

## Брзопроменљиво поље

Максвелове једначине у произвољном електромагнетском пољу гласе

$$\operatorname{rot} \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}, \quad (1)$$

$$\operatorname{rot} \mathbf{H} = \mathbf{J} + \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t}, \quad (2)$$

$$\operatorname{div} \mathbf{D} = \rho, \quad (3)$$

$$\operatorname{div} \mathbf{B} = 0. \quad (4)$$

Прва Максвелова једначина (**Фарадејев закон**)

- Извор индукованог (вртложног) електричног поља је  $-\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$

Друга Максвелова једначина (**допуњени уопштени Амперов закон**)

- Извор магнетског поља су  $\mathbf{J}$  и  $\frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t}$  (густина струје електричног помераја)

Трећа Максвелова једначина (**уопштени Гаусов закон**)

- Извор електричног поља су електрична оптерећења (наелектрисања)

Четврта Максвелова једначина (**закон о конзервацији магнетског флукса**)

- Не постоје магнетска оптерећења аналогна електричним оптерећењима која стварају магнетско поље

Везе између вектора, који се појављују у Максвеловим једначинама, дефинисане су конститутивним релацијама

$$\mathbf{J} = \mathbf{J}(\mathbf{E}), \quad (5)$$

$$\mathbf{D} = \mathbf{D}(\mathbf{E}), \quad (6)$$

$$\mathbf{B} = \mathbf{B}(\mathbf{H}). \quad (7)$$

У линеарним срединама везе између вектора дате су релацијама

$$\mathbf{J} = \sigma \mathbf{E}, \quad \mathbf{D} = \epsilon \mathbf{E}, \quad \mathbf{B} = \mu \mathbf{H}. \quad (8)$$

## Једначина континуитета у брзопроменљивом пољу

На основу друге Максвелове једначине следи да је

$$\operatorname{div}(\operatorname{rot} \mathbf{H}) = \operatorname{div} \mathbf{J} + \operatorname{div} \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t}, \quad (9)$$

$$0 = \operatorname{div} \mathbf{J} + \frac{\partial}{\partial t} \operatorname{div} \mathbf{D}, \quad (10)$$

$$0 = \operatorname{div} \mathbf{J} + \frac{\partial \rho}{\partial t}. \quad (11)$$

Одатле се добија за једначину континуитета у брзопроменљивом пољу

$$\operatorname{div} \mathbf{J} = -\frac{\partial \rho}{\partial t}. \quad (12)$$

**Струје и наелектрисања нису међусобно независне величине.**

**Променљиве струје индукују променљива оптерећења!**

У случају када су струје расподељене по површи, једначину континуитета записујемо у облику

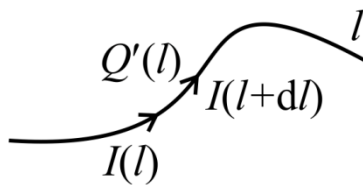
$$\operatorname{div}_s \mathbf{J}_s = -\frac{\partial \rho_s}{\partial t}, \quad (13)$$

где оператор  $\operatorname{div}_s$  означава површинску дивергенцију, а  $\mathbf{J}_s$  је вектор густине површинске струје.

Веза између струје у проводнику и подужне густине наелектрисања,  $Q'$ , дата је релацијом

$$\frac{\partial I(l)}{\partial l} = -\frac{\partial Q'(l)}{\partial t}, \quad (14)$$

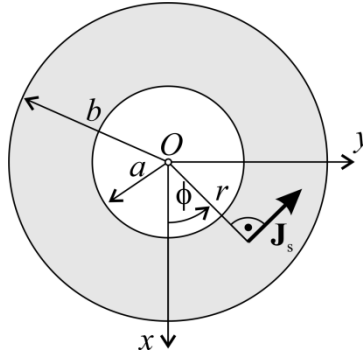
где је  $l$  линијска координата, приказана на слици 1. Извођење ове једначине показаћемо нешто касније.



Слика 1.

