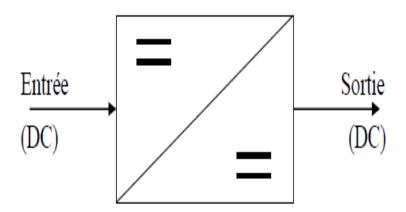


# Cours d'Electronique Industrielle

# Assuré par Mme H.DAMMAH

# Chapitre 2:

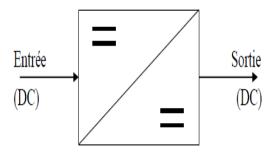
Les hacheurs : convertisseurs continu/continu





#### **I- Introduction**

Les hacheurs sont des convertisseurs statiques qui permettent d'obtenir une tension continue constante et ce, avec un rendement voisin de l'unité. Ils jouent le même rôle que les transformateurs en courant alternatif.



Ils sont principalement utilisés pour la variation de vitesse des moteurs à courant continu ainsi que dans les alimentations à découpage à courant continu.

Ces convertisseurs permettent le contrôle du transfert d'énergie entre une source et une charge qui est, soit de nature capacitive (source de tension), soit de nature inductive (source de courant).

#### II- Hacheur série

## II-1- Principe

L'hacheur série commande le débit d'une source de tension continu U dans un récepteur de courant I.

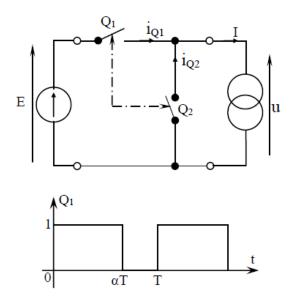
Pour régler le transfert d'énergie, on applique aux interrupteurs une commande périodique.

La période de pulsation T de celle-ci peut-être choisie arbitrairement dans la mesure où la source et le récepteur que relie le variateur de courant continu se comportent comme des circuits à fréquence de commutation nulle.

L'interrupteur Q1 permet de relier l'entrée à la sortie, Q2 court-circuite la source de courant quand

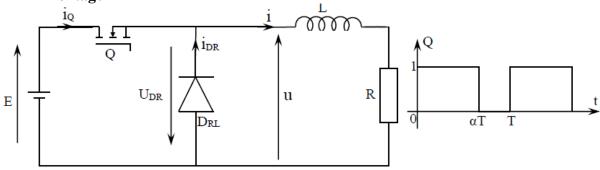
Q1 est, ouvert  $(Q_1 = \overline{Q}_2)$ . On définit  $\alpha$  rapport cyclique.





# II-2- Etude d'un hacheur série charge inductive

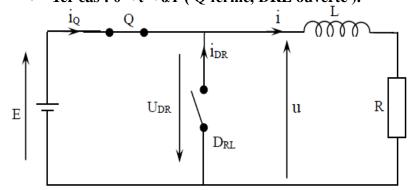
# II-2-1- Montage



# II-2-2- Analyse de fonctionnement

Nous pouvant décomposer cette analyse en deux parties distinctes :

• 1er cas :  $0 < t < \alpha T$  ( Q fermé, DRL ouverte ).



On' 
$$a: U_{DR} = -E$$
  
 $u = E$   
 $i_Q = i$   
 $i_{DR} = 0$   
et  $E = Ri(t) + L \frac{di(t)}{dt}$ 

Déterminons le courant i(t) : on a



$$\begin{split} E &= Ri(t) + L \frac{di(t)}{dt} \text{ avec } i(0) = I_{MIN} \text{ et } i(\alpha T) = I_{MAX} \\ \text{Solution} & \text{sans} & \text{second} & \text{membre} \\ 0 &= Ri(t) + L \frac{di(t)}{dt} \implies Ri(t) = -L \frac{di(t)}{dt} \implies \frac{di(t)}{i(t)} = -\frac{R}{L} \, dt \implies \int \frac{di(t)}{i(t)} = \int -\frac{R}{L} \, dt \\ & \text{donc } \log[i(t)] = -\frac{R}{L} \, t + K \implies i(t) = A \left[ \exp - \left( \frac{R}{L} \, t \right) \right] \end{split}$$

Solution particulière (E = Ri(t))

Donc 
$$i(t) = \frac{E}{R}$$

Solution générale

$$i(t) = \frac{E}{R} + A e^{-\frac{R}{L}t} \text{ on pose } \tau = \frac{L}{R} \text{ donc } \mathbf{i(t)} = \frac{E}{R} + A e^{-\frac{t}{\tau}}$$

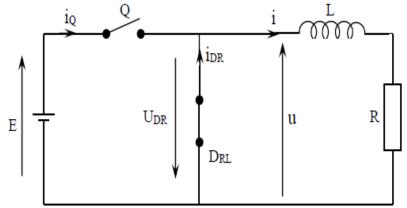
$$\dot{a} \quad t = 0 \quad \text{on a} \quad i(0) = I_{MIN} = \frac{E}{R} + A \quad \Rightarrow \quad A = I_{MIN} - \frac{E}{R}$$

$$\text{donc } \mathbf{i(t)} = \frac{E}{R} + \left(I_{MIN} - \frac{E}{R}\right) e^{-\frac{t}{\tau}}$$

Calcul de IMAX ?

$$\dot{\mathbf{a}} \ \mathbf{t} = \alpha \ \mathbf{T} \ \text{ on a } \ \mathbf{i}(\alpha \mathbf{T}) = \mathbf{I}_{\text{MAX}} = \frac{\mathbf{E}}{\mathbf{R}} + \left(\mathbf{I}_{\text{MIN}} - \frac{\mathbf{E}}{\mathbf{R}}\right) \mathbf{e}^{\frac{\alpha \mathbf{T}}{\tau}} \quad \Rightarrow \quad \mathbf{I}_{\text{MAX}} = \mathbf{I}_{\text{MIN}} \ \mathbf{e}^{-\frac{\alpha \mathbf{T}}{\tau}} + \frac{\mathbf{E}}{\mathbf{R}} \left( \mathbf{1} - \mathbf{e}^{-\frac{\alpha \mathbf{T}}{\tau}} \right)$$

•  $2^{\text{\'e}me}$  cas :  $\alpha T < t < T$  ( Q ouvert, DRL fermée ).



On' a: 
$$U_{DR} = 0$$
  
 $\mathbf{u} = 0$   
 $\mathbf{i}_{Q} = 0$   
 $\mathbf{i}_{DR} = \mathbf{i}$   
et  $0 = \mathbf{Ri}(t) + \mathbf{L} \frac{\mathbf{di}(t)}{\mathbf{dt}}$ 

Déterminons le courant i(t) : on a



$$0 = Ri(t) + L \frac{di(t)}{dt} \text{ avec } i(T) = I_{MAN} \text{ et } i(\alpha T) = I_{MAN}$$

$$0 = Ri(t) + L \frac{di(t)}{dt} \Rightarrow Ri(t) = -L \frac{di(t)}{dt} \Rightarrow \frac{di(t)}{i(t)} = -\frac{R}{L} dt \Rightarrow \int \frac{di(t)}{i(t)} = \int -\frac{R}{L} dt$$

$$done \log[i(t)] = -\frac{R}{L} t + K \Rightarrow i(t) = A e^{-\frac{t}{\tau}} \text{ avec } \tau = \frac{L}{R}$$

$$\dot{a} \quad t = \alpha T \quad \text{on } a \quad i(\alpha T) = I_{MAX} = A e^{-\frac{\alpha T}{\tau}} \Rightarrow A = I_{MAX} e^{\frac{\alpha T}{\tau}}$$

$$done \quad i(t) = I_{MAX} e^{-\frac{(t - \alpha T)}{\tau}}$$

Calcul de IMIN?

