

Université Paul Sabatier Toulouse

Compte Rendu

*Traitemen*t numé

érique du signal
M1 EEA

- ✖ Module KEAX7AH1 : Traitement numérique du signal
- ✖ Réalisé par :
 - KABOU Abdeldjalil
 - IAICHE Achour Mehdi Anis

TP2 : Réalisation d'un démodulateur stéréo

I BUT DE LA MANIPULATION

L'objectif de ce TP est de restaurer, dans les récepteurs, les signaux $x_1(t)$ et $x_2(t)$ à partir du signal transmis $y(t)$. Une fois cette opération effectuée, un récepteur monophonique pourra alimenter son haut-parleur avec le signal $x_1(t) = g(t) + d(t)$, tandis qu'un récepteur stéréophonique pourra reproduire les signaux $g(t)$ et $d(t)$ à partir des signaux $x_1(t)$ et $x_2(t)$.

II SCHEMA DU DEMODULATEUR

1. La transformée de Fourier théorique du signal transmis $y(t)$ en fonction des transformées de Fourier des signaux $x_1(t)$ et $x_2(t)$:

1) La propriété de translation en fréquence de la transformée de F

$$F(x_1(t) e^{j\pi f_0 t}) = X_1(f - f_0) \quad \text{--- (1)}$$

Signal transmis : $y(t) = x_1(t) + x_2(t) \cos(2\pi f_0 t) + \cos(\pi f_0 t)$

$x_1(t) \implies F(x_1(t)) = X_1(f) \quad \text{--- (A)}$

$\cos(2\pi f_0 t) = \frac{1}{2} (e^{j2\pi f_0 t} + e^{-j2\pi f_0 t})$

$x_2(t) \cos(2\pi f_0 t) = \frac{1}{2} (x_2(t) e^{j2\pi f_0 t} + x_2(t) e^{-j2\pi f_0 t})$

$F(x_2(t) \cos(2\pi f_0 t)) = \frac{1}{2} [X_2(f - f_0) + X_2(f + f_0)] \quad \text{--- (B)}$

$\cos(\pi f_0 t) = \frac{1}{2} (e^{j\pi f_0 t} + e^{-j\pi f_0 t})$

$F(\cos(\pi f_0 t)) = \frac{1}{2} [\delta(f - \frac{f_0}{2}) + \delta(f + \frac{f_0}{2})] \quad \text{--- (C)}$

Donc on additionne les (A), (B), (C) :

$$Y(f) = X_1(f) + \frac{1}{2} [X_2(f - f_0) + X_2(f + f_0)] + \frac{1}{2} [\delta(f - \frac{f_0}{2}) + \delta(f + \frac{f_0}{2})]$$

2. Démonstration théorique que le système arrive à restaurer les signaux x_1 et x_2 en sortie :

②

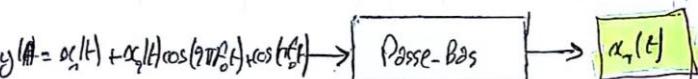
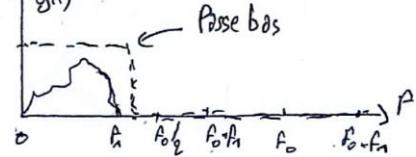
Le signal d'entrée est donné par :

$$y(t) = \alpha_1(t) + \alpha_2(t) \cos(2\pi f_0 t) + \cos(2\pi \frac{f_0}{2} t)$$

I) Première branche :



- Filtrage Passe-bas : Le filtre passe-bas extrait les basses fréquences de $y(t)$, et seule la $\alpha_1(t)$ qui est retenue, car elle est située dans la bande basse fréquence. alors que les $(\alpha_2(t) \cos(2\pi f_0 t))$ et $\cos(2\pi f_0/2 t)$ sont des fréquences plus élevées. Donc on a :



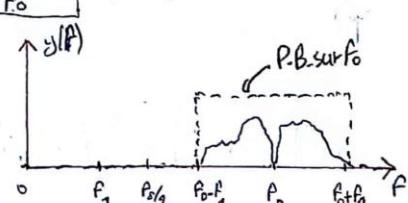
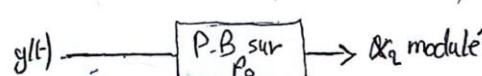
II) Deuxième branche :

Passe bande sur f_0 :

Le filtre passe bande sur f_0 isole α_2 modulé et les autres ($\alpha_1(t)$) et ($\cos(2\pi f_0/2 t)$) sont éliminés.

En sortis du filtre passe bande :

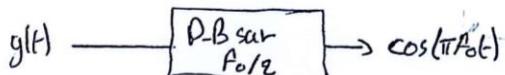
$$[\alpha_2(t) \cos(2\pi f_0 t)] \quad \dots \quad ①$$



(3)

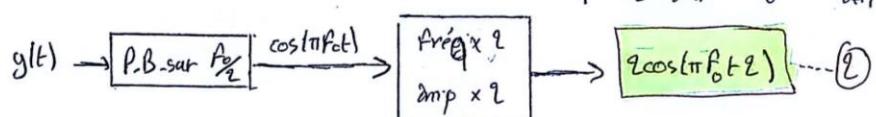
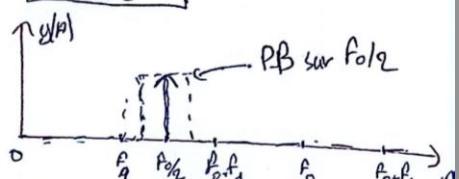
III) troisième branche :

Passe bande sur $f_0/2$:



le filtre passe bande isole uniquement la

$\cos(\pi f_0 t)$ car elle est centrée sur la fréquence $f_0/2$, et les autres sont éliminées.



Maintenant on fait la multiplication de la deuxième partie et la troisième.

(1) x (2)

$$V(t) = \alpha_2 \text{modulé} \times 2\cos(2\pi f_0 t)$$

$$V(t) = \alpha_2(t) \cos(2\pi f_0 t) \times 2\cos(2\pi f_0 t)$$

On a :

$$\cos(A) \times \cos(B) = \frac{1}{2} [\cos(A+B) + \cos(A-B)]$$

Donc :

$$V(t) = \alpha_2(t) [\cos(4\pi f_0 t) + 1]$$

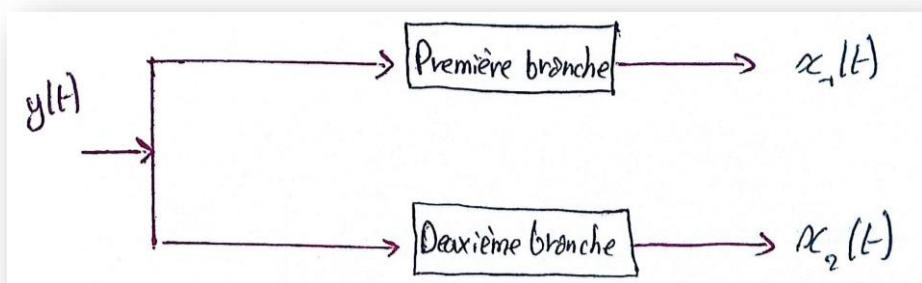
$$V(t) = \alpha_2(t) + \alpha_2(t) \cos(4\pi f_0 t)$$

Donc à la fin on applique le filtre passe-bas sur $V(t)$:



