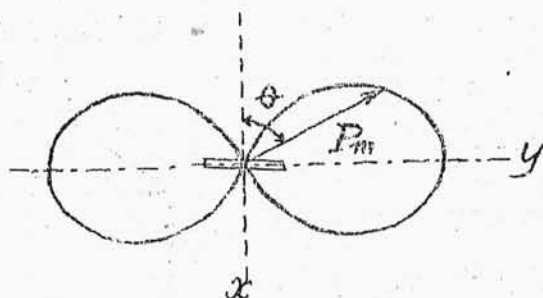


$$p_t = \frac{\mu}{4\pi} \cdot M^2 \cdot \frac{m^4}{r^2} \cdot \cos^2 \chi \cdot \sin^2 \theta$$

Jest to gęstość natężenia strumienia energii w chwili  $t$ . Maximum tej gęstości będzie;

$$p_m = \frac{\mu}{4\pi} \cdot M^2 \cdot \frac{m^4}{r^2} \cdot \sin^2 \theta$$

Wobec tego wykres biegunowy zmiany tej gęstości przedstawia się tak jak pokazano na rys. 89



rys. 89.

Największą gęstość mamy w płaszczyźnie  $YZ$ .

65. Moc całego promieniowania oscylatora zamkniętego. Opierając się na twierdzeniu Poyntinga, tak samo jak dla oscylatora Hertz'a możemy wyprowadzić wzór na energję wypromieniowaną przez oscylator zamknięty w ciągu okresu  $T$ .

Postać wzorów na  $F$  i  $H$  jest zupełnie podobna do poprzedniej, mamy tu tylko  $\cos \chi$  zamiast

$\sin \chi$  i  $M$  zamiast  $\varphi$ .

Obliczenia przeprowadzamy takie same, więc łatwo domysleć się że energia wypadnie:

$$W_T = \frac{16 \pi^4 M^2}{3 \lambda^3}$$

a średnia moc promieniowania będzie:

$$P = 16000 \pi^4 \cdot \frac{M^2}{\lambda^4} \quad \text{watów.}$$

66. Porównanie mocy promieniowania oscylatora zamkniętego z mocą promieniowania oscylatora otwartego. Rozważmy porównawczo moc promieniowania oscylatora zamkniętego kwadratowego o boku  $\sqrt{Z}$  z prądem  $I_m$  i oscylatora otwartego długości  $\sqrt{Z}$  z takim samym prądem  $I_m$ .

Z powyższych wywodów mamy:

$$P_0 = 16000 \cdot \pi^4 \cdot \frac{I_m^2}{\lambda^4} \quad \text{watów.}$$

$$P_Z = 16000 \cdot \pi^4 \cdot \frac{M^2}{\lambda^4} \quad \text{watów.}$$

Dla ułatwienia porównania możemy wyrazić  $M$  przez  $I_m$  i  $\sqrt{Z}$  wiemy że  $M = I_m \cdot \sqrt{Z}^2$ .

$I_m$  prąd c.g.s.E.S.,  $I_m$  prąd w c.g.s.E.M.

$\varphi$  również możemy wyrazić przez  $I_m$  i  $\tilde{S}_Z$ .

$$\varphi = Q \cdot \tilde{S}_Z = \frac{I_m}{\omega} \cdot \tilde{S}_Z = \frac{I_m \cdot \mu}{\omega} \cdot \tilde{S}_Z = \frac{\mu}{2\pi \cdot f} \cdot I_m \cdot \tilde{S}_Z$$

uwzględnimy również, że  $\lambda = \frac{\mu}{f}$  wtedy podstawiając do powyższego wyrażenia otrzymamy w zaokrągleniu w watach:

$$P_o = 4380 \cdot 10^{-20} \cdot f^2 \cdot I_m^2 \cdot \tilde{S}_Z^2$$

$$P_z = 19200 \cdot 10^{-40} \cdot f^4 \cdot I_m^2 \cdot \tilde{S}_Z^4$$

Przy niewielkiej częstotliwości prądu np.  $f = 3 \cdot 10^5$  ( $\lambda = 1000m$ ) moc promieniowania oscylatora otwartego jest znacznie większa od mocy promieniowania oscylatora zamkniętego dla  $I_m = 1$  i  $\tilde{S}_Z = 1$ .

