

**BANQUE D'ÉPREUVES DUT-BTS
-SESSION 2016-**

É P R E U V E

D'ÉLECTRICITE - ÉLECTRONIQUE

CODE ÉPREUVE : 968

Calculatrice et Objets communicants interdits

Les valeurs numériques seront considérées justes à 10 % près.

DURÉE DE L'ÉPREUVE : 2H30

Question 1

On considère un montage représenté sur l'illustration 1.

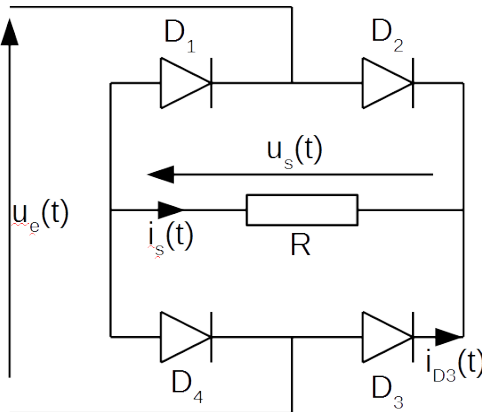


Illustration 1: redresseur

Les diodes sont supposées parfaites. La tension d'entrée est sinusoïdale de fréquence 50Hz de valeur efficace 230V et de valeur moyenne nulle.

A) Quand la tension d'entrée $u_e(t)$ est positive, les diodes D1 et D4 conduisent.

B) Les valeurs efficaces de $u_e(t)$ et de $u_s(t)$ sont égales.

C) La valeur moyenne de $u_s(t)$ vaut $\langle V_s \rangle = \frac{230\sqrt{2}}{\pi}$ et celle du courant $i_s(t)$ est $\langle I_s \rangle = \frac{\langle V_s \rangle}{R}$.

D) La valeur moyenne du courant dans la diode D3 s'exprime : $\langle I_{D3} \rangle = \frac{-\langle I_s \rangle}{2}$.

E) La valeur efficace du courant dans la diode D3 s'exprime : $I_{D3eff} = \frac{I_{seff}}{2}$ où I_{seff} représente la valeur efficace du courant $i_s(t)$.

Question 2

On considère un montage représenté sur l'illustration 2.

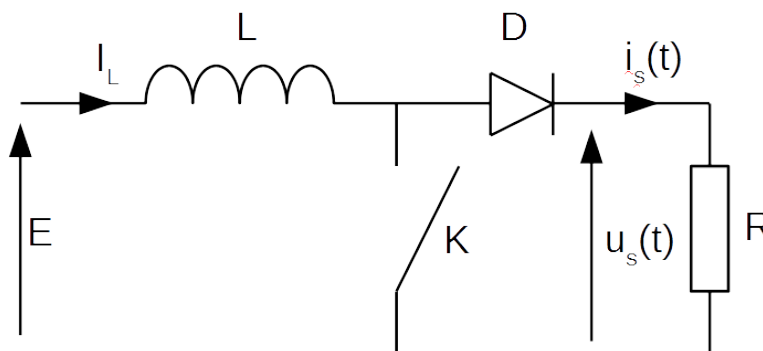


Illustration 2: montage hacheur

L'interrupteur K est fermé à chaque période entre 0 et $\alpha.T$. La bobine présente une inductance suffisamment élevée pour que l'intensité du courant I_L soit considérée comme constant et égale à 10A. La résistance R a une valeur de 100 Ω .

- A) Quand l'interrupteur est fermé, la diode est bloquée.
- B) Entre $\alpha.T$ et T, le courant $i_s(t)$ vaut 10 A.
- C) La valeur moyenne de $i_s(t)$ s'exprime : $\langle I_s \rangle = 10\sqrt{1-\alpha}$.
- D) La valeur efficace de $i_s(t)$ s'exprime : $I_{seff} = 10\sqrt{1-\alpha}$.
- E) La puissance dissipée par la résistance peut s'exprimer $P_s = \langle U_s \rangle \cdot \langle I_s \rangle$.