$$\dot{a} t = T \text{ on } a i(T) = I_{MIN} = I_{MAX} e^{-\frac{(T-\alpha T)}{\tau}} \implies I_{MIN} = I_{MAX} e^{-\frac{T}{\tau}(1-\alpha)}$$

#### II-2-3- Relation entre les tensions d'entrée et de sortie

On a

$$u(t) = Ri(t) + L\frac{di(t)}{dt} \implies u(t) dt = Ri(t) dt + L di(t) \implies \int_0^T u(t) dt = \int_0^T Ri(t) dt + \int_0^T L di(t) dt = Ri(t) dt + L di(t) dt + L di(t) dt = Ri(t) dt + L di(t) dt + L di($$

En régime établi, la tension moyenne aux bornes de l'inductance est, nulle

Donc 
$$U = \frac{1}{T} \int_0^T u(t) dt = \frac{1}{T} \int_0^{\alpha T} E dt = E \frac{\alpha T}{T} = \alpha E \implies U = \alpha E \quad \text{et} \quad I = \frac{\alpha E}{R}$$

Le hacheur série est, équivalent à un transformateur non réversible à courant continu de rapport de transformation  $\alpha$  avec  $\alpha \leq 1$ .

#### II-2-4- Ondulation du courant

Il est, important pour un hacheur, d'apprécier l'importance de l'ondulation du courant. On a :

$$I_{\text{MAX}} = I_{\text{MIN}} \ e^{-\frac{\alpha T}{\tau}} + \frac{E}{R} \left( \ 1 - e^{-\frac{\alpha T}{\tau}} \right) \ (1)$$

$$I_{MAX} = I_{MIN} e^{\frac{T}{\tau}(1-\alpha)}$$
 (2)

$$donc \; (1)\text{-}(2) = \; I_{MIN} \; e^{-\frac{\alpha T}{\tau}} + \frac{E}{R} \bigg( \; 1\text{-}\; e^{-\frac{\alpha T}{\tau}} \bigg) = I_{MIN} \, e^{\frac{T}{\tau}(1-\alpha)} \; = 0$$



$$\Rightarrow \text{ Imin } e^{-\frac{\alpha T}{\tau}} \left(1 - e^{\frac{T}{\tau}}\right) = -\frac{E}{R} \left(1 - e^{-\frac{\alpha T}{\tau}}\right) \quad \Rightarrow \quad \text{Imin} = -\frac{E}{R} \frac{\left(1 - e^{-\frac{\alpha T}{\tau}}\right)}{\left(1 - e^{\frac{T}{\tau}}\right)} e^{\frac{\alpha T}{\tau}} \quad \Rightarrow \quad \text{Imin} = \frac{E}{R} \frac{\left(1 - e^{\frac{\alpha T}{\tau}}\right)}{\left(1 - e^{\frac{T}{\tau}}\right)}$$
 
$$\text{donc} \quad \text{Imin} = \frac{E}{R} \frac{\left(1 - e^{\frac{\alpha T}{\tau}}\right)}{\left(1 - e^{\frac{T}{\tau}}\right)} \qquad \text{et} \qquad \quad \text{Imin} \ e^{\frac{T}{\tau}(1 - \alpha)}$$

On considère L très élevée donc  $\tau >> T$  donc les morceaux d'exponentielle sont des segments de droites ce qui permet un calcul simplifié des courant IMAX et IMIN (car  $\epsilon^{\epsilon} = 1 + \epsilon$  si  $\epsilon >> 1$ ).

Ce qui donne: 
$$I_{MIN} = \frac{\alpha E}{R}$$
 et  $I_{MAX} = I_{MIN} (1 + \frac{T}{\tau}(1 - \alpha))$   
Donc  $I_{MAX} = \frac{\alpha E}{R} (1 + \frac{T}{\tau}(1 - \alpha))$ 

Il est alors facile de calculer l'ondulation  $\Delta I$  crête à crête:

$$\Delta I = I_{MAX} - I_{MIN} = \frac{\alpha E}{R} \left( 1 + \frac{T}{\tau} (1 - \alpha) \right) - \frac{\alpha E}{R} \implies \Delta I = \frac{\alpha E}{R} \frac{T}{\tau} (1 - \alpha)$$
Calcul de  $\Delta I_{MAX}$ : on a  $\tau = \frac{L}{R} \implies \Delta I = \frac{TE}{L} \alpha (1 - \alpha) \implies \Delta I' = \frac{TE}{L} (1 - 2\alpha) = 0$ 

Donc  $\Delta I$  est maximum pour  $\alpha = 0.5$ 

$$\Rightarrow \Delta I_{MAX} = \frac{TE}{4L} = \frac{E}{4Lf}$$

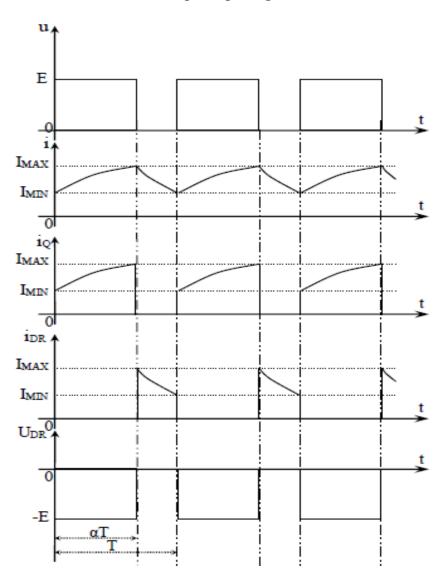
Ainsi, pour réduire l'ondulation du courant doit-on agir sur les paramètres suivants :

- Augmentation de la fréquence de hachage f.
- Augmentation de la constante de temps τ du récepteur.
- Réduction de la durée relative des intervalles de coupure

En fin, dans le cas particulier où l'inductance est, infinie, on a IC = IMIN = IMAX.



# II-2-5- Forme d'ondes des principales grandeurs



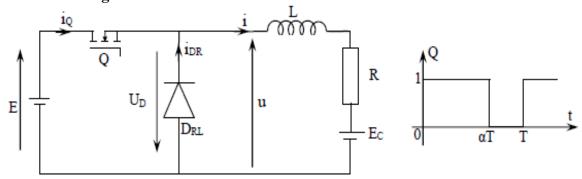


# II-3-Etude d'un hacheur série charge R, Let EC.

Quand on alimente un récepteur qui comporte une f.e.m (E<sub>C</sub>) la conduction peut être soit continue, soit discontinue.

