

TEMA 1 - CORRENT CONTINU

Arnau Font

CÀRREGA ELÈCTRICA I CAMP ELÈCTRIC

$$q_e = 1.6 \cdot 10^{-19} C$$

↳ S.I.: C

↳ S.I.: N/C o V/m

$$\vec{F}_{12} = k \cdot \frac{q_1 \cdot q_2}{r_{12}^2} \cdot \hat{r}_{12}$$

$$k = 9 \cdot 10^9 \frac{N \cdot m^2}{C^2}$$

$$\hat{r}_{12} = \frac{\vec{r}_{12}}{|r_{12}|}$$

$$\vec{E}_1 = \frac{\vec{F}_{10}}{q_0}$$

$$\vec{F}_{10} = q_0 \cdot \vec{E}_1$$

* En un condensador $\rightarrow |\Delta V = \vec{E} \cdot d|$

ENERGIA POTENCIAL \rightarrow S.I.: J

$$U_B - U_A = \int_A^B (-Q \vec{E}) d\vec{l} \Rightarrow U_B - U_A = \Delta Q (V_B - V_A)$$

DIFERÈNCIA DE POTENCIAL \rightarrow S.I.: V

$$V_B - V_A = \frac{U_B - U_A}{Q} = - \int_A^B \vec{E} \cdot d\vec{l}$$

CORRENT ELÈCTRIC

$$I = \frac{\Delta Q}{\Delta t} \quad \text{↳ S.I.: I}$$

↳ S.I.: Ω

RESISTÈNCIA (Llei d'Ohm)

$$\Delta V = I \cdot R$$

$$R = \rho \cdot \frac{l}{A}$$

ρ → resistència
 l → longitud
 A → secció

POTÈNCIA ELÈCTRICA \rightarrow S.I.: W

$$P = \frac{\Delta U}{\Delta t} = \Delta V \cdot I = R \cdot I^2$$

↳ Pèrdues per efecte Joule

LLEIS KIRCHHOFF

• Llei nusos 

$$I_1 = I_2 + I_3$$

GENERADORS DE CORRENT

$$V_A - V_B = E - r \cdot I$$

$$I = \frac{E}{R+r}$$

APARELLS DE MESURA

- Amperímetre ($R_A \rightarrow 0$)
- Voltímetre ($R_V \rightarrow \infty$)
- Ohímetre (petit corrent)

T. THEVENIN

- $E_{th} \rightarrow V_A - V_B$ (circuit obert)
- $R_{th} \rightarrow R_{AB}$ (curtircuitar E)

CONDENSADORS

- Capacitat

$$C = \frac{Q}{\Delta V}$$

↳ S.I.: F

σ : dens. sup de càrrega

s : superf. · d: dist.

$\epsilon_0 : 8.84 \cdot 10^{-12} C/N$

$$E = \frac{\sigma}{\epsilon_0} \quad r = \frac{Q}{s} \rightarrow C = \frac{\epsilon_0 \cdot s}{d}$$

$$U = \frac{Q^2}{2C} \quad C' = \epsilon_r \cdot C$$

↳ ϵ_r : Permittibilitat relativa

WUOLAH

TEMA 2. CORRENT ALTERN. FORMULARI

- Transitoris:

$$U_c = \frac{1}{2} \frac{Q^2}{C}$$

$$\begin{array}{lll} I(t) = I_0 \cdot e^{-t/\tau} & \tau = R \cdot C & Q(t) = C \cdot E \cdot (1 - e^{-t/\tau}) \\ I(t) = I_0 \cdot e^{-t/\tau} & \tau = R \cdot C & Q(t) = Q_0 \cdot e^{-t/\tau} \\ I(t) = \frac{E}{R} (1 - e^{-t/\tau}) & V_L(t) = E \cdot e^{-t/\tau} & \tau = \frac{L}{R} \\ I(t) = I_0 \cdot e^{-t/\tau} & V_L = \frac{1}{2} L \cdot I_0^2 & E - V_r - V_L = 0 \end{array}$$

$$V_r = V_c$$

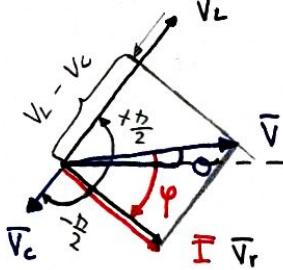
$$E - V_r - V_L = 0$$

$$V_r = V_L$$

- Circuits corrent altern:

$$V(t) = V_0 \cos(\omega t) \quad Z = \sqrt{R^2 + (L\omega - \frac{1}{C\omega})^2}$$

$$\bar{I} = \frac{\bar{V}}{Z} \quad I_0 = \frac{V_0}{Z}$$



↳ impedància

$$\tan \varphi = \frac{X}{R}$$

$$V_L \perp_{\frac{\pi}{2}}, V_c \perp_{\frac{\pi}{2}}$$

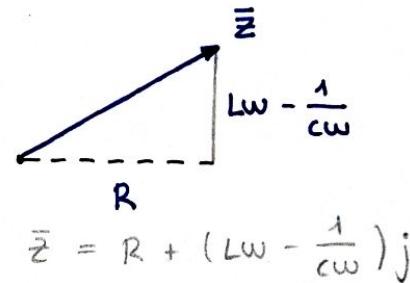
$$X_L > X_C \rightarrow \varphi > 0$$

$$X_L < X_C \rightarrow \varphi < 0$$

↳ reactància

$$X = X_L - X_C$$

r. induct r. capacativa



$$Z = R + (L\omega - \frac{1}{C\omega})j$$

- Associació d'impedàncies

$$\Sigma: \bar{Z}_{eq} = \bar{Z}_1 + \bar{Z}_2$$

$$P: \frac{1}{Z_{eq}} = \frac{1}{Z_1} + \frac{1}{Z_2}$$

- Potència en corrent altern

$$P. Activa: P = V_{ef} \cdot I_{ef} \cdot \cos \varphi (\omega) \quad P. Aparent: S = V_{ef} \cdot I_{ef} (\text{VA}) \quad P. React: Q = \sqrt{S^2 - P^2} (\text{VAR})$$

- Sèries de Fourier

$$V(t) = A_0 + \sum_{n=1}^{\infty} A_n \cdot \cos(n \omega_0 t + \alpha_n) + \sum_{n=1}^{\infty} B_n \cdot \sin(n \cdot \omega_0 \cdot t + \beta_n)$$

- Senyal quadrat

$$V(t) = V(-t) \rightarrow B_n = 0 \quad A_0 = \frac{V}{2} \quad A_n = \frac{2V}{n \cdot \pi} \cdot \sin\left(\frac{n \cdot \pi}{2}\right) \quad f_n = f_0 \cdot n$$

- Transmissió d'un senyal

$$BW = \frac{1}{Z} \quad (\text{Hz}) \quad Z = \text{ampl. pols}$$

$$Vt = \frac{1}{2Z} \quad (\text{band} = \frac{\text{bits}}{\text{s}}) \quad t(1 \text{ bit}) = 2Z$$

- Ressonància

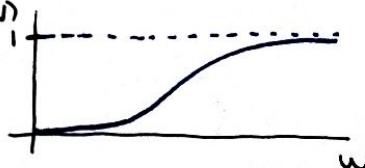
$$P_{max} \rightarrow \bar{Z} = R \perp_{90^\circ} \rightarrow \omega_0 = \sqrt{\frac{1}{CL}}$$

$$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$$

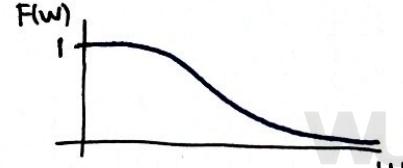
$$X' = -\frac{R^2 + X^2}{X}$$

- Circuit Filtre passaaltres

$$F(\omega) = \frac{V_{out}}{V_{in}} \quad F(\omega)$$



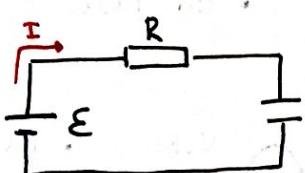
Filtre passabaixes



TEMA 2. CORRIENT ALTERN

TRANSITORIS: CIRCUIT RC I CIRCUIT RL

• Circuit RC :