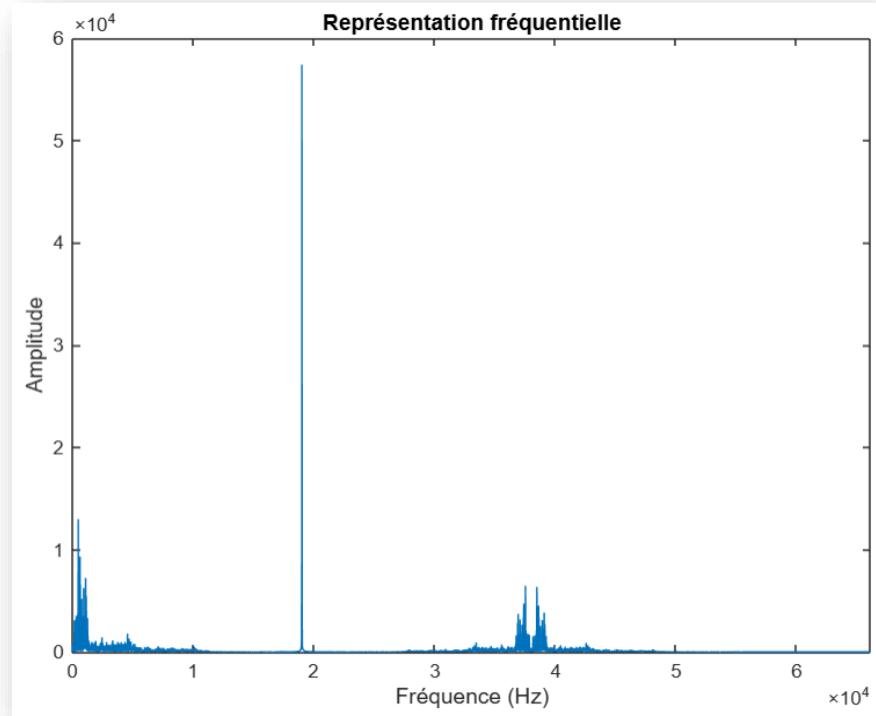
il élimine les hautes fréquences ($\alpha_2(t) \cos(4\pi f_0 t)$).

Donc :

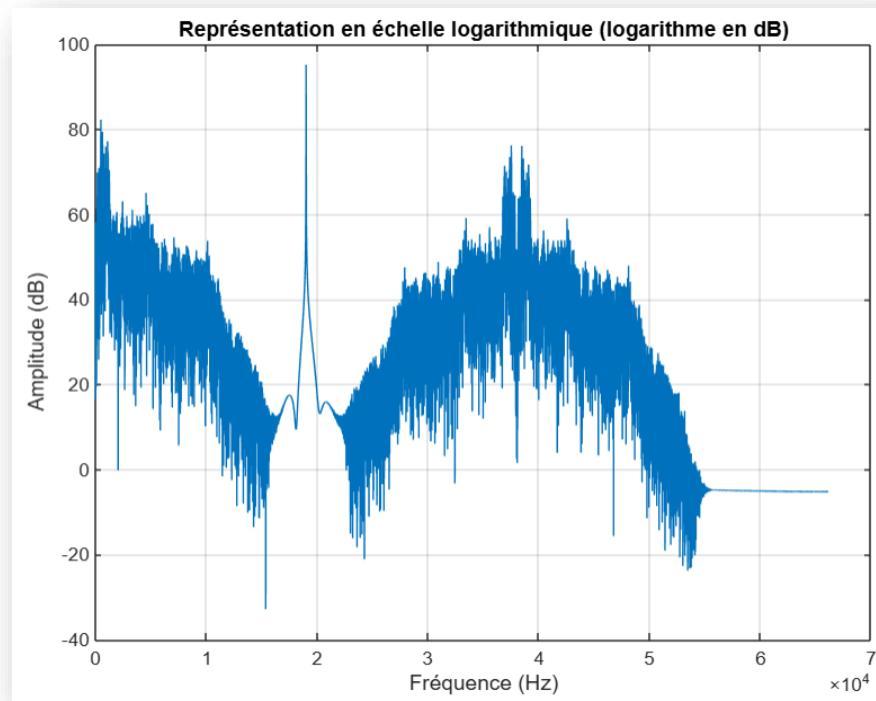


III ANALYSE DU SIGNAL

1. Traçage de la représentation fréquentielle du signal.



Pour une représentation en échelle logarithmique (logarithme en dB) :



*Le code est ci-dessous dans les annexes

On peut observer trois pics distincts correspondant aux composantes x_1 , x_2 modulé, et la porteuse. Cela signifie que vous avez bien identifié les fréquences des composantes du signal :

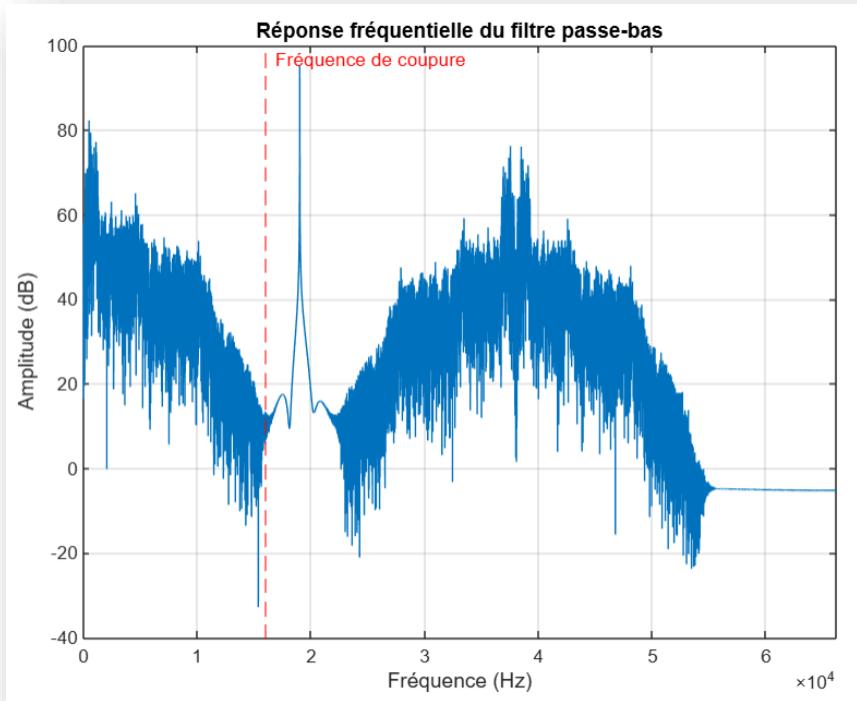
- $f_1 = 14\ 000\ Hz$ correspond à la composante basse fréquence ($x_1(t)$).
- $f_0 = 38\ 000\ Hz$ est la fréquence de la porteuse utilisée pour moduler $x_2(t)$.

2. Les gabarits des 4 filtres utilisés dans le démodulateur.

a) Filtre passe-bas (première branche pour $x_1(t)$) :

Gabarit :

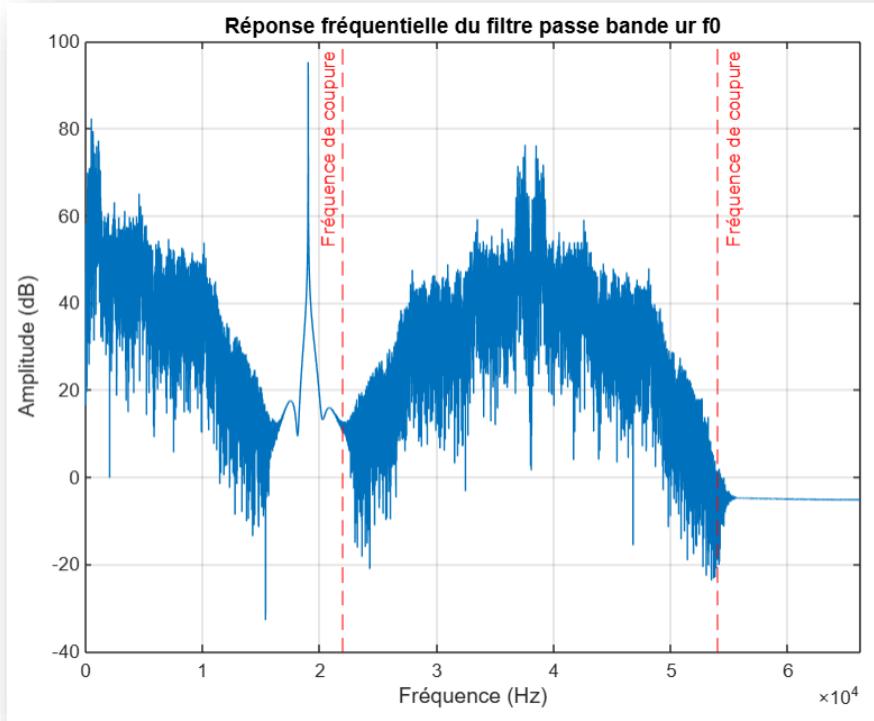
- ✗ Bande passante : $[0, f_1]$ donc $[0\ kHz\ à\ 14\ kHz]$.
- ✗ Bande de transition : $[f_1, f_1+2\ kHz]$ donc $[14\ kHz\ à\ 16\ kHz]$
- ✗ Bande coupée : $> f_1+2\ kHz$ donc $16\ kHz$.
- ✗ Amplitude : $82\ dB$



b) Filtre passe-bande sur f_0 (deuxième branche : pour $x_2(t)$ modulé) :

