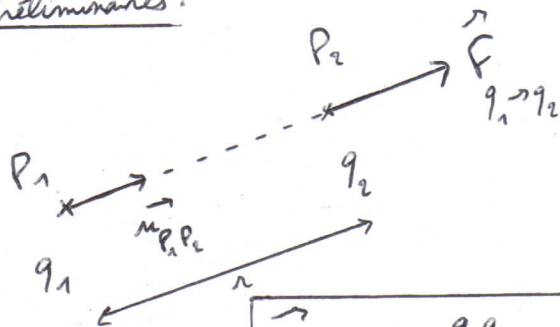


PREMIER PROBLEME :

Les ondes gravitationnelles (d'après banque PT 2020)

A) Preliminaires :

1)



loi de Coulomb :

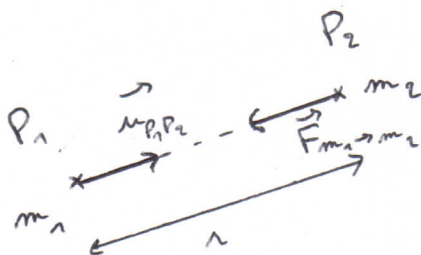
$$\begin{aligned}\vec{F}_{q_1 \rightarrow q_2} &= \frac{q_1 q_2}{4\pi\epsilon_0 r^2} \vec{u}_{P_1 P_2} \\ &= \frac{q_1 q_2}{4\pi\epsilon_0} \frac{\vec{P}_1 P_2}{(P_1 P_2)^3}\end{aligned}$$

 $(\vec{u}_{P_1 P_2} = \text{vecteur unitaire allant de } P_1 \text{ vers } P_2)$

2) Théorème de Gauss : le flux sortant du champ électrostatique à travers une surface fermée S est égal à la somme des charges à l'intérieur de S , divisée par la permittivité diélectrique du vide ϵ_0 .

$$\oint_S \vec{E} \cdot d\vec{S} = \frac{Q_{\text{int}}}{\epsilon_0}$$

3)



loi de Newton :

$$\begin{aligned}\vec{F}_{m_1 \rightarrow m_2} &= -G \frac{m_1 m_2}{r^2} \vec{u}_{P_1 P_2} \\ &= -G m_1 m_2 \frac{\vec{P}_1 P_2}{(P_1 P_2)^3}\end{aligned}$$

4)

$$q_1 \Leftrightarrow m_1$$

$$q_2 \Leftrightarrow m_2$$

$$\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \Leftrightarrow -G$$

$$\vec{E} \Leftrightarrow \vec{g}$$

$$Q_{\text{int}} \Leftrightarrow M_{\text{int}}$$

Théorème de Gauss : le flux sortant du champ gravitationnel à travers une surface fermée S est égal au produit de la masse à l'intérieur de S par la constante $(-4\pi G)$.

$$\oint_S \vec{g} \cdot d\vec{S} = -4\pi G M_{\text{int}}$$

5) * Tous les plans contenant la droite $(O\Gamma)$ sont plans de symétrie de la distribution de masse. Or $\vec{g}$ est un vecteur polaire (mêmes propriétés que $\vec{E}$), donc $\vec{g}(\Gamma)$ appartient à tous ces plans, donc à leur intersection, donc

$$\vec{g}(\Gamma) = g \vec{u}_\Gamma \quad (\text{on se place évidemment en coordonnées sphériques})$$

* Il y a invariance de la distribution de masse par toute rotation autour de O

$$\Rightarrow g(r, \phi, \theta) = g(r)$$

$$\Rightarrow \vec{g}(\Gamma) = g(r) \vec{u}_\Gamma$$

* choix de la surface de Gauss : sphère de centre O de rayon r :

$$\begin{aligned}\oint_S \vec{g} \cdot d\vec{S} &= \oint_S g(r) \vec{u}_\Gamma \cdot (dS \vec{u}_\Gamma) \\ &\quad \underbrace{r = \text{cte sur } S} \\ &= g(r) \oint_S dS = g(r) 4\pi r^2\end{aligned}$$

$$\text{* Théorème de Gauss : } \oint_S \vec{g} \cdot d\vec{S} = -4\pi G M_{\text{int}}$$

$$\Rightarrow \vec{g} = - \frac{G M_{\text{int}}}{r^2} \vec{u}_\Gamma$$

* A présent, pour $r > R$: $M_{\text{int}} = m$

$$\Rightarrow \vec{g} = -\frac{Gm}{r^2} \vec{u}_r$$

$$\text{or } \vec{u}_r = \frac{\vec{OM}}{OM} \text{ et } r = OM$$

$$\Rightarrow \vec{g}(r) = -\frac{Gm}{r^2} \vec{u}_r = -\frac{Gm}{OM^3} \vec{OM}$$

On retrouve le champ gravitationnel créé par une masse ponctuelle de masse m située en O .

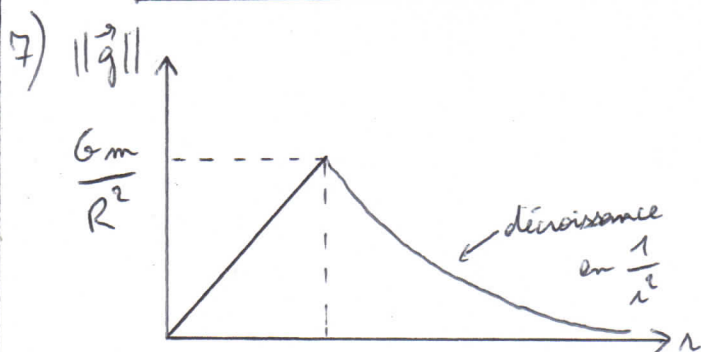
car d'après la loi de Newton :

$$\begin{aligned} O_x \quad m' \quad F_{m \rightarrow m'} &= -\frac{Gmm'}{OM^3} \vec{OM} \\ &= m' \vec{g}(r) \\ \Rightarrow \vec{g}(r) &= -\frac{Gm}{OM^3} \vec{OM} \end{aligned}$$