# **II-3-1- Conduction continue:**

# II-3-1-1- Montage

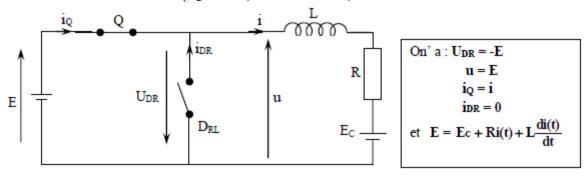


# II-3-1-2- Analyse du fonctionnement

Généralement l'inductance L de la source de courant, à une valeur suffisamment élevée pour que la valeur moyenne I du courant i(t), au-dessous de laquelle la conduction devient discontinue, soit telle qu'elle rend RI négligeable par rapport à U

Nous pouvons décomposer cette analyse en deux parties distinctes :

# • $1^{er}$ cas : $0 < t < \alpha T$ ( Q fermé, DRL ouverte ).





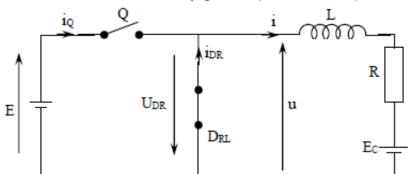
$$D\acute{e}terminons \ le \ courant \ i(t): on \ a \ E >> Ri(t) \ donc \ E = \ E_{\mathbb{C}} + L\frac{di(t)}{dt} \ \ avec \ i(0) = I_{MIN} \ \ et \ \ i(\alpha T) = I_{MAX}$$

$$\begin{split} E &= Ec + L \frac{di(t)}{dt} \quad \Rightarrow \quad E - Ec = L \frac{di(t)}{dt} \quad \Rightarrow \quad di(t) = \frac{E - Ec}{L} \, dt \quad \Rightarrow \int di(t) = \int \frac{E - Ec}{L} \, dt \\ &\quad donc \quad i(t) = \frac{E - Ec}{L} \, t + K \qquad \text{à} \quad t = 0 \quad \text{on a} \quad i(0) = I_{MIN} = K \\ &\quad donc \quad i(t) = \frac{E - Ec}{L} \, t + I_{MIN} \end{split}$$

calcul de I<sub>MAX</sub>?

$$\dot{a} t = \alpha T$$
 on  $a i(\alpha T) = I_{MAX} = \frac{E - Ec}{L} \alpha T + I_{MIN}$   $\Rightarrow$   $I_{MAX} = \frac{E - Ec}{L} \alpha T + I_{MIN}$ 

•  $2^{\text{\'e}me}$  cas :  $\alpha T < t < T$  ( Q ouvert, DRL fermée ).



On' a: 
$$\mathbf{U}_{DR} = \mathbf{0}$$
  
 $\mathbf{u} = \mathbf{0}$   
 $\mathbf{i}_{Q} = \mathbf{0}$   
 $\mathbf{i}_{DR} = \mathbf{i}$   
et  $\mathbf{0} = \mathbf{E}\mathbf{c} + \mathbf{L}\frac{\mathbf{d}\mathbf{i}(t)}{\mathbf{d}t}$ 

Déterminons le courant i(t) : on a

$$0 = E_C + L \frac{di(t)}{dt} \text{ avec } i(T) = I_{MIN} \text{ et } i(\alpha T) = I_{MAX}$$

$$0 = E_C + L \frac{di(t)}{dt} \implies E_C = -L \frac{di(t)}{dt} \implies di(t) = -\frac{E_C}{L} dt \implies \int di(t) = \int -\frac{E_C}{L} dt$$

$$donc \quad i(t) = -\frac{E_C}{L} t + K$$

$$\dot{a} \quad t = \alpha T \quad \text{on a} \quad i(\alpha T) = I_{MAX} = -\frac{E_C}{L} \alpha T + K \implies K = I_{MAX} + \frac{E_C}{L} \alpha T$$

$$donc \quad i(t) = -\frac{E_C}{L} t + I_{MAX} + \frac{E_C}{L} \alpha T \implies i(t) = -\frac{E_C}{L} t + I_{MAX} + \frac{E_C}{L} \alpha T$$

$$i(t) = -\frac{E_C}{L} (t - \alpha T) + I_{MAX}$$

Calcul de IMIN?

$$\dot{a} \ t = T \ \text{on a } i(T) = I_{MIN} = \ -\frac{\underline{E}\,c}{L}\,T\,\big(1-\alpha\big) + I_{MAX} \ \Rightarrow \ I_{MIN} = \ -\frac{\underline{E}\,c}{L}\,T\,\big(1-\alpha\big) + I_{MAX}$$



# II-3-1-3- Relation entre les tensions d'entrée et de sortie

Si u(t) désigne la tension aux bornes de la charge qui comporte une résistance R, une inductance L et EC ( f.é.m ) on a :

$$u(t) = E_c + Ri(t) + L\frac{di(t)}{dt} \implies u(t) dt = (E_c + Ri(t)) dt + L di(t) \implies \int_0^T u(t) dt = \int_0^T (E_c + Ri(t)) dt + \int_0^T L di(t) dt$$

En régime établi, la tension moyenne aux bornes de l'inductance est nulle, donc :

$$U = \frac{1}{T} \int_0^T u(t) dt = \frac{1}{T} \int_0^{\alpha T} E dt = E \frac{\alpha T}{T} = \alpha E \quad \Rightarrow \quad U = \alpha E \quad \text{et} \quad I = \frac{\alpha E - E c}{R}$$

# II-3-1-4- Ondulation du courant

Il est, important pour un hacheur, d'apprécier l'importance de l'ondulation du courant. On a :

$$\begin{split} \mathbf{I}_{\text{MAX}} &= \frac{\mathbf{E} - \mathbf{E} c}{L} \, \alpha \mathbf{T} + \mathbf{I}_{\text{MIN}} & \quad \mathbf{I}_{\text{MIN}} = - \frac{\mathbf{E} c}{L} \, \mathbf{T} \, (\mathbf{1} - \alpha) + \mathbf{I}_{\text{MAX}} \\ \text{Donc on a} & \quad \frac{\mathbf{E} - \mathbf{E} c}{L} \, \alpha \mathbf{T} = \frac{\mathbf{E} c}{L} \, \mathbf{T} \, (\mathbf{1} - \alpha) \implies \alpha \mathbf{E} - \alpha \mathbf{E} c = \mathbf{E} c - \alpha \mathbf{E} c \implies \mathbf{E} c = \alpha \mathbf{E} \end{split}$$

Donc

$$\Delta I = I_{MAX} - I_{MIN} = \frac{E}{I} T \alpha (1-\alpha)$$
  $\Rightarrow$   $\Delta I = \frac{E}{I f} \alpha (1-\alpha)$ 

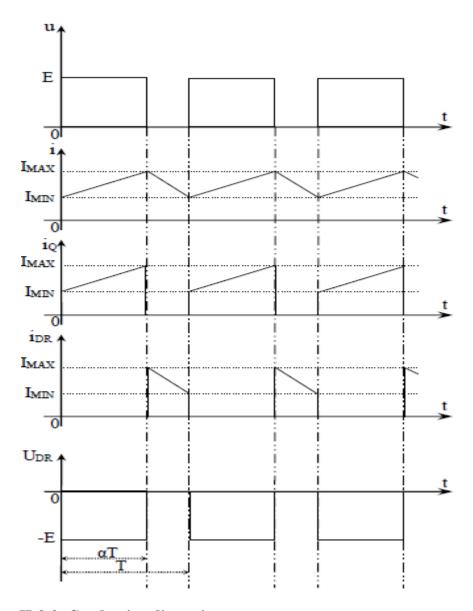
Comme on l'a montré, cette ondulation est, maximale pour  $\alpha = 0.5$ 

$$\Delta I_{\text{MAX}} = \frac{TE}{4L} = \frac{E}{4Lf}$$

Ainsi, pour réduire l'ondulation du courant doit-on agir sur la fréquence de hachage f.



# II-3-1-5- Forme d'ondes des principales grandeurs



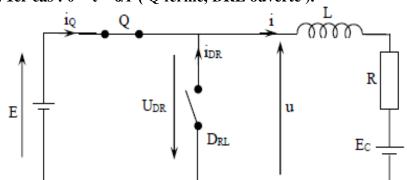
# II-3-2- Conduction discontinue:

la conduction est, discontinue si la valeur minimale IMIN du courant s'annule à chaque période à  $t = \beta T$  pour  $\beta T \in [\alpha T, T]$ ; soit  $i(\beta T) = 0$ .



