

① $P = U_0 I$, $U = \text{constante}$

La montée impose un besoin en puissance plus important. **B**

Si P augmente, alors I augmente, donc le chronogramme est le 2^e en matière

$t \in [0, \alpha T_R]$: $i_D = 0, i_T \neq 0, i \neq 0$

$t \in [\alpha T_R, T_R]$: $i_D \neq 0, i_T = 0, i \neq 0$

Le courant est donc i_T , le courant du transistor. **B**

Graphiquement, on lit $T_R = 5 \text{ ms} \Rightarrow f_h = \frac{1}{5 \cdot 10^{-3}} = 200 \text{ Hz}$

le courant est non nul $\frac{4}{5}$ de la période environ donc $\alpha = \frac{4}{5}$

② $t \in [0, \alpha T_R]$: $U_{MCC} = U_0 = E + L \frac{di}{dt}$

à définir! $\Delta i = \int_0^{\alpha T_R} -\frac{E}{L} dt + \int_0^{\alpha T_R} \frac{U_0}{L} dt$

$= -\frac{E}{L} \alpha T_R + \frac{U_0}{L} \alpha T_R$

$di = \left(\frac{U_0 - E}{L} \right) dt$

$\Delta i = I_{max} - I_{min} = \int_0^{\alpha T_R} \left(\frac{U_0 - E}{L} \right) dt$

$\Rightarrow \Delta i = \frac{\alpha T_R}{L} (U_0 - E)$ **OK**

③ $t \in [\alpha T_R, T_R]$: $U_{MCC} = 0 = E + L \frac{di}{dt} \Rightarrow E = -L \frac{di}{dt}$

$-\Delta i = \int_{I_{max}}^{I_{min}} di = \int_{\alpha T_R}^{T_R} \frac{E}{-L} dt = -\frac{E}{L} \alpha T_R + \frac{E}{L} T_R$

$\Rightarrow \Delta i = \frac{E}{L} T_R (1 - \alpha)$ (2)

l'écart des bornes mal définies

④ On a donc : $\frac{\alpha T_R}{L} (U_0 - E) = \frac{E}{L} T_R (1 - \alpha)$

$\Rightarrow E = U_0 \alpha$

o Lorsque $E = 276 \text{ V}$, $\Omega = 3000 \text{ tr/min}$

Or ici, $E = U_0 \alpha = \frac{4}{5} \cdot 400 = 320 \text{ V}$

D'où $\frac{\Omega_{Chrono}}{E} = \frac{\alpha U_0 \Omega}{E} = \frac{\frac{4}{5} \cdot 400 \cdot 3000}{276} = 3478 \text{ tr/min}$

o $E_{max} = U_0 \alpha_{max}$, or $0 \leq \alpha \leq 1$, donc $\alpha_{max} = 1$

$$E_{max} = 1 \cdot 400 = 400 \text{ V}$$

$$\text{D'où } \Omega_{max} = \frac{400 \cdot 3000}{276} = 4378 \text{ tr/min}$$

⑤ • en isolant E dans l'équation (2), on a :

$$E = \frac{\Delta i L}{T_R (1-\alpha)} \quad \text{On remplace alors dans l'équation (1):}$$

$$\Delta i = \frac{\alpha T_R}{L} \left(U_0 - \left(\frac{\Delta i L}{T_R (1-\alpha)} \right) \right)$$

$$\Delta i = \frac{\alpha T_R}{L} U_0 - \frac{\alpha T_R}{L} \frac{\Delta i L}{T_R (1-\alpha)}$$

$$\Leftrightarrow \frac{\alpha T_R}{L} U_0 = \Delta i + \frac{\alpha \Delta i}{1-\alpha}$$

$$\Rightarrow \Delta i = \frac{\alpha T_R}{L} U_0 \cdot \frac{1}{\left(1 + \frac{\alpha}{1-\alpha}\right)}$$

$$\Delta i = \frac{\alpha T_R}{L} U_0 (1-\alpha)$$

o Sur le chronogramme, on lit :