Gabarit :

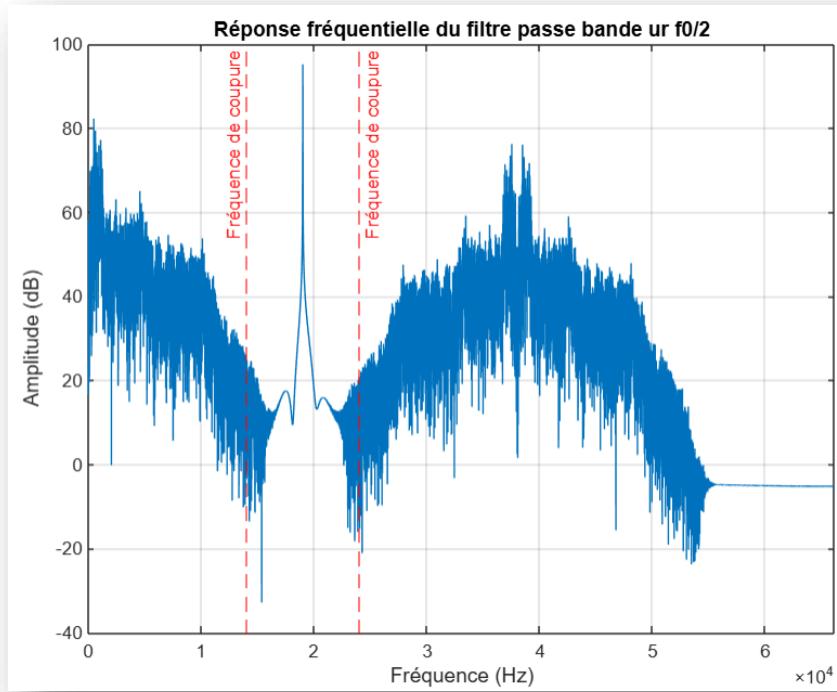
- ✗ Bande passante : $[f_0-f_1, f_0+f_1]$ donc $[24\ kHz\ à\ 52\ kHz]$.
- ✗ Bande de transition : $[f_0-f_1-2\ kHz, f_0-f_1]$ et $[f_0+f_1, f_0+f_1+2\ kHz]$ donc $[22\ kHz\ à\ 24\ kHz]$ et $[52\ kHz\ à\ 54\ kHz]$
- ✗ Bande coupée : $f_c < [f_0-f_1-2\ kHz]$ et $f_c > [f_0+f_1+2\ kHz]$ donc $f_c < 22\ kHz$ et $f_c > 54\ kHz$.



c) Filtre passe-bande sur $f_0/2$ (troisième branche : pour $\cos(2\pi f_0/2 t)$) :

Gabarit :

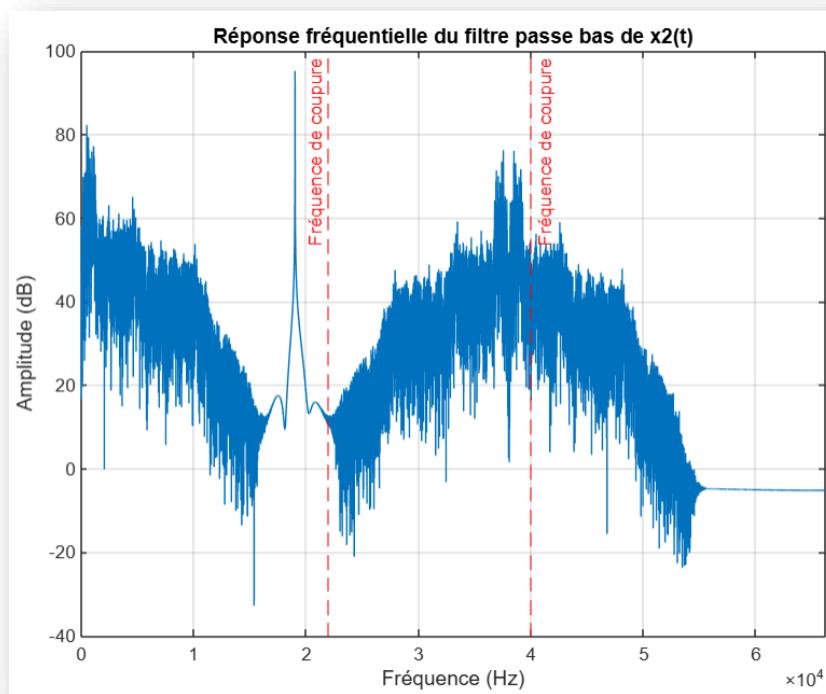
- * Bande passante : $[f_1+2 \text{ kHz}, f_0-f_1-2\text{KHz}]$ donc $[16 \text{ kHz à } 22 \text{ kHz}]$.
- * Bande de transition : $[f_1, f_1+2 \text{ kHz}]$ et $[f_0-f_1-2\text{KHz}, f_0-f_1]$ donc $[14 \text{ kHz à } 16 \text{ kHz}]$ et $[22 \text{ kHz à } 24 \text{ kHz}]$
- * Bande coupée : $f_c < f_1$ et $f_c > f_0-f_1$ donc $f_c < 14 \text{ kHz}$ et $f_c > 24 \text{ kHz}$
- * Amplitude : 76 dB



d) Filtre passe-bas (dernière branche : pour $x_2(t)$)

Gabarit :

- * Bande passante : $[f_0-f_1, f_0]$ donc $[24 \text{ kHz à } 38 \text{ kHz}]$.
- * Bande de transition : $[f_0-f_1-2\text{KHz}, f_0-f_1]$ et $[f_0, f_0+2\text{KHz}]$ donc $[22 \text{ kHz à } 24 \text{ kHz}]$ et $[38 \text{ kHz à } 40 \text{ kHz}]$
- * Bande coupée : $f_c < [f_0-f_1-2\text{Khz}]$ et $f_c > [f_0+2\text{Khz}]$ donc $f_c < 22 \text{ kHz}$ et $f_c > 24 \text{ kHz}$.
- * Amplitude : 75 dB



*Le code est ci-dessous dans les annexes

IV RECUPERATION DU SIGNAL $X_1(t)$

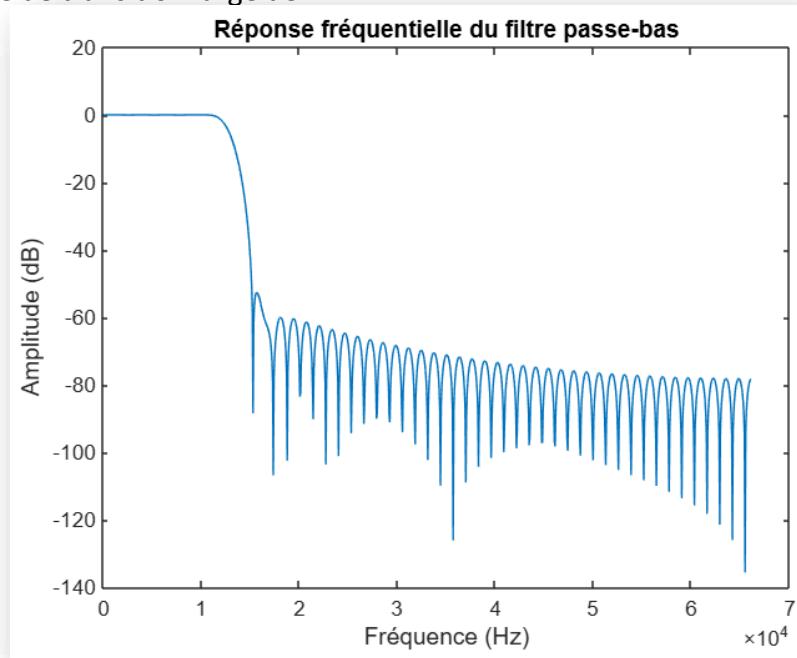
L'objectif est de récupérer $x_1(t)$, un signal contenu dans $y(t)$, en le filtrant à l'aide d'un filtre passe-bas.