# II-3-2-1- Analyse du fonctionnement

■ 1er cas :  $0 \le t \le \alpha T$  ( Q fermé, DRL ouverte ).



On' a: 
$$U_{DR} = -E$$
  
 $u = E$   
 $i_Q = i$   
 $i_{DR} = 0$   
et  $E = E_C + Ri(t) + L \frac{di(t)}{dt}$ 

Déterminons le courant i(t) : on a

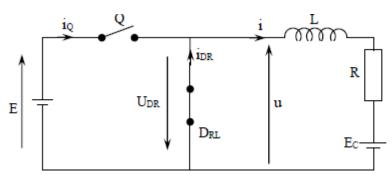
$$E \gg Ri(t)$$
 donc  $E = E_C + L \frac{di(t)}{dt}$  avec  $i(0) = 0$  et  $i(\alpha T) = I_{MAX}$ 

$$\begin{split} E = Ec + L \frac{di(t)}{dt} & \Rightarrow E - Ec = L \frac{di(t)}{dt} \Rightarrow di(t) = \frac{E - Ec}{L} dt \Rightarrow \int di(t) = \int \frac{E - Ec}{L} dt \\ & donc \ i(t) = \frac{E - Ec}{L} t + K \quad \text{ a} \quad t = 0 \quad \text{ on a } \quad i(0) = 0 = K \\ & donc \ i(t) = \frac{E - Ec}{L} t \end{split}$$

Calcul de IMAX?

$$\dot{a} t = \alpha T$$
 on  $a i(\alpha T) = I_{MAX} = \frac{E - Ec}{L} \alpha T$   $\Rightarrow$   $I_{MAX} = \frac{E - Ec}{L} \alpha T$ 

■  $2^{\text{\'eme}}$  cas :  $\alpha T < t < \beta T$  (Q ouvert, DRL fermée).



On' a: 
$$U_{DR} = 0$$
  
 $u = 0$   
 $i_{Q} = 0$   
 $i_{DR} = i$   
et  $0 = E_{C} + L \frac{di(t)}{dt}$ 

Déterminons le courant i(t) : on a

$$0 = E_C + L \frac{di(t)}{dt}$$
 avec  $i(T) = I_{MIN}$  et  $i(\alpha T) = I_{MAX}$ 



$$0 = E_C + L \frac{di(t)}{dt} \implies E_C = -L \frac{di(t)}{dt} \implies di(t) = -\frac{E_C}{L} dt \implies \int di(t) = \int -\frac{E_C}{L} dt$$

$$donc \ i(t) = -\frac{E_C}{L} t + K$$

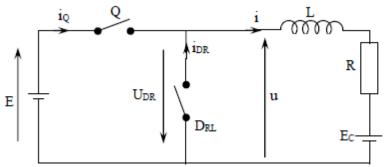
$$\begin{split} \dot{a} & \ t = \alpha T \quad \text{ on a } \quad i(\alpha T \ ) = I_{MAX} = \ -\frac{Ec}{L} \, \alpha T + K \ \Rightarrow \ K = I_{MAX} + \frac{Ec}{L} \alpha T \\ & \ donc \quad i(t) = -\frac{Ec}{L} \, t + I_{MAX} + \frac{Ec}{L} \alpha T \ \Rightarrow \ i(t) = -\frac{Ec}{L} \, t + I_{MAX} + \frac{Ec}{L} \alpha T \\ & \ i(t) = -\frac{Ec}{L} \, \big( t - \alpha T \big) + I_{MAX} \end{split}$$

Calcul de IMIN?

$$\dot{a} t = \beta T \text{ on } a i(\beta T) = 0 = -\frac{E_C}{L} T(\beta - \alpha) + I_{MAX}$$

$$\Rightarrow I_{MAX} = \frac{E_C}{L} T(\beta - \alpha)$$

■  $3^{\text{\'eme}}$ cas :  $\beta T < t < T$  (Q ouvert, DRL fermée).



On' a : 
$$\mathbf{U}_{DR} = -\mathbf{E}_{C}$$
  
 $\mathbf{u} = \mathbf{E}_{C}$   
 $\mathbf{i}_{Q} = \mathbf{0}$   
 $\mathbf{i}_{DR} = \mathbf{0}$   
et  $\mathbf{i} = \mathbf{0}$ 

# II-3-2-2- Ondulation du courant

Il est important, pour un hacheur, d'apprécier l'importance de l'ondulation du courant.

On a: 
$$I_{MAX} = \frac{E_C}{L} T (\beta - \alpha) = \frac{(E - E_C)}{L} \alpha T$$
 et  $I_{MIN} = 0$   
donc  $\Delta I = I_{MAX} - I_{MIN} = 0 \Rightarrow \Delta I = I_{MAX}$ 



# II-3-2-3- Relation entre les tensions d'entrée et de sortie

On a 
$$I_{MAX} = \frac{E_C}{L} T (\beta - \alpha) = \frac{(E - E_C)}{L} \alpha T$$
  $\Rightarrow$   $E_C \beta - E_C \alpha = E_C - E_C \alpha$   $\Rightarrow$   $E_C \beta = E_C \alpha$ 

Donc  $\beta = \alpha \frac{E}{E_C}$ 

Il est, alors possible de calculer la valeur moyenne de la tension aux bornes de la charge on a :

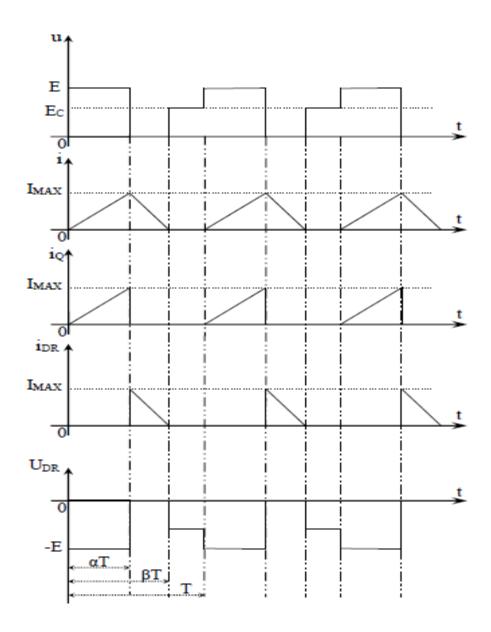
$$UT = E\alpha T + (T - \beta T)Ec \implies U = E\alpha + (1 - \beta)Ec \text{ on a } \beta = \alpha \frac{E}{Ec}$$

$$donc U = E\alpha + \left(1 - \alpha \frac{E}{E_C}\right)E_C = E\alpha + E_C - E\alpha$$

$$\implies U = Ec$$

# II-3-2-4- Forme d'ondes des principales grandeurs





II-3-2-5- Valeur moyenne du courant i(t).

On peut également calculer la valeur moyenne du courant puisque le graphe est un triangle on a :

$$\begin{split} IT = \operatorname{Imax} \frac{\beta}{2} T \quad \text{avec} \quad \operatorname{Imax} = \frac{E - Ec}{L} \, \alpha T \quad \Rightarrow \quad I = \frac{\left(E - Ec\right)}{2L} \, \alpha \beta T \quad \text{de plus on a} \quad \beta = \alpha \, \frac{E}{Ec} \\ \Rightarrow \quad I = \frac{\alpha^2}{2L} E \, T \left(\frac{E}{Ec} - I\right) \end{split}$$

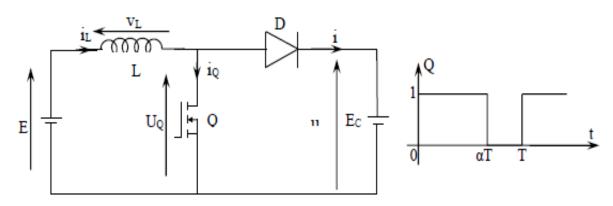


# III- Hacheur parallèle ou élévateur de tension III-1-Principe

Le hacheur parallèle permet de varier le courant fourni par une source de courant I dans un récepteur de tension U.