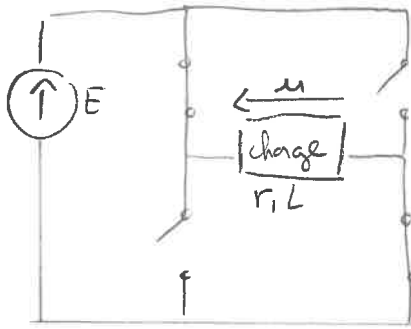
$$\Delta i = 61 - 50 = 11 \text{ A} , \quad T_R = 5 \text{ ms} , \quad \alpha = \frac{4}{5}$$

$$\Rightarrow L = \frac{\alpha T_R}{\Delta i} U_0 (1-\alpha)$$

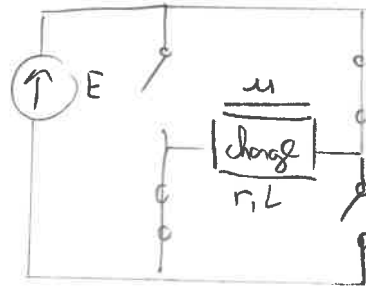
$$L = \frac{\frac{4}{5} \cdot 5 \cdot 10^{-3}}{11} \times 400 \left(1 - \frac{4}{5}\right) = 7.3 \cdot 10^{-2} \text{ mH}$$

29

a.



Pour $t \in [0, T/2]$



Pour $t \in [T/2, T]$

On observe tout d'abord que $u(t) = \begin{cases} E & \text{si } t \in [0, T/2] \\ -E & \text{si } t \in [T/2, T] \end{cases}$

De plus, si $t \in [0, T/2]$ en faisant une loi des mailles :

$$r i + L \frac{di}{dt} = E \quad (\Leftrightarrow) \quad \frac{di}{dt} + \frac{i}{\tau} = \frac{E}{L}$$

pas compatible avec la fig. 33

En la charge est inductive, si on néglige r.

$$\frac{di}{dt} = \frac{E}{L} = \text{cte} \quad \text{Donc } i(t) = \frac{E}{L} t + \text{cte}$$

$$i(t=0) = I_{\text{init}}$$

Par analogie, si $t \in [T/2, T]$, $i(t) = -\frac{E}{L} t + \text{cte}'$

$$i(t=T/2) = I_{\text{max}}$$

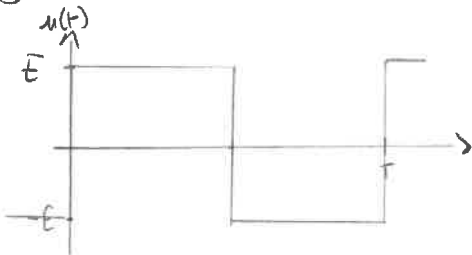
$i(t)$ est T périodique

$$\Rightarrow i(t=0) = i(t=T)$$

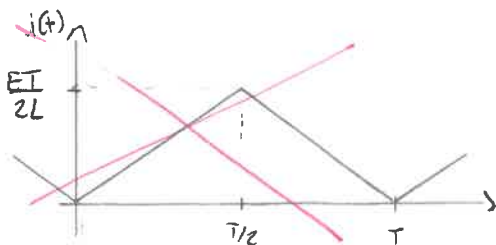
$$i(T/2^-) = i(T/2^+)$$

continuité de $i(t)$

On obtient donc les chronogrammes suivants :

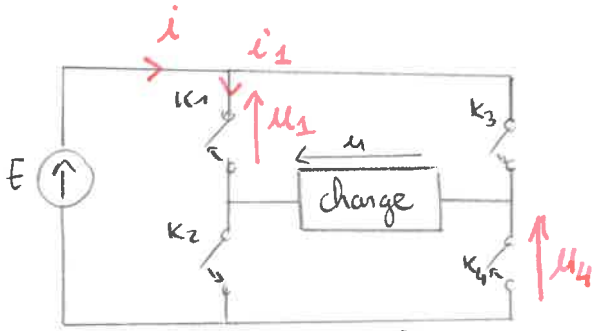


$$\langle i(t) \rangle = 0 \Rightarrow I_{\text{max}} = -I_{\text{init}}$$



ne correspond pas à la figure 33 où $i(t)$ = arc d'exponentielles. \Rightarrow on ne peut pas négliger r

b. Si on considère ce schéma :