1. Synthèse du filtre passe-bas avec fir1 :

Le filtre doit respecter le gabarit donné :

- Fréquence de coupure f_c .
- Atténuation en bande passante $\leq 1 \text{ dB}$.
- Atténuation en bande coupée $\geq 40 \text{ dB}$.

- Bande de transition large de 2 kHz.

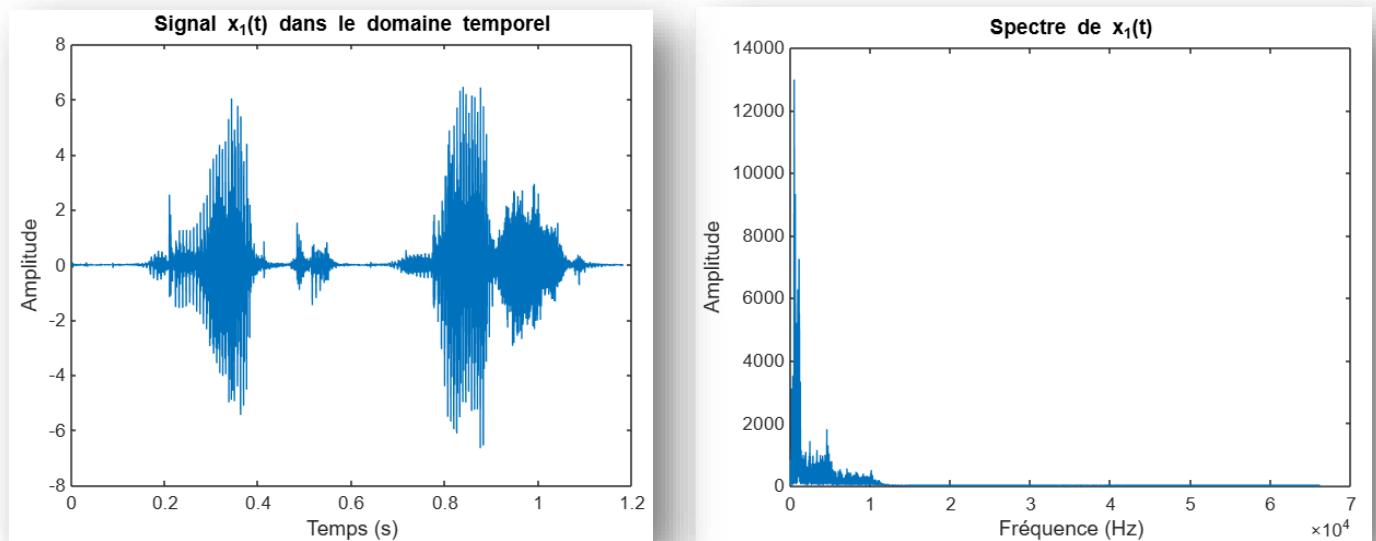


2. Calcul du retard induit par le filtre

- Le retard d'un filtre RIF est donné par $\text{Retard} = \text{ordre} / 2f_e$.
- Par exemple, ici on a choisi $n=100$ et on a $f_e=132300$ Hz :

Le retard du filtre est *0.000378* secondes.

3. Représentation temporelle et fréquentielle :

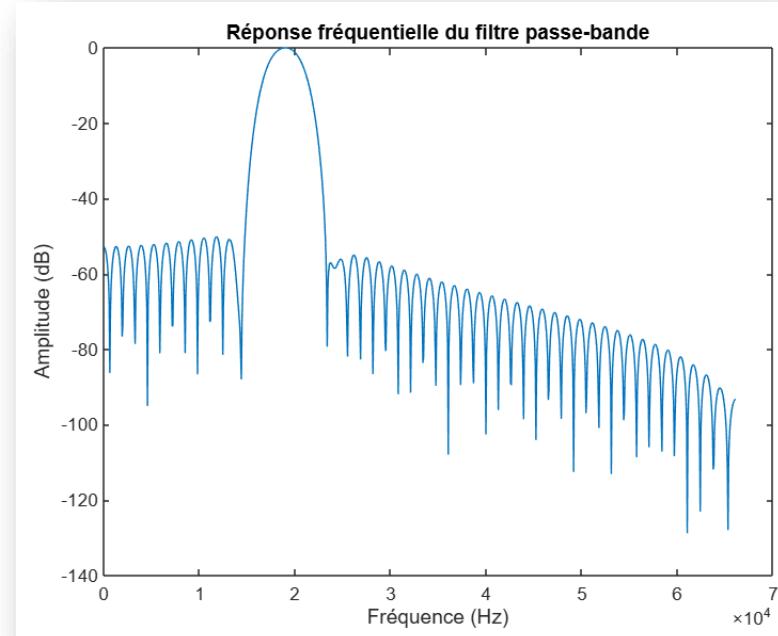


4. Ecoute du signal filtré : nous entendons une phrase filtrée "droite gauche"

*Le code est ci-dessous dans les annexes

V RECUPERATION DE LA PORTEUSE

1. Synthèse du filtre passe bande :

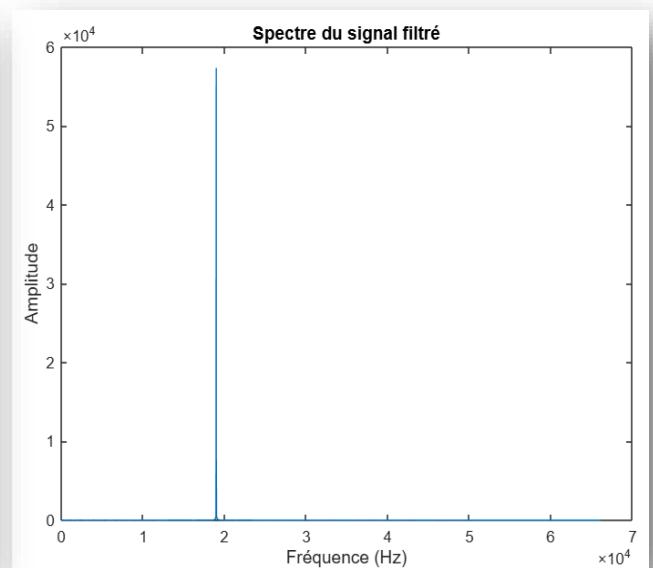
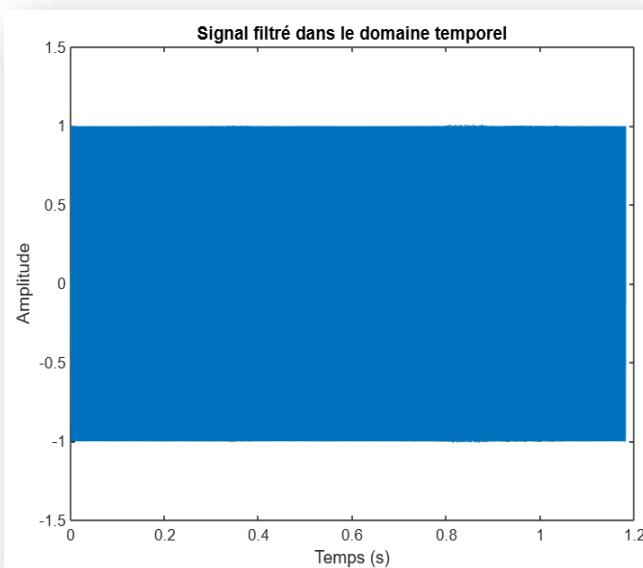