Question 3

On considère une machine à courant continu (6 kW, 120 V, 1200 tr/min) dont la caractéristique à vide mesurée à 1200 tours/min est la suivante :

I_f (A)	0,0	0,1	0,2	0,3	0,4	0,5	0,6	0,8	1,0	1,2
E_a (V)	5	20	40	60	79	93	102	114	120	125

La résistance d'induit vaut $r = 0,2 \Omega$, celle de l'inducteur $R_f = 100 \Omega$

L'induit de la machine est entraîné à 1200 tr/min et son inducteur est excité par un circuit séparé. Le courant d'excitation noté I_f vaut 0,8A. L'induit de la MCC est branché sur une résistance de charge $R_c = 1,8 \Omega$. On néglige la réaction magnétique d'induit.

- A) Le coefficient $K\Phi$ de la machine vaut 0,095 Vs/rad.
- B) Le courant dans l'induit, en charge, vaut alors 57 A.
- C) Le couple C exercé par la MCC sur l'arbre vaut 51 Nm.
- D) La puissance dissipée dans la charge vaut 102 W.

La machine est désormais entraînée à 800 tours/min. La charge est toujours $R_c = 1,8 \Omega$, avec un courant $I_f = 0,8A$.

- E) Le courant absorbé par la charge vaut à présent 83A.

Question 4

Le montage étudié est représenté sur l'illustration 3. L'entrée $v_e(t)$ est un signal sinusoïdal.

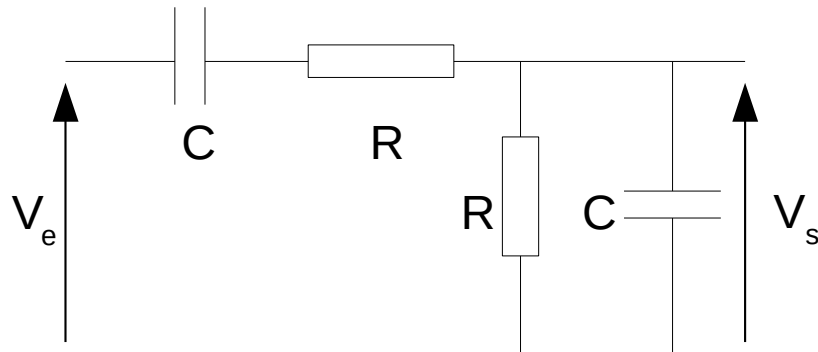


Illustration 3: pont de Wien

- A) Ce montage se comporte comme un filtre passe haut d'ordre 2.
- B) L'entrée $V_e(t)$ et la sortie $V_s(t)$ sont en phase uniquement à la pulsation $\omega_1 = \frac{1}{R.C}$.
- C) À la pulsation propre, l'amplification $\left| \frac{V_s}{V_e} \right| = 3$.
- D) Le facteur de qualité Q vaut 3.
- E) La bande passante à 3dB vaut $\Delta \omega_c = \frac{3}{R.C}$ rad/s.

Question 5

On considère le schéma de l'illustration 4 où l'AOP est supposé idéal.