pour $t \in [0, T/2]$, K_1 et K_4 sont fermés

Donc $u_1(t) = 0$

Δ orienter les dipôles

Si on suppose que $u_4 \approx u_1$; en faisant une loi des mailles on obtient

$$\begin{cases} E - u_1 - u - u_4 = 0 \\ u = -E \end{cases}$$

On obtient que $u_1(t) = \frac{E - u}{2} = E$

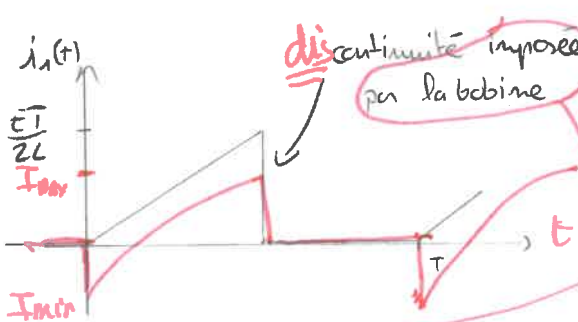
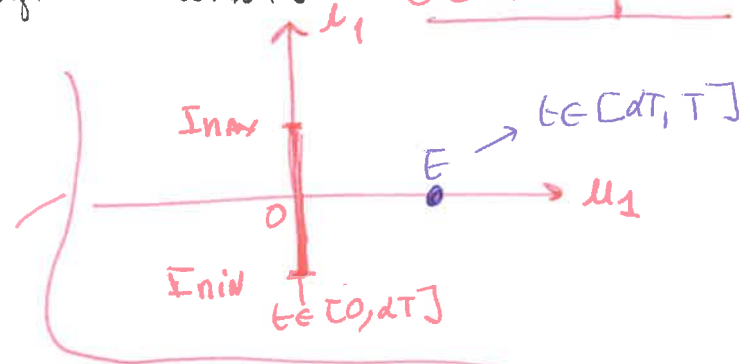
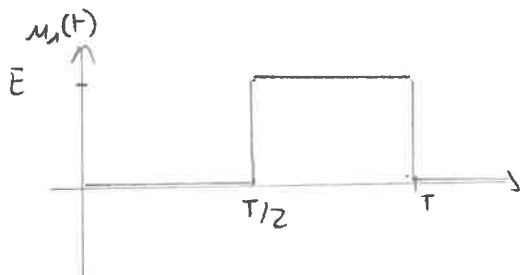
\rightarrow pas de sens dans les dipôles

Pour le courant :

$$i_1(t) = \begin{cases} i(t) & \text{si } t \in [0, T/2] \\ 0 & \text{si } t \in [T/2, T] \end{cases}$$

Ainsi on obtient les chronogrammes suivants :

Caractéristique de K_1

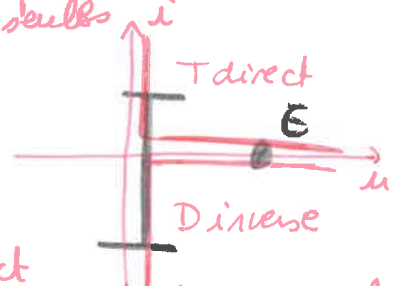
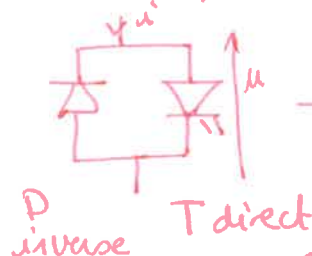
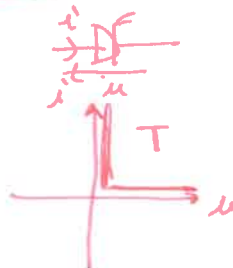
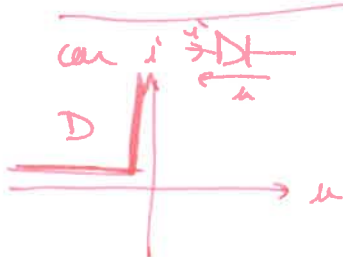


discontinuité imposée par la bobine

dans l'interrupteur

\rightarrow pas de bobine dans l'interrupteur!

les caractéristiques de D et T ne viennent pas seules i



à orienter! prise par les points de fonctionnement précédents.