Calcul du retard induit par le filtre

- Le retard d'un filtre RIF est donné par Retard= ordre / $2f_e$.
- Par exemple, ici on a choisi $n=100$ et on a $f_e=132300$ Hz :

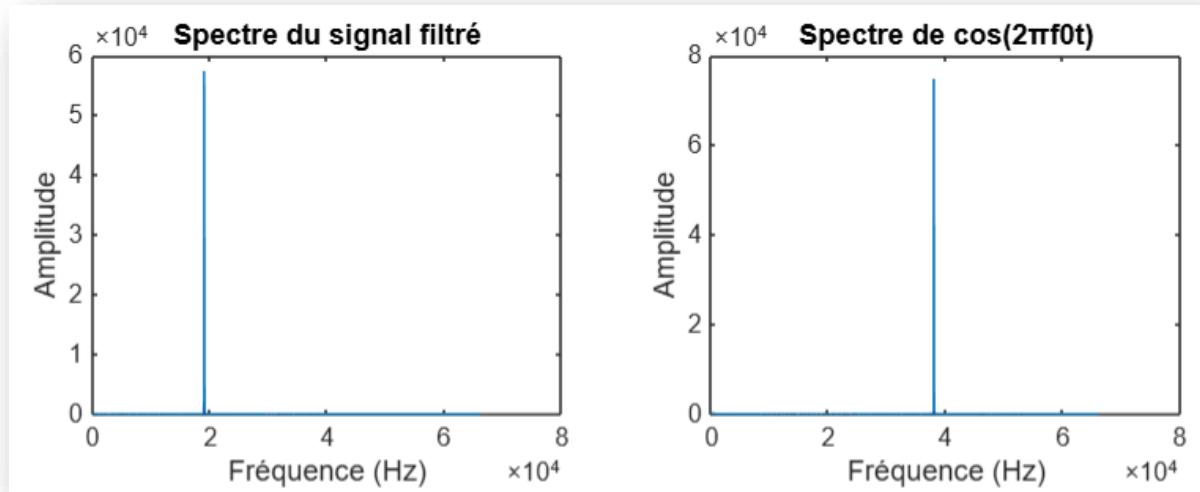
Le retard du filtre est *0.000378* secondes.

2. Représentation temporelle et fréquentielle :



3. Proposition d'une méthode pour doubler sa fréquence et obtenir ainsi $\cos(2\pi f_0 t)$:

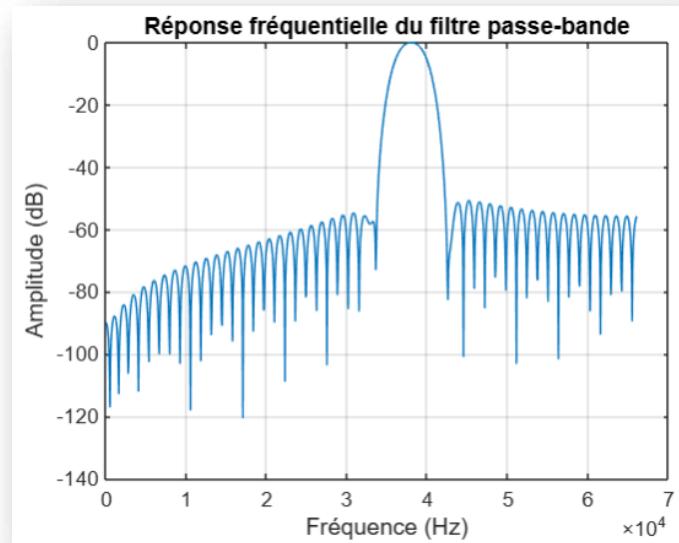
On a $\cos(2\pi f_0 t/2)$, donc on peut éléver le signal au carré et on utilise un filtre passe-haut pour isoler la composante $\cos(2\pi f_0 t)$, on peut atteindre l'objectif



*Le code est ci-dessous dans les annexes

VI RECUPERATION DU SIGNAL $X_2(t)$

1. Synthèse du filtre passe bande centrée sur f_0 :

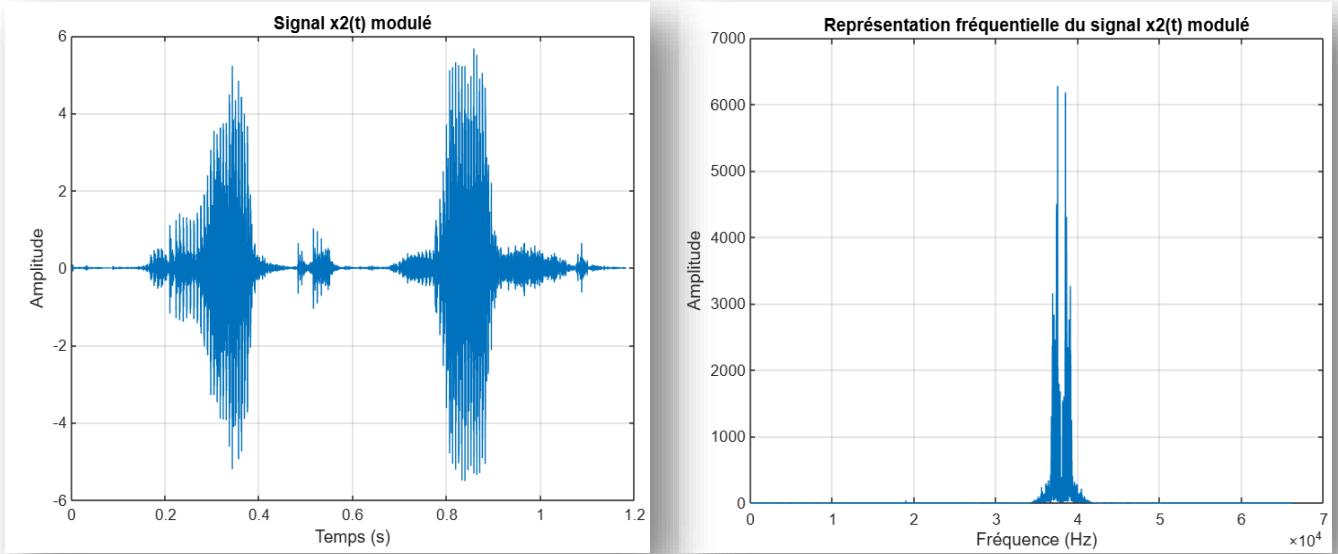


2. Calcul du retard induit par le filtre

- Le retard d'un filtre RIF est donné par Retard = ordre / $2f_e$.
- Par exemple, ici on a choisi $n=100$ et on a $f_e=132300$ Hz :

Le retard du filtre est 0.000378 secondes.

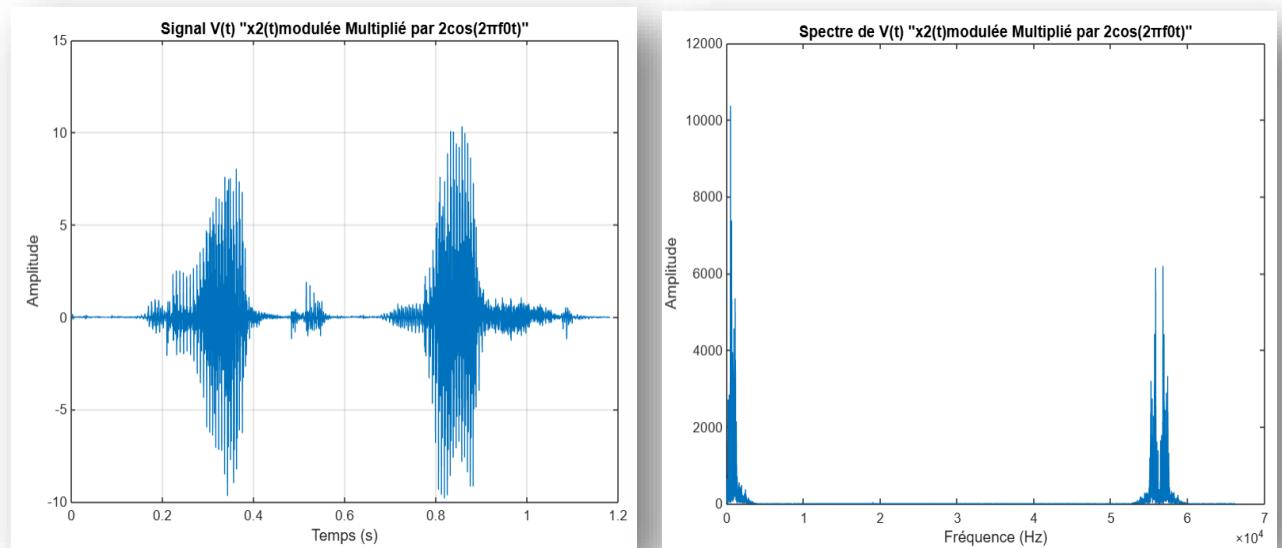
3. Représentation temporelle et fréquentielle du signal $X_2(t)$ modulé :