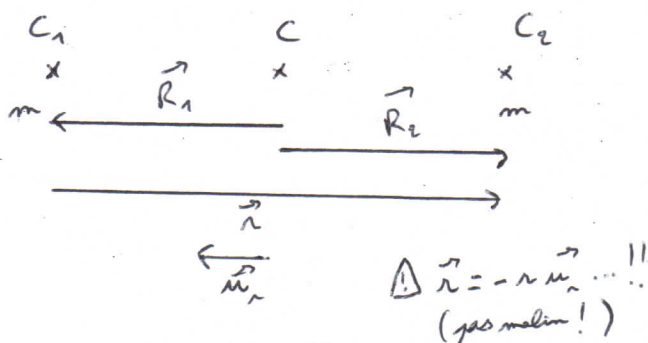
6) On a toujours $\vec{g} = -\frac{GM_{\text{int}}}{r^2} \vec{u}_r$

$$\begin{aligned} M_{\text{int}} &= \iiint \rho dV \quad \text{avec } \rho = \frac{m}{\frac{4}{3}\pi R^3} \\ &= \frac{m}{\frac{4}{3}\pi R^3} \cdot \frac{4}{3}\pi r^3 = m \frac{r^3}{R^3} \end{aligned}$$

$$\Rightarrow \vec{g}(r) = -\frac{Gm r}{R^3} \vec{u}_r = -\frac{Gm}{R^3} \vec{OM}$$



B) Description mécanique du système :



8) C est le centre d'inertie, or $m_1 = m_2 = m$

$\Rightarrow C$ est au milieu du segment $[C_1 C_2]$

$$\Rightarrow \vec{R}_2 = -\vec{R}_1$$

$$\begin{aligned} \Rightarrow \vec{r} = \vec{C_1 C_2} &= \vec{C_1 C} + \vec{C C_2} = -\vec{R}_1 + \vec{R}_2 \\ &= -2\vec{R}_1 \end{aligned}$$

$$\Rightarrow \vec{R}_1 = -\frac{1}{2} \vec{r}$$

9) système C_1

référentiel d'étude galiléen de centre C

$$\text{action sur } C_1 : \vec{F}_{C_2 \rightarrow C_1} = \frac{Gm^2}{r^3} \vec{r}$$

loi de Newton

théorème du moment dynamique en C :

$$\frac{d\vec{\sigma}(C)}{dt} + m \vec{v}(C) \wedge \vec{v}(C) = \vec{M}_C(\vec{F}_{C_2 \rightarrow C_1})$$

$$= \vec{CC_1} \wedge \vec{F}_{C_2 \rightarrow C_1} = 0$$

↑
colinéaires

$$\Rightarrow \vec{\sigma}(C) = \vec{c} = \vec{CC_1} \wedge m \vec{v}(C_1)$$

$$\Rightarrow \vec{v}(C_1) \text{ reste } \perp \text{ à } \vec{\sigma}(C) = \vec{c}$$

$\Rightarrow$ le mouvement de C_1 est plan.

10) $r = c \Rightarrow R_1 = \frac{r}{2} = c$

$\Rightarrow$ le mouvement est circulaire.

$$\Rightarrow \vec{v}(C_1) \perp \vec{CC_1}$$

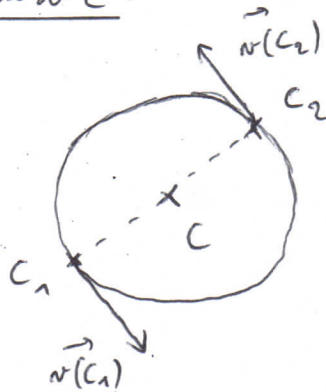
$$\vec{\sigma}(C) = \vec{c} \Rightarrow \|\vec{\sigma}(C)\| = c$$

$$\Rightarrow \|\vec{CC}_1\| \times m \|\vec{v}(C_1)\| \times \sin \frac{\pi}{2} = c^2$$

$\uparrow$ $\uparrow$ $\uparrow$
 $R_1 = c$ $m = c$ 1

$$\Rightarrow \|\vec{v}(C_1)\| = c \Rightarrow \text{mouvement uniforme}$$

11) C_1 décrit un mouvement circulaire uniforme autour de C .



($\|\vec{v}(C_1)\| = \|\vec{v}(C_2)\|$) par conservation de la quantité de mouvement du système isolé
constante de C_1 et C_2 : $m\vec{v}(C_1) + m\vec{v}(C_2)$

$$12) \vec{CC}_1 = R_1 \vec{u}_r \quad C = \text{centre de masse référentiel de centre } C$$

$$\vec{v}(C_1) = \frac{d\vec{CC}_1}{dt} = \dot{R}_1 \vec{u}_r + R_1 \dot{\theta} \vec{u}_\theta$$

$R_1 = c$ $\dot{\theta} = \frac{c}{R_1} = 1$ $\text{car } \|\vec{v}(C_1)\| = c$

$$\vec{a}(C_1) = \ddot{R}_1 \vec{u}_r + R_1 \ddot{\theta} \vec{u}_\theta - R_1 \dot{\theta}^2 \vec{u}_r$$

$R_1 = c$ $\ddot{\theta} = 0$ $\dot{\theta} = 1$ $\text{car } \|\vec{v}(C_1)\| = c$

$$\Rightarrow \vec{a}(C_1) = - \frac{\|\vec{v}(C_1)\|^2}{R_1} \vec{u}_r$$

$$\text{RFD } \vec{a}(C_1): m \vec{a}(C_1) = \vec{F}_{C_2 \rightarrow C_1}$$

$$\Rightarrow -m \frac{\|\vec{v}(C_1)\|^2}{R_1} \vec{u}_r = \frac{Gm^2}{r^3} \vec{u}_r$$

$$-m \frac{v_1^2}{\frac{c}{2}} \vec{u}_r = \frac{Gm^2}{c^3} (-\vec{u}_r)$$

$$\Rightarrow v_1 = \sqrt{\frac{Gm}{2c}}$$

Soit $T = \frac{1}{f}$ le temps mis pour faire un tour

$$v_1 = \frac{2\pi R_1}{T} = 2\pi \frac{c}{2} f = \pi c f$$

$$\Rightarrow f = \frac{v_1}{\pi c} \Rightarrow \boxed{f = \sqrt{\frac{Gm}{2\pi^2 c^3}}}$$

$$13) \delta W = \vec{F}_{C_1 \rightarrow C_2} \cdot d\vec{l} = \vec{F}_{C_1 \rightarrow C_2} \cdot \vec{u}_r dr$$

