

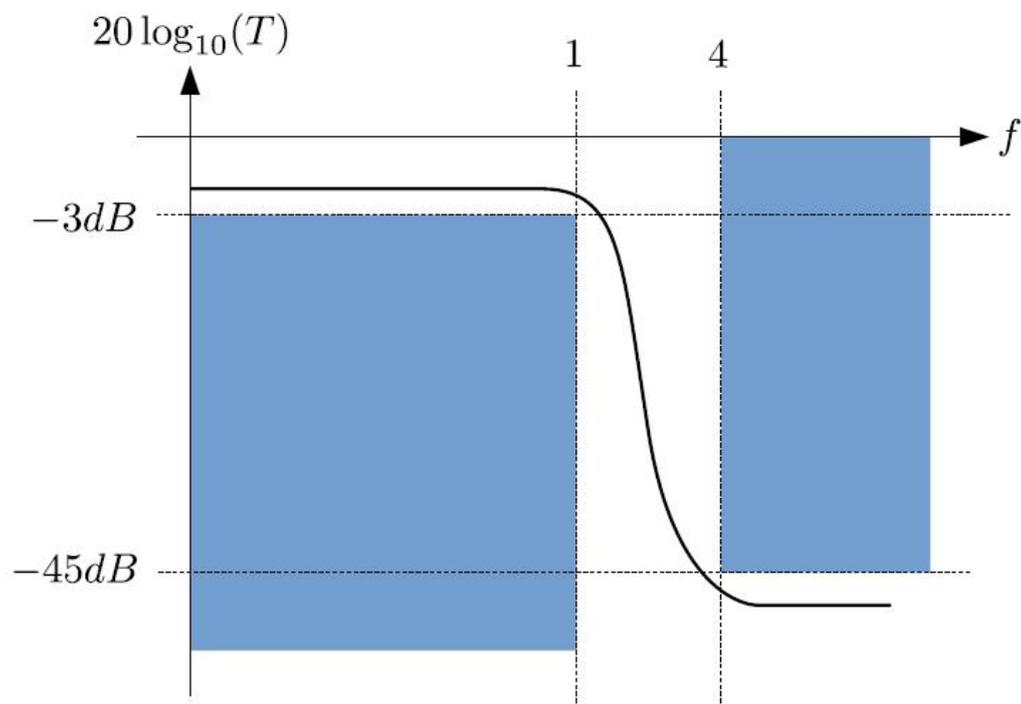
Q1

Type de filtre	Passe bas
Fréquence de coupure	1 kHz
Fréquence de début de la bande d'arrêt	4 kHz
Atténuation minimale dans la bande d'arrêt	45 dB
Contrainte	Amplitude aussi plate que possible

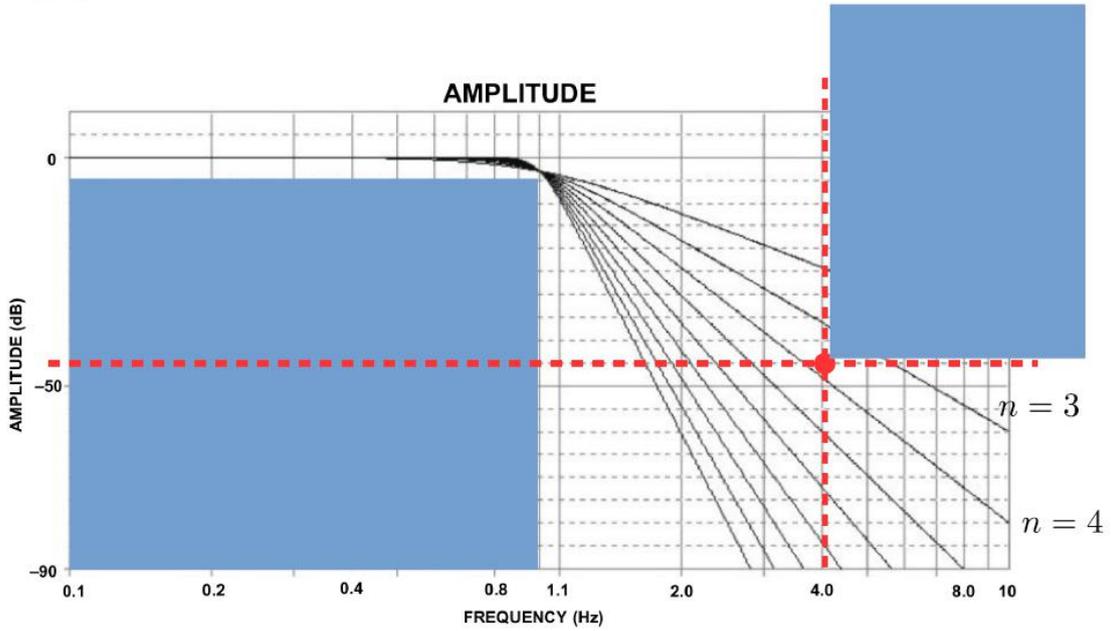
1 Filtre de Butterworth

2 $X_1 = f_1/f_0 = 4 \text{ kHz}/1 \text{ kHz} = 4$

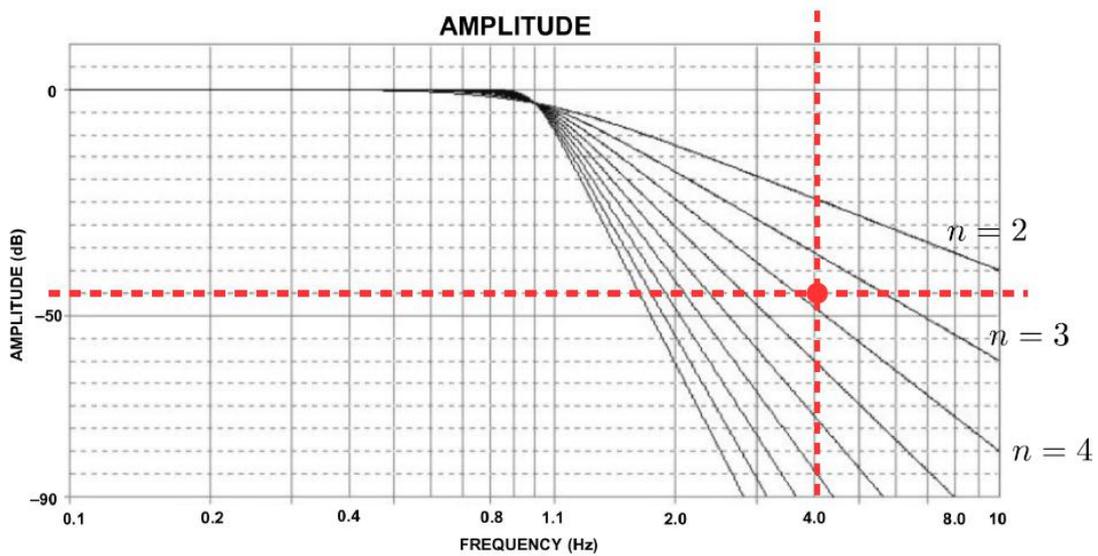
Passe bas normalisé :



3 Sélection de l'ordre du filtre en utilisant les abaques



3 Sélection de l'ordre du filtre en utilisant les abaques



→ On utilise un **filtre d'ordre 4** → 2 x Filtre d'ordre 2

exemple

4 Racines du polynôme en utilisant les tables

ORDER	SECTION	REAL PART	IMAGINARY PART	F ₀	α	Q	-3 dB FREQUENCY	PEAKING FREQUENCY	PEAKING LEVEL
2	1	0.7071	0.7071	1.0000	1.4142	0.7071	1.0000		
3	1	0.5000	0.8660	1.0000	1.0000	1.0000		0.7071	1.2493
	2	1.0000		1.0000			1.0000		
4	1	0.9239	0.3827	1.0000	1.8478	0.5412	0.7195		
	2	0.3827	0.9239	1.0000	0.7654	1.3065		0.8409	3.0102
5	1	0.8090	0.5878	1.0000	1.6180	0.6180	0.8588		
	2	0.3090	0.9511	1.0000	0.6180	1.6182	1.0000	0.8995	4.6163
	3	1.0000		1.0000			1.0000		
6	1	0.9659	0.2588	1.0000	1.9319	0.5176	0.6758		
	2	0.7071	0.7071	1.0000	1.4142	0.7071	1.0000		
	3	0.2588	0.9659	1.0000	0.5176	1.9319		0.9306	6.0210
7	1	0.9010	0.4339	1.0000	1.8019	0.5560	0.7449		
	2	0.6235	0.7818	1.0000	1.2470	0.8019		0.4717	0.2204
	3	0.2225	0.9749	1.0000	0.4450	2.2471		0.9492	7.2530
	4	1.0000		1.0000			1.0000		
8	1	0.9808	0.1951	1.0000	1.9616	0.5098	0.6615		
	2	0.8315	0.5556	1.0000	1.6629	0.6013	0.8295		
	3	0.5556	0.8315	1.0000	1.1112	0.9000		0.6186	0.6876
	4	0.1951	0.9808	1.0000	0.3902	2.5628		0.9612	8.3429
9	1	0.9397	0.3420	1.0000	1.8794	0.5321	0.7026		
	2	0.7660	0.6428	1.0000	1.5320	0.6527	0.9172		
	3	0.5000	0.8660	1.0000	1.0000	1.0000		0.7071	1.2493
	4	0.1737	0.9848	1.0000	0.3474	2.8795		0.9694	9.3165
	5	1.0000		1.0000			1.0000		
10	1	0.9877	0.1564	1.0000	1.9754	0.5062	0.6549		
	2	0.8910	0.4540	1.0000	1.7620	0.5612	0.7564		
	3	0.7071	0.7071	1.0000	1.4142	0.7071	1.0000		
	4	0.4540	0.8910	1.0000	0.9080	1.1013		0.7667	1.8407
	5	0.1564	0.9877	1.0000	0.3128	3.1970		0.9752	10.2023