$$P_o = 39500 \cdot 10^{-10}$$

$$P_z = 15500 \cdot 10^{-18}$$

Natomiast przy częstotliwości bardzo znacznej np.  $f = 3 \cdot 10^{10}$  ; /  $\lambda = 1 \text{ cm.}$  /

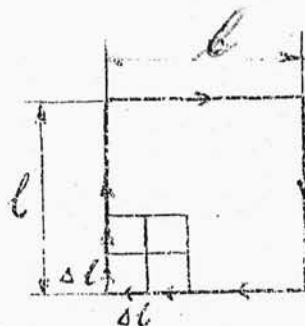
$$P_o = 39500 \text{ watów}$$

$$P_z = 1550000 \text{ watów}$$

Teraz zamknięty promieniuje więcej.

67. Promieniowanie oscylatora zamkniętego wymiarów znacznych. Rozważmy oscylator zamknięty kwadratowy o długości boku  $\ell$ , czyli tak zwaną antenę ramową.

Założymy że natężenie prądu wokół ramy jest w danej chwili wszędzie jednakowe.



Taką ramę oczywiście można zastąpić wielką liczbą oscylatorów elementarnych zamkniętych kwadratowych o boku  $\Delta \ell$  wypełniających całe pole rozważanego oscylatora.

rys. 90.

Jeżeli prąd w rozważanym oscylatorze jest  $I_m$  to i w oscylatorach elementarnych wszędzie prąd jest  $I_m$ .

Wewnątrz prądy wszystkie znoszą się pozostają tylko zewnętrzne.

Wobec tego, z zastrzeżeniami podobnymi jak przy oscylatorze linjowym, wzory wyżej wyprowadzone dla oscylatora elementarnego będą mogły być zastosowane o ile założymy, że:

$$M = \sum I_m (\Delta \ell)^2 = I_m \sum \Delta \ell^2 = I_m \cdot \ell^2$$

a jeżeli oznaczymy pole ramowej anteny przez  $S$  to

$$M = I_m \cdot S$$

Jeżeli ramowa antena ma  $Z$  zwojów, to

$$M = I_m \cdot S \cdot Z$$

Jeżeli wprowadzimy wartość skuteczną prądu w amperach:

$$I_{sk} = \frac{I_m}{\sqrt{2}} \cdot 10$$

to podstawiając do wzoru:

$$P = 16000 \cdot \pi^4 \cdot \frac{M^2}{\lambda^4}$$

powyższe zależności znajdziemy średnią moc promieniowania:

$$P = 312000 \cdot \frac{(SZ)^2}{\lambda^4} \cdot I_{sk}^2$$

68. Oporność promieniowania i promiennosc. Dla oscylatorów elementarnych mamy moc promieniowania:

$$P_0 = 4380 \cdot 10^{-20} \cdot f^2 \cdot I_{sk}^2 \cdot \delta Z^2$$

$$P_z = 19200 \cdot 10^{-40} \cdot f^4 \cdot I_{sk}^2 \cdot \delta Z^4$$

Wprowadzając prąd skuteczny w amperach według zależności:

$$I_m = I_{sk} \cdot \sqrt{2} \cdot 10^{-1}$$

Otrzymamy:

$$P_0 = 87,6 \cdot 10^{-20} \cdot f^2 \cdot \delta Z^2 \cdot I_{sk}^2$$

$$P_z = 384 \cdot 10^{-40} \cdot f^4 \cdot \delta Z^4 \cdot I_{sk}^2$$

Pozatem z poprzednich wywodów mamy dla oscylatora

linjowego:

$$P_{lim} = 640 \frac{h^2}{\lambda^2} I_{sk}^2$$

Dla anteny Marconiego:

$$P_M = 640 \frac{h^2}{\lambda^2} I_{sk}^2$$

Dla anteny teowej:

$$P_{AT} = 1600 \frac{h^2}{\lambda^2} I_{sk}^2$$

Dla anteny ramowej

$$P_{AR} = 3120 \frac{(SZ)^2}{\lambda^4} I_{sk}^2$$

Z tych wzorów widzimy że wszystkie moce są proporcjonalne do kwadratu skutecznej wartości natężenia prądu. Więc ogólnie można napisać, że

$$P = R \cdot I_{sk}^2$$

Spółczynnik  $R$  w tych wszystkich wyrazów nosi nazwę oporności promieniowania.