**Пример:**

У вакууму постоји површинска простопериодична струја, веома високе кружне учестаности  $\omega$ , по површи кружног прстена, полупречника  $a$  и  $b$ , као на слици. Ако је вектор густине површинске струје  $\mathbf{J}_s = \sqrt{2}J_{s0} \cos\phi \cos(\omega t)\mathbf{i}_\phi$ , одредити израз за површинску густину наелектрисања на прстену.



Слика 2.

Израз за дивергенцију у цилиндричном координатном систему гласи

$$\operatorname{div} \mathbf{A} = \frac{1}{r} \frac{\partial(rA_r)}{\partial r} + \frac{1}{r} \frac{\partial A_\phi}{\partial \phi} + \frac{\partial A_z}{\partial z}. \quad (15)$$

Површински оператор дивергенције садржи само прва два члана израза (15)

$$\operatorname{div}_s \mathbf{A} = \frac{1}{r} \frac{\partial(rA_r)}{\partial r} + \frac{1}{r} \frac{\partial A_\phi}{\partial \phi}. \quad (16)$$

Одатле следи да је

$$\operatorname{div}_s \mathbf{J}_s = \frac{1}{r} \frac{\partial J_{s\phi}}{\partial \phi} = -\frac{\sqrt{2}J_{s0}}{r} \sin\phi \cos(\omega t) = -\frac{\partial \rho_s}{\partial t}. \quad (17)$$

Решавањем диференцијалне једначине (17) добија се израз за површинску густину наелектрисања

$$\rho_s(t) = \frac{\sqrt{2}J_{s0}}{r} \sin\phi \int_t \cos(\omega t) dt = \frac{\sqrt{2}J_{s0}}{\omega r} \sin\phi \sin(\omega t) + C = \frac{\sqrt{2}J_{s0}}{\omega r} \sin\phi \sin(\omega t), \quad (18)$$

јер је  $C = 0$  у простопериодичном режиму.

**Решавање диференцијалних једначина може да се избегне применом комплексног рачуна, као што ћемо видети касније.**

## Лоренцови потенцијали

На основу  $\operatorname{div} \mathbf{B} = 0$ , следи да вектор магнетске индукције можемо да напишемо као ротор неког вектора, односно,  $\mathbf{B} = \operatorname{rot} \mathbf{A}$ . **Дивергенција ротора произвољног вектора је увек нула!**

Када се  $\mathbf{B} = \operatorname{rot} \mathbf{A}$  уврсти у прву Максвелову једначину, добија се

$$\operatorname{rot} \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} = -\frac{\partial}{\partial t} \operatorname{rot} \mathbf{A} = -\operatorname{rot} \frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t}, \quad (1)$$

јер су ротор и извод независни линеарни оператори те могу да замене места. Одатле следи да је

$$\operatorname{rot} \left( \mathbf{E} + \frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t} \right) = 0, \quad (2)$$

односно,

$$\boxed{\mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t} - \operatorname{grad} V}. \quad (3)$$

**Ротор градијента произвољне функције је увек нула.**

Први члан у изразу (3) представља индуковано електрично поље, а други члан компоненту поља која потиче од вишка наелектрисања.

Посматрамо сада **линеарну и хомогену средину** параметара  $\epsilon$  и  $\mu$ . Полазимо од друге Максвелове једначине

$$\operatorname{rot} \mathbf{H} = \mathbf{J} + \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t}, \quad (4)$$

која у линеарној средини постаје

$$\operatorname{rot} \mathbf{B} = \mu \mathbf{J} + \mu \epsilon \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t}. \quad (5)$$

Када се вектор електричног изрази преко два потенцијала (3), добија се

$$\operatorname{rot} \mathbf{B} = \mu \mathbf{J} + \mu \epsilon \frac{\partial}{\partial t} \left( -\frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t} - \operatorname{grad} V \right), \quad (6)$$

