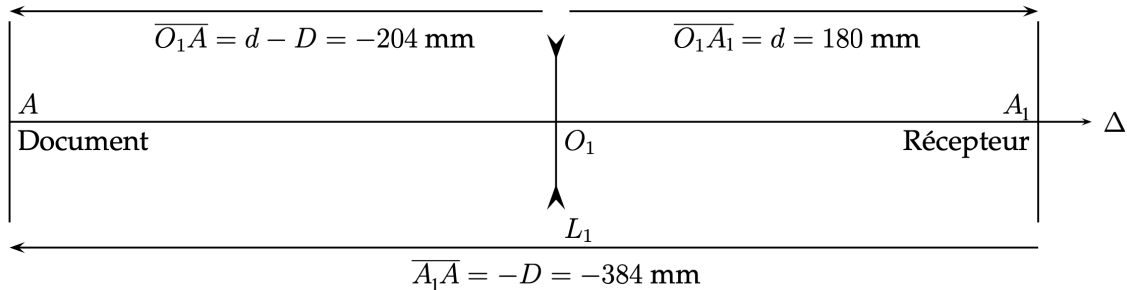


OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE ET ÉLECTROKINÉTIQUE

I. Objectif de photocopieur



I.1 Soit A_1 l'image de A par la lentille L_1 : $A \xrightarrow{L_1} A_1$

En orientant l'axe optique du système optique dans le sens de propagation de la lumière (de A vers le récepteur), pour que A_1 soit sur le récepteur, il faudrait :

$$\overline{O_1A_1} = d > 0 \text{ (image réelle) pour } \overline{O_1A} = d - D < 0 \text{ (objet réel)}$$

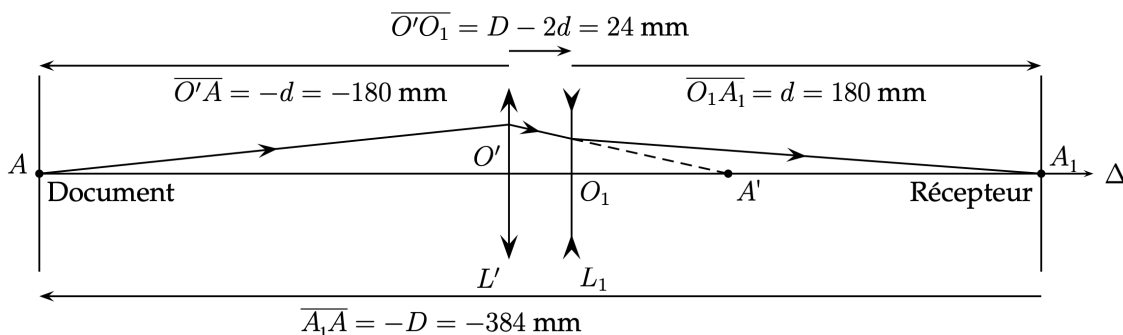
Or
$$\frac{1}{\overline{O_1A_1}} = \frac{1}{\overline{O_1A}} + \frac{1}{f'_1}$$

Comme $f'_1 < 0$ et $\overline{O_1A} < 0$, on a forcément $\overline{O_1A_1} < 0$, donc une image virtuelle.

Il est donc impossible de d'obtenir une image réelle à partir d'un objet réel avec une lentille divergente et

A_1 ne peut pas se trouver en sur le récepteur.

I.2 Ajout de L' (qui s'avérera convergente), on complète la figure de l'énoncé pour plus de lisibilité.



I.2.a On note A' l'image de A par L' , A_1 est l'image de A' par L_1 :

$$A \xrightarrow{(L', O', f')} A' \xrightarrow{(L_1, O_1, f'_1)} A_1$$

Par application de la relation de conjugaison de Descartes sur L_1 , on peut écrire :

$$\frac{1}{\overline{O_1A_1}} - \frac{1}{\overline{O_1A'}} = \frac{1}{f'_1} \quad \Rightarrow \quad \frac{1}{\overline{O_1A'}} = \frac{1}{\overline{O_1A_1}} - \frac{1}{f'_1} = \frac{1}{d} - \frac{1}{f'_1}$$