Ordre 2 → 4 racines

$$s_1 = 0.9239 + 0.3827i$$

$$\bar{s}_1 = 0.9239 - 0.3827i$$

$$s_2 = 0.3827 + 0.9239i$$

$$\bar{s}_2 = 0.3827 - 0.9239i$$

5 Polynôme du passe-bas normalisé

$$H_{PBN}(S) = \prod_i \frac{|s_i|^2}{(S - s_i)(S - \bar{s}_i)} = \left(\frac{\Omega_{PBN,1}^2}{S^2 + \frac{\Omega_{PBN,1}}{Q_{PBN,1}}S + \Omega_{PBN,1}^2} \right) \left(\frac{\Omega_{PBN,2}^2}{S^2 + \frac{\Omega_{PBN,2}}{Q_{PBN,2}}S + \Omega_{PBN,2}^2} \right)$$

$$\Omega_{PBN,1} = |s_1| \qquad \Omega_{PBN,2} = |s_2|$$

$$Q_{PBN,1} = -\frac{\Omega_{PBN,1}}{2s_{r1}} \qquad Q_{PBN,2} = -\frac{\Omega_{PBN,2}}{2s_{r2}}$$

Dans l'exemple :

$$\Omega_{PBN,1} = \Omega_{PBN,2} = 1$$

$$Q_{PBN,1} = 1.3065$$

$$Q_{PBN,2} = 0.541196$$

6 Transformation de la fonction de transfert du PBN vers la fonction de transfert réelle

Pour une section **unique** :

$$H_{PBN}(S) = \frac{\Omega_{PBN}^2}{S^2 + \frac{\Omega_{PBN}}{Q_{PBN}}S + \Omega_{PBN}^2} \xrightarrow{S = s/\omega_0} H_{PB}(s) = \frac{(\omega_0 \Omega_{PBN})^2}{s^2 + \frac{\Omega_{PBN} \omega_0}{Q_{PBN}}s + (\Omega_{PBN} \omega_0)^2}$$

$$= \frac{\Omega_{PB}^2}{s^2 + \frac{\Omega_{PB}}{Q} s + \Omega_{PB}^2}$$

Dans l'exemple :

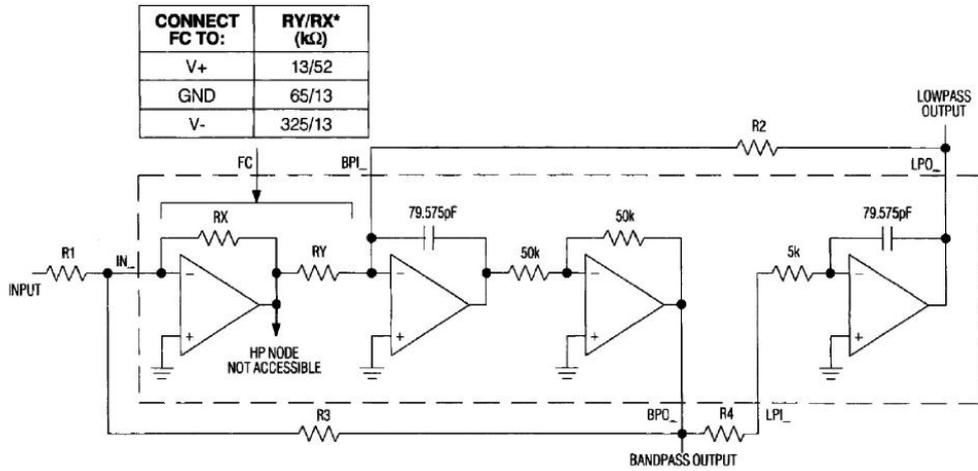
$$f_{PB,1} = f_{PB,2} = 1 \text{ kHz} \qquad \Omega_{PB} = \omega_0 \Omega_{PBN} \quad Q = Q_{PBN}$$

$$Q_{PB,1} = 1.3065$$

$$Q_{PB,2} = 0.541196$$

MAX274.asc

Exemple : Structure Biquad (MAX274)



$$H_{LP}(s) = K \frac{\omega_0^2}{s^2 + s \frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2} \quad \omega_0 = \frac{1}{C \sqrt{R_2(R_4 + 5 \text{ k}\Omega)}} \quad K = -\frac{R_2}{R_1} \left(\frac{R_X}{R_Y} \right)$$

$$H_{BP}(s) = K' \frac{s \frac{\omega_0}{Q}}{s^2 + s \frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2} \quad Q = \frac{R_3}{\sqrt{R_2(R_4 + 5 \text{ k}\Omega)}} \left(\frac{R_Y}{R_X} \right) \quad K' = -\frac{R_3}{R_1}$$

8 Égalisation des paramètres

Section 1 :

$$R_2 = \frac{2 \times 10^9}{f_0} \approx 2 \text{ M}\Omega$$

$$R_4 = R_2 - 5 \text{ k}\Omega \approx 1.995 \text{ M}\Omega$$

$$R_3 = Q_{LP,1} R_2 \left(\frac{R_X}{R_Y} \right) \approx 522.6 \text{ k}\Omega$$

$$R_1 = \frac{R_2}{H_{OLP}} \left(\frac{R_X}{R_Y} \right) \approx 400 \text{ k}\Omega$$

Section 2 :

$$R_2 = \frac{2 \times 10^9}{f_0} \approx 2 \text{ M}\Omega$$

$$R_4 = R_2 - 5 \text{ k}\Omega \approx 1.995 \text{ M}\Omega$$

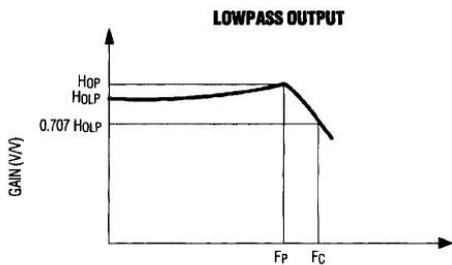
$$R_3 = Q_{LP,1} R_2 \left(\frac{R_X}{R_Y} \right) \approx 216.48 \text{ k}\Omega$$

$$R_1 = \frac{R_2}{H_{OLP}} \left(\frac{R_X}{R_Y} \right) \approx 400 \text{ k}\Omega$$