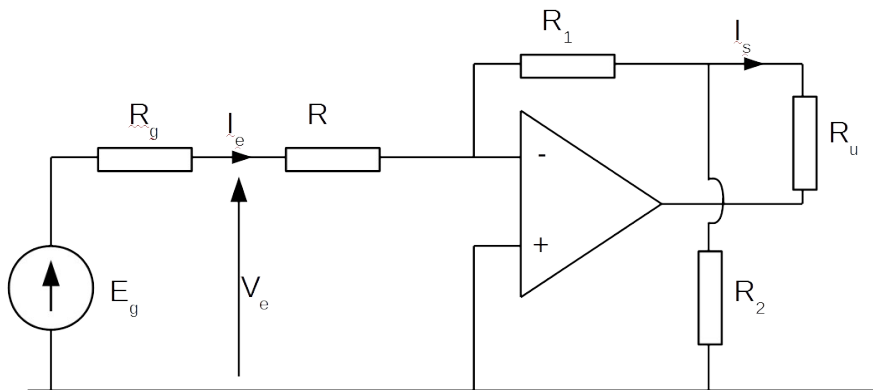


Illustration 4: schéma

- A) Le courant d'entrée vérifie $I_e = \frac{E_g}{R + R_g}$.
- B) Le courant de sortie vérifie $I_s = I_e = \frac{E_g}{R + R_g}$.
- C) Le montage se comporte comme un générateur de courant débutant dans la charge R_u .
- D) Dans le cas où $R=R_g=20k\Omega$, $E_g=3V$, $R_1=R_u=10k\Omega$, $R_2=30k\Omega$, alors $I_s=0,1mA$.
- E) Si on inverse les bornes d'entrée + et -, la valeur absolue du courant de sortie $|I_s|$ est inchangée.

Question 6

Les amplificateurs opérationnels (AOP) des schémas proposés sont supposés idéaux : les courants d'entrée sont nuls et son amplification différentielle infinie. Ils sont alimentés grâce à une alimentation symétrique $\{-15V, +15V\}$.

Soit le schéma de l'illustration 5 qui présente 2 sources de tension comme entrées. L'AOP est supposé idéal.

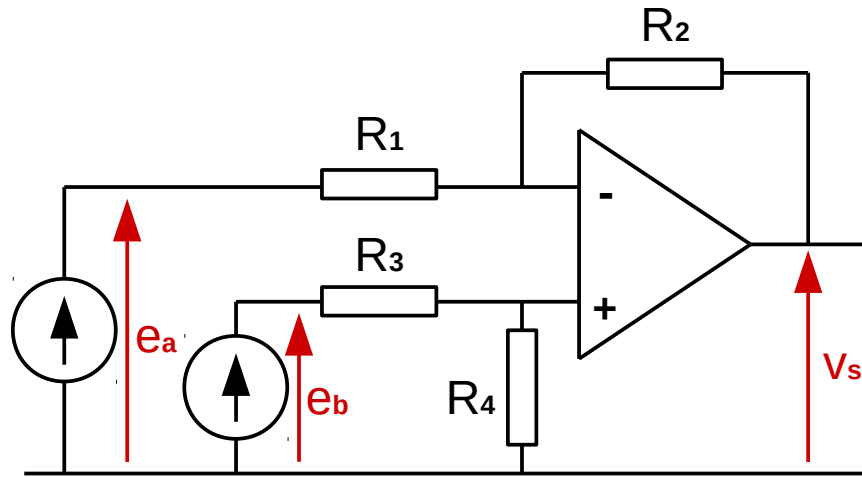


Illustration 5: schéma

A) L'évolution de la sortie vérifie :
$$v_s(t) = \frac{R_1 + R_2}{R_2} \cdot \frac{R_4}{R_3 + R_4} \cdot e_b(t) - \frac{R_2}{R_1} \cdot e_a(t)$$

B) Les résistances du montage peuvent être choisies de façon à ce que la sortie vérifie :

$$v_s(t) = 4 \cdot e_b(t) - 2 \cdot e_a(t)$$

C) Lorsque e_b est relié à la masse, aucun courant ne circule dans R_3 et R_4 .

On se place désormais dans le cas particulier où $R_1 = R_2 = R_3 = R_4$, $e_a(t)$ est un signal triangulaire centré d'amplitude crête à crête de $4V$ de fréquence $1kHz$ et $e_b(t) = 2V$.

D) La valeur moyenne de la sortie est positive.

Les 2 entrées de l'AOP sont désormais interverties.

E) La sortie est un signal créneau de fréquence $1kHz$ d'amplitude $2 \cdot V_{sat}$ (tension de saturation de l'AOP) de rapport cyclique $0,5$.