$$\overline{O_1A'} = \frac{f'_1 d}{f'_1 - d}$$

I.2.b De même, la relation de conjugaison appliquée à L' s'écrit

$$\frac{1}{\overline{O'A'}} - \frac{1}{\overline{O'A}} = \frac{1}{f'} \quad \Rightarrow \quad f' = \frac{\overline{O'A'} \cdot \overline{O'A}}{\overline{O'A} - \overline{O'A'}}$$

avec $\overline{O'A'} = \overline{O'O_1} + \overline{O_1A'} = D - 2d + \frac{f'_1 d}{f'_1 - d}$ et $\overline{O'A} = -d$

d'où
$$f' = \frac{-d \times \left(D - 2d + \frac{f'_1 d}{f'_1 - d} \right)}{d - D - \frac{f'_1 d}{f'_1 - d}}$$

I.2.c Application numérique :

$$f' \approx 57,3 \text{ mm}$$

$f' > 0$: la lentille L' est convergente.

I.2.d On propose les notations suivantes :

$$AB \xrightarrow{(L', O', f')} A'B' \xrightarrow{(L_1, O_1, f'_1)} A_1B_1$$

On peut décomposer le grandissement γ_a de l'ensemble sous la forme :

$$\gamma_a = \frac{\overline{A_1B_1}}{\overline{AB}} = \frac{\overline{A_1B_1}}{\overline{A'B'}} \cdot \frac{\overline{A'B'}}{\overline{AB}}$$

Soit

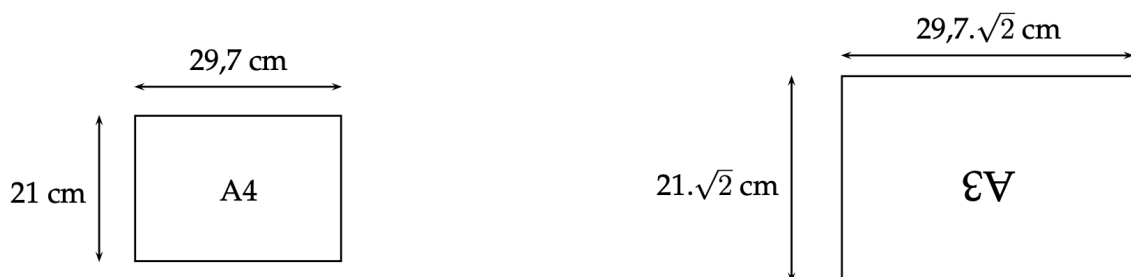
$$\gamma_a = \frac{\overline{O_1A_1}}{\overline{O_1A'}} \cdot \frac{\overline{O'A'}}{\overline{O'A}}$$

En fonction des données

$$\gamma_a = \frac{f'_1 - d}{f'_1} \times \frac{D - 2d + \frac{f'_1 d}{f'_1 - d}}{-d}$$

I.2.e Application numérique :

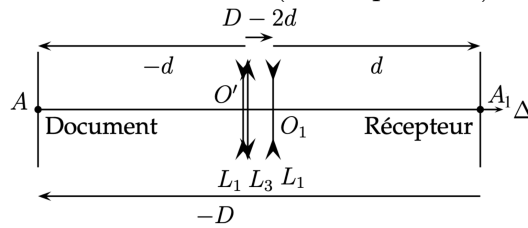
$$\gamma_a \approx -1,4$$



L'image finale est donc inversée et chacune de ses dimensions (largeur et hauteur) est multipliée par environ $1,4 \approx \sqrt{2}$, la surface est donc doublée.

On a affaire à un tirage du type A4 vers A3.

I.3 L' est constituée de deux lentilles accolées L₂ (identique à L₁) et L₃ :



I.3.a Notons O le centre optique commun des deux lentilles ($O_1 \simeq O_2 \simeq O$), on a

$$A \xrightarrow{\text{Lentille } L_{\text{eq}} : \frac{1}{OA'} - \frac{1}{OA} = \frac{1}{f'_{\text{eq}}}} A'$$

Ou encore $A \xrightarrow{L_1 : \frac{1}{OA_1} - \frac{1}{OA} = \frac{1}{f'_1}} A_1 \xrightarrow{L_2 : \frac{1}{OA'} - \frac{1}{OA_1} = \frac{1}{f'_2}} A'$