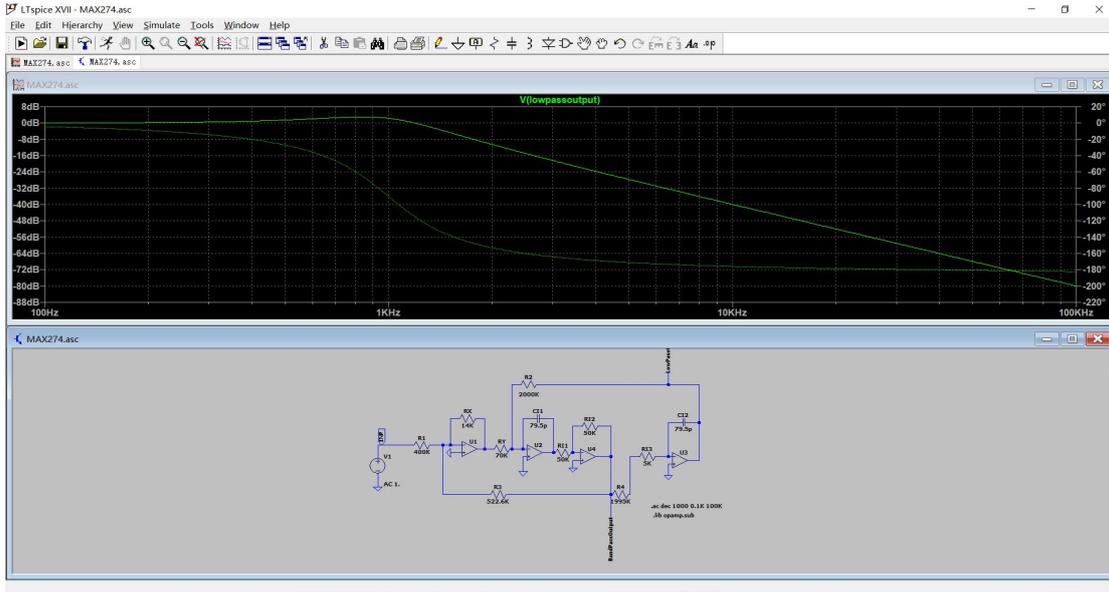
On suppose que

$$R_4 + 5 \text{ k}\Omega = R_2$$

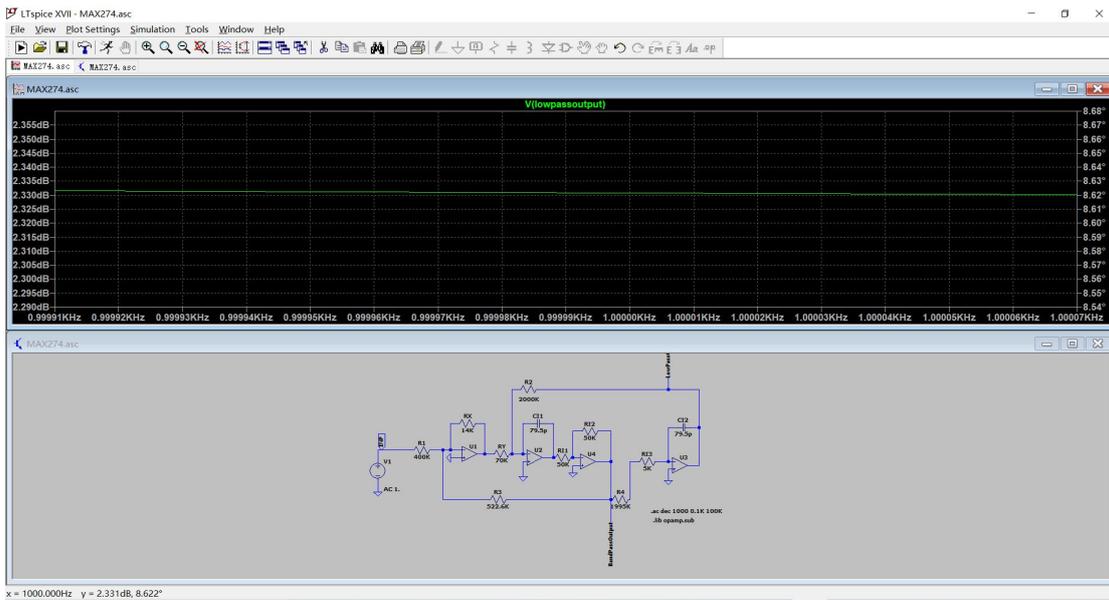
$$FC = \text{GND}$$



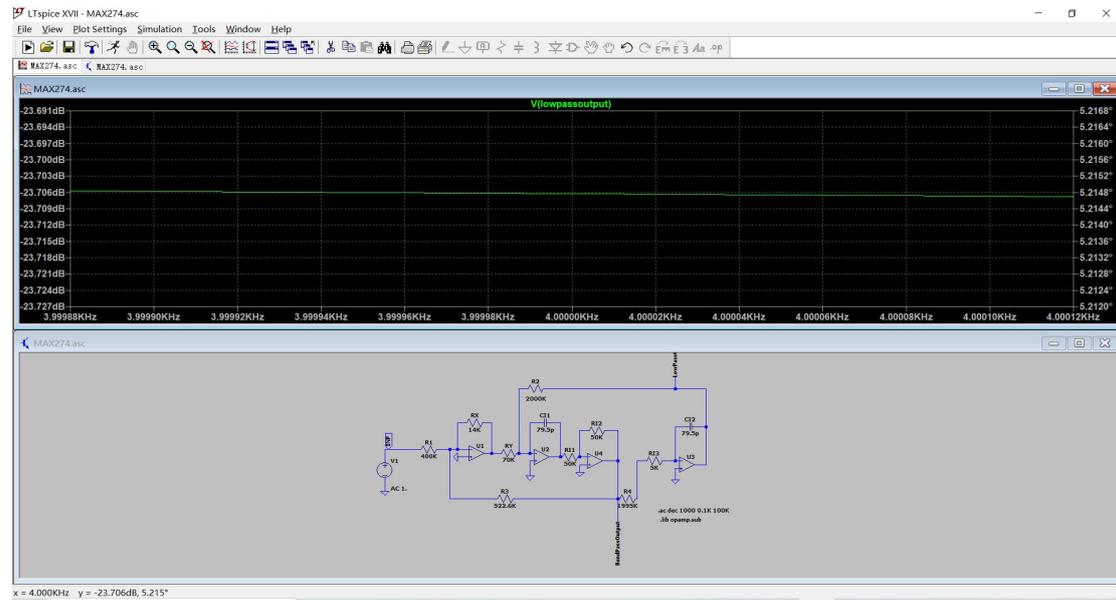
Donc, pour le section 1



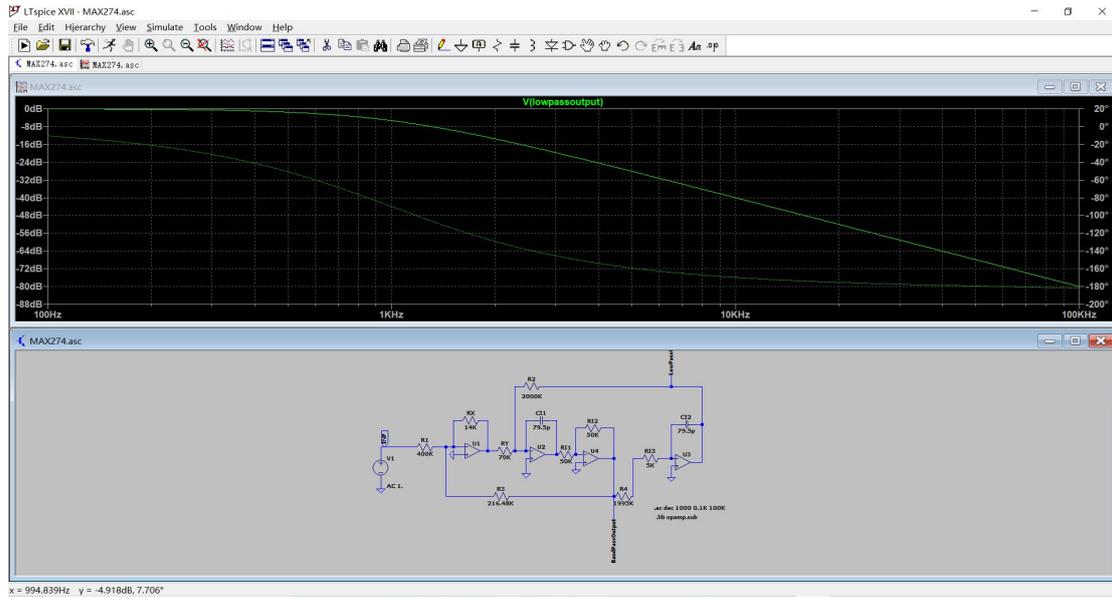
Pour le courbe au-dessus de -3dB à 1kHz



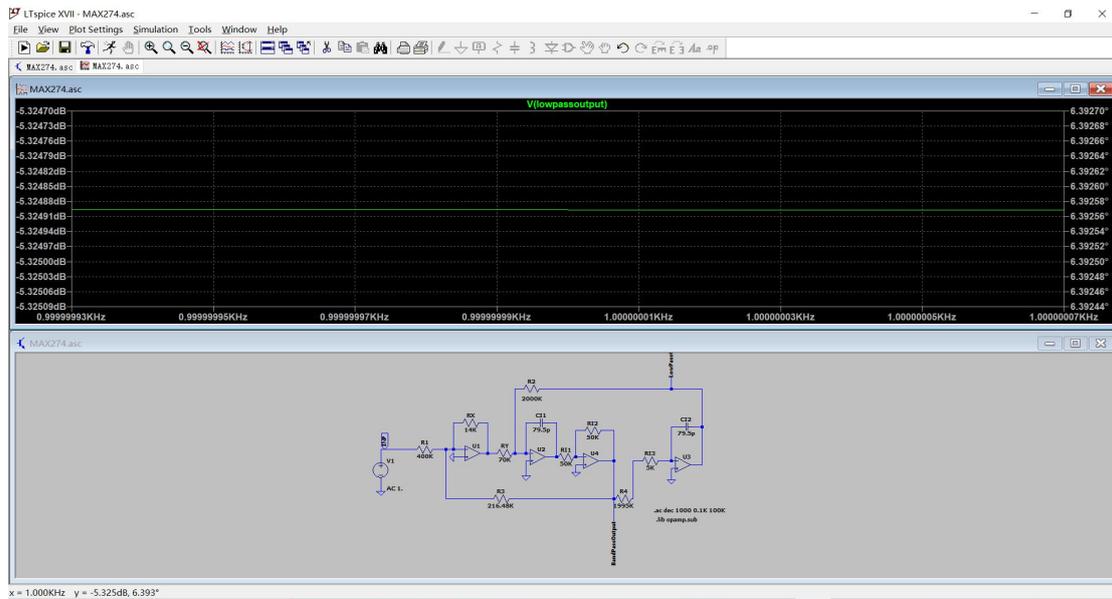
il est au-dessus de -45dB à 4kHz



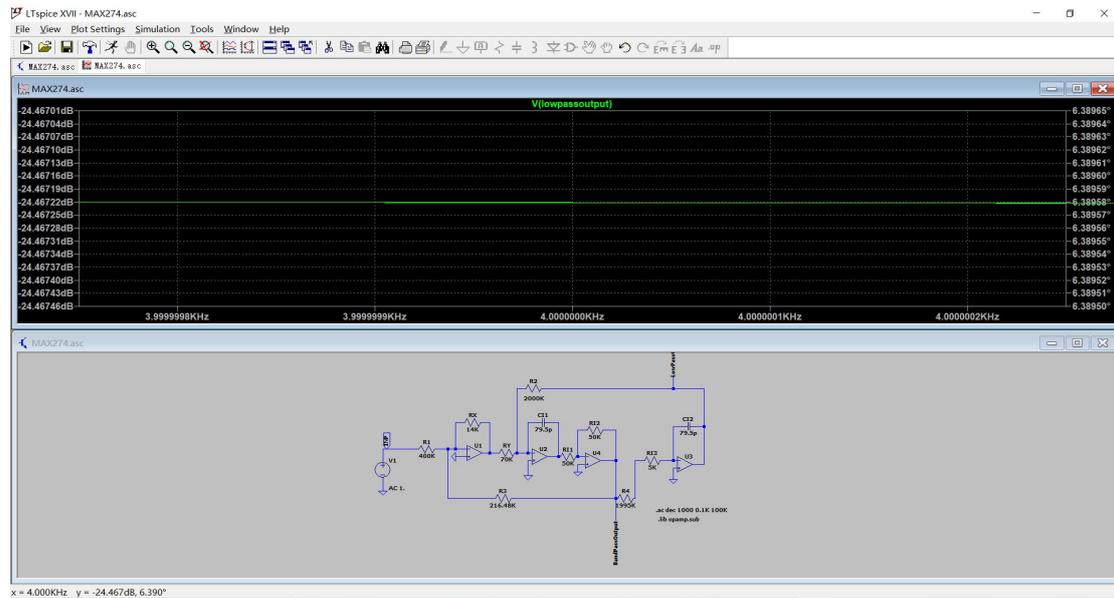
Pour la section 2



Le courbe est au-dessous de -3dB à 1kHz

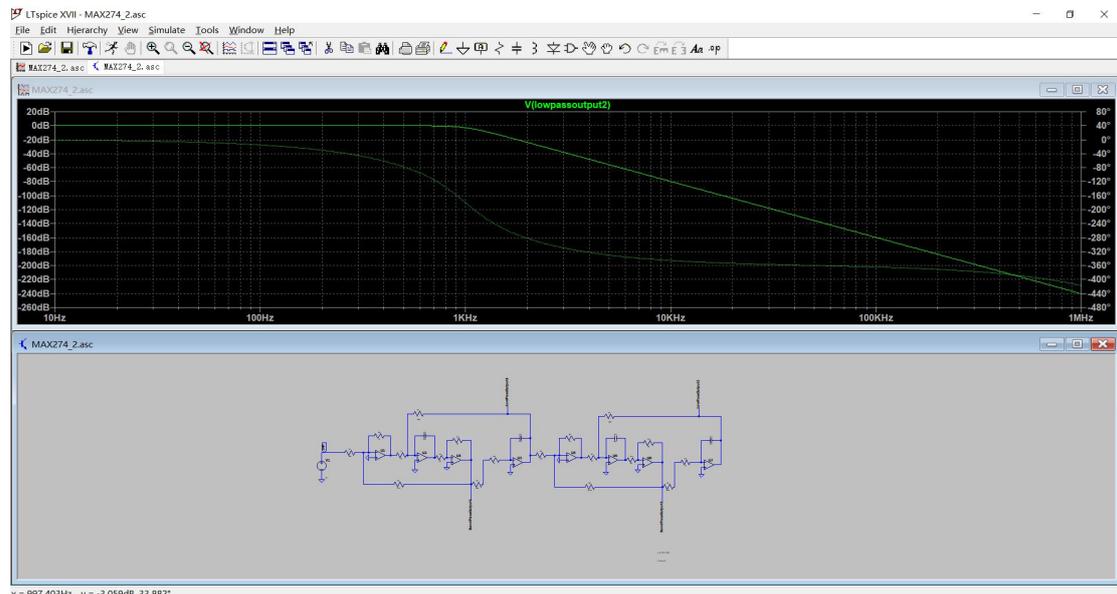


il est aussi au-dessus de -45dB à 4kHz

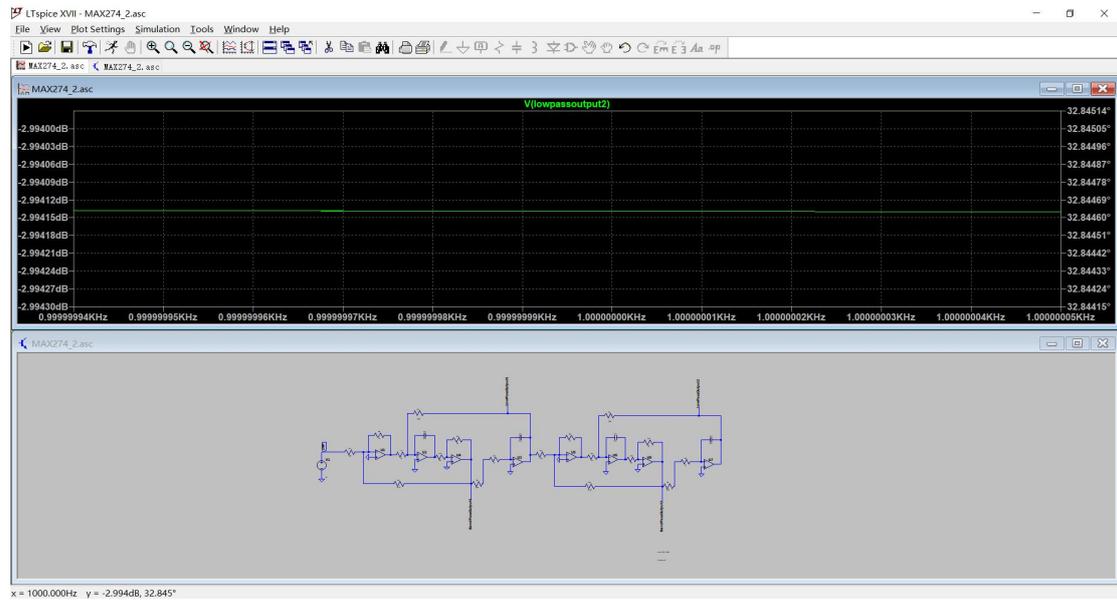


MAX274_2.asc

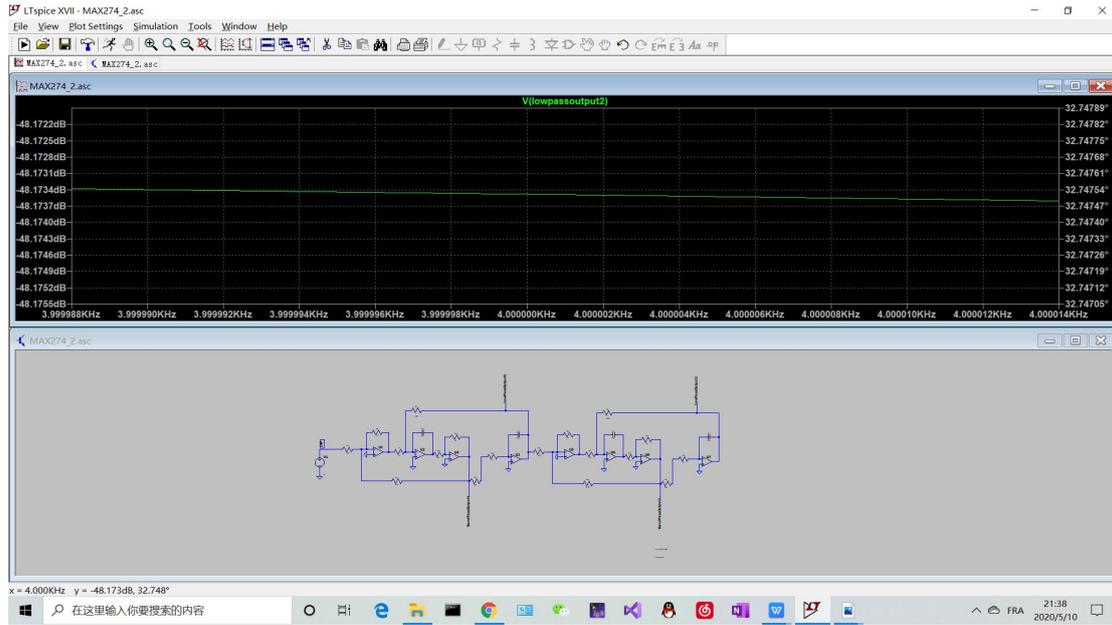