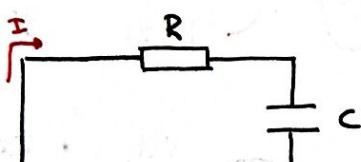
$$t=0 \quad V_C = \frac{Q}{C} = \frac{0}{C} = 0 \rightarrow V_r = E \rightarrow I = \frac{E}{R}$$

$$t=\infty \quad I_C = 0 \rightarrow V_r = 0 \rightarrow V_C = E \rightarrow Q = C \cdot E$$

→ Règim estacionari: Cond. actua com a interruptor obert.

$$E - V_r - V_C = 0$$

$$I(t) = I_0 \cdot e^{-t/\tau} \quad \tau = R \cdot C \quad Q(t) = C \cdot E \cdot (1 - e^{-t/\tau})$$



Cond. actua com a junt de tensió

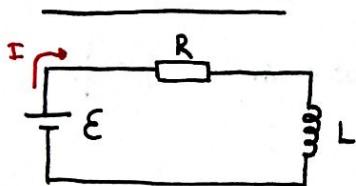
$$Q(0) = Q_A \rightarrow I(0) = \frac{V_C}{R} = \frac{Q_A}{C \cdot R}$$

$$V_r - V_C = 0$$

$$t=\infty \quad I = V_r = V_C = Q_f = 0 \rightarrow \text{Des càrrega del condensador}$$

$$I(t) = I_0 \cdot e^{-t/\tau} \quad Q(t) = Q_0 \cdot e^{-t/\tau}$$

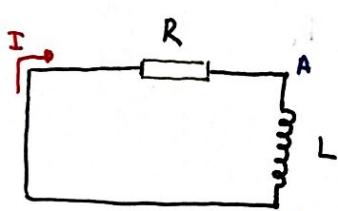
• Circuit RL



$$E - V_r - V_L = 0$$

$$t=0 \quad I = 0 \rightarrow V_r = 0 \rightarrow E = V_L$$

$$t=\infty \quad I = \frac{E}{R} \rightarrow V_r = R \cdot I \rightarrow V_L = 0$$



$$V_L(t) = E \cdot e^{-t/\tau}$$

$$\tau = \frac{L}{R}$$

$$I(t) = \frac{E}{R} (1 - e^{-t/\tau})$$

$$U_L = \frac{1}{2} \cdot L \cdot I_f^2$$

* La bobina s'encarrega d'assegurar que el circuit no tingui un corrent constant tan ràpid.

$$V_A - V_B = L \cdot \frac{dI}{dt} = -R \cdot I \quad \tau = \frac{L}{R}$$

$$I = I_0 \cdot e^{-t/\tau}$$

$$t=0 \quad I_0 = \frac{E}{R}$$

$$t=\infty \quad I_f = 0$$

$\rightarrow I_0$

$$U_R = \int_0^\infty R \cdot I^2 \cdot dt = \frac{1}{2} \cdot L \cdot \left(\frac{E}{R}\right)^2$$

$$\left[\cos(x) = \sin\left(x + \frac{\pi}{2}\right) \right]$$

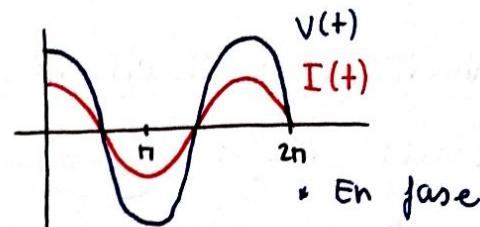
CIRCUITS CORRIENT ALTERN

Amb R: $V(t) = V_0 \cdot \cos(\omega t + \theta)$

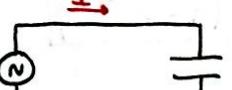


$$I(t) = \frac{V(t)}{R}$$

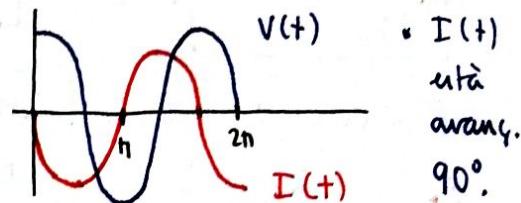
$$I(t) = \frac{V_0}{R} \cdot \cos(\omega t + \theta)$$



Amb C: $V(t) = V_0 \cdot \cos(\omega t + \theta)$



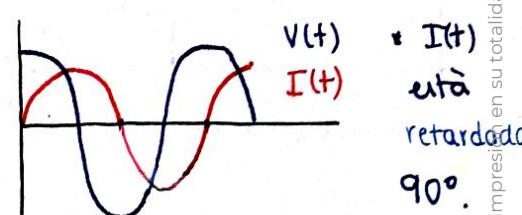
$$I(t) = C \cdot V_0 \cdot \omega \cos(\omega t + \theta + \frac{\pi}{2})$$



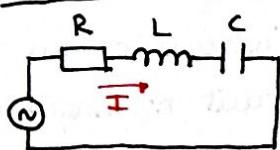
Amb L: $V(t) = V_0 \cos(\omega t + \theta)$



$$I(t) = \frac{V_0}{L\omega} \cdot \cos(\omega t + \theta - \frac{\pi}{2})$$



Circuit RLC $V(t) = V_0 \cos(\omega t + \theta)$



$$Z \text{ (impedancia)} = \sqrt{R^2 + (L\omega - \frac{1}{C\omega})^2}$$

$$\omega = 2\pi f \quad \delta = \frac{1}{f}$$

$$X \text{ (reactancia)} = X_L - X_C = L\omega - \frac{1}{C\omega}$$

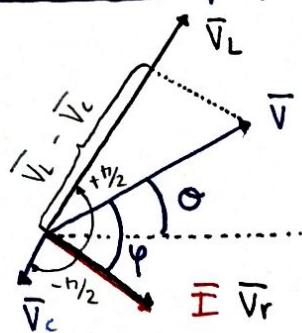
react. inductiva \downarrow react. capacitiva

$$I_0 = \frac{V_0}{\sqrt{R^2 + (L\omega - \frac{1}{C\omega})^2}} = \frac{V_0}{Z} \quad \operatorname{tg} \varphi = \frac{X_L - X_C}{R}$$

VALORS ANTERIORS AMB COMPLEXOS

$$\overline{V(t)} = \underbrace{V_0 \cdot e^{j\theta}}_{\text{FASOR}} \cdot e^{j\omega t} = \bar{V} \cdot e^{j\omega t}, \quad \overline{I(t)} = \bar{I} \cdot e^{j\omega t} \Rightarrow \bar{V} = \bar{V}_R + \bar{V}_L + \bar{V}_C$$

Representació gràfica:



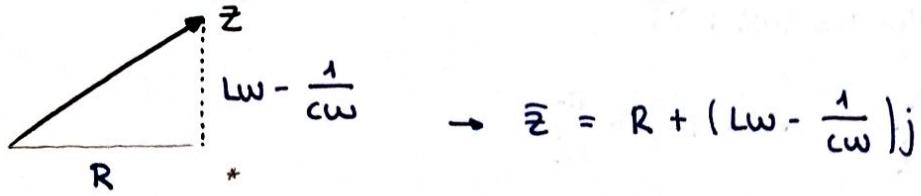
$$V = \sqrt{V_r^2 + (V_L - V_C)^2} \quad V = I_0 \cdot Z$$

$$\operatorname{tg} \varphi = \frac{X_L - X_C}{R}$$

$$X_L > X_C \rightarrow \varphi > 0$$

$$X_L < X_C \rightarrow \varphi < 0$$

• Impedància complexa: $\bar{Z} = \frac{\bar{V}}{\bar{I}} \rightarrow \bar{Z} = \frac{V_0}{I_0} \cdot e^{j\varphi}$



CIRCUITS DE CORRENT ALTERN (passos a seguir)

① $V(t) = V_0 \cos(\omega t + \theta) \rightarrow \bar{V} = V_0 \cdot e^{j\theta}$

② $\bar{Z} = z \cdot e^{j\varphi} \rightarrow \bar{Z} = R + Xj \rightarrow \tan \varphi = \frac{X}{R}$

③ Llei d'Ohm per corrent altern.

$$\bar{I} = \frac{\bar{V}}{\bar{Z}} \rightarrow \bar{I} = \frac{V_0}{Z} \cdot e^{j(\theta - \varphi)} \rightarrow I_0 = \frac{V_0}{Z}$$

$$I(t) = I_0 \cdot \cos(\omega t + \theta - \varphi)$$

$\varphi > 0 \rightarrow I$ retard. ✓

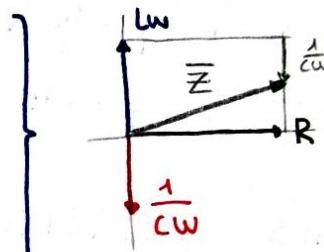
$\varphi < 0 \rightarrow I$ avanç. ✓

$\varphi = 0 \rightarrow I$ en fase amb V

$$\bar{Z}_R = R \text{ (impedància real)} \rightarrow R_{10}$$

$$\bar{Z}_L = Lw j \rightarrow Lw \underline{\text{Im}}/2$$

$$\bar{Z}_C = -\frac{1}{cw} j \rightarrow \frac{1}{cw} \underline{\text{Im}}/2$$



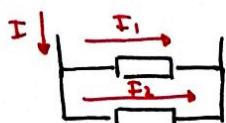
ASSOCIACIÓ D'IMPEDÀNCIES

• En sèrie: $\bar{V} = \bar{V}_1 + \bar{V}_2 = \bar{Z}_1 \cdot I + \bar{Z}_2 \cdot I$



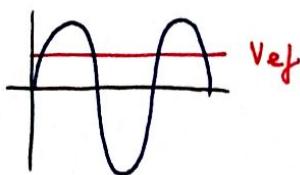
$$\boxed{\bar{Z}_{eq} = \bar{Z}_1 + \bar{Z}_2} \rightarrow \bar{V} = \bar{Z}_{eq} \cdot I$$

• En paral·lel $\bar{I} = \bar{I}_1 + \bar{I}_2 = \frac{\bar{V}}{\bar{Z}_1} + \frac{\bar{V}}{\bar{Z}_2} = \frac{\bar{V}}{\bar{Z}_{eq}}$



$$\boxed{\bar{Z}_{eq} = \frac{1}{\frac{1}{\bar{Z}_1} + \frac{1}{\bar{Z}_2}}}$$

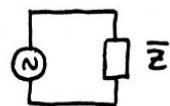
VALOR EFICACIA



$$V(t) = V_0 \cos(\omega t + \phi)$$

$$V_{ef} = \frac{V_0}{\sqrt{2}} \rightarrow I_{ef} = \frac{I_0}{\sqrt{2}}$$

POTÈNCIA EN CORRIENT ALTERN



$$V(t) = V_0 \cos(\omega t + \phi)$$

$$I(t) = I_0 \cos(\omega t + \phi - \psi)$$

$$\bar{Z} = Z_0 \cdot e^{j\psi}$$

$$P(t) = V(t) \cdot I(t)$$

$$P(t) = \frac{V_0 \cdot I_0}{2} \cdot (\cos \psi + \cos(2\omega t + 2\phi - \psi))$$

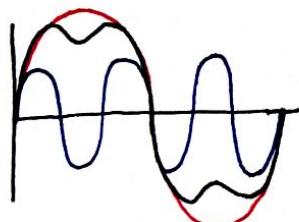
$$P = V_{ef} \cdot I_{ef} \cdot \cos \psi \quad P. \text{ Activa (W)}$$

$$\cos \psi = \frac{R}{Z} \quad (\text{factor de potència})$$

$$S = V_{ef} \cdot I_{ef} \quad P. \text{ Aparent (V.A)}$$

$$Q = \sqrt{S^2 - P^2} \quad P. \text{ Reactiva (Var)}$$

SENYALS PERIÒDICS



$$s(t) = \sin \omega t$$

$$s(t) = \frac{1}{3} \sin 3\omega t$$

$$s(t) = \sin \omega t + \frac{1}{3} \sin 3\omega t$$

En fer la suma veiem com s'aproxima a un senyal quadrat.

SÈRIES DE FOURIER

Tota funció periòdica es pot enxovar:

$$V(t) = A_0 + \sum_{n=1}^{\infty} A_n \cos(n \cdot \omega_0 \cdot t + \alpha_n) + \sum_{n=1}^{\infty} B_n \sin(n \cdot \omega_0 \cdot t + \beta_n)$$

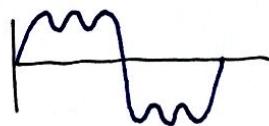
$$V(t) = V(-t) \rightarrow B_n = 0 \quad i \quad \alpha_n = 0, \pi$$

$$V(t) = -V(-t) \rightarrow A_n = 0 \quad i \quad \beta_n = 0, \pi$$

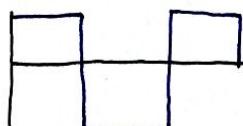
• Exemples



2 termes



3 termes



∞ termes

SENYAL QUADRAT

• si $V(+)=V(-t) \rightarrow B_n=0$ $A_0 = \frac{V}{2}$ $A_n = \frac{2V}{n \cdot \pi} \sin\left(\frac{n\pi}{2}\right)$

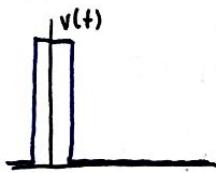
↳ Desenv. de Fourier:

$$V(t) = \frac{V}{2} + \frac{2V}{\pi} \cos(\omega_0 \cdot t) - \frac{2V}{3\pi} \cos(3\omega_0 t) + \dots = \frac{V}{2} + \frac{2V}{\pi} \cos(\omega t) + \frac{2V}{3\pi} \cos(3\omega t + \pi)$$

SUCCESSION DE POLSOS

$$A_0 = \frac{V \cdot z}{T} \quad A_n = \frac{2Vz}{T} \cdot \frac{\sin\left(\frac{n\omega_0 z}{2}\right)}{\left(\frac{n\omega_0 z}{2}\right)}$$

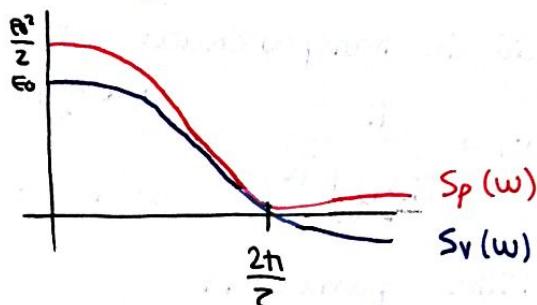
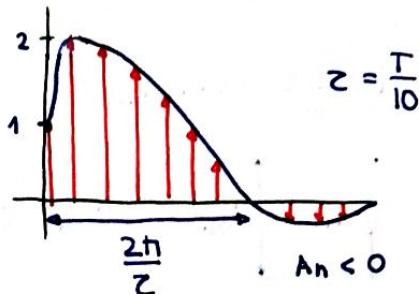
UN ÚNIC POLS (Transmissió)



$$T \rightarrow \infty \quad n \cdot \omega_0 \rightarrow \infty$$

$$A(\omega) = E_0 \cdot \frac{\sin\left(\frac{\omega z}{2}\right)}{\left(\frac{\omega z}{2}\right)}$$

$$E_0 = 2Vz$$



« Espectre de freqüències
de l'energia d'un pols.