Question 7

On considère un filtre dont le diagramme de Bode est donné en Illustration 6 :

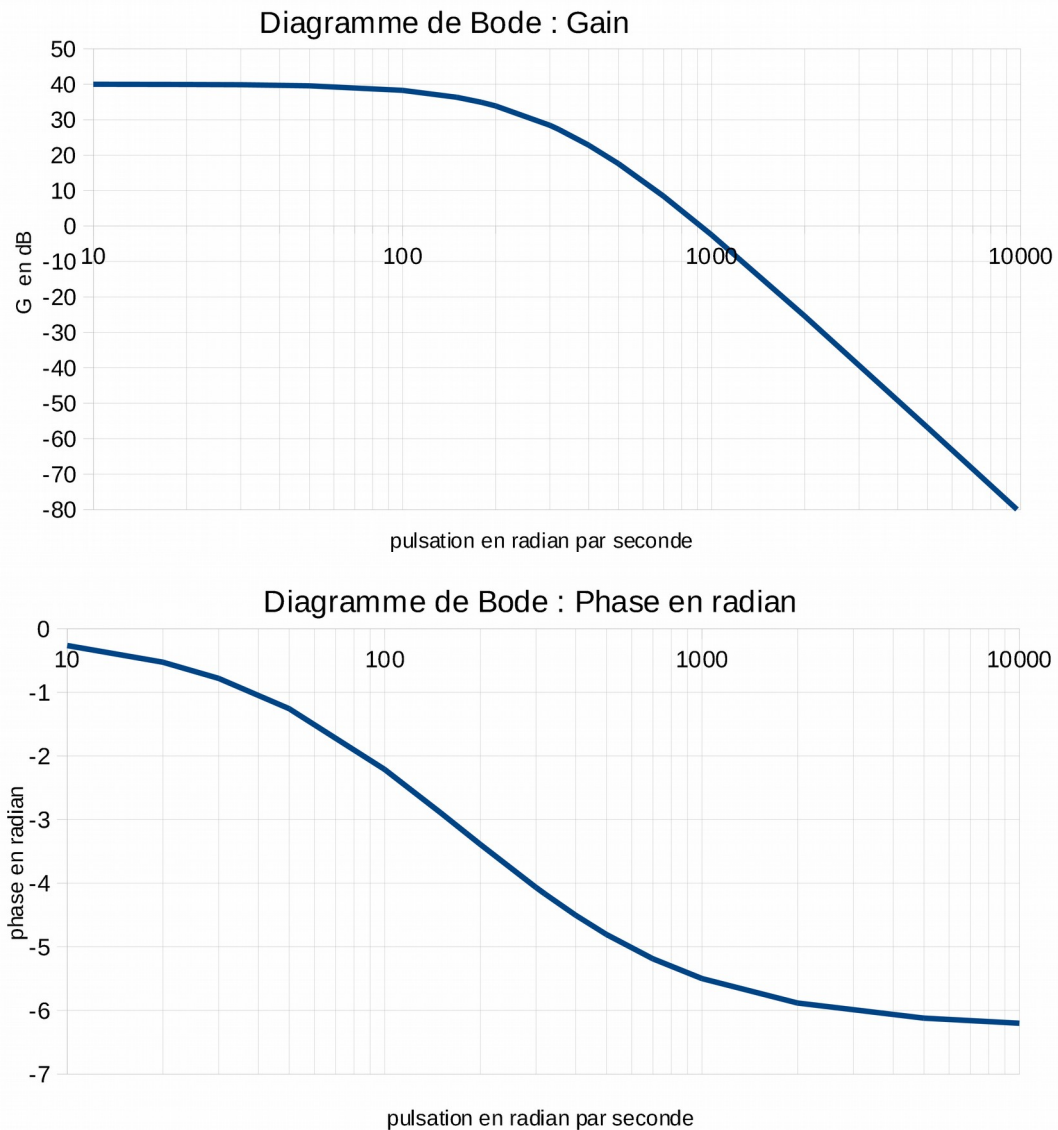


Illustration 6: diagramme de Bode en gain et phase de H

- A) Pour $f=10$ Hz, l'amplification $\|H\|=40$.
- B) L'asymptote à l'infini présente une pente de -20dB/décade .
- C) La fréquence de coupure à -3dB est comprise entre 200Hz et 300Hz .
- D) Si l'entrée est $e(t) = 0,01 + 0,02 \cdot \sin(40 \cdot t) + 10 \sin(3000 \cdot t)$, alors la sortie vaut $s(t) = 1 + 2 \cdot \sin(40 \cdot t - 1) + 0,1 \sin(3000 \cdot t - 6)$
- E) Il s'agit d'un filtre passe-bas d'ordre 2.

Question 8

On s'intéresse à un système représenté sur l'illustration 7. Le système 1 représente le système sans bouclage et sans correction. La fonction de transfert de la chaîne directe $H_D(p)$ s'exprime :

$$H_D(p) = \frac{4}{1 + 16 \cdot 10^{-3} p + 10^{-6} p^2}$$

Le système 2 représente le système bouclé avec correction dans la chaîne de retour. Le correcteur est de type proportionnel $C(p) = K = 9$. On note $H_{BO}(p)$ la fonction de transfert en boucle ouverte et $H_{BF}(p)$ la fonction de transfert en boucle fermée.

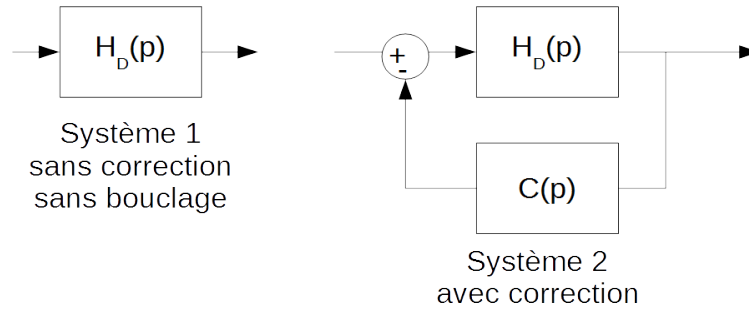


Illustration 7: système avant correction et système corrigé

- A) Sans correction (système 1), si l'entrée $e(t)$ est un échelon de hauteur 1V alors la sortie $s(t)$ présente un dépassement et tend vers 4V à l'infini.