TD 28 IV Alimentation d'une installation électrique (Groupe)



$$u_c = R_c i_c + u_L$$

régime
stationnaire
régime
transitoire

$$u_c = R_c i_c + L_c \frac{di_c}{dt}$$

$$u_c = R_c i_c + L_c j\omega i_c$$

$$u_c = i_c (R_c + L_c j\omega)$$

d'où $H = \frac{i_c}{u_c} = \frac{1}{R_c + j\omega L_c} = \frac{1/R_c}{1 + j\omega \frac{L_c}{R_c}} = \frac{H_0}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}}$

- filtre RL donne filtre passe bas. forme canonique
 $H_0 = 1/R_c$ $\omega_0 = R_c/L_c$

2) $\langle u_c(t) \rangle = \frac{1}{T} \int_0^T u_c(t) dt = \frac{1}{T} \left(\int_0^{\pi} u_c(t) dt + \int_{\pi}^{2\pi} u_c(t) dt \right)$

aire sous la courbe = $(\pi - \pi) \times U_0 = 0$

car l'aire sous la courbe est nulle.

$\langle u_c(t) \rangle = u_c T - u_0 T = 0$

oui, mais pas de causalité
la commutance des interrupteurs
est périodique de période T.

Le bobine impose la continuité du courant $i_c(t=0) = i_c(t=T)$
d'où $\langle i_c(t) \rangle = 0$.

équation différentielle obtenue précédemment si $u_c(t) = u_0$

$$u_0 = R_c i_c + L_c \frac{di_c}{dt}$$

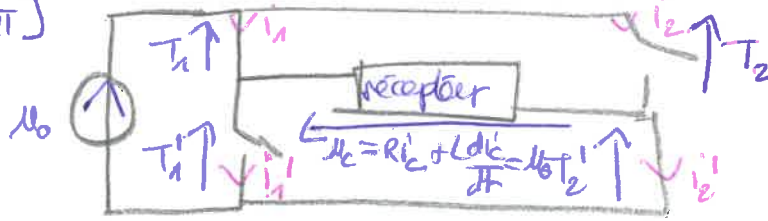
$$\frac{di_c}{dt} + \frac{R_c}{L_c} i_c = \frac{u_0}{L_c}$$

ou $\langle i_c(t) \rangle = \frac{I_{max} + I_{min}}{2} = 0$
 $\Rightarrow I_{min} = -I_{max}$

en supposant qu'on a un hachage haute fréquence,
on néglige $\frac{R}{L}$ d'où $\frac{di_c}{dt} = \frac{u_0}{L} > 0$

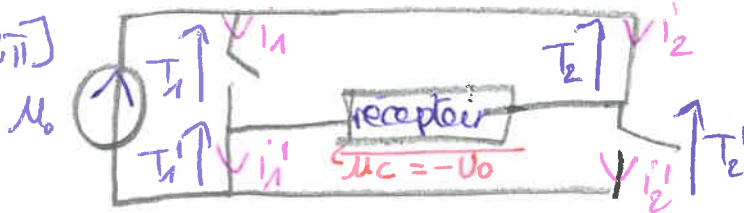
HS iu'
donc $i_c(t)$ est une fonction croissante
donc elle croît entre I_{min} et I_{max} .
De plus $i_c(t)$ périodique donc $I_{min} < 0$ et $I_{max} > 0$.

3) $\theta \in [8, \pi]$



à $\theta \in [8, \pi]$ Transistors T_1 et T_2' fermés F et T_1' et T_2 ouverts O

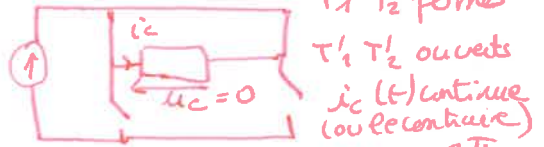
$\theta \in [\pi + \delta, 2\pi]$



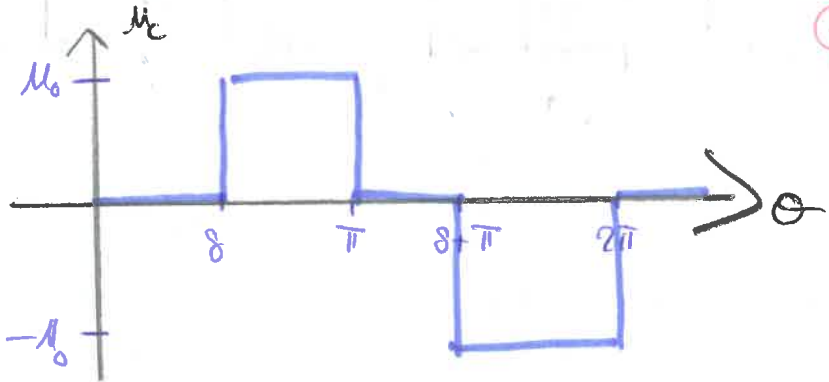
à $\theta \in [\pi + \delta, 2\pi]$ Transistors T_1 et T_2' ouverts O et T_1' et T_2 fermés F appelés les transistors!