Deux section en semble



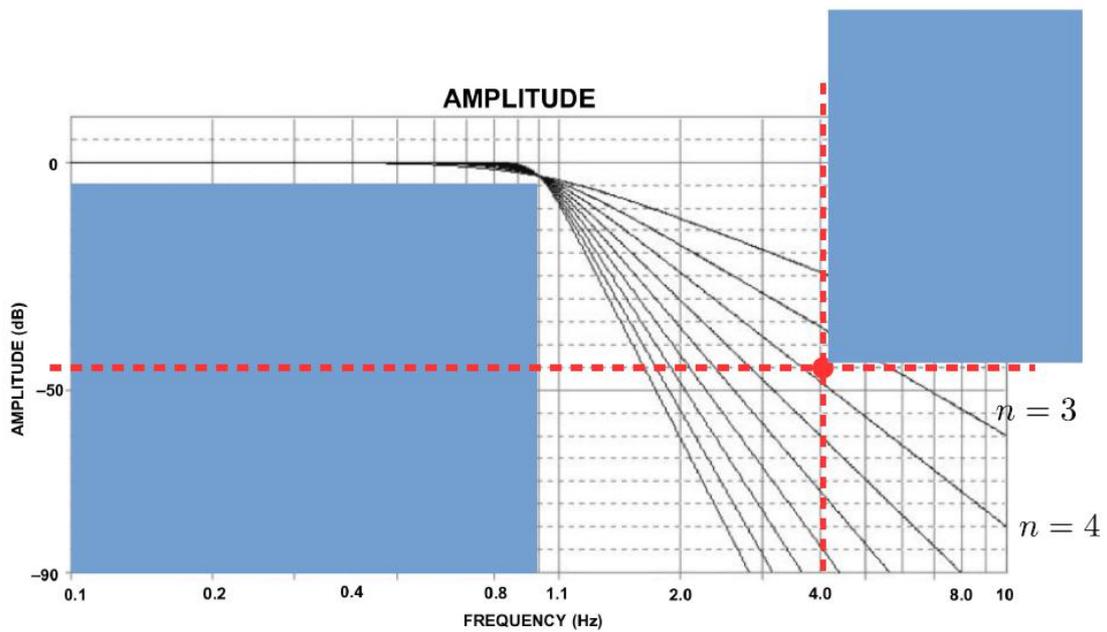
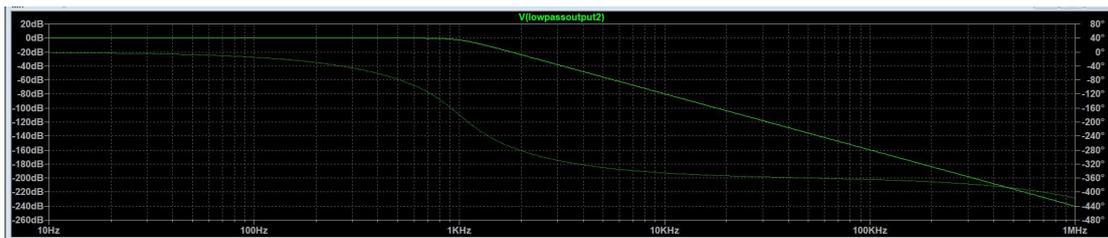
On peut voir que le courbe est presque à 3dB à 1kHz



il est au-dessous de -45dB à 4kHz



En comparant la figure et celle de ButterWorth



il est un filtre Butterworth avec la fréquence coupure de 1kHz, un bande d'arrêt de 4kHz et son atténuation minimale de 45dB. Donc, cela répond bien au cahier des charges.

Q2

Type de filtre	Passe-bande
Fréquence centrale	10 kHz
Bande passante (BP)	$B = 1$ kHz
Bande d'atténuation (BA)	$B' = 3$ kHz
Atténuation minimale dans la BA	10 dB
Contrainte	Amplitude la plus plate possible dans la BP