$\vec{r} = -r \vec{u}_r \dots \text{ps malin!}$

$$= \frac{Gm^2}{r^2} \vec{u}_r \cdot (-dr \vec{u}_r) = -Gm^2 \frac{dr}{r^2}$$

$$= -d\left(-\frac{Gm^2}{r}\right) = -dE_{\text{pot}}$$

$$\Rightarrow E_{\text{pot}} = -\frac{Gm^2}{r} + \text{cte}$$

$E_{\text{pot}}(r \rightarrow \infty) = 0$

$$\Rightarrow \boxed{E_{\text{pot}} = -\frac{Gm^2}{r}}$$

$$14) \text{ A la question 12), on a établi } v_1 = \sqrt{\frac{Gm}{2c}}$$

$$E_{C_1} = \frac{1}{2} m v_1^2 \Rightarrow \boxed{E_{C_1} = \frac{Gm^2}{4c}}$$

$$15) v_2 = v_1 \Rightarrow E_{C_2} = E_{C_1}$$

$m_2 = m_1 = m$

$$(\text{cf 11}): v_2 = v_1$$

$$\Rightarrow E_m = E_{C_1} + E_{C_2} + E_{\text{pot}}$$

$$= 2 \frac{Gm^2}{4c} - \frac{Gm^2}{c} = -\frac{Gm^2}{2c}$$

$$\boxed{E_m = -\frac{Gm^2}{2c}}$$

$$r = c \Rightarrow E_m = c$$

ou bien, de manière plus physique :

Le système $\{C_1 + C_2\}$ est isolé, et les forces internes ($\vec{F}_{C_1 \rightarrow C_2}$ et $\vec{F}_{C_2 \rightarrow C_1}$) sont conservatives ($\vec{F} \perp \vec{v}$)

$$\Rightarrow E_m = c^2$$

$$\begin{aligned} 16) -\alpha f^{2/3} &= -\left(\frac{\pi G}{2}\right)^{2/3} m^{5/3} \left(\sqrt{\frac{Gm}{2\pi^2 \lambda^3}}\right)^{2/3} \\ &= -\frac{\pi^{2/3} G^{2/3} m^{5/3} G^{1/3} \lambda^{1/3}}{2^{2/3} \cdot 2^{1/3} \pi^{2/3} \lambda^{2/3}} \\ &= -\frac{Gm^2}{2\lambda} = E_m \quad \text{CQFD} \end{aligned}$$

$$E_m = -\alpha f^{2/3} \quad \text{ou} \quad \alpha = \left(\frac{\pi G}{2}\right)^{2/3} m^{5/3}$$

$$\begin{aligned} * \alpha \text{ en } & ([\eta]^{-1} [L]^3 [T]^{-2})^{2/3} [\eta]^{5/3} \\ &= [\eta] [L]^2 [T]^{-4/3} \\ f^{2/3} \text{ en } & ([T]^{-1})^{2/3} \\ \Rightarrow -\alpha f^{2/3} \text{ en } & [\eta] [L]^2 [T]^{-4/3} [T]^{-2/3} \\ &= [\eta] [L]^2 [T]^{-2} \end{aligned}$$

* énergie = force $\times$ distance
= masse $\times$ accélération $\times$ distance

$$\begin{aligned} \text{en } & [\eta] \times [L] [T]^{-2} \times [L] \\ &= [\eta] [L]^2 [T]^{-2} \end{aligned}$$

$\Rightarrow$ homogénéité OK

c) Prise en compte de l'émission d'ondes gravitationnelles:

$$17) E_m(t) = -\frac{Gm^2}{2\lambda(t)} \quad \searrow$$

$\Rightarrow r(t) \searrow$ au cours du temps

$$(\Delta E_m < 0)$$

$$f(t) = \sqrt{\frac{Gm}{2\pi^2 \lambda^3(t)}} \quad \nearrow \quad (r(t) \searrow)$$

$\Rightarrow f(t) \nearrow$ au cours du temps

18) Pendant la durée dt , l'énergie mécanique perdue correspond à l'énergie libérée à cause des ondes gravitationnelles.

$$\begin{aligned} \Rightarrow -dE_m &= P(t) dt \\ \uparrow \quad \uparrow \\ \text{perdue} \quad (< 0) \end{aligned}$$

$$\Rightarrow -\frac{dE_m}{dt} = P(t)$$

$$\begin{aligned} \Rightarrow -\frac{d}{dt}(-\alpha f^{2/3}) &= \alpha \frac{2}{3} f^{-1/3} \frac{df}{dt} \\ &= P(t) = \frac{64}{5} \frac{G^4 m^5}{c^5 \lambda^5} \end{aligned}$$

$$\text{ou } f = \sqrt{\frac{Gm}{2\pi^2 \lambda^3}} \Rightarrow f^2 \propto \frac{1}{\lambda^3}$$

$$\Rightarrow \frac{1}{\lambda^5} \propto f^{10/3}$$

$$\Rightarrow f^{-1/3} \frac{df}{dt} \propto \frac{1}{\lambda^5} \propto f^{10/3}$$

$$\Rightarrow \frac{df}{dt} = K f^{11/3}$$

$$\Rightarrow B = \frac{11}{3}$$

$$19) \frac{df}{f^{11/3}} = K dt$$

$$-\frac{3}{8} \left[f^{-8/3} \right]_{f_0}^{f(t)} = K t$$

$$f(t)^{-8/3} - f_0^{-8/3} = -\frac{8}{3} K t$$

$$\Rightarrow \left(\frac{f(t)}{f_0} \right)^{-\frac{8}{3}} - 1 = -\frac{8}{3} \kappa f_0^{\frac{8}{3}} t$$

$$\Rightarrow \left(\frac{f(t)}{f_0} \right)^{+\frac{8}{3}} = \left(1 - \frac{8}{3} \kappa f_0^{\frac{8}{3}} t \right)^{-1}$$

$$\Rightarrow f(t) = \frac{f_0}{\left(1 - \frac{8}{3} \kappa f_0^{\frac{8}{3}} t \right)^{3/8}}$$

$$\Rightarrow f(t) = \frac{f_0}{\left(1 - \frac{t}{T} \right)^{3/8}}$$

avec
$$T = \frac{3}{8 \kappa f_0^{\frac{8}{3}}}$$

20) Pour $t \rightarrow T$, $f(t) \rightarrow \infty$, $r(t) \rightarrow 0$.