Ce hacheur est, constitué d'un interrupteur à ouverture commandée en parallèle avec le récepteur et d'un interrupteur à fermeture et ouverture spontanée entre la source et le récepteur.

# II-2-Montage



Dans ce cas , E est, une f.é.m comme dans le cas précédent mais elle est, à présent en série avec une inductance L ( dans un premier temps on néglige sa résistance propre R) donc une source de courant qui débitent dans une source de tension Ec et que la diode D empêche tout retour de courant vers la source.

# III-3-Etude d'un hacheur parallèle

#### **III-3-1- Conduction continue**

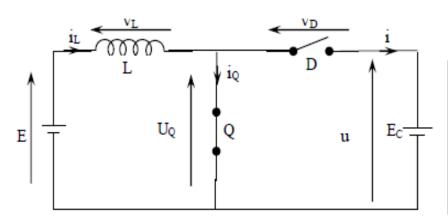
Généralement l'inductance L de la source de courant, à une valeur suffisamment élevée pour que la valeur moyenne IL du courant iL(t), au dessous de laquelle la conduction devient discontinu, soit telle qu'elle rend RIL négligeable par rapport à E.

## III-3-1-1- Analyse du fonctionnement

Nous pouvant décomposer cette analyse en deux parties distinctes :

■1<sup>er</sup> cas :  $0 < t < \alpha T$  ( Q fermé, D ouverte ).





On' a : 
$$U_Q = 0$$
  
 $v_D = -E_C$   
 $i_Q = i_L$   
 $i_D = 0$   
et  $E = v_L = L \frac{di_L(t)}{dt}$ 

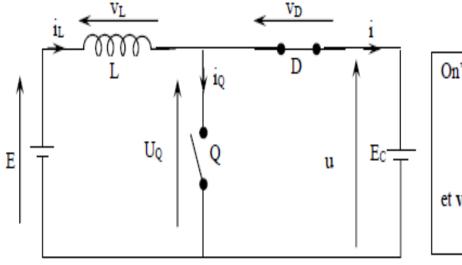
 $D\acute{e}terminons \ le \ courant \ i_L(t) : on \ a \ E >> Ri_L(t) \ donc \ E = L\frac{di_L(t)}{dt} \ \ avec \ i_L(0) = I_{LMIN} \ \ et \ \ i_L(\alpha T) = I_{LMAX}$ 

$$\begin{split} E = \ L \frac{di \iota(t)}{dt} & \Rightarrow \quad di \iota(t) = \frac{E}{L} \, dt \ \Rightarrow \int \! di \iota(t) = \int \!\! \frac{E}{L} \, dt \\ donc \ i \iota(t) = \frac{E}{L} \, t + K \qquad \mathring{a} \ t = 0 \quad on \ a \qquad i \iota(0) = I_{LMIN} = K \\ donc \ i \iota(t) = \frac{E}{L} \, t + I_{LMIN} \end{split}$$

calcul de I<sub>LMAX</sub>?

$$\grave{a} \ t = \alpha \ T \ \ \text{on a } i(\alpha T) = I_{LMAX} = \frac{E}{L} \ \alpha T + I_{LMIN} \qquad \qquad I_{LMAX} = \frac{E}{L} \ \alpha T + I_{LMIN}$$

■ $2^{\text{\'eme}}$  cas:  $\alpha$  T < t < T ( Q ouvert, D fermée ).



On' a: 
$$U_Q = E_C$$
  
 $v_D = 0$   
 $i_Q = 0$   
 $i_D = i_L$   
et  $v_L = E - E_C = L \frac{di_L(t)}{dt}$ 



Déterminons le courant iL(t):

$$\begin{split} E &= Ec + L \frac{di L(t)}{dt} \text{ avec } i_L(\alpha T) = I_{LMAX} \text{ et } i_L(T) = I_{LMIN} \\ E &= Ec + L \frac{di L(t)}{dt} \implies E - Ec = -L \frac{di L(t)}{dt} \implies di L(t) = \frac{E - Ec}{L} dt \implies \int di L(t) = \int \frac{E - Ec}{L} dt \\ &= donc \quad i_L(t) = \frac{E - Ec}{L} t + K \\ &= a \quad t = \alpha T \quad on \ a \quad i_L(\alpha T) = I_{LMAX} = \frac{E - Ec}{L} \alpha T + K \implies K = I_{LMAX} - \frac{E - Ec}{L} \alpha T \\ &= donc \quad i_L(t) = \frac{E - Ec}{L} t + I_{LMAX} - \frac{E - Ec}{L} \alpha T \implies i_L(t) = \frac{E - Ec}{L} (t - \alpha T) + I_{LMAX} \\ &= a \quad t = T \quad on \ a \quad i_L(T) = I_{LMIN} = \frac{E - Ec}{L} T (1 - \alpha) + I_{LMAX} \implies I_{LMIN} = \frac{E - Ec}{L} T (1 - \alpha) + I_{LMAX} \end{split}$$

#### III-3-1-2- Ondulation du courant dans l'inductance

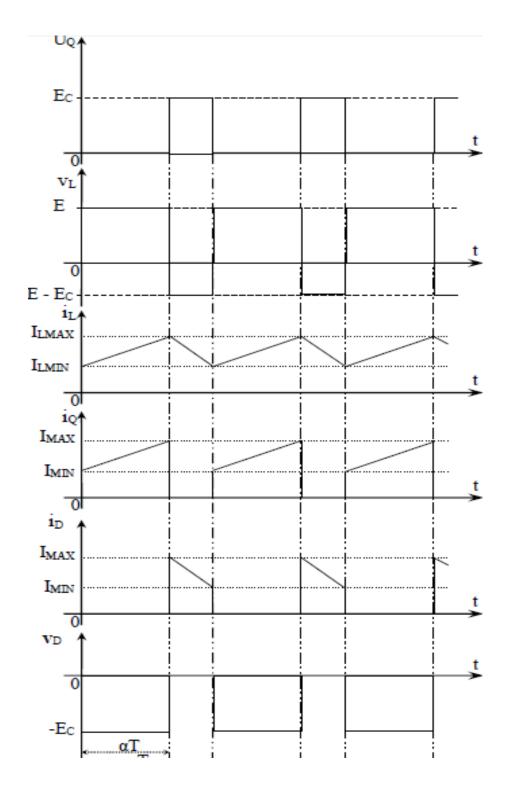
Il est important, pour un hacheur parallèle, d'apprécier l'importance de l'ondulation du courant dans l'inductance.