$$Q = \frac{\omega_0}{2\pi B} = \frac{1}{2} \sqrt{\frac{C_2}{C_1}} \quad \omega_0 = 2\pi f_0 = \frac{1}{R\sqrt{C_1 C_2}}$$

$$\text{Donc, } Q = \frac{2 \times 10 \times \pi}{2 \times \pi \times 1} = 10$$

Avec les expressions données dans le cours ou dans la fiche technique du composant MAX274, on détermine les valeurs des résistances. Avec la fréquence centrale:

$$R_2 = \frac{1}{2\pi f_0 C} \approx 200 \text{ k}\Omega$$

D'où:

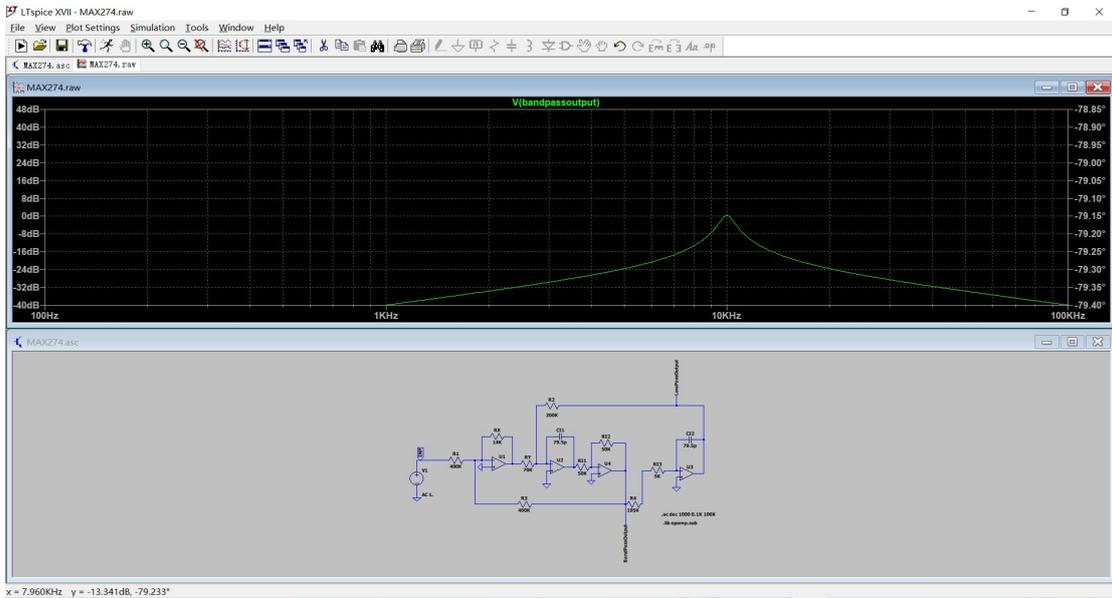
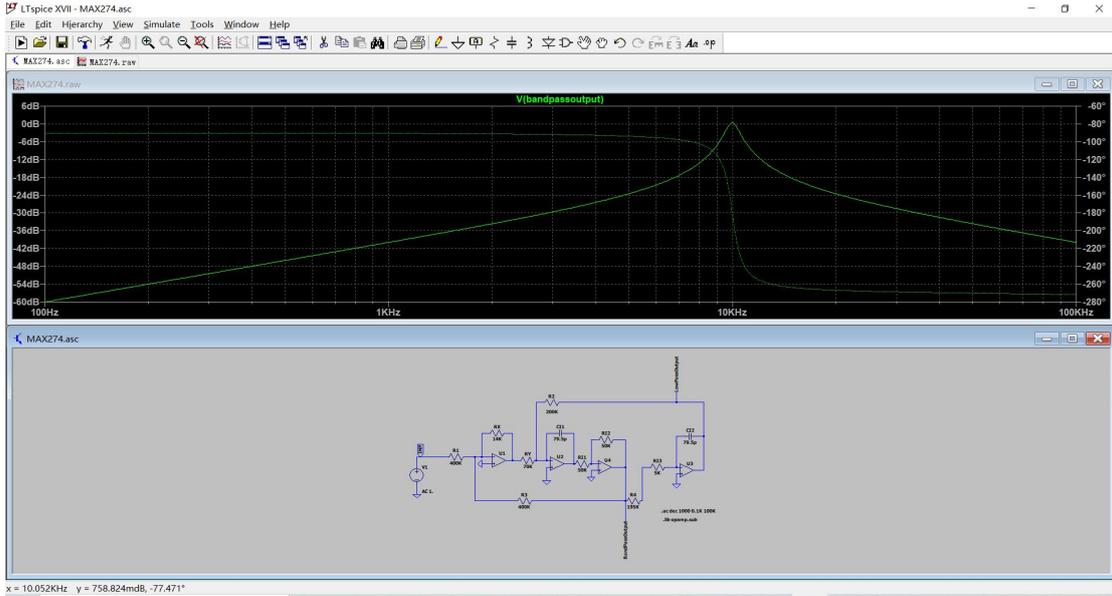
$$R_4 = R_2 - 5 \text{ k}\Omega \approx 195 \text{ k}\Omega$$

Si on fixe $R_Y/R_X = 5$ (FC=GND), le facteur de qualité Q fixe la valeur de R_3 :