Il y a alors collision entre les 2 corps,
et fusion des 2 corps.

T est donc le temps au bout duquel il
y aura fusion des 2 corps.

A cet instant, $P(t) \propto \frac{1}{r(t)^5} \rightarrow \infty$

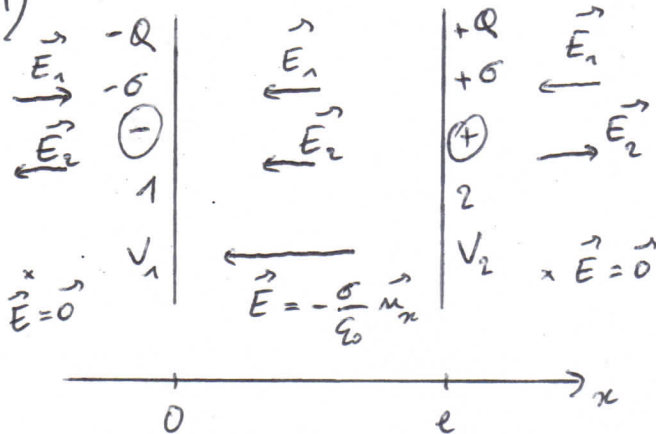
A $t=T$, l'émission des ondes gravitationnelles est très intense (détectable depuis la Terre).

DEUXIEME PROBLEME :

Etude d'un microphone (d'après banque PT 2020)

LE CONDENSATEUR PLAN (20%)

Q1)

* Champ électrostatique créé par la plaque en $x=0$:

$$\text{Pour } x < 0: \vec{E}_1 = - \frac{(-\sigma)}{2\epsilon_0} \vec{u}_n = + \frac{\sigma}{2\epsilon_0} \vec{u}_n$$

$$\text{Pour } x > 0: \vec{E}_1 = + \frac{(-\sigma)}{2\epsilon_0} \vec{u}_n = - \frac{\sigma}{2\epsilon_0} \vec{u}_n$$

* Champ électrostatique créé par la plaque en $x=e$:

$$\text{Pour } x < e: \vec{E}_2 = - \frac{\sigma}{2\epsilon_0} \vec{u}_n$$

$$\text{Pour } x > e: \vec{E}_2 = + \frac{\sigma}{2\epsilon_0} \vec{u}_n$$

* D'après le principe de superposition, le champ électrostatique créé par les 2 plaques vaut $\vec{E} = \vec{E}_1 + \vec{E}_2$

$$\Rightarrow \text{Pour } 0 < x < e: \vec{E} = - \frac{\sigma}{\epsilon_0} \vec{u}_n$$

$$\text{Pour } x < 0 \text{ et } x > e: \vec{E} = \vec{0}$$

$$\begin{aligned} \text{Q2) } \vec{E} &= -\vec{\text{grad}} V \quad (\text{car en régime permanent, l'équation de Maxwell-Faraday est } \vec{\text{rot}} \vec{E} = \vec{0}) \\ \Rightarrow dV &= -\vec{E} \cdot d\vec{l} = -E \vec{u}_n \cdot (dx \vec{u}_n + dy \vec{u}_y + dz \vec{u}_z) \\ &= -E dx \end{aligned}$$

$$\text{* Pour } 0 < x < e: E = -\frac{\sigma}{\epsilon_0}$$

$$\Rightarrow dV = -E dx = \frac{\sigma}{\epsilon_0} dx$$

$$\Rightarrow V = \frac{\sigma}{\epsilon_0} x + c^k = \frac{\sigma}{\epsilon_0} x + V(x=0) \quad \text{O (choix)}$$

$$\text{* Pour } x < 0 \text{ et } x > e: E = 0$$

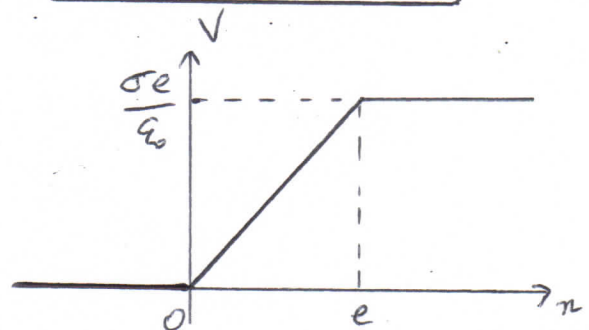
$$\Rightarrow dV = 0 \Rightarrow V = c^b$$

$$\Rightarrow V(x < 0) = V(x = 0) = 0$$

↑
continuité du potentiel

$$\text{et } V(x > e) = V(x = e) = \frac{\sigma e}{\epsilon_0}$$

$$\begin{aligned} V(x \leq 0) &= 0 \\ V(0 \leq x \leq e) &= \frac{\sigma x}{\epsilon_0} \\ V(x \geq e) &= \frac{\sigma e}{\epsilon_0} \end{aligned}$$



$$\text{Q3) } U = V_2 - V_1 = V(x=e) - V(x=0)$$

$$\Rightarrow U = \frac{\sigma e}{\epsilon_0}$$

$$\text{Q4) } C = \frac{Q}{U} = \frac{\sigma S}{\frac{\sigma e}{\epsilon_0}} \Rightarrow C = \frac{\epsilon_0 S}{e}$$

$$Q5) C = \frac{\epsilon_0 S}{e} = \frac{10^{-11} \times 1 \cdot 10^{-4}}{10 \cdot 10^{-6}}$$

$$\Rightarrow C = 10^{-10} \text{ F} = 0,1 \text{ nF}$$

$$Q6) w_e = \frac{1}{2} \epsilon_0 E^2 = \frac{1}{2} \epsilon_0 \frac{\sigma^2}{\epsilon_0^2} = \frac{1}{2 \epsilon_0} \frac{Q^2}{S^2}$$

$$w_e = \frac{Q^2}{2 \epsilon_0 S^2}$$

$$E_e = \iiint_{\text{condensateur}} w_e dT = w_e \times (Se)$$

$$\Rightarrow E_e = \frac{Q^2 e}{2 \epsilon_0 S}$$

$$R_9: E_e = \frac{Q^2}{2C} \quad \text{OK résultat connu.} \\ (E_e = \frac{1}{2} C U^2 \text{ et } U = \frac{Q}{C})$$

$$Q7) \Delta E_e = \Delta \left(\frac{Q^2 e}{2 \epsilon_0 S} \right) = \frac{Q^2}{2 \epsilon_0 S} \Delta e$$