односно

$$\operatorname{rot} \mathbf{B} = \mu \mathbf{J} - \mu \epsilon \frac{\partial^2 \mathbf{A}}{\partial t^2} - \mu \epsilon \operatorname{grad} \frac{\partial V}{\partial t}. \quad (7)$$

Када се искористи да је  $\mathbf{B} = \operatorname{rot} \mathbf{A}$ , (7) постаје

$$\text{rot rot } \mathbf{A} = \mu \mathbf{J} - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \mathbf{A}}{\partial t^2} - \mu \varepsilon \text{grad } \frac{\partial V}{\partial t} . \quad (8)$$

На основу идентитета

$$\text{rot rot } \mathbf{A} = \text{grad div } \mathbf{A} - \Delta \mathbf{A} , \quad (9)$$

добија се за (8)

$$\Delta \mathbf{A} - \text{grad div } \mathbf{A} = -\mu \mathbf{J} + \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \mathbf{A}}{\partial t^2} + \mu \varepsilon \text{grad } \frac{\partial V}{\partial t} . \quad (10)$$

Ова једначина има различита решења у зависности од тога шта се усвоји за  $\text{div } \mathbf{A}$  .

Дивергенција неког вектора може независно да се усвоји од ротора датог вектора.

**Наиме, ротор и дивергенција неког вектора садрже различите просторне изводе, због чега су међусобно независни.**

На пример у Декартовом координатном систему изрази за ротор и дивергенцију гласе, респективно

$$\text{rot } \mathbf{A} = \mathbf{i}_x \left( \frac{\partial A_z}{\partial y} - \frac{\partial A_y}{\partial z} \right) + \mathbf{i}_y \left( \frac{\partial A_x}{\partial z} - \frac{\partial A_z}{\partial x} \right) + \mathbf{i}_z \left( \frac{\partial A_y}{\partial x} - \frac{\partial A_x}{\partial y} \right) , \quad (11)$$

$$\text{div } \mathbf{A} = \frac{\partial A_x}{\partial x} + \frac{\partial A_y}{\partial y} + \frac{\partial A_z}{\partial z} , \quad (12)$$

одакле следи да ове две величине могу независно да се дефинишу.

Погодно је да се усвоји

$$\boxed{\text{div } \mathbf{A} = -\varepsilon \mu \frac{\partial V}{\partial t}} . \quad (13)$$

Овај услов назива се **Лоренцов услов**.

Тада (10) постаје

$$\Delta \mathbf{A} + \varepsilon \mu \text{grad } \frac{\partial V}{\partial t} = -\mu \mathbf{J} + \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \mathbf{A}}{\partial t^2} + \mu \varepsilon \text{grad } \frac{\partial V}{\partial t} , \quad (14)$$

где имамо исте чланове са леве и десне стране једнакости. Након елиминације истих чланова, добијамо диференцијалну једначину за магнетски вектор-потенцијал у брзопроменљивом пољу

$$\boxed{\Delta \mathbf{A} - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \mathbf{A}}{\partial t^2} = -\mu \mathbf{J}} . \quad (15)$$

У стационарном пољу, извод магнетског вектор-потенцијала по времену је нула па диференцијална једначина гласи

$$\Delta \mathbf{A} = -\mu \mathbf{J} , \quad (16)$$

као што је показано у квазистационарном пољу.

Применом Лоренцовог услова, добија се формално иста диференцијална једначина за електрични скалар-потенцијал.

Полазимо од израза за вектор електричног поља

$$\mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{A}}{\partial t} - \text{grad} V . \quad (17)$$

Узимањем дивергенције обе стране (17), добија се

$$\text{div} \mathbf{E} = -\frac{\partial}{\partial t} \text{div} \mathbf{A} - \text{div} \text{grad} V . \quad (18)$$

У линеарној средини, ова једначина постаје

$$\text{div} \mathbf{D} = -\varepsilon \frac{\partial}{\partial t} \text{div} \mathbf{A} - \varepsilon \text{div} \text{grad} V . \quad (19)$$