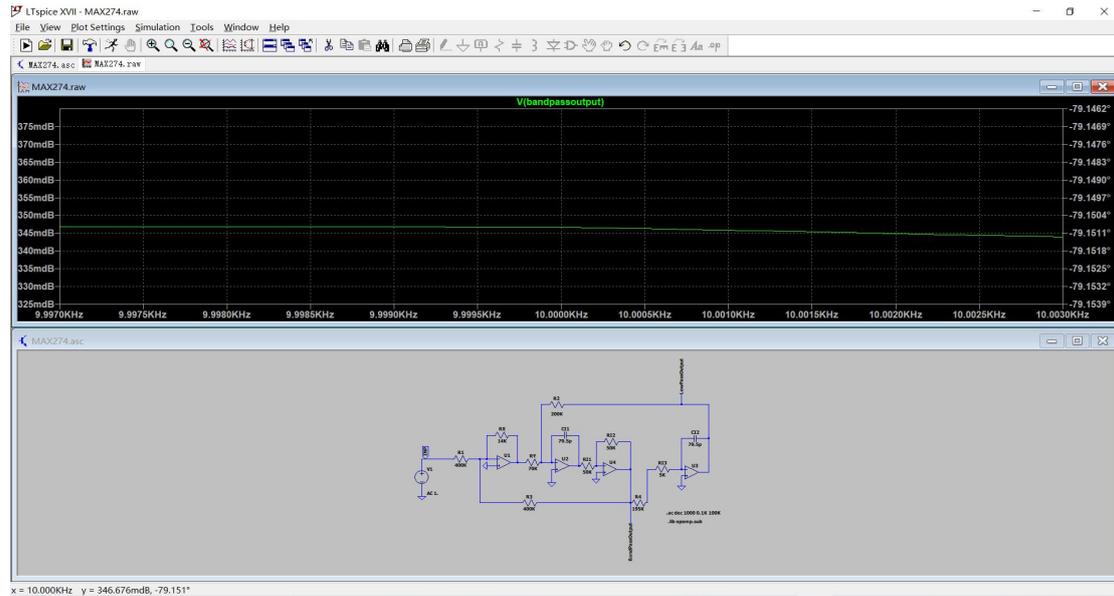
$$R_3 = Q \sqrt{R_2(R_4 + 5 \text{ k}\Omega)} \frac{R_X}{R_Y} \approx 400 \text{ k}\Omega$$

Pour finir, si on souhaite un gain statique $K = 1$, on détermine R_1 :

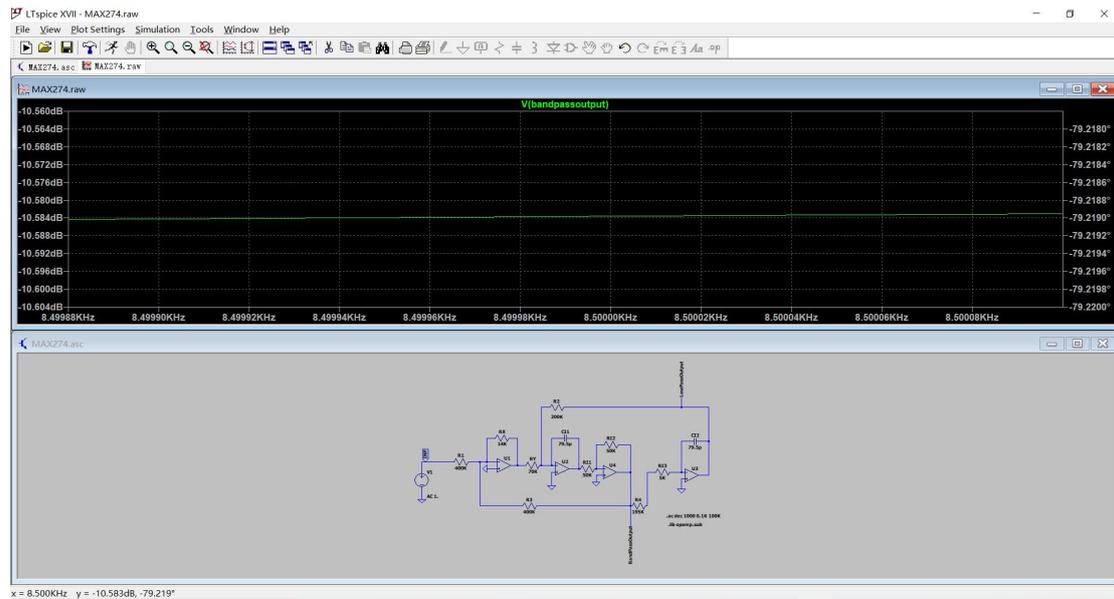
$$R_1 = \frac{R_3}{K} \approx 400 \text{ k}\Omega$$