On a:

$$\operatorname{Ilmax} = \frac{E}{L} \, \alpha T + \operatorname{Ilmin} \qquad \qquad \operatorname{Donc \ on \ a} \qquad \operatorname{Ilmax} - \operatorname{Ilmin} = \frac{E}{L} \, \alpha T$$
 
$$\Rightarrow \qquad \Delta \operatorname{Il} = \operatorname{Ilmax} - \operatorname{Ilmin} = \frac{E}{L} \, \alpha T \qquad \Rightarrow \qquad \Delta \operatorname{Il} = \frac{E}{Lf} \, \alpha$$

# III-3-1-3- Forme d'ondes des principales grandeurs







#### III-3-1-4- Relation entre les tensions d'entrée et de sortie

En régime établi, la tension moyenne aux bornes de l'inductance est, nulle. Donc :

$$U_{L} = \frac{1}{T} \int_{0}^{T} u_{L}(t) dt = 0 = \frac{1}{T} [(E\alpha T) + (T - \alpha T)(E - Ec)] = (E\alpha) + (1 - \alpha)(E - Ec) = E\alpha + E - Ec - \alpha E + \alpha Ec = 0$$

$$E - Ec + \alpha Ec = 0 \implies Ec (1 - \alpha) = E \implies Ec = \frac{E}{(1 - \alpha)}$$

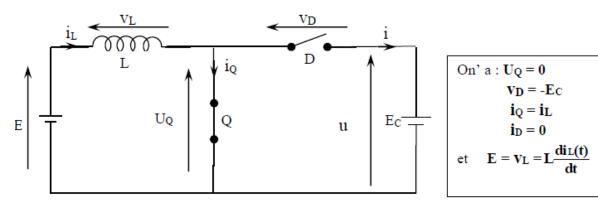
#### **III-3-3- Conduction discontinue:**

La conduction est, discontinue si la valeur minimale Ilmin du courant s'annule à chaque période à  $t = \beta T$  pour  $\beta T \in [\alpha T, T]$ ; soit  $i(\beta T) = 0$ .

# III-3-3-1- Analyse de fonctionnement

Nous pouvant décomposer cette analyse en 3 parties distinctes :

■1<sup>er</sup> cas :  $0 < t < \alpha T$  ( Q fermé, D ouverte )



Déterminons le courant iL(t) :

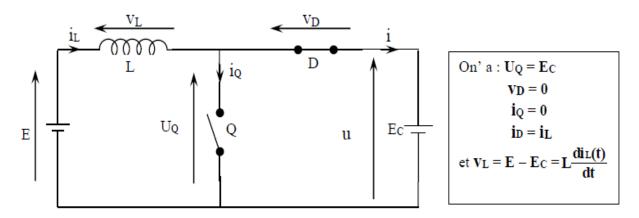
$$E >> Ri_L(t) \text{ donc } E = L \frac{di_L(t)}{dt} \text{ avec } i_L(0) = I_{LMIN} \text{ et } i_L(\alpha T) = I_{LMAX}$$
 
$$E = L \frac{di_L(t)}{dt} \implies di_L(t) = \frac{E}{L} dt \implies \int di_L(t) = \int \frac{E}{L} dt$$
 
$$donc \quad i_L(t) = \frac{E}{L} t + K \qquad \text{à} \quad t = 0 \quad \text{on a} \qquad i_L(0) = I_{LMIN} = K = 0$$
 
$$donc \quad i_L(t) = \frac{E}{L} t$$

Calcul de Ilmax?



à 
$$t = \alpha T$$
 on a  $i(\alpha T) = I_{LMAX} = \frac{E}{L} \alpha T$   $I_{LMAX} = \frac{E}{L} \alpha T$ 

■  $2^{\text{\'eme}}$  cas:  $\alpha$  T < t <  $\beta$  T ( Q ouvert, D fermée ).



Déterminons le courant 
$$i_L(t)$$
 : on a  $E = Ec + L\frac{diL(t)}{dt}$  avec  $i_L(\alpha T) = I_{LMAX}$  et  $i_L(\beta T) = 0$  
$$E = Ec + L\frac{diL(t)}{dt} \implies E - Ec = -L\frac{diL(t)}{dt} \implies diL(t) = \frac{E - Ec}{L}dt \implies \int diL(t) = \int \frac{E - Ec}{L}dt$$
 donc  $i_L(t) = \frac{E - Ec}{L}t + K$ 

$$\dot{a} \quad t = \alpha T \quad \text{ on a } \quad i_L(\alpha T \ ) = I_{LMAX} = \frac{E - Ec}{L} \alpha T + K \ \Rightarrow \ K = I_{LMAX} - \frac{E - Ec}{L} \alpha T$$

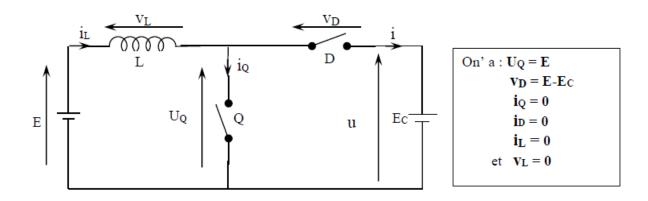
$$\mathrm{donc} \quad \mathrm{i} \mathtt{L}(t) = \frac{\mathtt{E} - \mathtt{E} \mathtt{c}}{\mathtt{L}} \, t + \mathtt{I} \mathtt{L} \mathtt{MAX} - \frac{\mathtt{E} - \mathtt{E} \mathtt{c}}{\mathtt{L}} \alpha \mathtt{T} \implies \quad \mathrm{i} \mathtt{L}(t) = \frac{\mathtt{E} - \mathtt{E} \mathtt{c}}{\mathtt{L}} \big( t - \alpha \mathtt{T} \big) + \mathtt{I} \mathtt{L} \mathtt{MAX}$$

calcul de ILMAX?

$$\dot{a} \ t = \beta T \ \text{on a il} \\ (\beta T) = 0 = \frac{E - Ec}{L} T \left(\beta - \alpha\right) + \text{Ilmax} \ \Rightarrow \ \text{Ilmax} \\ = \frac{Ec - E}{L} T \left(\beta - \alpha\right)$$

■  $3^{\text{\'eme}}$  cas :  $\beta$  T < t < T ( Q ouvert, D fermée ).





## III-3-2-2- Relation entre les tensions d'entrée et de sortie

On a 
$$I_{MAX} = \frac{Ec - E}{L} T (\beta - \alpha) = \frac{E}{L} \alpha T$$
  $\Rightarrow$   $Ec\beta - Ec\alpha - E\beta + E\alpha = E\alpha \Rightarrow$   $Ec (\beta - \alpha) = E\beta$ 

$$Donc \quad Ec = \frac{\beta}{\beta - \alpha} E \quad et \quad \beta = \alpha \frac{Ec}{Ec - E}$$

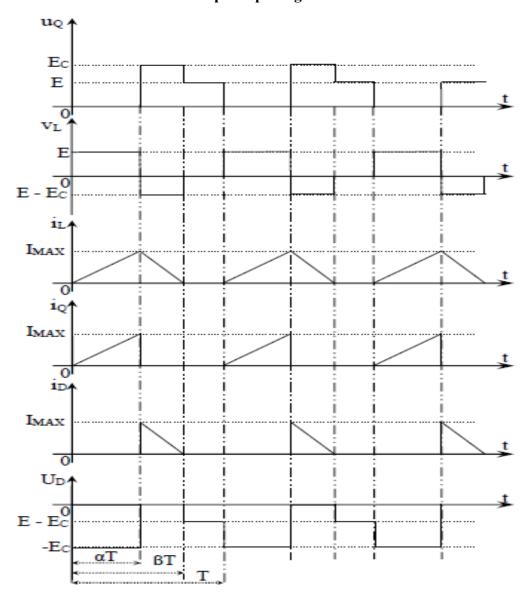
## III-3-2-3- Valeur moyenne du courant i(t).