TRANSMISSIÓ D'UN SENYAL

• Amplada de banda (BW)

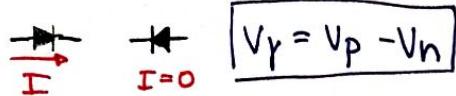
$$\omega = 2\pi/z \quad z = \text{amplada polsos} \rightarrow \boxed{BW = \frac{1}{z}} \text{ (Hz)}$$

• Velocitat de transmissió (Vt)

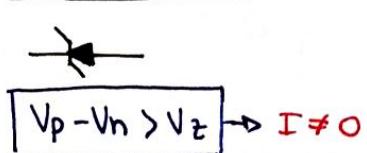
$$1 \text{ bit} \rightarrow 2z \Rightarrow \boxed{Vt = \frac{1}{2z}} \text{ (band) } \frac{\text{bit}}{\text{s}}$$

FÍSICA TEMA 3. ELÈCTRÒNICA I PORTES LÒGQUES. FORMULARI

• Diòdes



• Diòde zener



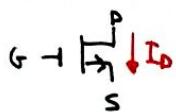
Circuit lim. tensió:

$$\begin{aligned} E_{th} &\geq V_Z & R_{lora} \\ E_{min} &= V_Z \cdot \frac{R + R_C}{R_C} & R_{en par.} \end{aligned}$$

$$P_Z = V_Z \cdot I_Z \rightarrow E \cdot I = R \cdot I^2 + R_C \cdot I_C^2 + V_Z \cdot I_Z$$

• Transistors

N-MOS:



$$1) V_{GS} \leq V_t \quad (\text{V}_t \text{ en N-MOS es } > 0) \rightarrow I_D = 0 \rightarrow \text{OFF}$$

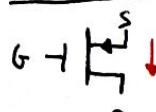
(V_{DS} molt petit)

$$2) V_{GS} > V_t \quad i \quad V_{DS} < V_{GS} - V_t \rightarrow \text{Resistència ohmica}$$

$$r_{DS} = \frac{V_{DS}}{I_D}$$

$$3) V_{GS} > V_t \quad i \quad V_{DS} > V_{GS} - V_t \rightarrow \text{Resistència saturació (I ct.)}$$

P-MOS:



$$1) V_{GS} \geq V_t \quad (\text{V}_t \text{ en P-MOS es } < 0) \rightarrow I_D = 0 \rightarrow \text{OFF}$$

$$2) V_{GS} < V_t \quad i \quad V_{DS} > V_{GS} - V_t \rightarrow \text{Resistència ohmica}$$

$$3) V_{GS} < V_t \quad i \quad V_{DS} < V_{GS} - V_t \rightarrow \text{Resistència saturació (I ct.)}$$

$$\hookrightarrow \text{Intensitats: R. ohmica} \rightarrow I_D = \beta [V_{DS} (V_{GS} - V_t) - \frac{V_{DS}^2}{2}]$$

$$\text{R. saturació} \rightarrow I_D = \frac{\beta}{2} (V_{GS} - V_t)^2$$

$$\hookrightarrow \text{Portes lògiques: P-MOS: } \begin{cases} SV \rightarrow \text{OFF} \\ OV \rightarrow \text{ON} \end{cases} \quad \text{N-MOS: } \begin{cases} SV \rightarrow \text{ON} \\ OV \rightarrow \text{OFF} \end{cases}$$

C-MOS:

3 estats dif: ① N Sat, P ohm ② N Sat, P Sat ③ N ohm, P Sat

$$* V_{GS}^N \leq V_t \rightarrow N \text{ en TALL} ; V_{GS}^P \geq V_t \rightarrow P \text{ en TALL} \quad \left. \begin{array}{l} V_{DS}^N = V_0 \\ V_{GS}^N = V_i \end{array} \right\}$$

$$* V_0 < V_i - V_t \rightarrow N \text{ en OHM} ; V_0 > V_i - V_t \rightarrow P \text{ en OHM}$$

• Retard i potència

$$t_{PHL} = 1.7 \cdot \frac{C}{V_{DD} \cdot \beta_N}, t_{PLH} = 1.7 \cdot \frac{C}{V_{DD} \cdot \beta_P} \rightarrow t_p = \frac{T_{PHL} + T_{PLH}}{2}$$

$$V(t) = V_{DD} \cdot e^{-t/\tau} \text{ (descàrrega)} \quad V(t) = V_{DD} (1 - e^{-t/\tau}) \text{ (càrrega)} \quad | t_p = \tau \cdot \ln 2$$

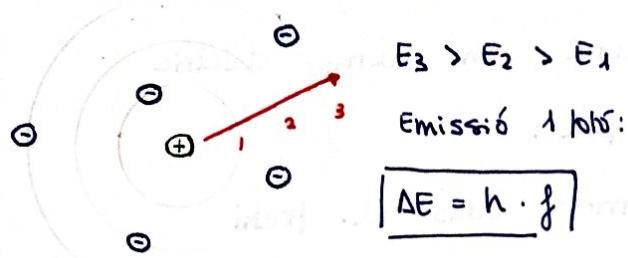
$$| P = V_{DD}^2 \cdot C \cdot f | \quad C = \frac{Q}{\Delta V} \rightarrow Q = C \cdot \frac{V_{DD}}{2}$$

$$| DP = P \cdot t_p | \quad (\text{Energia consumida en un cicle})$$

FÍSICA. TEMA 3. ELECTRÒNICA I PORTES LÒGİQUES

ESTRUCTURA ELECTRÒNICA DELS ATOMS

- Model atòmic de Bohr: • Nivells electr. quantitzats



↳ Menor energia \Rightarrow Més proper al Nucl.

Schrödinger \rightarrow Orbitals

• Principi d'exclusió de Pauli (un el.)
no pot estar en dos llocs alhora)

TEORIA DE LA CONDUCCIÓ

- Semiconductors intrínsecos \rightarrow Silici (Si), Germani (Ge)

- Conducció per forats a la banda de valència

↳ Presenten problemes amb la temperatura. Solució? DOPAR-LOS.

- Semiconductors extrínsecos \rightarrow Bor (B), Antimoni (Sb)

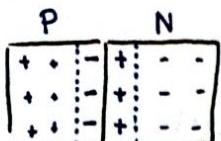
- Amb el Si i el Ge, el que passava era que els faltava un electró a la capa de valència per estar estables. Ara, amb l'antimoni, en té un de més, i estarà estable quan s'alliberi un electró.

I amb el bor, que en té un de menys, estarà estable quan en rebi un.

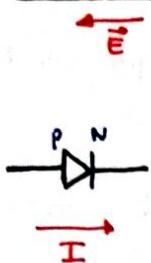
- Sb \rightarrow Semiconductor tipus N (ric en electrons)

B \rightarrow Semiconductor tipus P (ric en "forats")

DÍODE D'UNIÓ P-N



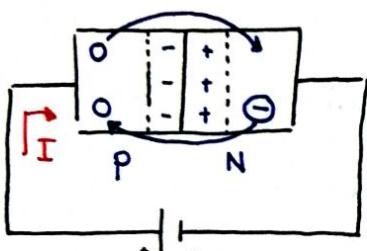
- Quan posem en contacte els dos semiconductors, els electrons tendiran a omplir els "forats".