$$\Rightarrow \Delta E_e = \frac{Q^2 \Delta x}{2 \epsilon_0 S}$$

$$Q8) W = \int \vec{f} \cdot d\vec{l} = \int f \vec{u}_x \cdot (dx \vec{u}_x + dy \vec{u}_y + dz \vec{u}_z)$$

$$= \int f dx = f \Delta x$$

$$= \Delta E_e = \frac{Q^2}{2 \epsilon_0 S} \Delta x$$

$$\Rightarrow f = \frac{Q^2}{2 \epsilon_0 S}$$

Q9) système: plaque en $x=e$
référentiel terrestre supposé galiléen

actions extérieures: $\vec{f}, \vec{f}_{el}$

$$\text{équilibre} \Rightarrow \vec{f} + \vec{f}_{el} = \vec{0} \Rightarrow \vec{f}_{el} = -\vec{f}$$

$$\Rightarrow \vec{f}_{el} = -\frac{Q^2}{2 \epsilon_0 S} \vec{u}_x \quad \text{OK attractive}$$

CIRCUIT ELECTRIQUE (10%)

$$Q10) \vec{f}_{el} = -\frac{Q^2}{2 \epsilon_0 S} \vec{u}_n = -\frac{(Q_0 + q)^2}{2 \epsilon_0 S} \vec{u}_n$$

$$\vec{f}_{el} = -\frac{Q_0^2}{2 \epsilon_0 S} \left(1 + \frac{q}{Q_0}\right)^2 \vec{u}_n \\ = \vec{f}_{el0} \left(1 + \frac{q}{Q_0}\right)^2$$

$$\text{or } q \ll Q_0 \Rightarrow \left(1 + \frac{q}{Q_0}\right)^2 \underset{\approx}{\underset{\nearrow}{\approx}} \left(1 + 2 \frac{q}{Q_0}\right)$$

$$\Rightarrow \vec{f}_{el} = \vec{f}_{el0} \left(1 + 2 \frac{q}{Q_0}\right)$$

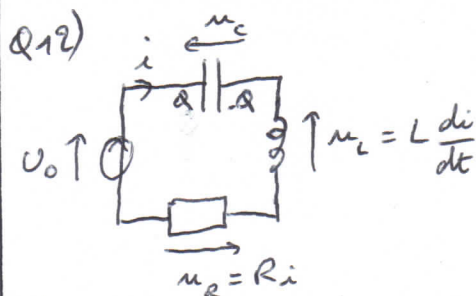
$$Q11) u_c = \frac{Q}{C} = \frac{Q_0 + q}{\frac{\epsilon_0 S}{e + \Delta x}} = \frac{(Q_0 + q)(e + \Delta x)}{\epsilon_0 S}$$

$$u_c = \frac{Q_0 \left(1 + \frac{q}{Q_0}\right) e \left(1 + \frac{\Delta x}{e}\right)}{\epsilon_0 S} \\ = \frac{Q_0}{\frac{\epsilon_0 S}{e}} \left(1 + \frac{q}{Q_0}\right) \left(1 + \frac{\Delta x}{e}\right)$$

$$u_c = \frac{Q_0}{C_0} \left(1 + \frac{q}{Q_0}\right) \left(1 + \frac{\Delta x}{e}\right)$$

$$u_c = \frac{Q_0}{C_0} \left(1 + \frac{q}{Q_0} + \frac{\Delta x}{e} + \frac{q}{Q_0} \frac{\Delta x}{e}\right)$$

$$\Rightarrow u_c = \frac{Q_0}{C_0} \left(1 + \frac{q}{Q_0} + \frac{\Delta x}{e}\right)$$



convention récepteur: $i = + \frac{dQ}{dt} = \frac{d}{dt} (Q_0 + q)$

or $Q_0 = C \frac{V_0}{e} \Rightarrow i = \frac{dq}{dt}$

$u_L = + L \frac{di}{dt} \Rightarrow u_L = L \frac{dq}{dt^2}$

$u_R = + R i \Rightarrow u_R = R \frac{dq}{dt}$

loi des mailles: $U_0 = u_C + u_L + u_R$

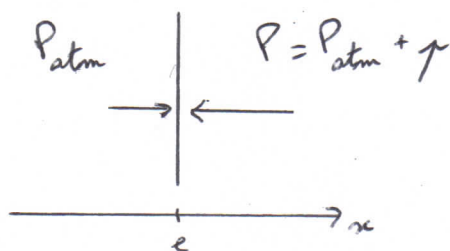
$\Rightarrow U_0 = \frac{Q_0}{C_0} \left(1 + \frac{q}{Q_0} + \frac{\Delta x}{e} \right) + L \frac{d^2 q}{dt^2} + R \frac{dq}{dt}$

$\Rightarrow \frac{d^2 q}{dt^2} + \frac{R}{L} \frac{dq}{dt} + \frac{1}{LC_0} q = \frac{1}{L} \left(U_0 - \frac{Q_0}{C_0} \right) - \frac{Q_0}{LC_0} \frac{\Delta x}{e}$

Si $U_0 = \frac{Q_0}{C_0}$:

$\frac{d^2 q}{dt^2} + \frac{R}{L} \frac{dq}{dt} + \frac{1}{LC_0} q = - \frac{Q_0}{LC_0} \frac{\Delta x}{e}$

Q13)



$\vec{f}_{press} = + P_{atm} S \vec{u}_x - (P_{atm} + p) S \vec{u}_x$

$\Rightarrow \vec{f}_{press} = - p S \vec{u}_x$

Q14) système: armature mobile en $x=e$

référentiel terrestre supposé galiléen

actions extérieures: $\vec{f}_{elo}$ (mais compensée),

$\frac{2q}{Q_0} \vec{f}_{elo}$, $\vec{f}_{press}$, $\vec{T}$, $\vec{f}_{am}$

$\Rightarrow m \vec{a} = m \frac{d^2(e + \Delta x)}{dt^2} \vec{u}_x = m \frac{d^2(\Delta x)}{dt^2} \vec{u}_x$

REF $\vec{f} = \frac{2q}{Q_0} \vec{f}_{elo} - p S \vec{u}_x - k \Delta x \vec{u}_x - \frac{d(\Delta x)}{dt} \vec{u}_x$

$\Rightarrow \frac{d^2(\Delta x)}{dt^2} + \frac{1}{m} \frac{d(\Delta x)}{dt} + \frac{k}{m} \Delta x = - \frac{S}{m} p - \frac{Q_0}{C_0 S m} q$

REPONSE AU REGIME SINUSOÏDAL FORCE

(10%)

Q15) * Grâce à l'analyse de Fourier (transformée de Fourier), on peut écrire qu'un signal réel est une somme de sinusoïdes (intégrale).

