PRENOM: ...

			_
Questionnaire	(cours)	-06pts	)

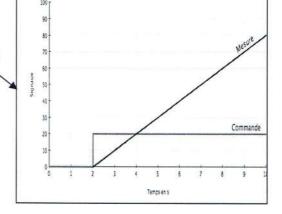
- 1/ Pour annuler l'erreur statique, il faut ajouter une action :
  - a) Proportionnelle (P).

- b) Intégrale (I).
- c) Dérivée (D).
- 2/ Soit la loi de commande :  $u(t) = k_p \left| \varepsilon(t) + \frac{1}{T} \int_{0}^{t} \varepsilon(t) dt + T_d \frac{d\varepsilon(t)}{dt} \right|$ , C'est la formule d'un régulateur PID
  - a) Série
  - b) Parallèle
  - c) Mixte ~



- 3/ On donne ci-contre la sortie d'un régulateur à un échelon de commande :
  - a) Le régulateur est naturellement stable.
  - b) Le régulateur est naturellement intégrateur. 1/
  - c) Le régulateur est naturellement dérivateur.
- 4/ On donne la fonction de transfert suivante :  $G(p) = \frac{5}{3p+2}$ 
  - a) Le gain statique est de 5.
  - b) Le temps de réponse est de 5/2.
  - c) La constante du temps est égale à  $\tau=1.5$ .

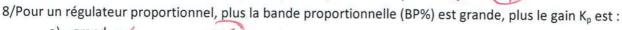




- 5/ On donne la loi de commande suivante :  $u(t) = k_p \varepsilon(t) + \frac{1}{T_c} \int_{0}^{t} \varepsilon(t) dt + T_d \frac{d\varepsilon(t)}{dt}$ , il s'agit donc d'un régulateur
  - a) PID série
  - b) PID Parallèle
  - c) PID mixte
- 6/ Soir la figure ci-contre où : W =consigne ; M=mesure (sortie).

Le régulateur fonctionne en régulation :

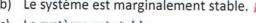
- a) TOR (Tout-ou-Rien)
- b) P
- c) PI
- d) PID
- 7/ Une condition nécessaire est suffisante pour qu'un système soit stable :
  - a) La fonction de transfert n'a pas de pôles à partie réelle négative.
  - b) Tous les pôles de sa fonction de transfert ont leur partie réelle positive.
  - c) La fonction de transfert n'a pas de pôles à partie réelle positive.



- a) grand.
- b) petit.



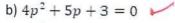
- 9/ Une ligne complètement nulle dans la table de Routh signifie que :
  - a) Le système est instable.
  - b) Le système est marginalement stable.





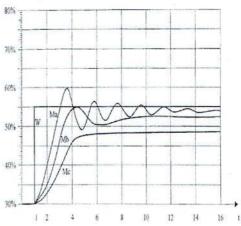
- c) Le système est stable.
- 10/ Lequel de ces systèmes est stable, si l'équation caractéristique est :

a) 
$$3p^3 + 2p^2 + p + 1 = 0$$





c) 
$$4p^2 - 5p + 3 = 0$$



Corrige type (EFS - Reg\_Indust). 2018/2019. Sol. Exp1. (06. Pt). 19 Ko est quelconque. KO K FTBF = KoG(P) = 1+tp. = KoK = Vx(P) CP+1+KoK VC(P) 1+ KoG(P) 1+ KoK 1+TP 2°) FTBF= KoK = KoK KEF CP+1+KoK TEP+1 EP+1VA on le gain statique " KBF = KOK (OF) et la cte du temps : TBF = T 3) Ealcul de Ko: Pour que le système bouclé soit deux fois plus rapide que le système en boucle ouverte il feut que: => 1+KoK=2 => Ko=1 = 1=2,5 49 Selon le T.V. Fon a:  $V_{\varepsilon}(\infty) = \lim_{\rho \to 0} \frac{P V_{\varepsilon}(\rho)}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}(\rho)\right]}{P \to 0} = \lim_{\rho \to 0} \frac{P \left[V_{\varepsilon}(\rho) - V_{\varepsilon}$ = lim P[1- KoK]. Vc = Ve P->0 [1- KoK]. P = 1+ KoK => VE (20) = VC (00)

Sol. Expe. (08 pts) a) Il p'agit d'in système de type 1 car FTB.0 = Kp (00 ou d=1. b) Calcul de l'errent statique! - Entrée échelon; on a Ep=1+Kp Ou Kp = lim # #BO = lin Kp = 00 Her cap donc &= 1=0 - Entrée rampe: on a Ev = 1/K, Que KV = lim PFTBO = lim PKP. = Kp. P→0 P(P+1)V done Ey = 1 = de FTBF =  $\frac{K_{P}}{P(P+1)} = \frac{K_{P}}{P(P+1)} = \frac{K_{P}}{P(P+1)} \Rightarrow Systeme de 2ºme de 2º$ Ce sytème et stable sei tous les coefficients de son egt Caractéristique sont présitifs, C'est le cas ou Kp70 => Système stable en B.F + Kp>0 2) FTBO = Ki P(P+1) P2 (P+1) (0,25) ) le système devient de type 2 (d=2) b) Calcul de l'erreur statique - Entrée Echelon 1 Kp = lim FTBO = lim Kj = 20 => [Ep= 1 = 0] (015) Entrée Rampe: Ky = lim PFTBO = lim PKi = 100 P>0 P(P+1)  $=) \left[ \mathcal{E}_{V} = \frac{1}{k_{U}} = 0 \right]$ 