- Aquest moviment crearà un camp elèctric a la regió central que:

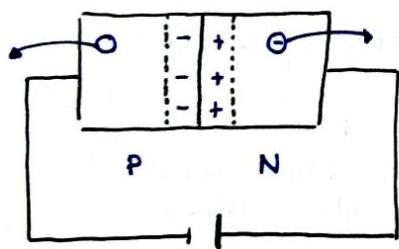
- Farà que el mov. dels el. freni
- Crearà una diferència de potencial.

POLARITZACIÓ DIRECTA



→ Hi haurà forats capaços d'atravessar la unió i contribuir al corrent del circuit. Els electrons es mouen en sentit oposat al corrent. → Hi HA I

POLARITZACIÓ INVERSA



→ D'aquesta manera es van acumulant "forats" i electrons. Hi haurà un corrent molt petit, però es considerarà com si fos un interruptor obert → $I = 0$

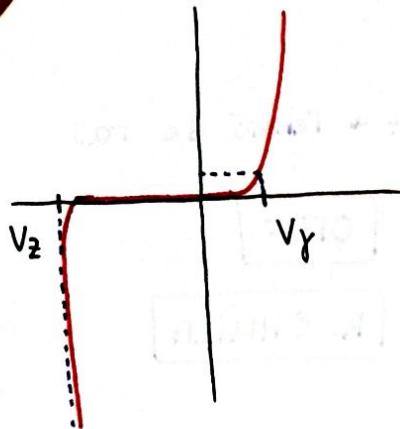
DÍODE LED (Light Emitting Diode)

- La diferència d'energia que es produeix en la recombinació dels electrons en alguns materials es transforma en llum.

Propietats:

- Baixa potència
- Temps de resposta curt
- Llarga vida
- Amplia gamma de colors
- Llum divergent i incoherent.

ODE ZENER



El diode zener, polaritzat inversament, actua com a limitador de tensió.

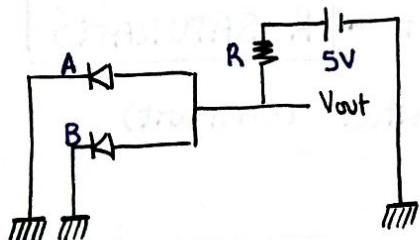


$V_F - V_c \leq V_z \rightarrow$ No conduceix \rightarrow Interruptor obert.

$V_F - V_c > V_z \rightarrow$ Conduceix $\rightarrow I_z \neq 0$

* PORTES LÒGİQUES (Amb diòdels)

$$\begin{cases} 0V \rightarrow 0 \\ 5V \rightarrow 1 \end{cases}$$

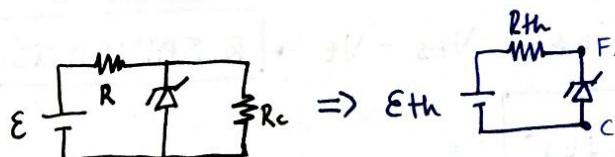


- Polarització inversa $\rightarrow I = 0$
- Polarització directa $\rightarrow I \neq 0 \rightarrow V_p - V_n = V_F$

↳ Exemple de porta AND

A	B	V_A	V_B	(A)	(B)	I	Vout	OUT
0	0	0V	0V	P.D.	P.D.	$I \neq 0$	$V_F = 0.7V$	0
0	1	0V	5V	P.D.	P.E.	$I \neq 0$	$V_F = 0.7V$	0
1	0	5V	0V	P.I.	P.D.	$I \neq 0$	$V_F = 0.7V$	0
1	1	5V	5V	P.I.	P.I.	$I = 0$	5V	1

* Circuit limitador de tensió



$$\left. \begin{aligned} E_{th} &= R_c \cdot \frac{E}{R + R_c} \\ E_{th} &\geq V_z \end{aligned} \right\} E \geq V_z \cdot \frac{R + R_c}{R_c}$$

Potència dissipada:

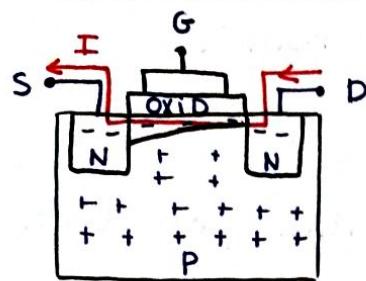
$$P_z = V_z \cdot I_z$$

$$E \cdot I = R \cdot I^2 + R_c \cdot I_c^2 + V_z \cdot I_z$$

$$E_{minz} = V_z \cdot \frac{R + R_c}{R_c}$$

TRANSISTORS.

TRANSISTOR N-MOS



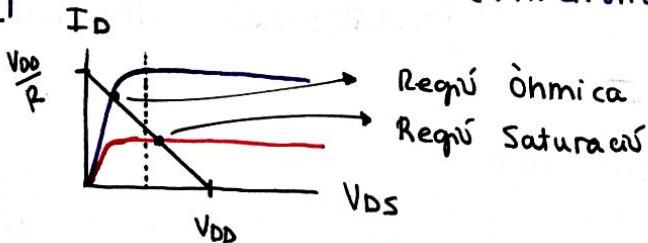
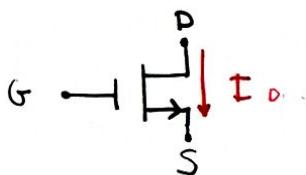
S → Font , D → Drenador , V_t → Tensió de tall

• Aquí é positiva

- ① V_{GS} ≤ V_t → I_D = 0 → OFF
- ② V_{GS} > V_t i V_{GD} > V_t → R. ÒHMICA
- $I_D = \beta [V_{DS} (V_{GS} - V_t) - \frac{V_{DS}^2}{2}]$
- $\begin{cases} V_{DS} = 0 \rightarrow I_D = 0 \\ V_{DS} > 0 \rightarrow 0 < V_{DS} < V_{GS} - V_t \end{cases}$

③ V_{DS} > V_{GS} - V_t → V_{GD} < V_t → R. SATURACIÓ

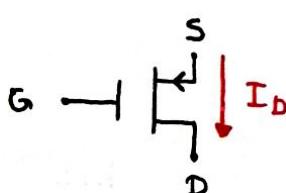
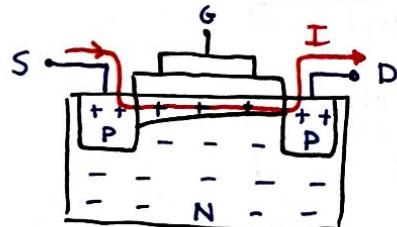
(Intensitat constant)



$$r_{DS} = \frac{V_{DS}}{I_D}$$

↳ Quan V_{DS} sigui petit
i en pequer ignorar

TRANSISTOR P-MOS



• Aquí é negativa.