* Le système étudié est linéaire, on peut donc appliquer le principe de superposition.

* D'où l'intérêt d'étudier la réponse à une excitation sinusoïdale.

Q16) $q \left(-\omega^2 + \frac{R}{L} j\omega + \frac{1}{LC_0} \right) = - \frac{Q_0}{LC_0 e} \frac{\Delta x}{e}$

$\left(\frac{d}{dt} \Leftrightarrow \times j\omega \right)$

$\Delta x \left(-\omega^2 + \frac{1}{m} j\omega + \frac{k}{m} \right) = - \frac{S}{m} p - \frac{Q_0}{C_0 S m} q$

Q17) On extrait Δx de l'équation mécanique, et on l'injecte dans l'équation électrique:

$q \left(-\omega^2 + \frac{R}{L} j\omega + \frac{1}{LC_0} \right) \left(-m\omega^2 + j\omega + k \right)$

$= + \frac{Q_0}{LC_0 e} \left(S p + \frac{Q_0}{C_0 S} q \right)$

$\xrightarrow{\times \frac{1}{j\omega}} q \left(R + j \left(L\omega - \frac{1}{C_0 \omega} \right) \right) \left(-m\omega^2 + j\omega + k \right)$

$= \frac{Q_0 S}{j\omega C_0 e} p + \frac{Q_0^2}{j\omega C_0 e C_0 S} q$

On pose $\underline{Z}_0 = R + j(L\omega - \frac{1}{C_0\omega})$

(c'est l'impédance quand il n'y a pas de suppression)

$\times \frac{j\omega C_0 e}{Q_0 S} \Rightarrow \underline{Z}_0 \frac{j\omega C_0 e}{Q_0 S} (-m\omega^2 + j\omega + k)$

$- \underline{Z}_0 \frac{Q_0}{C_0 S^2} = \underline{1}$

$\Rightarrow \underline{Z}_0 \left(\frac{Q_0}{C_0 S^2} - \frac{Q_0}{C_0 S^2} \right) = \underline{1}$

$\Rightarrow \underline{Z}_0 \left(\frac{Q_0}{C_0 S^2} - \frac{Q_0}{C_0 S^2} \right) = \underline{1}$

$\Rightarrow \underline{Z}_0 = \frac{\underline{1}}{\underline{Z}}$

avec $\underline{Z} = \underline{Z}_0 - \frac{Q_0}{C_0 S^2 A} = \underline{Z}_0 + \underline{Z}_m$

$\Rightarrow \underline{Z}_m = - \frac{Q_0}{C_0 S^2 A} = \frac{-Q_0 Q_0 S}{C_0 S^2 j\omega C_0 e}$

$\times \frac{1}{(-m\omega^2 + j\omega + k)}$

$\underline{Z}_m = \frac{-Q_0^2}{C_0 S e C_0 j\omega (-m\omega^2 + j\omega + k)}$

or $C_0 = \frac{C_0 S}{e} \Rightarrow C_0 S = C_0 e$

$\Rightarrow \underline{Z}_m = \frac{Q_0^2}{C_0^2 e^2 \omega^2} \frac{1}{(j\omega + 1 + \frac{k}{j\omega})}$

CQFD !!

Q18) $\frac{1}{\underline{Z}_m} = \frac{1}{R_m} + \frac{1}{jL_m\omega} + jC_m\omega$
en //

or $\frac{1}{\underline{Z}_m} = \frac{C_0^2 e^2 \omega^2}{Q_0^2} \left(1 + \frac{k}{j\omega} + j\omega m \right)$

On identifie : $\begin{cases} \frac{1}{R_m} = \frac{C_0^2 e^2 \omega^2}{Q_0^2} \\ \frac{1}{L_m} = \frac{C_0^2 e^2 \omega^2}{Q_0^2} k \\ C_m = \frac{C_0^2 e^2 \omega^2}{Q_0^2} m \end{cases}$

$\Rightarrow R_m = \frac{Q_0^2}{C_0^2 e^2 \omega^2} \quad L_m = \frac{Q_0^2}{C_0^2 e^2 \omega^2} k$

$C_m = \frac{C_0^2 e^2 \omega^2 m}{Q_0^2}$

Q19) Sans suppression, il n'y a pas de courant en régime permanent $\Rightarrow$ le courant $i(t)$ sera l'image de la suppression $p(t)$.

$\Rightarrow$ il suffit de visualiser la tension aux bornes de la résistance R pour avoir l'image de l'intensité (loi d'Ohm : $u_R = R i$), donc de la suppression.

TROISIEME PROBLEME: ElectrostatiquePartie I: Conducteur cylindrique:

I-1) Le flux sortant du champ électrique $\vec{E}$ à travers une surface fermée S est égal au rapport de la charge contenue dans S par la permittivité du vide ϵ_0 .

$$\oint_S \vec{E} \cdot d\vec{S} = \frac{Q_{int}}{\epsilon_0}$$

I-2) $Q_1 = \sigma_1 2\pi R_1 l$

($2\pi R_1 l$ = surface latérale du cylindre de rayon R_1 et de longueur l).