En sommant les deux relations de Descartes, on obtient :

$$\frac{1}{OA'} - \frac{1}{OA} = \frac{1}{f'_1} + \frac{1}{f'_2}$$

d'où

$$\boxed{\frac{1}{f'_{\text{eq}}} = \frac{1}{f'_1} + \frac{1}{f'_2}}$$

I.3.b En appliquant la formule ci-avant au doublet accolé L' constitué des lentilles L₁ et L₃, on obtient immédiatement

$$\frac{1}{f'} = \frac{1}{f'_1} + \frac{1}{f'_3}$$

d'où

$$\boxed{f'_3 = \frac{f' \cdot f'_1}{f'_1 - f'}}$$

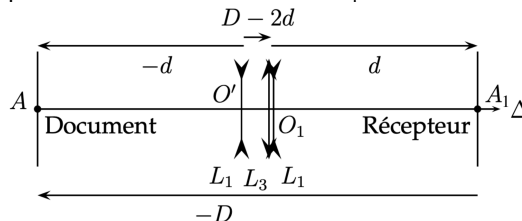
I.3.c Application numérique :

$$\boxed{f'_3 \approx 35,0 \text{ mm}}$$

$f'_3 > 0$: la lentille L₃ est convergente.

I.4 L₃ glissée contre L₁.

I.4.a En glissant L₃ contre L₁ comme représenté sur la figure ci-après, on forme l'équivalent d'une nouvelle lentille, identique à L' mais située en O₁.



La lentille nouvellement constituée a pour distance focale image $f' \approx 57,3 \text{ mm}$.

I.4.b On est dans ce cas dans une version « symétrique » du premier cas. Par principe du retour inverse de la lumière, l'image finale reste bien sur le récepteur.

I.4.c Application numérique :

$$\boxed{\gamma_b \approx -0,71}$$

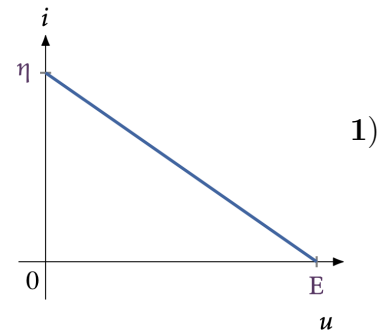
L'image finale est donc inversée et chacune de ses dimensions (largeur et hauteur) est divisée par environ $1,4 \approx \sqrt{2}$, la surface est donc réduite de moitié.

On a affaire à un tirage du type A4 vers A5.

II. Ponts électriques

II.1 On reconnaît un pont diviseur de tension :

$$\frac{u_2}{u_{\text{tot}}} = \frac{R_2}{R_1 + R_2}$$



II.2 Caractéristique.

II.2.a On a (ATTENTION!, convention générateur sur le résistor!) :

$$u = E - r i$$

Sa caractéristique est représentée ci-contre.

II.2.b Un voltmètre idéal ayant une résistance infinie, le courant débité par le générateur sera donc nul et on aura

$$u = E$$

II.2.c Un ampèremètre idéal ayant une résistance nulle, le courant débité par le générateur sera donc le courant électromoteur

$$\eta = \frac{E}{r}$$

II.2.d

L'ohmmètre est branché sur le résistor : il indique r .

II.3 La question 2. indique qu'on obtient la résistance interne du générateur lorsqu'on remplace le générateur par un fil. En opérant de même avec le circuit proposé entre A et B, on se retrouve avec l'association suivante :

$(R_1 // R_2)$ en série avec R_3 et R_4

D'où

$$R_{\text{Th}} = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} + R_3 + R_4$$

La question 2. indique qu'on obtient la f.é.m du générateur lorsqu'on branche un voltmètre idéal à ses bornes. En branchant un voltmètre idéal entre A et B, il n'y a de courant ni dans R_3 ni dans R_4 .

Ainsi

$$E_{\text{Th}} = \frac{R_2}{R_1 + R_2} E$$

(pont diviseur de tension)

II.4 Tension U_{AB} et équilibre du pont.

II.4.a Le courant dans un voltmètre idéal est nul. On a donc deux associations série de résistors.