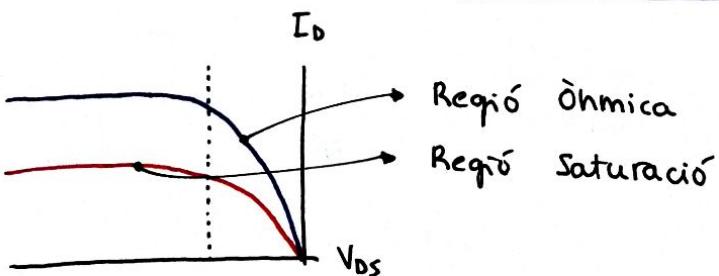
- ① V_{GS} ≥ V_t → I_D = 0 → OFF

- ② V_{GS} < V_t i V_{DS} > V_{GS} - V_t → R. ÒHMICA

$$I_D = \beta \cdot [(V_{GS} - V_t) \cdot V_{DS} - \frac{V_{DS}^2}{2}]$$

- ③ V_{GS} < V_t i V_{DS} < V_{GS} - V_t → R. SATURACIÓ

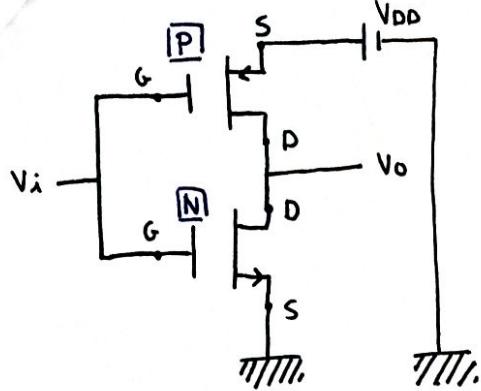
$$I_D = \frac{\beta}{2} (V_{GS} - V_t)^2$$



* Portes lògiques:

$$\begin{aligned} T.P &\left\{ \begin{array}{l} SV \rightarrow OFF \\ OV \rightarrow ON \end{array} \right. \\ T.N &\left\{ \begin{array}{l} SV \rightarrow ON \\ OV \rightarrow OFF \end{array} \right. \end{aligned}$$

TRANSISTOR C-MOS

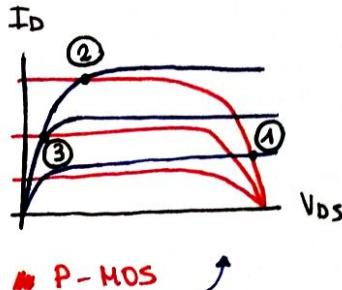


$$\rightarrow \underline{\text{N-MOS}}: \quad V_{GS}^N = V_i \quad V_{DS}^N = V_o$$

$$\rightarrow \underline{\text{P-MOS}}: \quad V_{GS}^P = V_i - V_{DD}$$

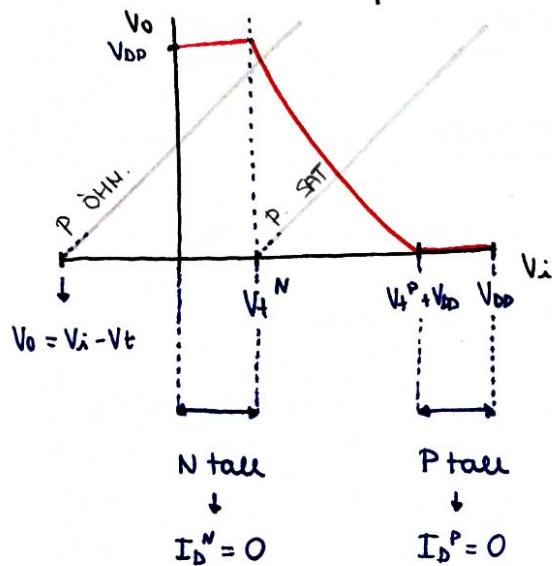
$$V_{DS}^P = V_o - V_{DD}$$

$$\rightarrow V_{DS}^N = V_{DS}^P + V_{DD}$$



- ① → N Saturació, P Òhmica
- ② → N Saturació, P Saturació
- ③ → P Òhmica, N Saturació

Corba de transparència:



$$\rightarrow V_{GS}^N \leq V_t \rightarrow \text{tall} \rightarrow V_i \leq V_t^N \rightarrow \text{TALL (N-MOS)}$$

$$\rightarrow V_{GS}^P \geq V_t \rightarrow \text{tall} \rightarrow V_i \geq V_t^P + V_{DD} \rightarrow \text{TALL (P-MOS)}$$

$$\rightarrow V_{DS}^N < V_{GS}^N - V_t \rightarrow R. ÒHMICA (N-MOS)$$

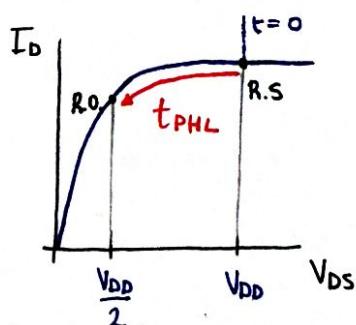
$$\downarrow \quad \downarrow$$

$$V_0 < V_i - V_t$$

$$\rightarrow V_{DS}^P > V_{GS}^P - V_t \rightarrow R. ÒHMICA (P-MOS)$$

$$V_0 > V_i - V_t$$

RETARD I POTÈNCIA



t_{PHL} : temps propagació "High to Low"

$$t_{PHL} = 1.7 \cdot \frac{C}{V_{DD} \cdot \beta_N}$$

$$t_{PLH} = 1.7 \cdot \frac{C}{V_{DD} \cdot \beta_P}$$

Es diu que el T_p és $T_p = \frac{t_{PHL} + t_{PLH}}{2}$

Descàrrega

$$V(t) = V_{DD} \cdot e^{-t/\tau}$$

$$V(t) = V_{DD} \cdot (1 - e^{-t/\tau})$$

$$t_p = \tau \cdot \ln 2$$

Potència:

$$P = V_{DD}^2 \cdot C \cdot f$$

$$DP = P \cdot T_p \quad (\mu J)$$

Energia consumida en un cicle pel transistor.

T4. ONES. FÒRMULARI

Ones harmòniques

$$y(x, t) = A \sin(kx \pm \omega t + \varphi)$$

+ va cap a l'esquerra
- va cap a la dreta

$$k = \frac{2\pi}{\lambda} \text{ (m}^{-1}\text{)} \quad T = \frac{\lambda}{v} \text{ (s)} \rightarrow v = \lambda \cdot f \text{ (m/s)} \quad \omega = 2\pi f$$

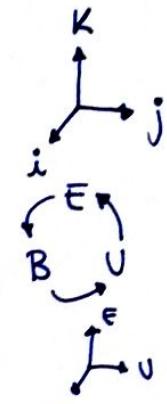
$$c = \lambda \cdot f \text{ (ones electr.)}$$

Ones electromagnètiques

$$v = \frac{1}{\sqrt{\epsilon_0 \mu_0}} \quad \epsilon_0 = 8.854 \cdot 10^{-12} \frac{C^2}{N \cdot m} \quad \mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7} \frac{T \cdot m}{A}$$

$$\epsilon_0 = B_0 \cdot C_0 \quad \vec{E} = c(\vec{B} \times \vec{V})$$

$$\vec{V} = \frac{\vec{E} \times \vec{B}}{|E \times B|} \rightarrow \vec{B} = \frac{1}{c} (\vec{V} \times \vec{E})$$



$$\vec{E}(x, t) = E_0 \sin(kx \pm \omega t + \varphi) \left(\frac{V}{m} \right) \quad \text{Camp elèctric}$$

$$\vec{B}(x, t) = B_0 \sin(kx \pm \omega t + \varphi) \text{ (T)} \quad \text{Camp magnètic}$$

$$E_f = h \cdot f \quad h = 6.626 \cdot 10^{-34} \text{ J.S} \quad \rightarrow E \propto f$$

$$\text{Oneu eufèniques} \quad P = E_0 I \cdot \text{tolans/s}$$

→ Així es pot substituir per E_0 :

$$I = \frac{P}{S}, \text{ on } S = 4\pi r^2 \text{ (sup } E_f \text{)}$$

$$\frac{A_1}{A_2} = \frac{r_2}{r_1}, \quad \frac{I_1}{I_2} = \frac{r_2^2}{r_1^2}$$

$$\frac{E_1}{E_2} = \frac{r_1}{r_2}$$

$$\eta_E = \frac{\epsilon_0 \cdot E^2}{2} = \eta_B = \frac{B^2}{2\mu_0}$$

$$I = c \cdot \eta \rightarrow I_E = \frac{\epsilon_0 \cdot E^2 \cdot c}{2}, \quad I_B = \frac{c \cdot B^2}{2\mu_0}$$

$$\text{Vector Poynting} \quad \vec{s} = \frac{\vec{E} \times \vec{B}}{\mu_0}, \quad I = \langle |\vec{s}| \rangle, \quad \langle \eta \rangle = \frac{I}{c} = \frac{\langle |\vec{s}| \rangle}{c}$$