- B) La fonction de transfert de la boucle ouverte s'exprime $H_D(p) = K \cdot H_{BO}(p)$ et ne présente pas de résonance.
- C) Avec correction (système 2), si l'entrée $e(t)$ est un échelon de hauteur 1V alors la sortie $S_{BF}(t)$ présente un dépassement et tend vers 0,4V à l'infini.
- D) Avec correction, la pulsation propre en boucle fermée ω_{OBF} est égale à 100 rad/s.
- E) Si on déplace le correcteur dans la chaîne directe, en boucle fermée, l'amplification statique en boucle fermée devient $H_{OBF2} = 3,6$ et la pulsation propre $\omega_{OBF2} = \omega_{OBF}$.

Question 9

Dans les questions qui suivent a représente une valeur complexe. On considère le filtre numérique H excité par une séquence $e[n]$ de sortie $s[n]$ dont la fonction de transfert est

$$\bar{H}(z) = \frac{z^{-1}}{1 - a \cdot z^{-1}} \text{ avec } a \in \mathbb{C}.$$

- A) La fonction de transfert représente un filtre dont la réponse impulsionnelle est infinie.
- B) Dans le cas particulier où $a = -0,9 + 0,5j$ le filtre est stable.
- C) La relation entre l'entrée et la sortie de ce filtre est l'équation de récurrence :

$$s[n] = a \cdot s[n-1] + e[n].$$
- D) Les premiers échantillons non-nuls de la réponse impulsionnelle ($e[n] = \delta[n]$) sont :

$$s[0] = 1, s[1] = a, s[2] = a^2, \text{ etc.}$$
- E) La réponse impulsionnelle $h[n]$ du filtre converge si $\|a\| < 1$.