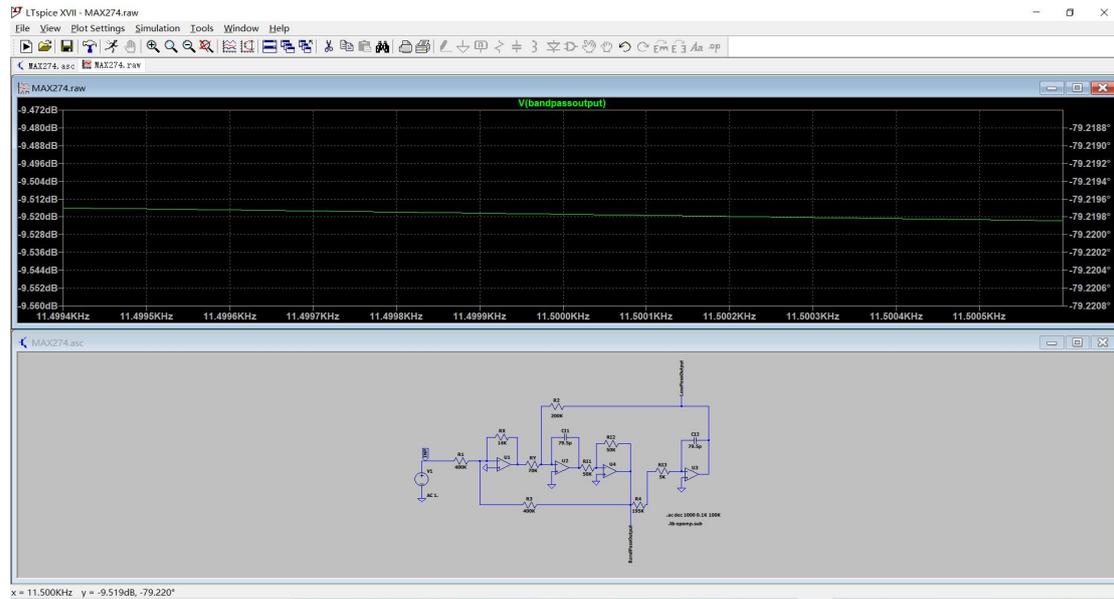
$f_0=10\text{kHz}$



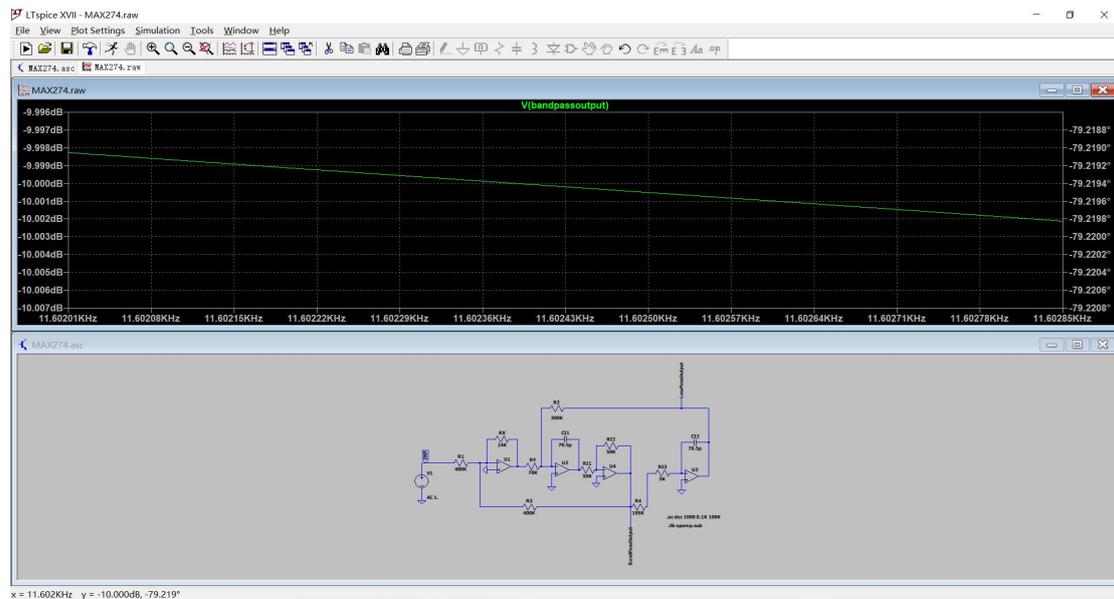
Le courbe est -10.583dB à 8.5kHz



Le courbe est -9.519dB à 11.5kHz

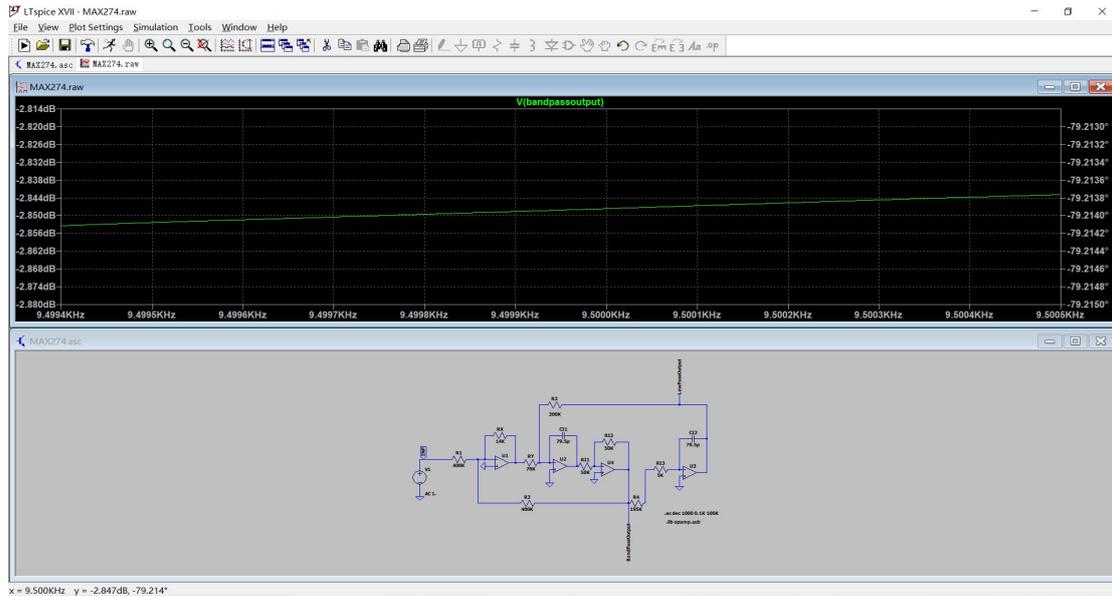


Le courbe est -10dB à 11.602kHz

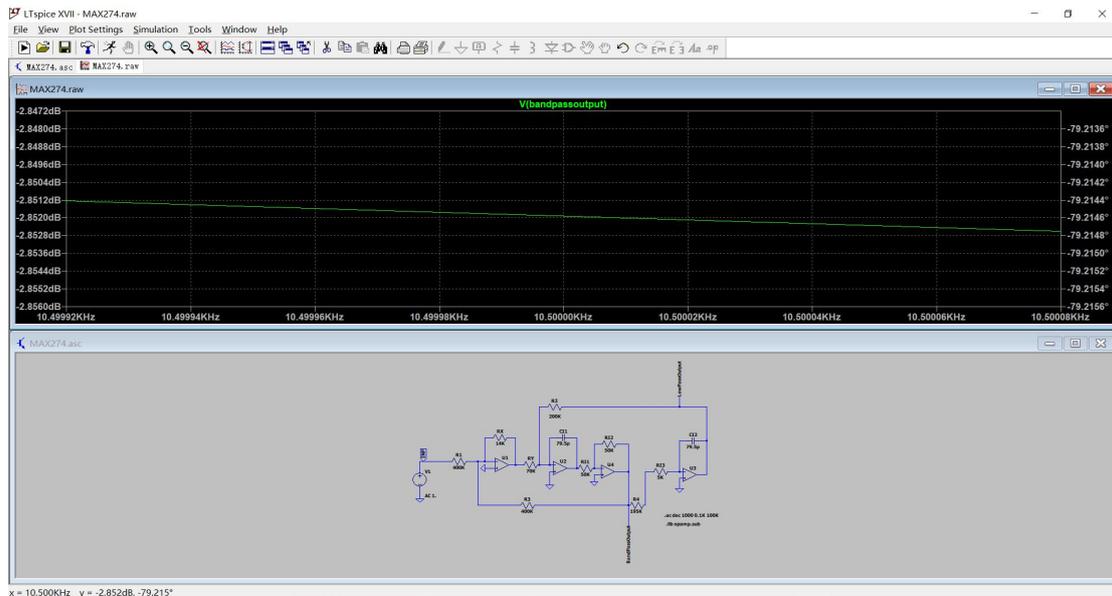


Donc, $B' = 3\text{kHz}$

Le courbe est -2.847dB à 9.5kHz



Le courbe est -2.852dB à 10.5kHz



Donc, $B=1\text{kHz}$

Donc, il est un filtre Butterworth avec la fréquence de coupure de 10kHz, un bande passante de 1kHz, un dande d'atténuation de 3kHz et son atténuation minimale de 10dB. Donc il répond bien au cahier des charges.

Q3

On prendra $R = 10 \text{ k}\Omega$.

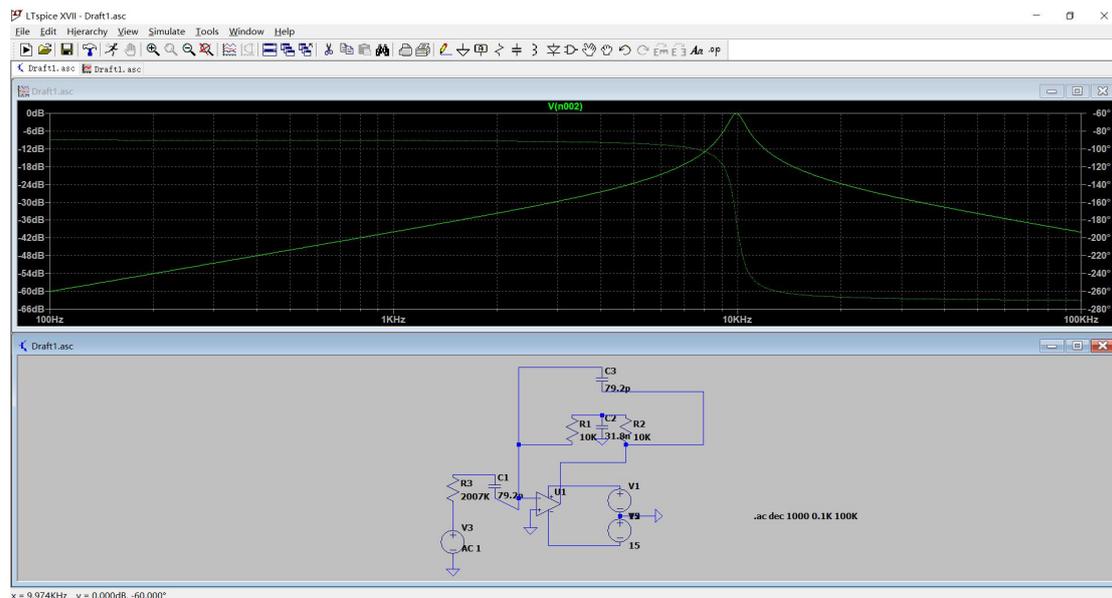
$$\omega_0 = 2\pi f_0$$

$$C_2 = \frac{1}{\pi BR} \text{ et } C_1 = \frac{1}{R^2\omega_0^2 C_2} = \frac{\pi B}{R\omega_0^2}$$

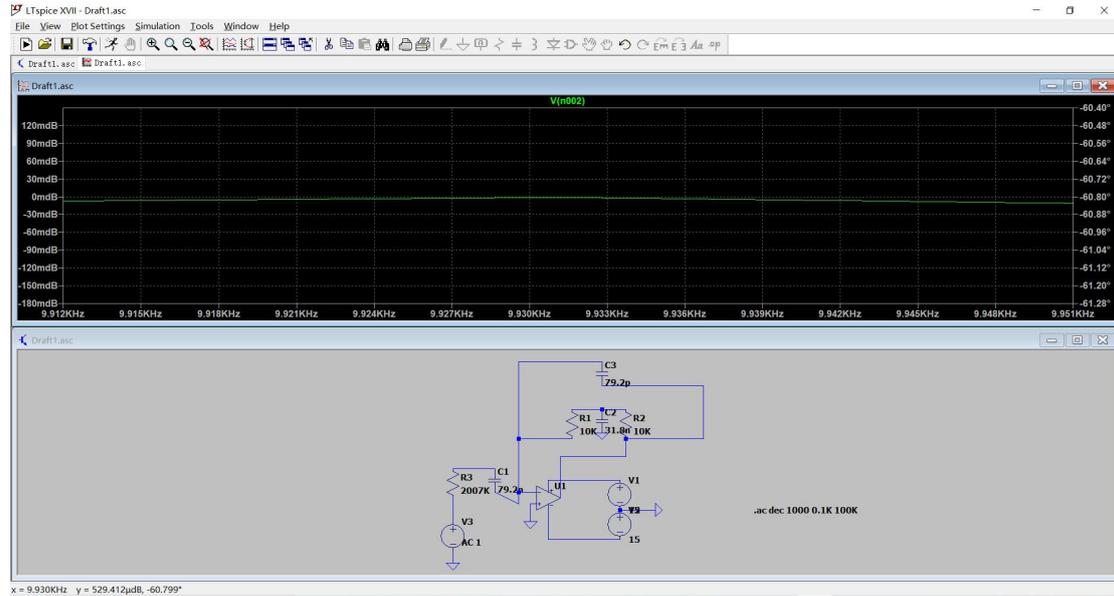
$$C_2 \approx 31,8 \text{ nF et } C_1 \approx 79,2 \text{ pF}$$