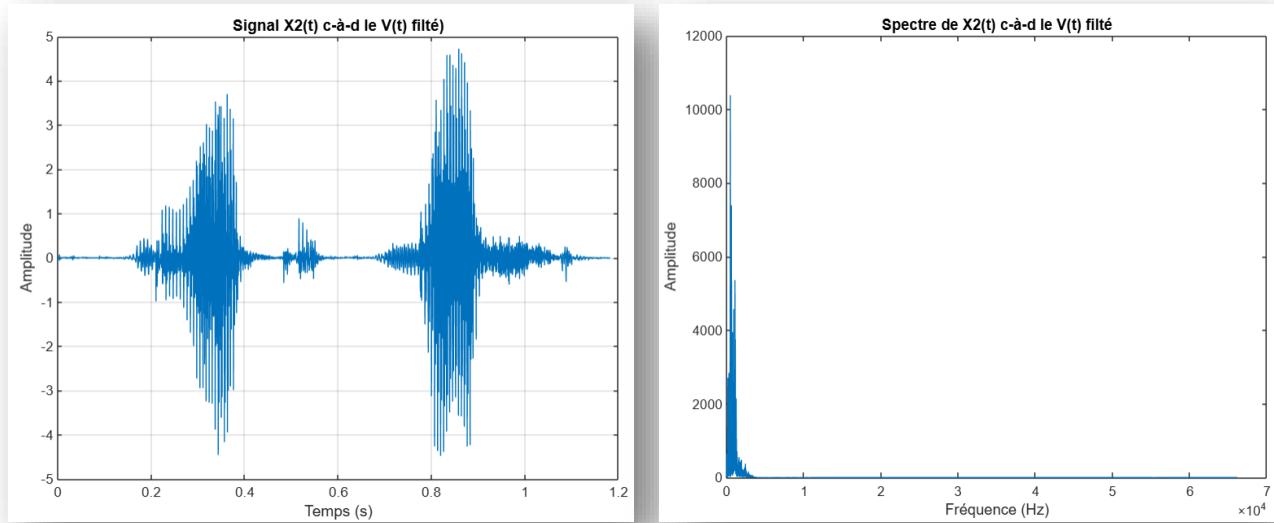
3. Pour ramener le signal $x_2(t)$:

- Multiplication du signal filtré par $2\cos(2\pi f_0 t)$:
- *Calcul du retard induit par le filtre*
 - ✖ Le retard d'un filtre RIF est donné par Retard= ordre / 2f_e.
 - ✖ Par exemple, ici on a choisi n=100 et on a f_e=132300 Hz :

Le retard du filtre est 0.000378 secondes.
- *Représentation temporelle et fréquentielle de Signal $x_2(t)$ modulée Multiplié par $2\cos(2\pi f_0 t)$, le signal obtenu noté v(t) :*



- Filtrage du résultat par un passe-bas pour obtenir le signal $X_2(t)$ ($v(t)$ filtré) :



En écoutant $x_2(t)$: on attend la même phrase que $x_1(t)$, mais avec un rythme ou une clarté légèrement différente ($x_2(t)$ est un peu claire que $x_1(t)$), en raison des transformations et filtrages appliqués.

*Le code est ci-dessous dans les annexes

VII RECUPERATION DES SIGNAUX $g(t)$ ET $d(t)$

1. Méthode pour retrouver $g(t)$ et $d(t)$ à partir de $x_1(t)$ et $x_2(t)$:

D'après les relations suivantes, données dans l'énoncé :

$$x_1(t) = g(t) + d(t) \quad \text{--- (1)}$$

$$x_2(t) = g(t) - d(t) \quad \text{--- (2)}$$

Méthode 1 : $(1) + (2)$

$$x_1(t) + x_2(t) = 2g(t)$$

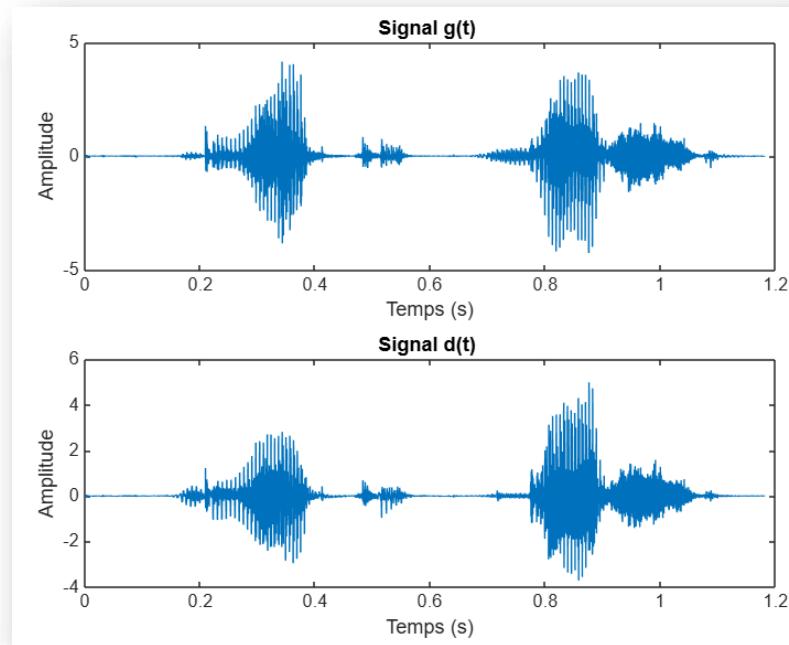
$$g(t) = \frac{x_1(t) + x_2(t)}{2}$$

Méthode 2 : $(1) - (2)$

$$x_1(t) - x_2(t) = 2d(t)$$

$$d(t) = \frac{x_1(t) - x_2(t)}{2}$$

2. Reconstruire les signaux $g(t)$ et $d(t)$ avec notre méthode



*Le code est ci-dessous dans les annexes

- *Résultats attendus :*

En écoutant $g(t)$: on entend clairement "gauche".

En écoutant $d(t)$: on entend clairement "droite".

3. Retards induits par les filtres :

Quand un filtre numérique traite un signal, il introduit un retard temporel. Ce retard provient de la nature du filtre, en particulier de son ordre.