Tak np. oporność promieniowania anteny Marconiego będzie:

$$R_{AM} = 640 \cdot \frac{h^2}{\lambda^2}$$

Uwzględniając że tu

$$h \approx \frac{1}{4} \lambda$$

Znajdziemy:

$$R_{AM} = 40 \Omega$$

Uwzględniając, że:

$$\lambda = \frac{u}{f}, \quad a \quad f = \frac{\bar{\omega}}{2\pi}$$

Łatwo przekonać się, że oporność promieniowania oscylatorów i anten otwartych wypada proporcjonalna do  $\bar{\omega}^2$  natomiast oscylatorów i anten zamkniętych proporcjonalna do  $\omega^4$ .

Możemy więc napisać.

$$R_0 = S_0 \cdot \bar{\omega}^2; \quad R_z = S_z \cdot \omega^4$$

Spółczynniki:

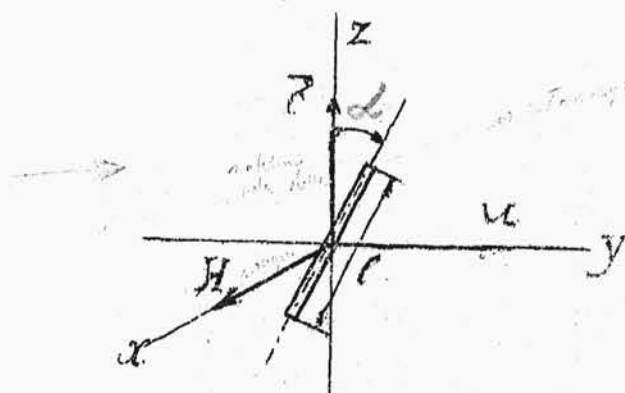
$$S_0, S_z$$

nazywamy promiennością odpowiednich układów.

69. Siła elektromotoryczna wywołana falami elektromagnetycznymi w linjowej antenie. Fale elektromagnetyczne biegną wzdłuż osi  $y$ , natężenie pola magnetycznego jest skierowane wzdłuż osi  $x$ , a natężenie pola elektrycznego wzdłuż osi  $z$ .

Odbiorcza antena linjowa ma postać prostego drutu

o długości  $l$ , znajdującego się w płaszczyźnie  $xy$  pod kątem  $\alpha$  względem osi  $Z$ .



rys. 91.

Pole elektryczne w początku współrzędnych ma natężenie, które może być wyrażone wzorem:

$$F = F_m \cdot \sin \chi ; \quad \chi = m\tau - \omega t$$

Przyjmując że oscylator jest daleko, a fala dość długa w porównaniu do odległości różnych punktów anteny od osi  $Z$  możemy napisać następujący wzór na siłę elektromotoryczną wzbudzoną polem elektrycznym:

$$E_t = F_m \cdot l \cos \alpha \cdot \sin \chi$$

Wzór ten opiera się na znanym z teorii elektromagnetyzmu określeniu pojęcia siły elektromotorycznej jako iloczyn rzutu natężenia pola elektrycznego na kierunek, w którym obliczamy siłę elektromotoryczną, przez długość drogi, na której wyznaczamy siłę elektromotoryczną.



Powyższy wzór wyraża siłę elektromotoryczną w jednostkach c.g.s.E.S.