On peut également calculer la valeur moyenne du courant puisque le graphe est un triangle on a :

$$\begin{split} \text{IT} = \text{Imax} \, \frac{\beta}{2} \, \text{T} \quad \text{avec} \quad \text{Imax} = \frac{\text{Ec} \cdot \text{E}}{\text{L}} \, \text{T} \, (\beta \cdot \alpha) \quad \Rightarrow \quad \text{I} = \frac{\left(\text{Ec} \cdot \text{E}\right)}{2\text{L}} \, \text{T} \, \beta \, (\beta \cdot \alpha) \quad \text{de phis on a} \quad \beta = \alpha \, \frac{\text{Ec}}{\text{Ec} \cdot \text{E}} \\ \Rightarrow \text{I} = \frac{\left(\text{Ec} \cdot \text{E}\right) \, \text{T}}{2\text{L}} \, \alpha \, \frac{\text{Ec}}{\text{Ec} \cdot \text{E}} \, \left(\alpha \, \frac{\text{Ec}}{\text{Ec} \cdot \text{E}} \cdot \alpha\right) \Rightarrow \text{I} = \frac{\text{T}}{2\text{L}} \, \alpha \, \text{Ec} \, \left(\frac{\alpha \, \text{E}}{\text{Ec} \cdot \text{E}}\right) \Rightarrow \text{I} = \frac{\text{T}}{2\text{L}} \, \alpha \, \left(\frac{\alpha \, \text{E}}{\text{I} \cdot \frac{\text{E}}{\text{Ec}}}\right) \\ \Rightarrow \text{I} = \frac{\alpha^2}{2\text{L}} \, \text{E} \, \text{T} \left(\frac{1}{1 \cdot \frac{\text{E}}{\text{Ec}}}\right) \end{split}$$



III-3-2-4- Forme d'ondes des principales grandeurs



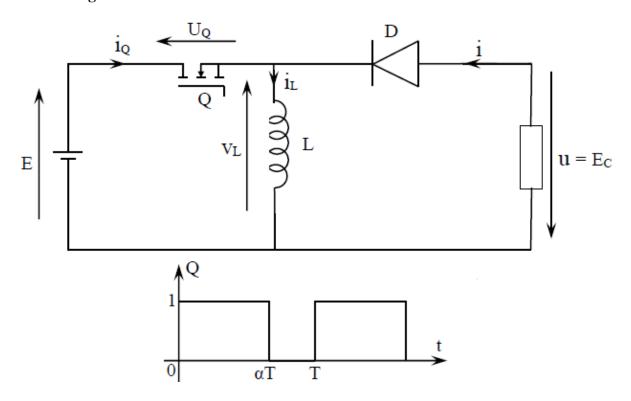
# IV- Hacheur à accumulation d'énergie IV-1-Principe

Un autre type de hacheur peut être obtenu par une modification de la structure ; au lieu de partir de la configuration : source de tension + commutateur + source de courant, on intercale, entre les deux, un dispositif qui stocke temporairement l'énergie transférée ou une partie de celle-ci : source 1 + commutateur + élément de stockage + commutateur + source 2.

Cette structure est nommé un hacheur série-parallèle et permettra de réaliser une conversion indirecte d'énergie entre deux générateurs (ou sources) de même type.



# IV-2-Montage



# IV-3-Etude d'un hacheur à accumulation d'énergie

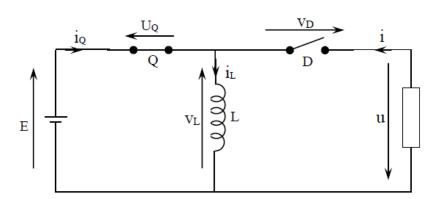
Comme dans ce qui précède, on étudie le système dans le cadre d'une approximation :

- La charge est, supposée être à tension constante umoy = EC.
- L'inductance de stockage L est, dépourvue de résistance (non-dissipation de l'énergie stockée).

# IV-3-1- Analyse du fonctionnement

Les deux phases de fonctionnement sont :

# ■1er phase : $0 < t < \alpha T$ ( Q fermé, D ouverte ).



On' 
$$\mathbf{a}: \mathbf{U}_Q = \mathbf{0}$$
 
$$\mathbf{v}_D = -\mathbf{E}_C - \mathbf{E}$$
 
$$\mathbf{i}_Q = \mathbf{i}_L$$
 
$$\mathbf{i}_D = \mathbf{0}$$
 et  $\mathbf{E} = \mathbf{v}_L = \mathbf{L} \frac{\mathbf{di} \mathbf{L}(t)}{\mathbf{d}t}$ 



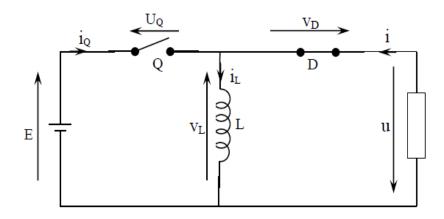
Déterminons le courant iL (t) : on a

$$E >> Ri_L(t) \ donc \ E = L \frac{di_L(t)}{dt} \ avec \ i_L(0) = I_{LMIN} \ et \ i_L(\alpha T) = I_{LMAX}$$
 
$$E = \ L \frac{di_L(t)}{dt} \ \Rightarrow \ di_L(t) = \frac{E}{L} \ dt \ \Rightarrow \int di_L(t) = \int \frac{E}{L} \ dt$$
 
$$donc \ i_L(t) = \frac{E}{L} \ t + K \ \ \dot{a} \ t = 0 \ on \ a \ i_L(0) = I_{LMIN} = K$$
 
$$donc \ i_L(t) = \frac{E}{L} \ t + I_{LMIN}$$

calcul de I<sub>LMAX</sub>?

à 
$$t = \alpha T$$
 on a  $i(\alpha T) = I_{LMAX} = \frac{E}{L} \alpha T + I_{LMIN}$   $I_{LMAX} = \frac{E}{L} \alpha T + I_{LMIN}$ 

 $\blacksquare 2^{\text{\'e}me}$  cas :  $\alpha$  T < t < T ( Q ouvert, D fermée ).



On' a: 
$$\mathbf{U}_{Q} = \mathbf{E}_{C} + \mathbf{E}$$

$$\mathbf{V}_{D} = \mathbf{0}$$

$$\mathbf{i}_{Q} = \mathbf{0}$$

$$\mathbf{i}_{D} = \mathbf{i}_{L}$$
et  $\mathbf{V}_{L} = -\mathbf{E}_{C} = \mathbf{L} \frac{\mathbf{di}\mathbf{L}(t)}{\mathbf{d}t}$ 

Déterminons le courant iL(t) : on a



$$E = Ec + L\frac{diL(t)}{dt} \text{ avec } i_L(\alpha T) = I_{LMAX} \text{ et } i_L(T) = I_{LMIN}$$

$$E = Ec + L\frac{diL(t)}{dt} \Rightarrow E - Ec = -L\frac{diL(t)}{dt} \Rightarrow diL(t) = \frac{E - Ec}{L} dt \Rightarrow \int diL(t) = \int \frac{E - Ec}{L} dt$$

$$donc \quad iL(t) = \frac{E - Ec}{L} t + K$$

$$\dot{a} \quad t = \alpha T \quad on \quad a \quad iL(\alpha T) = I_{LMAX} = \frac{E - Ec}{L} \alpha T + K \Rightarrow K = I_{LMAX} - \frac{E - Ec}{L} \alpha T$$

$$donc \quad iL(t) = \frac{E - Ec}{L} t + I_{LMAX} - \frac{E - Ec}{L} \alpha T \Rightarrow \quad iL(t) = \frac{E - Ec}{L} (t - \alpha T) + I_{LMAX}$$

$$I_{LMIN}?$$

calcul de I<sub>LMIN</sub>?

$$\dot{a} \ \ t = T \ \ \text{on a } i_L(T) = I_{LMIN} = \frac{E - Ec}{L} \ T \left(1 - \alpha\right) + I_{LMAX} \ \ \Rightarrow \ \ I_{LMIN} = \frac{E - Ec}{L} \ T \left(1 - \alpha\right) + I_{LMAX}$$

#### IV-3-2- Relation entre les tensions d'entrée et de sortie

En régime établi, la tension moyenne aux bornes de l'inductance est, nulle.