I-3) * le plan contenant Π et l'axe (Oz) est plan de symétrie de la distribution de charges. Or $\vec{E}$ est un vecteur polaire $\Rightarrow \vec{E}(r) \in$ à ce plan

$$\Rightarrow \vec{E}(r) = E_r \vec{u}_r + E_\theta \vec{u}_\theta + E_z \vec{u}_z$$

* le plan contenant Π et $\perp (Oz)$ est plan de symétrie de la distribution de charges. Or $\vec{E}$ est un vecteur polaire $\Rightarrow \vec{E}(r) \in$ à ce plan

$$\Rightarrow \vec{E}(r) = E_r \vec{u}_r + E_\theta \vec{u}_\theta + E_z \vec{u}_z \quad (L \gg R_1) \text{ on néglige les effets de bord}$$

$$\Rightarrow \vec{E}(r) = E \vec{u}_r$$

* on a invariance de la distribution de charges par rotation autour de (Oz) $\Rightarrow E(r, \phi, z)$
translation suivant $\vec{u}_z \Rightarrow E(r, \theta, \phi) \quad (L \gg R_1)$

$$\Rightarrow \vec{E} = E(r) \vec{u}_r$$

$$\begin{aligned} \text{I-1)} \oint_S \vec{E} \cdot d\vec{S} &= \iint_{S_{lat}} \vec{E} \cdot d\vec{S} + \iint_{\text{base inf}} \vec{E} \cdot d\vec{S} + \iint_{\text{base sup}} \vec{E} \cdot d\vec{S} \\ &= \iint_{S_{lat}} E_r(r) \vec{u}_r \cdot d\vec{S} \vec{u}_r = \iint_{S_{lat}} E_r(r) dS = E_r(r) \iint_{S_{lat}} dS \\ &\quad \text{avec } r = r_0 \text{ pour } S_{lat} \end{aligned}$$

$$\Rightarrow \oint_S \vec{E} \cdot d\vec{S} = 2\pi r l E_r(r)$$

I-5-a) $2\pi r l E_r(r) = \frac{Q_{int}}{\epsilon_0} = \frac{Q_1}{\epsilon_0}$

$$\Rightarrow \vec{E} = \frac{Q_1}{2\pi \epsilon_0 r l} \vec{u}_r \quad (r > R_1)$$

I-5-b) $r < R_1: Q_{int} = 0 \Rightarrow \vec{E} = \vec{0} \quad (r < R_1)$

Partie II: Condensateur cylindrique:

II-1-a) $\vec{E}$ est inchangé (Q_{int} est inchangé)

$$\Rightarrow \vec{E} = \vec{0} \text{ pour } r < R_1$$

$$\vec{E} = \frac{Q_1}{2\pi \epsilon_0 r l} \vec{u}_r = \frac{\sigma_1 R_1}{\epsilon_0 r} \vec{u}_r \text{ pour } R_1 < r < R_2$$

II-1-b) $\oint_S \vec{E} \cdot d\vec{S} = 2\pi r l E_r(r)$

$$Q_{int} = Q_1 + Q_2 = 2\pi R_1 l \sigma_1 + 2\pi R_2 l \sigma_2 = 2\pi l (R_1 \sigma_1 + R_2 \sigma_2)$$

$$\Rightarrow \vec{E} = \frac{Q_1 + Q_2}{2\pi \epsilon_0 r l} \vec{u}_r = \frac{\sigma_1 R_1 + \sigma_2 R_2}{\epsilon_0 r} \vec{u}_r \text{ pour } r > R_2$$

II-2) $\vec{j} = \vec{0}$
 $\vec{j} = \epsilon \vec{E} \Rightarrow \vec{E} = \vec{0} \text{ pour } r > R_2$

II-3) $\vec{E} = \frac{Q_1 + Q_2}{2\pi \epsilon_0 r l} \vec{u}_r = \vec{0}$

$$\Rightarrow Q_2 = -Q_1 \quad (\text{les armatures d'un condensateur portent des charges opposées}).$$

$$\text{II-4)} \quad V_1 - V_2 = \int_{V_2}^{V_1} dV = \int_2^1 \vec{g} \cdot d\vec{l} = \int_2^1 -\vec{E} \cdot d\vec{l}$$

$\vec{E} = -\vec{g}$

$$V_1 - V_2 = \int_1^2 \vec{E} \cdot d\vec{l} = \int_1^2 \frac{Q_1}{2\pi\epsilon_0 l} \vec{u}_1 (d\vec{u}_1 + r d\theta \vec{u}_\theta + dz \vec{u}_z)$$

$$V_1 - V_2 = \int_{R_1}^{R_2} \frac{Q_1}{2\pi\epsilon_0 l} \frac{dr}{r} = \frac{Q_1}{2\pi\epsilon_0 l} \ln \frac{R_2}{R_1} = V_1 - V_2$$

$$\text{II-5)} \quad C = \frac{Q_1}{V_1 - V_2} \text{ par définition}$$

$$\Rightarrow C = \frac{2\pi\epsilon_0 l}{\ln \frac{R_2}{R_1}}$$

$$\text{II-6)} \quad \Gamma = \frac{C}{l} \Rightarrow \Gamma = \frac{2\pi\epsilon_0}{\ln \frac{R_2}{R_1}}$$

$$\Gamma = \frac{2\pi \times 9 \cdot 10^{-12}}{\ln 5} = \frac{18\pi \cdot 10^{-12}}{1,6} = 4 \cdot 10^{-11} \text{ F.m}^{-1} = \Gamma$$

Partie III: Electrometre cylindrique:

$$\text{III-1)} \quad E_p = \frac{Q_1^2}{2C} \quad \left(E_p = \frac{1}{2} C U^2 = \frac{1}{2} C (V_1 - V_2)^2 \right)$$

avec $U = V_1 - V_2 = \frac{Q_1}{C}$

$$\text{III-2)} \quad E_p = \frac{Q_1^2}{2\Gamma l} \Rightarrow dE_p = -\frac{Q_1^2}{2\Gamma} \frac{dl}{l^2}$$

$$Q_1 = C U$$

$$\delta W = -dE_p = + \frac{Q_1^2}{2\Gamma} \frac{dl}{l^2}$$

$$\alpha \quad Q_1 = C(V_1 - V_2) = \Gamma l (V_1 - V_2) \Rightarrow \frac{Q_1}{l} = \Gamma (V_1 - V_2)$$

$$\Rightarrow \delta W = \frac{\Gamma}{2} (V_1 - V_2)^2 dl$$

$$\text{III-3)} \quad \delta W = \vec{F}_1 \cdot d\vec{l} = F_{1z} \vec{u}_z \cdot (-dl \vec{u}_z) = -F_{1z} dl$$

$\uparrow$
déplacement vers le bas

$$\Rightarrow F_{1z} = -\frac{\Gamma}{2} (V_1 - V_2)^2$$

$$\text{III-4)} \quad \underbrace{\vec{F}_1 + (m - \Delta m) \vec{g}}_{\text{plateau gauche}} = \underbrace{m \vec{g}}_{\text{plateau droit}}$$

$$\Rightarrow \vec{F}_1 = \Delta m \vec{g} \Rightarrow F_{1z} = -\Delta m g$$

$$\Rightarrow V_1 - V_2 = \sqrt{\frac{2 \Delta m g}{\Gamma}}$$

$$\text{III-5)} \quad V_1 - V_2 = \sqrt{\frac{2 \times 0,1 \cdot 10^{-3} \times 10}{4 \cdot 10^{-11}}} = \sqrt{\frac{2}{4} \cdot 10^8}$$

$$= \frac{10^4}{\sqrt{2}} = 0,7 \cdot 10^4 \text{ V}$$

$$V_1 - V_2 = 7 \cdot 10^3 \text{ V}$$

III-6) Le montage proposé permet une mesure statique basée sur l'équilibre de la balance. Il n'est donc pas adapté à la mesure d'une tension alternative.