Uwzględniając że 1 c.g.s.E.S., siły elektromotorycznej = 300 woltów otrzymamy:

$$E_t = F_m \cdot l \cdot \cos \alpha \cdot \sin \chi \cdot 300 \text{ woltów}$$

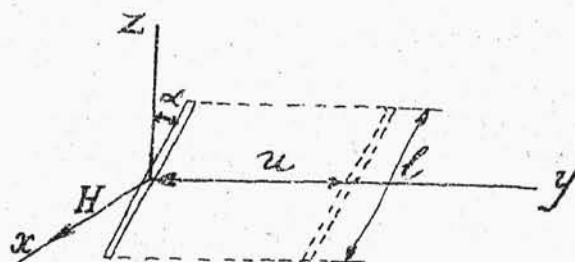
Pole magnetyczne ma natężenie w początku spókrzędnych:

$$H_t = H_m \cdot \sin \chi$$

ono również wzbudza siłę elektromotoryczną tak zwaną siłą elektromotoryczną indukcji, którą można obliczyć według wzoru:

$$E_t = \frac{d\phi}{dt}$$

gdzie  $d\phi$  jest strumień magnetyczny przecięty przez przewodnik w czasie  $dt$ .



rys.92.

Uwzględniając, że linie sił magnetycznych poruszają się z szybkością  $\mu$  względem przewodnika

w kierunku osi  $y$  wypadnie rys.92.

$$\frac{d\phi}{dt} = \frac{l \cdot \cos \alpha \cdot u \cdot H_t}{1 \text{ sek.}}$$

a więc:

$$E_t = H_m \cdot l \cdot \cos \alpha \cdot \sin \chi \cdot u$$

w jednostkach c.g.s.E.M. a uwzględniając że  $u = 3 \cdot 10^{10} \text{ cm/sek}$   
i że 1 c.g.s.E.M. siły elektromotorycznej  $= 10^{-8}$   
woltów otrzymamy siłę elektromotoryczną w woltach.

$$E_t = H_m \cdot l \cdot \cos \alpha \cdot \sin \chi \cdot 300 \text{ woltów}$$

Uwzględniając że natężenie pola elektrycznego  
w c.g.s.E.S. i natężenie pola magnetycznego w c.g.  
s.E.M. wyrażają się temi samemi liczbami widzimy  
że siły elektromotoryczne wywołane polem elektry-  
cznem i polem magnetycznem wyrażają się w woltach  
temi samemi liczbami, więc są równe.

One są wzbudzone w tym samym przewodniku i nie  
dodają się, a każda z nich stanowi siłę elektromoto-  
ryczną wzbudzoną polem elektromagnetycznym.

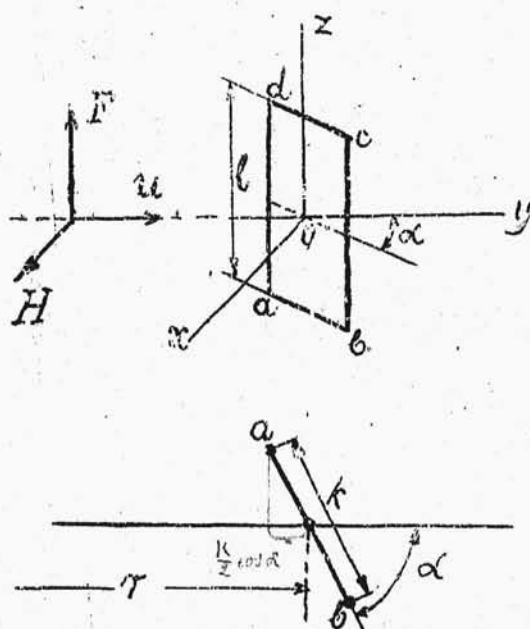
Pod wpływem tej siły elektromotorycznej działają  
odbiorniki zazwyczaj mniej lub więcej dokładnie nastro-  
jone do rezonansu z jej zmiennością.

Największą siłę elektromotoryczną otrzymamy w ante-

nie linjowej, gdy  $\alpha = 0$  t.j. gdy przewodnik będzie równoległy do kierunku natężenia pola elektrycznego  $F$ .

70. Siły elektromotoryczne w odbiorniku ramowym.

Umieszczamy antenę ramową składającą się z jednego prostokątnego zwoju drutu tak aby w jej płaszczyźnie leżała oś  $Z$  i aby  $\alpha$  było równoległe do  $Z$ .



rys.93.

Względem osi  $y$  płaszczyzna anteny jest położona pod  $\alpha$  i jej środek znajduje się w środku współrzędnych; długość jednego boku jest  $l$  drugiego  $l'$ . Układ pól taki sam jak poprzednio.

Obliczymy siłę elektromotoryczną wypadkową