tilde{W}[k]$$

et

$$|W[k]|^2 = \begin{cases} |W_0[k]|^2 & , \forall k \in I_1 \\ |W_1[k]|^2 + |W_2[k]|^2 & , \forall k \in I_2 \end{cases}$$

⇒ valable pour tout type de combinaison



56/58

## Plan

- OFDM et SC-FDE
  - OFDM
  - Egalisation dans le domaine fréquenciel
- Accès multiple par répartition en fréquence
  - FDMA : principe générale
  - OFDM-A
  - SC-FDMA
- Spectral Shaping
- Egalisation et analyse
  - Modélisation SC-FDMA
  - Modélisation EW-SC-FDMA
  - Références



## Bibliographie

- [SESIA11] S Sesia et al., LTE The UMTS Long Term Evolution, Wiley, 2011.
- [KHAN09] F. KHAN, LTE for 4G Mobile Broadband Air Interface Technologies and Performance, Cambridge University Press, 2009.
- [3GPP1] 3GPP R1-051335, "Simulation Methodology of IFDMA and DFT DFT-Spread-OFDMA," Nov. 2005.
- [3*GPP*2] 3GPP R1-051352, "Simulation methodology for EUTRA uplink: SC-FDMA and OFDMA," Nov. 2005.

58/58