L'expression (1) donne, en notant U_{R_2} la tension aux bornes de R_2 dirigée vers A et U_{R_4} la tension aux bornes de R_4 dirigée vers B :

$$U_{R_2} = \frac{R_2}{R_1 + R_2} E \quad \text{et} \quad U_{R_4} = \frac{R_4}{R_3 + R_4} E$$

Comme

$$U_{AB} = U_{R_2} - U_{R_4}$$

Il vient

$$U_{AB} = \left(\frac{R_2}{R_1 + R_2} - \frac{R_4}{R_3 + R_4} \right) E \quad (2)$$

II.4.b Pour $U_{AB} = 0$, on a

$$\frac{R_2}{R_1 + R_2} - \frac{R_4}{R_3 + R_4} = 0$$

d'où

$$R_1 R_4 = R_2 R_3$$

II.5 R_1 varie en fonction de la température θ .

II.5.a On doit avoir $R_1(0^\circ\text{C}) R_4 = R_2 R_3$

d'où

$$R_0 = \frac{R_2 R_3}{R_4}$$

Application numérique :

$$R_0 = 25 \Omega$$

II.5.b Pour $\theta \neq 0^\circ\text{C}$, le pont n'est plus équilibré et la relation (2) donne :

$$U_{AB} = \frac{R_2 R_3 - R_1 R_4}{(R_1 + R_2)(R_3 + R_4)} E$$

En remplaçant R_1 par $R_0 (1 + \theta/\theta_0)$, U_{AB} s'écrit

$$U_{AB} = \frac{R_2 R_3 - R_4 R_0 (1 + \theta/\theta_0)}{(R_0 (1 + \theta/\theta_0) + R_2)(R_3 + R_4)} E$$

En utilisant le fait que $R_0 = R_2 = R_3 = R_4$ et le fait que $\theta/\theta_0 \ll 1$, il vient

$$U_{AB} \simeq -\frac{E \theta}{4 \theta_0}$$

(3)

II.5.c *Application numérique :*

$$U_{AB} \approx -90 \text{ mV}$$

II.6 Prise en compte de R_V .

II.6.a La force électromotrice du générateur est directement la tension U_{AB} de l'expression (3) mesurée par le voltmètre :

$$E_{\text{eq}} \simeq -\frac{E \theta}{4 \theta_0}$$

On détermine sa résistance interne en déterminant la résistance équivalente R_{eq} du dispositif quand on remplace le générateur par un fil. Le dipôle est alors équivalent à l'association série des associations parallèles $R_1//R_2$ et $R_3//R_4$, soit :

$$R_{\text{eq}} = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2} + \frac{R_3 R_4}{R_3 + R_4}$$

avec $R_1 = R_0 (1 + \theta/\theta_0)$

II.6.b Le circuit est équivalent à l'association série du générateur linéaire équivalent de la question précédente en série avec le résistor R_V . Un pont diviseur de tension assure immédiatement que :

$$U_{AB} = \frac{R_V}{R_V + R_{\text{eq}}} E_{\text{eq}}$$

II.7 La relation du pont de Wheatstone s'écrit ici :

$$R_1 (R_x + \lambda (\ell - z_1)) = R_2 (R_y + \lambda z_1) \quad (4)$$

d'où

$$z_1 = \frac{R_1 (R_x + \lambda \ell) - R_2 R_y}{\lambda (R_1 + R_2)}$$

II.8 On intervertit ensuite les résistors R_x et R_y dans l'expression précédente :

$$R_1 (R_y + \lambda (\ell - z_2)) = R_2 (R_x + \lambda z_2) \quad (5)$$

La différence des égalités (4) et (5) donne alors :

$$R_1 (R_x - R_y + \lambda (z_2 - z_1)) = R_2 (R_y - R_x + \lambda (z_1 - z_2))$$

Ou encore

$$(R_1 + R_2) (R_x - R_y) = (R_1 + R_2) \lambda (z_1 - z_2)$$

$$R_x - R_y = \lambda (z_1 - z_2) : \text{la mesure de } z_2 - z_1 \text{ donne bien accès à } R_x - R_y$$

Au maximum, $z_1 - z_2 = \ell$.

$$\text{Ainsi, la valeur maximale mesurable pour } R_x - R_y \text{ est } \lambda \ell.$$