Pour que $x_1(t)$ et $x_2(t)$ soient correctement alignés dans le temps, il faut compenser les retards induits par les filtres :

- On calcule le retard de chaque filtre
- On trouve le retard maximum (le filtre qui induit le plus grand retard)
- On synchronise les signaux

Annexes

I ANALYSE DU SIGNAL

Traçage de la représentation fréquentielle du signal.

```
load('Multi.mat'); % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
Fe=132300;
N = length(signal); % Taille du signal
f = (0:N-1)*(Fe/N); % Axe des fréquences
Y = abs(fft(signal)); % la FFT
% Tracer la représentation fréquentielle
figure;
plot(f, Y);
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Représentation fréquentielle');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
% pour une meilleure lisibilité
figure;
plot(f(1:N/2),20*log10(abs(Y(1:N/2))));
grid on;
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude (dB)');
title('Représentation en échelle logarithmique (logarithme en dB)');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
% pour une meilleure lisibilité
```

Les gabarits des 4 filtres utilisés dans le démodulateur

```
load('Multi.mat'); % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
Fe=132300;
N = length(signal); % Taille du signal
f = (0:N-1)*(Fe/N); % Axe des fréquences
Y = abs(fft(signal)); % la FFT
% Tracer la représentation fréquentielle
figure;
plot(f, Y);
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Représentation fréquentielle');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
% pour une meilleure lisibilité
figure;
plot(f(1:N/2),20*log10(abs(Y(1:N/2))));
```

```

grid on;
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude (dB)');
title('Représentation en échelle logarithmique (logarithme en dB)');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
% pour une meilleure lisibilité

%filtre passe-bas
figure;
plot(f(1:N/2),20*log10(abs(Y(1:N/2)))); 
grid on;
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude (dB)');
%title('Représentation en échelle logarithmique (logarithme en dB)');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
% pour une meilleure lisibilité
title('Réponse fréquentielle du filtre passe-bas');
% Annotations pour les bandes
hold on;
xline(16000, '--r', 'Fréquence de coupure','LabelOrientation','horizontal'); % Fréquence de coupure

%filtre passe bande ur f0
figure;
plot(f(1:N/2),20*log10(abs(Y(1:N/2)))); 
grid on;
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude (dB)');
%title('Représentation en échelle logarithmique (logarithme en dB)');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
% pour une meilleure lisibilité
title('Réponse fréquentielle du filtre passe bande ur f0');
% Annotations pour les bandes
hold on;
xline(22000, '--r', 'Fréquence de coupure','LabelHorizontalAlignment', 'left'); % Fréquence de coupure
hold on;
xline(54000,'--r','Fréquence de coupure','LabelHorizontalAlignment', 'right'); % Fréquence de coupure

%filtre passe bande ur f0/2
figure;
plot(f(1:N/2),20*log10(abs(Y(1:N/2)))); 
grid on;
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude (dB)');
%title('Représentation en échelle logarithmique (logarithme en dB)');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
% pour une meilleure lisibilité
title('Réponse fréquentielle du filtre passe bande ur f0/2');
% Annotations pour les bandes
hold on;

```

```

xline(14000, '--r', 'Fréquence de coupure','LabelHorizontalAlignment', 'left'); % Fréquence de coupure
hold on;
xline(24000,'--r','Fréquence de coupure','LabelHorizontalAlignment', 'right'); % Fréquence de coupure

%filtre passe bas de x2(t)
figure;
plot(f(1:N/2),20*log10(abs(Y(1:N/2)))); 
grid on;
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude (dB)');
%title('Représentation en échelle logarithmique (logarithme en dB)');
xlim([0 Fe/2]); % Restreindre à la moitié de la bande
    % pour une meilleure lisibilité
title('Réponse fréquentielle du filtre passe bas de x2(t)');
% Annotations pour les bandes
hold on;
xline(22000, '--r', 'Fréquence de coupure','LabelHorizontalAlignment', 'left'); % Fréquence de coupure
hold on;
xline(40000,'--r','Fréquence de coupure','LabelHorizontalAlignment', 'right'); % Fréquence de coupure

```

II RECUPERATION DU SIGNAL X1(T)

```

function wavplay(signal, sampleRate)
% WAVPLAY Plays an audio signal using the audioplayer object.
% WAVPLAY(x, Fs) plays the audio signal x at the specified sample rate Fs.

% Instantiate object to play audio data.
player = audioplayer(signal, sampleRate);

% Play signal from beginning to end (no overlap with other code possible).
playblocking(player);
end

load('Multi.mat');      % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
fe = 132300;      % Fréquence d'échantillonnage
fc = 13000;       % Fréquence de coupure (Hz)
Wc = fc / (fe / 2); % Fréquence de coupure normalisée
n = 100;          % Ordre initial du filtre (ajustez par essais)
h = fir1(n, Wc, 'low', hamming(n+1)); % Filtre passe-bas
[H, freq] = freqz(h, 1, 1024, fe);
amplitude_dB = 20 * log10(abs(H));
figure;
plot(freq, amplitude_dB);

```

```

xlabel('Fréquence (Hz)'); ylabel('Amplitude (dB)');
title('Réponse fréquentielle du filtre passe-bas');
delay = n / (2 * fe);
fprintf('Le retard du filtre est %.6f secondes.\n', delay);
x1 = filter(h, 1, signal);
t = (0:length(x1)-1) / fe;
figure;
plot(t, x1);
xlabel('Temps (s)'); ylabel('Amplitude');
title('Signal x_1(t) dans le domaine temporel');
N = length(x1);
X1 = fft(x1);
f = (0:N-1) * (fe / N);
figure;
plot(f(1:N/2), abs(X1(1:N/2)));
xlabel('Fréquence (Hz)'); ylabel('Amplitude');
title('Spectre de x_1(t)');
wavplay(x1, fe)

```

III RECUPERATION DE LA PORTEUSE

```

function wavplay(signal, sampleRate)
% WAVPLAY Plays an audio signal using the audioplayer object.
% WAVPLAY(x, Fs) plays the audio signal x at the specified sample rate Fs.
% Instantiate object to play audio data.
player = audioplayer(signal, sampleRate);
% Play signal from beginning to end (no overlap with other code possible).
playblocking(player);
end
load('Multi.mat'); % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
%Paramètres
f0 = 38000; % Fréquence porteuse (Hz)
fe = 132300; % Fréquence d'échantillonnage (Hz)
fc = f0 / 2; % Fréquence centrale du passe-bande (Hz)
delta_f = 2000; % Demi-largeur de bande passante (Hz)
n = 100; % Ordre initial du filtre (à ajuster)
%Fréquences limites normalisées
W1 = (fc - delta_f) / (fe / 2); % Limite inférieure
W2 = (fc + delta_f) / (fe / 2); % Limite supérieure
%Synthèse du filtre passe-bande
h = fir1(n, [W1 W2], 'bandpass', hamming(n+1)); % Fenêtre Hamming
[H, freq] = freqz(h, 1, 1024, fe); % Calcul de la réponse en fréquence
amplitude_dB = 20 * log10(abs(H));
figure;
plot(freq, amplitude_dB);
xlabel('Fréquence (Hz)'); ylabel('Amplitude (dB)');

```

```

title('Réponse fréquentielle du filtre passe-bande');
grid on;
v = filter(h, 1, signal); % Filtrer le signal y(t)
t = (0:length(v)-1) / fe;
figure;
plot(t, v);
xlabel('Temps (s)');
ylabel('Amplitude');
title('Signal filtré dans le domaine temporel');
N = length(v);
V = fft(v);
f = (0:N-1) * (fe / N);
figure;
plot(f(1:N/2), abs(V(1:N/2)));
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Spectre du signal filtré');
wavplay(x1, fe)

```

Proposition d'une méthode pour doubler sa fréquence et obtenir ainsi $\cos(2\pi f_0 t)$

```

function wavplay(signal, sampleRate)
% WAVPLAY Plays an audio signal using the audioplayer object.
% WAVPLAY(x, Fs) plays the audio signal x at the specified sample rate Fs.
% Instantiate object to play audio data.
player = audioplayer(signal, sampleRate);
% Play signal from beginning to end (no overlap with other code possible).
playblocking(player);
end

load('Multi.mat'); % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
f0 = 38000; % Fréquence porteuse (Hz)
fe = 132300; % Fréquence d'échantillonnage (Hz)
fc = f0 / 2; % Fréquence centrale du passe-bande (Hz)
delta_f = 2000; % Demi-largeur de bande passante (Hz)
n = 100; % Ordre initial du filtre (à ajuster)
% Fréquences limites normalisées
W1 = (fc - delta_f) / (fe / 2); % Limite inférieure
W2 = (fc + delta_f) / (fe / 2); % Limite supérieure
% Synthèse du filtre passe-bande
h = fir1(n, [W1 W2], 'bandpass', hamming(n+1)); % Fenêtre Hamming
[H, freq] = freqz(h, 1, 1024, fe); % Calcul de la réponse en fréquence
amplitude_dB = 20 * log10(abs(H));
delay = n / (2 * fe); % Retard en secondes
fprintf('Le retard induit par le filtre est %.6f secondes.\n', delay);
v = filter(h, 1, signal); % Filtrer le signal y(t)
N = length(v);