Vous ne répondrez pas à la question posée!

$\theta \in [0, \delta]$ et $[\pi, \pi + \delta]$ $i_c(\theta) = 0$

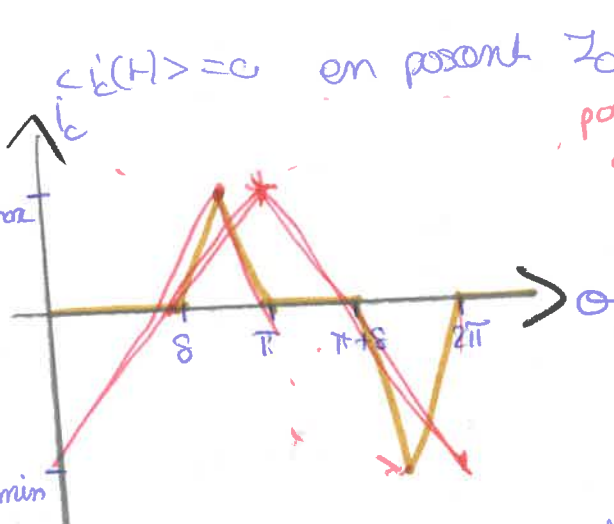


	i_1	i_1'	π_1	π_1'	i_2	i_2'	π_2	π_2'
$\theta \in [8, \pi]$	i_c	0	F	U_0	0	i_c	U_0	0
$\theta \in [\pi + \delta, 2\pi]$	0	i_c	$-U_0$	0	i_c	0	0	$-U_0$



θ	0	δ	π	$\pi + \delta$	2π
T_1	F	F	F	O	O
T_1'	O	O	O	F	F
T_2	O	F	O	F	F
T_2'	O	F	F	F	F

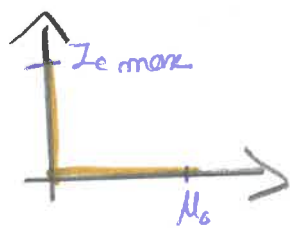
4) on avait



en posant $I_{cmin} = -I_{cmax}$
 pour $\theta \in [0, \delta]$ $i_c = 0 = L \frac{di_c}{dt} + R_c i_c$
 $\frac{di_c}{dt} = -\frac{R_c}{L} i_c$ $i_c(t=0) = I_{cmin} < 0$
 $\Rightarrow \frac{di_c}{dt} > 0$ $i_c(t)$ est croissante
 jusqu'à $i_c(\delta=0) = 0$ $(\frac{di_c}{dt})(t=0) = \frac{U_0}{L}$
 $i_c(t)$ croissante pour $\theta \in [8, \pi]$ jusqu'à I_{cmax}
 même raisonnement $i_c(t)$ est \downarrow pour $\theta \in [\pi, \pi + \delta]$ et pour $\theta \in [\pi + \delta, 2\pi]$.