Partie IV: Montage hétéro-statique symétrique

IV-1) cf III-3):

* sur la partie inférieure du conducteur (1) s'exerce la force: $F_{1z} = -\frac{\Gamma}{2} \left(m - \left(-\frac{V}{2}\right) \right)^2 = -\frac{\Gamma}{2} \left(m + \frac{V}{2} \right)^2$

* sur la partie supérieure du conducteur (1) s'exerce la force: $F'_{1z} = +\frac{\Gamma}{2} \left(m - \frac{V}{2} \right)^2$

$$\begin{aligned} * \Rightarrow F_z = F_{1z} + F'_{1z} &= -\frac{\Gamma}{2} \left(m + \frac{V}{2} \right)^2 + \frac{\Gamma}{2} \left(m - \frac{V}{2} \right)^2 \\ &= -\frac{\Gamma}{2} \left(m^2 + \frac{V^2}{4} + mV \right) + \frac{\Gamma}{2} \left(m^2 + \frac{V^2}{4} - mV \right) \end{aligned}$$

$$\Rightarrow F_z = -\Gamma m V$$

* équilibre de la balance: $F_z = -\Delta m g$

$$\Rightarrow \Gamma m V = \Delta m g$$

$$\Rightarrow m = \frac{\Delta m g}{\Gamma V} \propto \Delta m \Rightarrow \text{réponse linéaire}$$

$$u = \frac{\Delta m g}{\Gamma V} \Rightarrow \frac{\Delta u}{u} = \sqrt{\left(\frac{\Delta(\Delta m)}{\Delta m}\right)^2 + \left(\frac{\Delta V}{V}\right)^2}$$

⇒ l'erreur relative $\frac{\Delta u}{u}$ sur la mesure de u fait intervenir l'erreur relative $\frac{\Delta V}{V}$ liée à la tension auxiliaire $V \Rightarrow$ la sensibilité de la mesure dépend de la tension auxiliaire V .

$$\text{IV-2)} \quad u = \frac{\Delta m g}{\Gamma V} = \frac{1 \cdot 10^{-6} \times 10}{4 \cdot 10^{-11} \times 1 \cdot 10^3} = \frac{10^3}{4}$$

$$u = 3 \cdot 10^2 \text{ V}$$

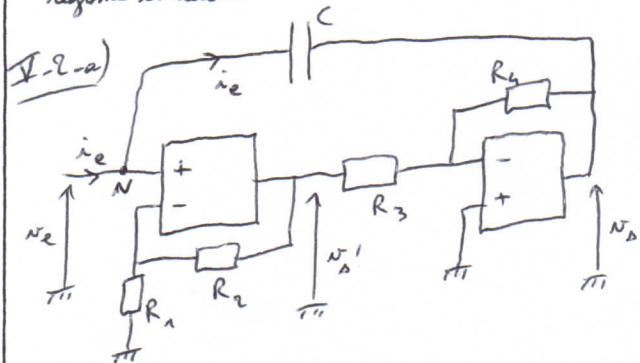
Partie V: Dipôle équivalent à un condensateur:

V-1) * Pour le 1^{er} ALI, il y a une boucle de rétroaction

entre la sortie et l'entrée inverseuse $\ominus$ par la résistance R_2 .

* Pour le 2nd ALI, il y a une boucle de rétroaction entre la sortie et l'entrée inverseuse $\ominus$ par la résistance R_4 .

* la présence de ces rétroactions sur les bornes inverseuses est un indice de fonctionnement en régime linéaire.



* ALI idéal $\Rightarrow i^+ = i^- = 0$

* régime linéaire $\Rightarrow V^+ = V^-$ (car ALI de gain ∞)

* 1^{er} ALI: $V^+ = V^- = \frac{R_1}{R_1 + R_2} V_2$
diviseur de tension ($i^- = 0$)

$$\Rightarrow \frac{V_2}{R_1 + R_2} = \frac{V^-}{R_1} \quad (1)$$

* 2nd ALI: $V^+ = 0 = V^-$

$$i^- = 0 \Rightarrow \frac{V_{A1} - V^-}{R_3} + \frac{V_A - V^-}{R_4} = 0 \Rightarrow \frac{V_{A1}}{R_3} + \frac{V_A}{R_4} = 0 \quad (2)$$

loi des nœuds

* loi des nœuds en N: $i_e = (V_e - V_A) jC\omega \quad (3)$

$$\text{or (2)} \Rightarrow \frac{V_A}{R_3} = -\frac{R_4}{R_3} \frac{V_{A1}}{R_1} = -\frac{R_4}{R_3} \frac{R_1 + R_2}{R_1} V_e \quad (1)$$

On injecte dans (3): $i_e = \frac{V_e}{R_1} jC\omega \left(1 + \frac{(R_1 + R_2)R_4}{R_1 R_3}\right)$

$$\underline{Z_e} = \frac{V_e}{i_e} = \frac{1}{jC \left(1 + \frac{(R_1 + R_2)R_4}{R_1 R_3}\right) \omega}$$

$$\text{V-2-b)} \quad \underline{Z_e} = \frac{1}{jC_e \omega}$$

$$\text{avec } C_e = C \left(1 + \frac{(R_1 + R_2)R_4}{R_1 R_3}\right)$$

$$\text{V-2-c)} \quad \frac{(R_1 + R_2)R_4}{R_1 R_3} > 0 \Rightarrow C_e > C$$

⇒ on simule ainsi un condensateur de plus grande capacité.

On peut prendre $R_1 = R_2 = R_3 = R_4 \Rightarrow C_e = 3C$.