Polarització

$$I_1 = \frac{I_0}{2}, \quad I_n = I_{n-1} \cdot \cos^2 \theta$$

$$E_{\perp} = \frac{E_0}{\sqrt{2}}, \quad B_{\perp} = \frac{B_0}{\sqrt{2}} \quad \rightarrow I = \frac{E \cdot B}{2\mu_0}$$

Reflexió i refracció, reflex $\alpha_1 = \alpha_r$

fibr. òptiques $\beta \geq \alpha_c$

$$\text{refració} \quad n_1 \cdot \sin \alpha_1 = n_2 \cdot \sin \alpha_2, \quad \sin \alpha_c = \frac{n_2}{n_1}$$

$$\alpha_i - \beta = 90^\circ - \alpha_i$$

Interferències: $2A \cos \frac{k \cdot \Delta x}{2}$ pot variar

Exp. Young

$$\text{Constructiva} \rightarrow k \cdot \Delta x = 2n \cdot n \rightarrow \Delta x = \lambda \cdot n$$

$$d = \frac{1}{N \sin \theta}, \quad d = \frac{\lambda \cdot \sqrt{\Delta x^2 + D^2}}{\Delta x}$$

$$\text{Destructiva} \rightarrow k \cdot \Delta x = n \cdot (2n+1) \rightarrow \Delta x = (2n+1) \frac{\lambda}{2}$$

$$\sin \varphi = \frac{\Delta y}{D}$$

Memòries òptiques

$$\left. \begin{array}{l} V_p = \frac{c}{n_p} \\ \lambda_p = \frac{\lambda}{n_p} \end{array} \right\} d = \frac{\lambda}{4}$$

Podem observar la d quan hi ha Int. Destr.

$$k \cdot \Delta x = \pi, \text{ on } \Delta x = 2d \text{ i } k = \frac{2\pi}{\lambda}$$

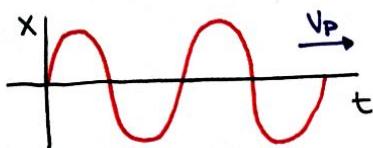
$$\frac{2\pi}{\lambda} \cdot 2d = \pi \rightarrow d = \frac{\lambda}{4}$$

TEMA 4. ONES

TIPOS D'ONES . FUNCIONES D'ONES

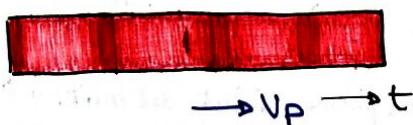
ona: perturbación que se propaga que no implica transporte de masa, sinó d'energia i quantitat de moviment.

Onde transversals: Moviment perp. a la velocitat de propagació.



$$y(x,t) = y_{\max} \cdot \sin(kx - \omega t - \phi)$$

Onde longitudinals: Moviment paral·lel a la velocitat de prop.



$$x_i(t) = x_{eq} + s_0 \cdot \cos(\omega t - kx + \phi)$$

* No hem treballat amb aquestes.

Onde combinades: Es propaguen tant verticalment com horizontalment.

$$x = x_{eq} + A \cos(\omega t - kx_{eq}) \quad y = A \sin(\omega t - kx_{eq})$$

Superficie / front d'ona: conjunt de punts on l'ona arriba simultàniament

Classificació: $\begin{cases} \text{Mecàniques} \rightarrow \text{Necessiten medi i la propag. varia en aquest} \\ \text{Electromagnètiques} \rightarrow \text{No Nec. Medi, associades a un camp elèctric } (\vec{E}) \text{ i a un camp magnètic } (\vec{B}), \text{ onde transv.} \end{cases}$

Funcions d'ona: poden propagar-se cap a la dreta o cap a l'esq.

$$\text{Dreta} \rightarrow (x - vt) ; \text{Esquerra} (x + vt)$$

Equacions d'ona:

$$\frac{\partial^2 y}{\partial x^2} = \frac{1}{v^2} \cdot \frac{\partial^2 y}{\partial t^2}$$

$$v = \text{Vel. prop. ona}$$

ONES HARMÒNIQUES

$$y(x,t) = A \sin(k(x - vt) + \phi)$$

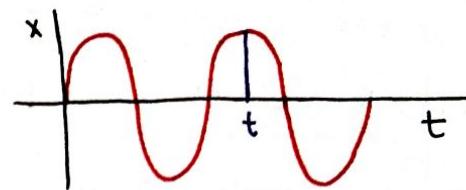
Fase inicial

Amplitud FASE

\leftarrow Nombre d'ones

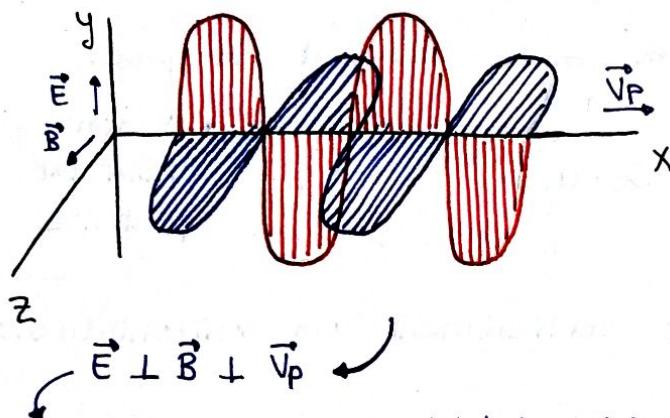
$k = \frac{2\pi}{\lambda} \text{ (m}^{-1}\text{)}$ $T = \frac{\lambda}{v} \text{ (s)}$ $f = \frac{1}{T} \text{ (Hz)}$

$v = \lambda \cdot f$



$$\begin{array}{ll} t = 0; & t = t; \\ \phi = 0; & k(x - vt) = \pi/4; \\ A = 0; & A = A \end{array}$$

ONES ELECTROMAGNETIQUES



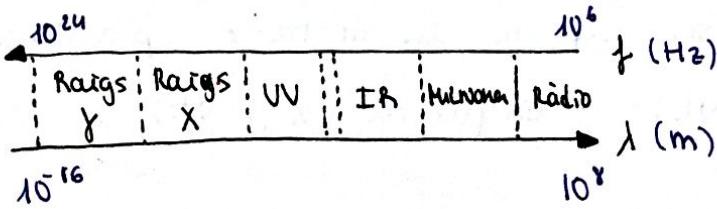
$E = B \cdot c$ $\rightarrow E: \text{Mòdul C. El.}$ $B: \text{Mòdul C. Mag.} \rightarrow \text{PRODUCTE VECTORIAL}$ (Quan agafem el $c: \text{Mòdul } v_p = c$ vector sençor)

$$\vec{J} = \frac{\vec{E} \times \vec{B}}{|E \times B|} \quad (\vec{J} \text{ vector unitari})$$

$$\vec{E} = c(\vec{B} \times \vec{J})$$

$$\vec{B}_c = \frac{1}{c}(\vec{E} \times \vec{J})$$

Espectre electromagnètic

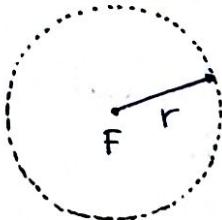


$$c = \lambda \cdot f$$

$$E = h \cdot f$$

$$h = 6.63 \cdot 10^{-34} \text{ J.s}$$

Onde eòtiques, $F = \text{Focus}$, $r = \text{radi}$.