Systèmes d'information numérique

Dans les questions suivantes, la complémentation de la variable booléenne x sera notée \bar{x} (non x). Le (+) représente le "ou" logique, le (.) représente le "et" logique et \oplus représente le "ou exclusif".

Question 10

Considérons le schéma de l'illustration 8 extraite de la documentation du circuit SN54HC4040. Ce circuit comprend essentiellement 12 bascules configurées pour basculer au prochain front sur son entrée T.

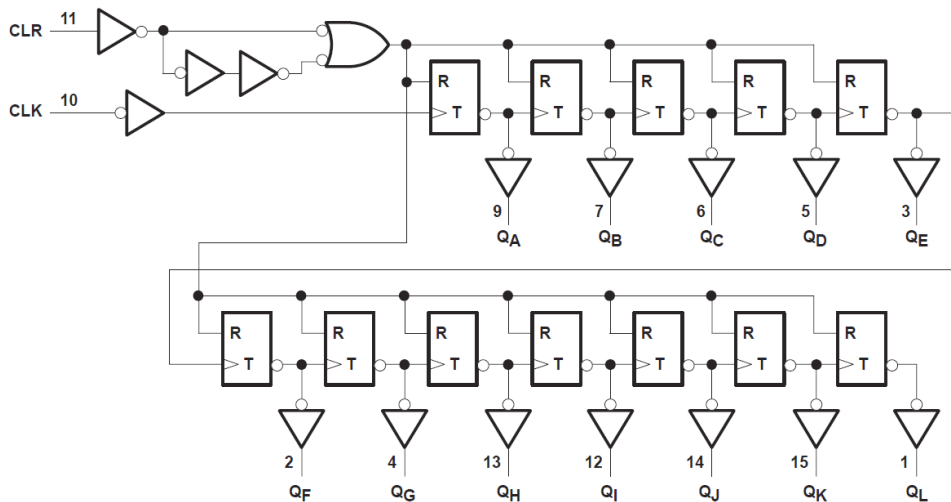


Illustration 8: schéma du montage M

- A) La sortie Q d'une bascule a pour équation $Q_{n+1} = Q_n \oplus T$.
- B) Chaque bascule ainsi configurée aurait pu être remplacée par une bascule JK avec $J=1$ et $K=0$.
- C) L'entrée CLK du montage est active sur front montant.
- D) L'entrée CLR doit être maintenue durant au moins 2 délais de propagation dans une porte pour être prise en compte.
- E) L'entrée CLR est active sur niveau bas.

Question 11

- A) Toutes les sorties Q_k du circuit avec $k \in [A;L]$ sont synchrones avec l'horloge CLK.
- B) L'automate réalisé par le montage présente 12 états.
- C) Le montage est un compteur en binaire naturel.
- D) Chacune des sorties Q_k du circuit évolue à une fréquence $f_{CLK}/2^p$ avec $p \in [1;12]$.
- E) En reliant la sortie Q_J à l'entrée CLR, le montage se comporte comme un diviseur de fréquence par 1024, le passage à l'état haut de Q_J se résumera à une brève impulsion.

Question 12

Dans les questions qui suivent, $0xA = (A)_{hex} = (10)_{dix}$. Le code complément à 2 (CC2) permet de représenter des valeurs binaires relatives. L'opérateur de décalage à gauche de n bits sur le mot binaire X est représenté par la notation : $X \ll n$.

- A) La moitié de $0x1000$ est $0x500$.
- B) La valeur en binaire naturel de $0xFFFF$ correspond à $(65535)_{dix}$.
- C) La valeur $0x2000$ peut s'écrire $(0x2 \ll 3)$.
- D) En CC2, si A représente une valeur binaire, $-A = \bar{A} + 1$.
- E) L'addition binaire 1111111 plus 1, exprimée sur 8 bits, vaut 0 quel que soit le mode de représentation (binaire naturel ou CC2).