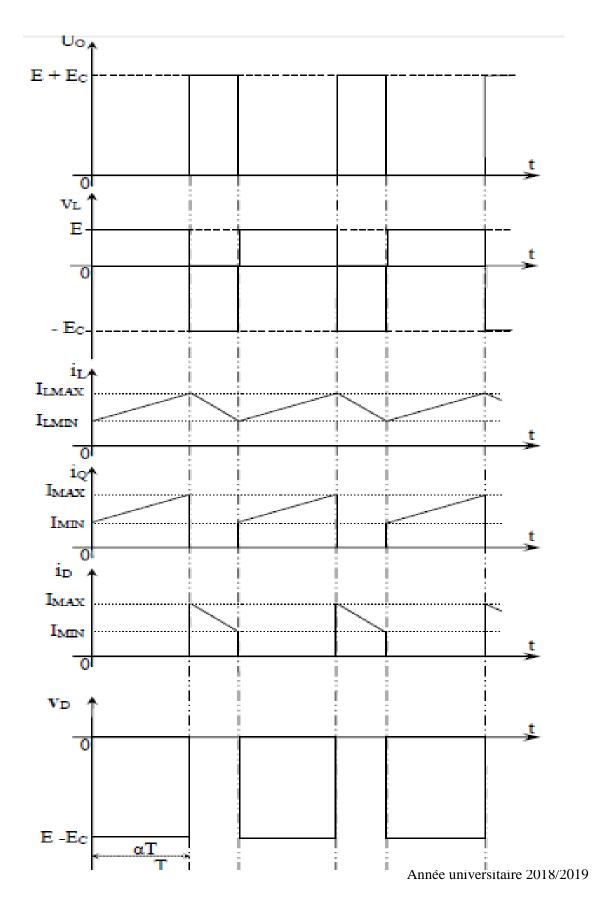
Donc:

$$\begin{aligned} \text{UL} = & \frac{1}{T} \int_0^T \text{uL}(t) \, dt = 0 = \frac{1}{T} \left[ \left( \text{E}\alpha T \right) + \left( \text{T-}\alpha T \right) \left( \text{-Ec} \right) \right] = \left( \text{E}\alpha \right) + \left( \text{1-}\alpha \right) \left( \text{-Ec} \right) = \text{E}\alpha \text{-Ec} + \alpha \text{Ec} = 0 \\ \Rightarrow & \text{Ec} \left( \text{1-}\alpha \right) = \alpha \text{E} \quad \Rightarrow \quad \frac{\text{Ec}}{E} = \frac{\alpha}{\left( \text{1-}\alpha \right)} \end{aligned}$$

Si le rapport cyclique est, inférieur à 0,5 : abaisseur. Si le rapport cyclique est, supérieur à 0,5 : élévateur.

## IV-3-3- Forme d'ondes des principales grandeurs







# V- Transfert d'énergie et réversibilité

# V-1- Calcule de puissance

Dans les cas précédents hacheur série et hacheur parallèle la puissance moyenne disponible à la charge est, celle qui a été prise à la source, le rendement étant égal à un. Cette puissance varie avec le rapport cyclique  $\alpha$ .

#### Hacheur série:

On a démontré que :

$$Ec = \alpha E$$
 ,  $I_Q = \alpha \frac{I_{MAX} + I_{MIN}}{2}$  et  $I = \frac{I_{MAX} + I_{MIN}}{2} = \frac{I_Q}{\alpha}$ 

Donc la puissance moyenne prise à la source :

$$P_1 = E I_Q = E \alpha I = P_2$$
 Car  $P_2 = E_C I = \alpha E I$ 

# Hacheur survolteur:

On a démontré que :

$$E_{\text{C}} = \frac{E}{1-\alpha} , \quad I_{\text{L}} = \frac{I_{\text{MAX}} + I_{\text{MIN}}}{2} \quad \text{et} \quad I = \left(1-\alpha\right) \frac{I_{\text{MAX}} + I_{\text{MIN}}}{2} = I_{\text{L}} \left(1-\alpha\right)$$

Donc la puissance moyenne prise à la source :

$$P_1 = E I_L = E \frac{I}{1-\alpha} = P_2$$
 Car  $P_2 = E_c I = \frac{E}{1-\alpha} I$ 

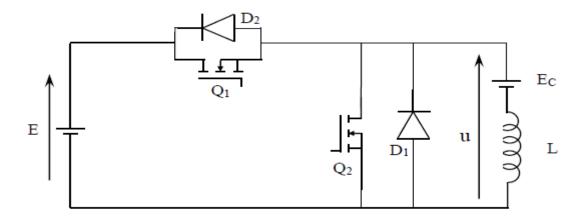
Dans les deux cas les transferts d'énergie s'effectuent de la source vers la charge pour toute valeur du rapport cyclique.

Si on veut un transfert d'énergie en sens inverse il sera donc nécessaire d'associer deux structures du type précédent et en outre, d'adopter pour chacune d'elle une politique de gestion de la commande.

# V-2- Hacheurs réversibles en courant

# V-2-1- Montage





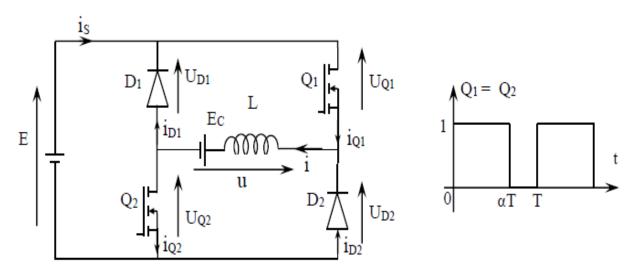
## V-2-2-Etude d'un hacheur réversible en courant

On peut, sur cette structure, envisager différents types de fonctionnement :

- ■1<sup>er</sup> phase: Q1 est commandé et Q2 non commandé (ouvert), D1 concernée et D2 ne l'est, pas. C'est, le fonctionnement en hacheur série.
- ■2<sup>éme</sup> phase: Q₂ est commandé et Q₁ non commandé (ouvert), D₂ concernée et D₁ ne l'est, pas. C'est, le fonctionnement en hacheur parallèle.

# V-3- Hacheurs réversibles en tension

# V-3-1- Montage



#### V-3-2-Etude d'un hacheur réversible en tension

On peut, sur cette structure, envisager différents types de fonctionnement :

- $1^{er}$  phase  $0 \le t \le \alpha T$ : Q1 et Q2 sont commandés (fermés), D1 et D2 sont ouvertes. C'est, le fonctionnement en hacheur série.
- $2^{\text{\'eme}}$  phase  $\alpha T < t < T$ : Q1 et Q2 ne sont pas commandés (ouverts), D1 et D2 sont fermées. C'est, le fonctionnement en hacheur parallèle.



# V-3-3- Relation entre les tensions d'entrée et de sortie

En régime établi, la tension moyenne aux bornes de l'inductance est, nulle.

Donc:

$$U = \frac{1}{T} \int_0^T u(t) dt = \frac{1}{T} [(E\alpha T) + (T - \alpha T)(-E)] = (E\alpha) + (1 - \alpha)(-E) = E\alpha - E + \alpha E$$

$$\Rightarrow \qquad U = E(2\alpha - 1)$$