Intensitat de la ona

$$I = \frac{P}{4\pi r^2}$$

$\frac{W}{m^2}$

Densitat d'energia: η_E (Dens. en. camp Elèctric)

η_B (Dens. en. camp Magnètic)

• Rel. entre η_E i η_B ?

$$\frac{1}{c^2} = \epsilon_0 \cdot \mu_0$$

$$\eta_E = \frac{1}{2} \cdot (\epsilon_0 \cdot E \cdot B \cdot c) \cdot \frac{\mu_0}{\mu_0}$$

$$= \frac{1}{2} \cdot \cancel{C} \cdot E \cdot B \cdot \cancel{\lambda} \cdot \frac{1}{\mu_0}$$

$$= \frac{1}{2} \cdot \frac{B^2}{\mu_0} = \eta_B \rightarrow \eta_E = \eta_B$$

$$\eta_E = \frac{\epsilon_0 \cdot E^2}{2} \quad J/m^3$$

$$\eta_B = \frac{B^2}{2 \mu_0} \quad J/m^3$$

$$\eta = \eta_E + \eta_B \quad \left| \eta = \frac{E \cdot B}{c \cdot \mu_0} \right| \quad J/m^3$$

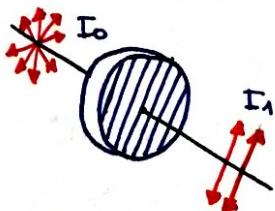
• Vector de Poynting

$$\vec{S} = \frac{\vec{E} \times \vec{B}}{\mu_0} \quad \begin{pmatrix} \text{Mataixa direcció que } \vec{J} \\ \text{J/m}^3 \cdot \text{m/s} = \text{J/s} \cdot \text{A/m}^2 = \frac{\text{W}}{\text{m}^2} \end{pmatrix} \rightarrow \text{Mataixen unitats}$$

$$I = \langle |\vec{S}| \rangle \quad \langle \eta \rangle = \frac{I}{c} = \frac{\langle |\vec{S}| \rangle}{c}$$

POLARITZACIÓ

• Absorció: llum natural: $\phi = 0 \dots 2\pi$ llum lin. polaritzada: $\phi = \text{constant}$



$$I_0 = \langle \frac{EB}{\mu_0} \rangle = \langle \frac{E^2}{c\mu_0} \rangle \quad I_1 = \langle \frac{E^2}{2c\mu_0} \rangle \rightarrow I_1 = \frac{I_0}{2}$$

→ En el pas de llum natural a polaritzada, la I es redueix a la meitat. A partir d'aquí,

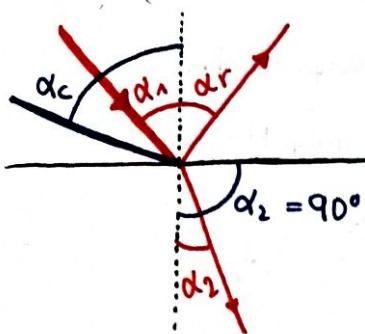
$$I_n = I_{n-1} \cdot \cos \theta, \text{ on } \theta \text{ és la dif. d'angle de la polarització.}$$

Cristall líquid i LCD:

Llum laser:

REFLEXIÓ I REFRACCIÓ . FIBRES ÒPTIQUES

Velocitat de propagació en un medi: $v_n = \frac{c}{n}$, n = index refractiv del medi.



α_1 : angle incid.

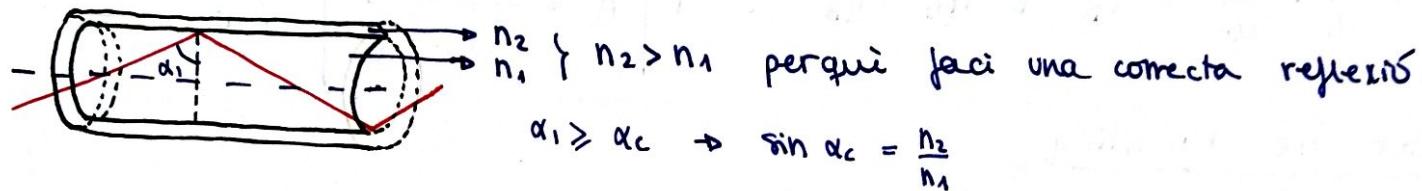
α_2 : angle reflectat

α_r : angle reflectat $\Rightarrow \alpha_1 = \alpha_r$

Usi Snell: $n_1 \cdot \sin(\alpha_1) = n_2 \cdot \sin(\alpha_2)$

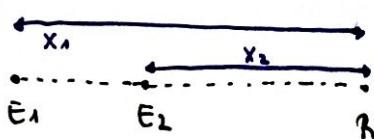
$\alpha_1 \geq \alpha_c \rightarrow$ Reflexió total interna α_c : Es l'α tq. $\alpha_i = 90^\circ \Rightarrow \sin \alpha_c = \frac{n_2}{n_1}$

Fibres Òptiques



$$\alpha_1 \geq \alpha_c \rightarrow \sin \alpha_c = \frac{n_2}{n_1}$$

INTERFERÈNCIES



$$\Psi_1 = A \sin(kx_1 - wt) \quad \Psi_2 = A \sin(kx_2 - wt)$$

$$\Psi_1 + \Psi_2 = 2A \cos \frac{k(x_1 - x_2)}{2} \cdot \sin \left(\frac{k(x_1 - x_2)}{2} - wt \right)$$

$|AT| = 2A$: Interf. constructiva A varia en funció de Δx constant

$$|\Delta x| = \lambda \cdot n \quad n \in \mathbb{Z} \quad \rightarrow k \cdot \Delta x = 2\pi \cdot n \quad (n=0) \rightarrow k \cdot \Delta x = 0 *$$

$|AT| = 0$: Interf. destructiva

$$|\Delta x| = (2n+1) \cdot \frac{\lambda}{2} \quad n \in \mathbb{Z} \quad \rightarrow k \cdot \Delta x = (2n+1) \cdot \pi \quad (n=0) \rightarrow k \cdot \Delta x = \pi *$$

MEMÒRIES ÒPTIQUES

① I. Destructiva perquè $\Delta x = 2d$

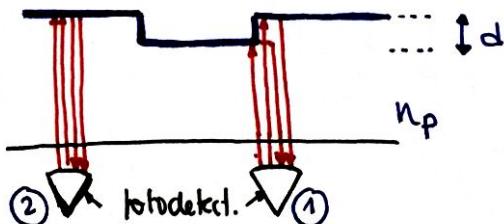
$$\lambda = 750 \text{ nm} \quad (llum I.R) \quad n_p = 1.5$$

$$v_p = \frac{c}{n_p}, \quad \lambda_p = \frac{\lambda}{n_p} \Rightarrow d = \frac{\lambda}{4n_p} = \frac{\lambda \cdot n_p}{4n_p^2}$$

$$d = \frac{\lambda}{4}; \quad A més \quad K \cdot \Delta x = n^* \quad (\text{Int. destruct.})$$

$$\frac{2\pi}{\lambda} \cdot 2d = K$$

$$\Rightarrow d = \frac{\lambda}{4}$$



② I. Constructiva perquè $\Delta x = 0$

$$K \cdot \Delta x = 0 \quad \checkmark *$$