$$\text{Donc, } R_3 = (R \cdot C_2) / (2 \cdot C_1) = 2007 \text{ K}\Omega$$

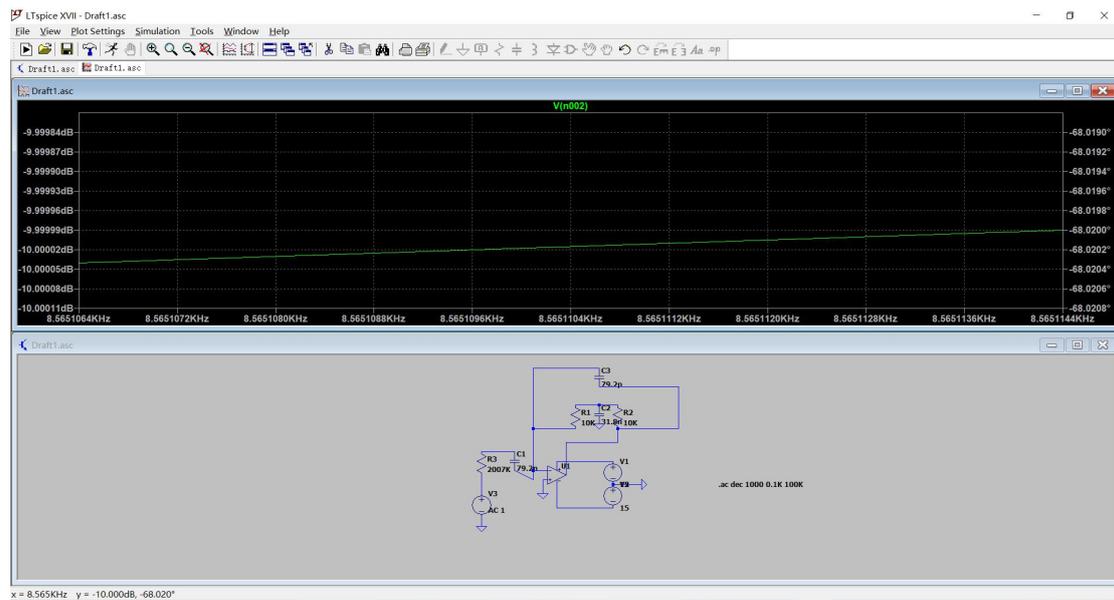
$$C_3 = C_1 \quad R_2 = R_1 = R$$



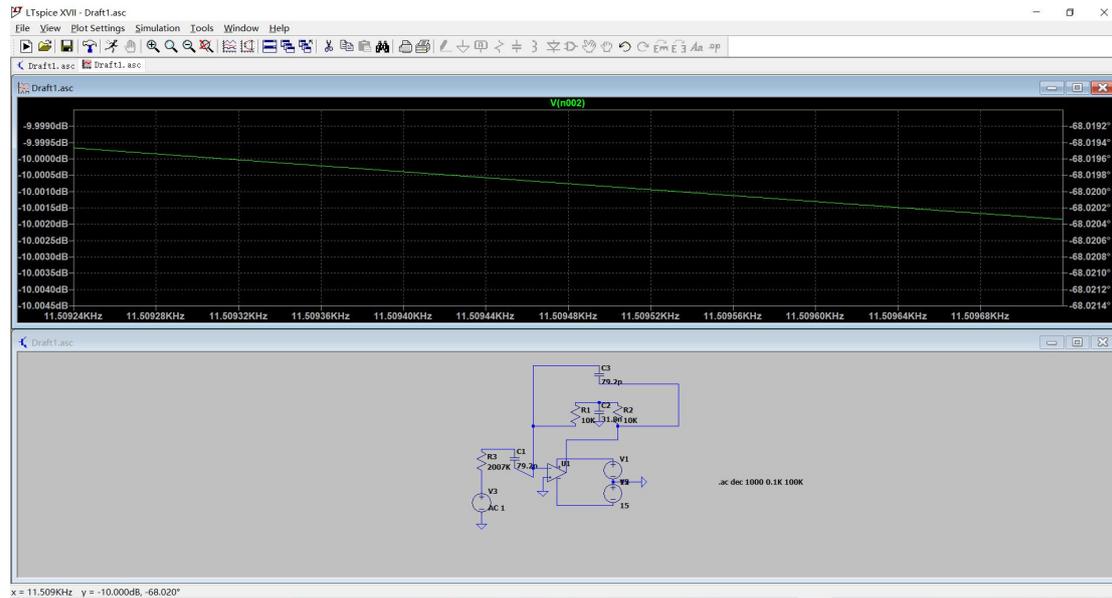
On peut obtenir $f_0=9.930\text{kHz}$



(8.565kHz, -10dB)

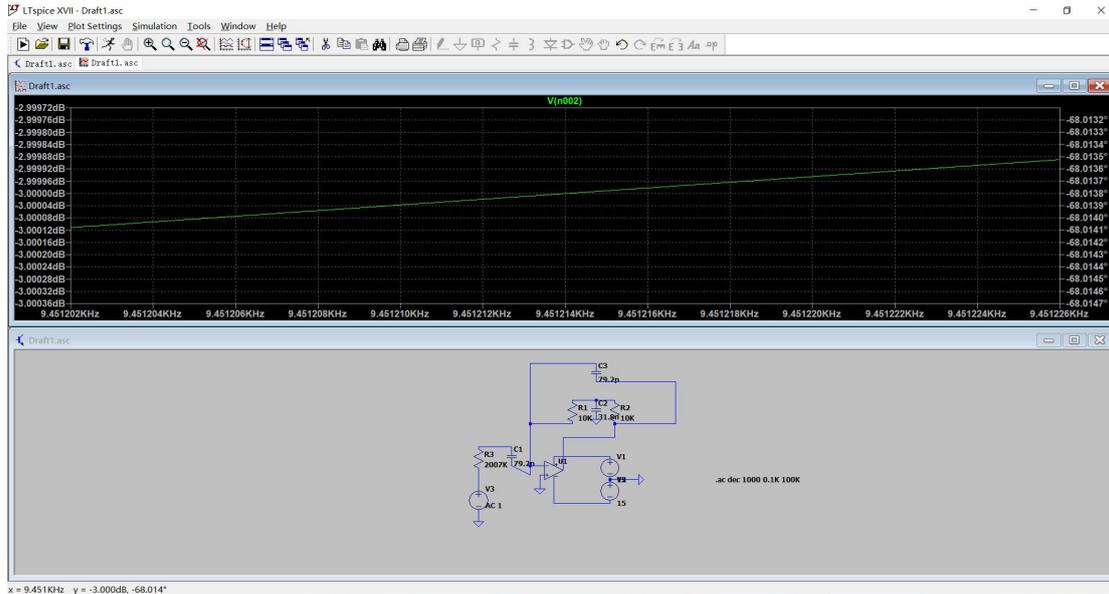


(11.509kHz,-10dB)

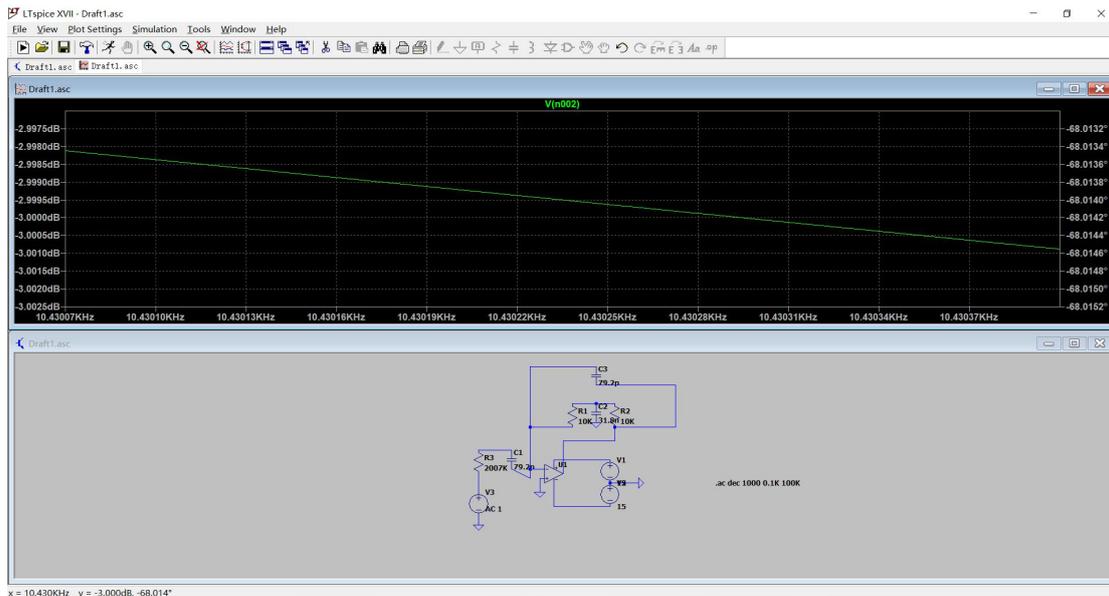


Donc, $B' = 3.056 \text{ kHz} \approx 3 \text{ kHz}$

(9.451kHz,-3dB)



(10.430kHz,-3dB)



Donc, $B=0.979\text{kHz}\approx 1\text{kHz}$

Donc, c'est un filtre passe-bande Butterworth avec la fréquence de coupure de 10kHz, bande passante de 1kHz, bande d'atténuation de 3kHz, et atténuation minimale de 10dB.

Donc il répond bien au cahier des charges.