```

```

V = fft(v);
f = (0:N-1) * (fe / N);
subplot(2,2,1)
plot(f(1:N/2), abs(V(1:N/2)));
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Spectre du signal filtré');
wavplay(v, fe)

%Signal cos(2πf0t)
v_double = 2*v.^2 - 1;
N_double = length(v);
V = fft(v_double);
f = (0:N_double-1) * (fe / N_double);
subplot(2,2,2)
plot(f(1:N_double/2), abs(V(1:N_double/2)));
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Spectre de cos(2πf0t)');
wavplay(v_double, fe)

```

IV RECUPERATION DU SIGNAL X2(T)

```

load('Multi.mat');      % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
f0 = 38000;            % Fréquence porteuse (Hz)
fe = 132300;           % Fréquence d'échantillonnage (Hz)
% Paramètres du filtre passe-bande
fc1 = f0 - 2000; % Bord inférieur (f0 - bande de transition)
fc2 = f0 + 2000; % Bord supérieur (f0 + bande de transition)
n = 100;             % Ordre du filtre passe-bande
% Conception du filtre passe-bande
h = fir1(n, [fc1, fc2] / (fe / 2), 'bandpass'); % Normalisation des fréquences
% Représentation fréquentielle du filtre
[H, freq] = freqz(h, 1, 1024, fe); % Réponse en fréquence du filtre
% Affichage du filtre
figure;
plot(freq, 20*log10(abs(H)));
xlabel('Fréquence (Hz)'); ylabel('Amplitude (dB)');
title('Réponse fréquentielle du filtre passe-bande');
grid on;
% Filtrage du signal y(t)
x2 = filter(h, 1, signal);
% Calcul du retard induit par le filtre
retard = n / 2 / fe; % Retard en secondes
% Affichage du signal filtré dans le domaine temporel

```

```

t = (0:length(x2)-1) / fe; % Vecteur temps
figure;
plot(t, x2);
xlabel('Temps (s)');
ylabel('Amplitude');
title('Signal x2(t) modulé');
grid on;
% Calcul de la FFT de x2(t)
X2 = fft(x2);
f = linspace(0, fe, length(X2));
% Affichage fréquentiel
figure;
plot(f(1:end/2), abs(X2(1:end/2)));
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Représentation fréquentielle du signal x2(t) modulé');
grid on;

```

- *Représentation temporelle et fréquentielle de Signal x2(t) modulée Multiplié par $2\cos(2\pi f_0 t)$, le signal obtenu noté v(t) et Filtrage du résultat par un passe-bas pour obtenir le signal X2(t) (v(t) filtré) :*

```

function wavplay(signal, sampleRate)
% WAVPLAY Plays an audio signal using the audioplayer object.
% WAVPLAY(x, Fs) plays the audio signal x at the specified sample rate Fs.
% Instantiate object to play audio data.
player = audioplayer(signal, sampleRate);
% Play signal from beginning to end (no overlap with other code possible).
playblocking(player);
end

load('Multi.mat'); % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
f0 = 38000; % Fréquence porteuse (Hz)
fe = 132300; % Fréquence d'échantillonnage (Hz)
% Paramètres du filtre passe-bande
fc1 = f0 - 2000;
fc2 = f0 + 2000;
n = 100; % Ordre du filtre passe-bande
% Conception du filtre passe-bande
h = fir1(n, [fc1, fc2] / (fe / 2), 'bandpass'); % Normalisation des fréquences
% Représentation fréquentielle du filtre
[H, freq] = freqz(h, 1, 1024, fe); % Réponse en fréquence du filtre
% Filtrage du signal y(t)
x2 = filter(h, 1, signal);
% Génération du signal  $2\cos(2\pi f_0 t)$ 
t = (0:length(x2)-1) / fe; % Vecteur temps correspondant au signal x2
Signal_cos = 2 * cos(2 * pi * f0 * t); % Signal porteur

```

```

% Multiplication pour ramener à la bande de base
Signal_resultat = x2 .* Signal_cos;
% % Affichage du signal temporel résultant
figure;
plot(t, Signal_resultat);
xlabel('Temps (s)');
ylabel('Amplitude');
title('Signal V(t) "x2(t)modulée Multiplié par 2cos(2πf0t)"');
grid on;
% Affichage du signal fréquentiel résultant
N = length(Signal_resultat);
X1 = fft(Signal_resultat);
f = (0:N-1) * (fe / N);
figure;
plot(f(1:N/2), abs(X1(1:N/2)));
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Spectre de V(t) "x2(t)modulée Multiplié par 2cos(2πf0t)"');

% Réutilisation du filtre passe-bas (h_pb défini dans la partie précédente)
fe = 132300;      % Fréquence d'échantillonnage
fc = 13000;        % Fréquence de coupure (Hz)
Wc = fc / (fe / 2); % Fréquence de coupure normalisée
n = 100;           % Ordre initial du filtre (ajustez par essais)
h_pb = fir1(n, Wc, 'low', hamming(n+1)); % Filtre passe-bas
x2_baseband = filter(h_pb, 1, Signal_resultat);
% Affichage du signal fréquentiel résultant
N = length(x2_baseband);
X1 = fft(x2_baseband);
f = (0:N-1) * (fe / N);
% Affichage du signal filtré dans le domaine temporel
figure;
plot(t, x2_baseband);
xlabel('Temps (s)');
ylabel('Amplitude');
title('Signal X2(t) c-à-d le V(t) filtré');
grid on;
figure;
plot(f(1:N/2), abs(X1(1:N/2)));
xlabel('Fréquence (Hz)');
ylabel('Amplitude');
title('Spectre de X2(t) c-à-d le V(t) filtré')
wavplay(x2_baseband, fe)
:
```

V RECUPERATION DES SIGNAUX g(t) ET d(t)

Reconstruire les signaux g(t) et d(t) avec notre méthode

```

load('Multi.mat'); % Charger le fichier
signal=importdata('Multi.mat');
fe = 132300; % Fréquence d'échantillonnage
fc = 13000; % Fréquence de coupure (Hz)
Wc = fc / (fe / 2); % Fréquence de coupure normalisée
n = 100; % Ordre initial du filtre (ajustez par essais)
h = fir1(n, Wc, 'low', hamming(n+1)); % Filtre passe-bas
x1 = filter(h, 1, signal); % Remplacez 'y' par votre signal réel

% Paramètres du filtre passe-bande
fc1 = f0 - 2000;
fc2 = f0 + 2000;
% Conception du filtre passe-bande
h1 = fir1(n, [fc1, fc2] / (fe / 2), 'bandpass'); % Normalisation des fréquences
% Filtrage du signal y(t)
x2 = filter(h1, 1, signal);
% Génération du signal  $2\cos(2\pi f_0 t)$ 
t = (0:length(x2)-1) / fe; % Vecteur temps correspondant au signal x2
Signal_cos = 2 * cos(2 * pi * f0 * t); % Signal porteur
% Multiplication pour ramener à la bande de base
Signal_resultat = x2 .* Signal_cos;
% Réutilisation du filtre passe-bas (h_pb défini dans la partie précédente)
h2 = fir1(n, Wc, 'low', hamming(n+1)); % Filtre passe-bas
x2_baseband = filter(h2, 1, Signal_resultat);

% Tracer les signaux g(t) et d(t)
t = (0:length(g_t)-1) / fe; % Axe temporel
figure;
subplot(2,1,1);
plot(t, g_t);
title('Signal g(t)');
xlabel('Temps (s)');
ylabel('Amplitude');
subplot(2,1,2);
plot(t, d_t);
title('Signal d(t)');
xlabel('Temps (s)');
ylabel('Amplitude');
% Reconstruction des signaux g(t) et d(t)
g_t = (x1 + x2_baseband) / 2; % Signal gauche
d_t = (x1 - x2_baseband) / 2; % Signal droite
% Écoute des signaux reconstruits
sound(g_t, fe); % Écouter g(t) (signal gauche)
pause(length(g_t) / fe + 1); % Pause avant de jouer le deuxième signal
sound(d_t, fe); % Écouter d(t) (signal droite)

```