caractéristique

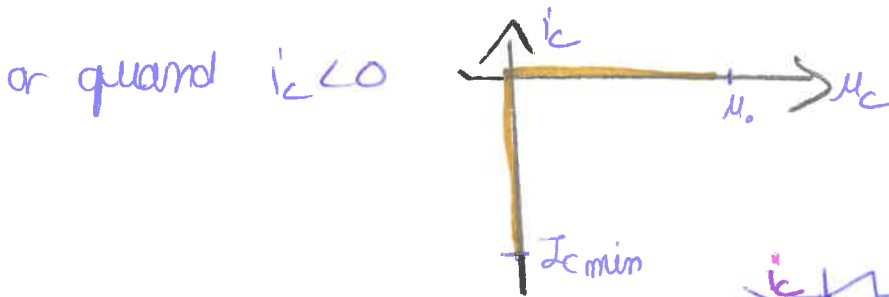
d'un interrupteur idéal: quelque



on obtient un transistor

ou qu'on a $i_c > 0$





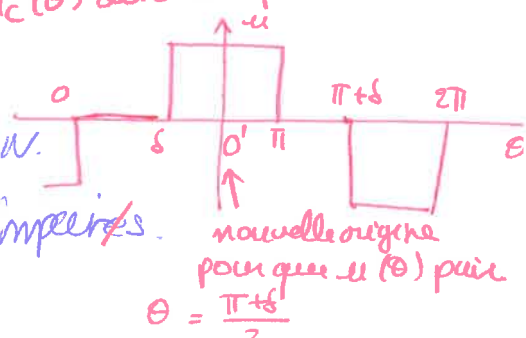
on obtient une diode en sens inverse



Ainsi de brancher en parallèle une diode et un transistor permet d'avoir un interrupteur. \hookrightarrow en inverse permet d'avoir $i < 0$.

5) $u_c(\theta) > 0$ ainsi $u_c(\theta = 0^-) = u_c(\theta = 0^+)$
~~donc~~ il faut que $u_c(\theta)$ soit paire
 on peut commencer à $\theta = 0$.
 le développement donne de $u_c(\theta)$ est pair, puisque du cos $\Rightarrow u_c(\theta)$ doit être paire.

6) $a_{2p+1} = \frac{4U_0}{\pi(2p+1)} \sin\left(2p+1\left(\frac{\pi-\delta}{2}\right)\right) \quad p \in \mathbb{N}$



On a que des harmoniques de rang impaires.

$$u_c(\theta) = a_1 \cos(\theta) + a_3 \cos(3\theta) + a_5 \cos(5\theta)$$

$$= \frac{4U}{\pi} \sin\left(\frac{\pi-\delta}{2}\right) + \frac{4U_0}{3\pi} \sin\left(3\left(\frac{\pi-\delta}{2}\right)\right) + \frac{4U_0}{5\pi} \sin\left(5\left(\frac{\pi-\delta}{2}\right)\right)$$

On on déduit que l'harmonique de rang 3 a une amplitude très faible, ainsi elle est négligeable

ainsi on a $u_c(\theta) = a_1 \cos(\theta) + a_3 \cos(3\theta)$.

Donc en annulant l'harmonique de rang 3 de $u_c(t)$ on obtient le fondamental \rightarrow fonction v du temps.

7) $a_3 = \frac{4U_0}{3\pi} \sin\left(3\left(\frac{\pi-\delta}{2}\right)\right) = 0 \Leftrightarrow \sin\left(3\left(\frac{\pi-\delta}{2}\right)\right) = 0$

$3 \times \left(\frac{\pi-\delta}{2}\right) = 0 \quad [\pi]$
 $\Leftrightarrow \delta = \pi \quad \frac{3}{2}(\pi-\delta) = k\pi$

donc pour que $a_3 = 0$ il faut que $\delta = \pi$.

lenteur $\delta = \frac{-2k\pi}{3} + \pi$
 si $k = 1 \quad \delta = \pi/3$ constant

pas intéressant car vous annulez aussi le fondamental. $a_1 = 0$

8) On assimile $u_c(t)$ à son fondamental, c'est-à-dire $\varphi = 0$

$$u_c(t) = \frac{4U_0}{\pi} = \frac{4 \times 220}{\pi} \approx 280 \text{ V} \rightarrow \text{fonction constante, non V.}$$

$$\text{d'où } U_0 = \frac{280 \times \sqrt{2} \times \pi}{4} \approx 280 \text{ V}$$

(I) nous voudrions 1 accumulateurs question à laquelle vous ne pouvez pas répondre... il manque une donnée...)
pour $\varphi = 0$ et $\delta = \pi/3$ $\vartheta = \omega t$

$$u_c(t) = \frac{4U_0}{\pi} \sin\left(\frac{\pi - \pi/3}{2}\right) \cos(\omega t)$$

$$= \frac{4U_0}{\pi} \sin\left(\frac{\pi}{3}\right) \cos(\omega t)$$

$$= \frac{4U_0}{\pi} \frac{\sqrt{3}}{2} \cos(\omega t)$$

$$U_{\text{eff}} = \frac{U_{\text{max}}}{\sqrt{2}} = \frac{2U_0}{\pi} \sqrt{\frac{3}{2}} = 284 \text{ V}$$