Када се уврсти  $\text{div} \mathbf{D} = \rho$  и  $\text{div} \text{grad} V = \Delta V$ , следи да је

$$\Delta V + \frac{\partial}{\partial t} \text{div} \mathbf{A} = -\frac{\rho}{\varepsilon} . \quad (20)$$

Коначно, применом Лоренцовог услова, добија се

$$\boxed{\Delta V - \varepsilon \mu \frac{\partial^2 V}{\partial t^2} = -\frac{\rho}{\varepsilon}} \quad (21)$$

што је формално исто као и

$$\boxed{\Delta \mathbf{A} - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \mathbf{A}}{\partial t^2} = -\mu \mathbf{J}} . \quad (22)$$

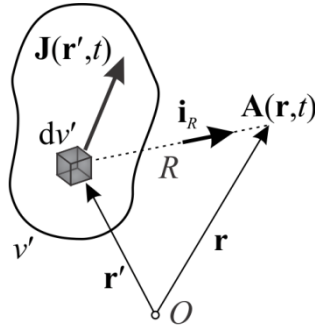
Решења за потенцијале гласе

$$\mathbf{A}(\mathbf{r}, t) = \frac{\mu}{4\pi} \int_{v'} \frac{\mathbf{J}\left(\mathbf{r}', t - \frac{R}{c}\right)}{R} dv' , \quad (23)$$

$$V(\mathbf{r}, t) = \frac{1}{4\pi\varepsilon} \int_{v'} \frac{\rho\left(\mathbf{r}', t - \frac{R}{c}\right)}{R} dv' , \quad (24)$$

где је  $c = \frac{1}{\sqrt{\mu\varepsilon}}$  .

Све величине илустроване су на слици 3.



Слика 3.

Потенцијали добијени на овај начин, називају се Лоренцови или закаснили потенцијали. У њима фигурише кашњење  $\tau = \frac{R}{c}$ , које представља време потребно да се пертурбација извора пренесе до тачке у којој се рачунају потенцијали.

Наиме, замислимо да извори (струје и наелектрисања) заузимају физички малу запремину  $\Delta v$  и да се налазе на растојању  $R$  од тачке у којој рачунамо потенцијале, тада претходни изрази постају

$$\mathbf{A}(t) = \frac{\mu \mathbf{J}(t - R/c) \Delta v}{4\pi R}, \quad (25)$$

$$V(t) = \frac{\rho(t - R/c) \Delta v}{4\pi \epsilon R}. \quad (26)$$

Из њих следи да се у произвољном тренутку  $t$ , на месту где рачунамо потенцијале, осећа јачина извора која је била у ранијем тренутку  $t - R/c$ . То значи да се у хомогеном диелектрику пермитивности  $\epsilon$  и пермитивности  $\mu$ , промене извора простиру коначном брзином која је једнака  $c = \frac{1}{\sqrt{\mu \epsilon}}$ .

## Извори електромагнетског поља

Прави извори електромагнетског поља су струје и наелектрисања. Међутим, за раздвајање наелектрисања и одржавање струја потребни су извори енергије. Уређаји који другу врсту енергије претварају у електромагнетску енергију подсећају на *струјне* и *напонске* генераторе у теорији електричних кола.

### Побудне струје

Претпоставимо да у делу простора постоји струја која не зависи од јачине вектора електричног поља. Вектор запреминске густине те струје означавамо са  $\mathbf{J}_i$ , а саму струју називамо побудном. У погледу стварања електромагнетског поља, побудна струја се третира на исти начин као стварна струја. Максвелове једначине у присуству ових струја гласе

$$\text{rot } \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}, \quad (1)$$

$$\boxed{\text{rot } \mathbf{H} = \mathbf{J} + \mathbf{J}_i + \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t}}, \quad (2)$$

$$\text{div } \mathbf{D} = \rho, \quad (3)$$

$$\text{div } \mathbf{B} = 0. \quad (4)$$

Промену је претрпела само друга Максвелова једначина јер су сада извори магнетског поља кондукционе струје  $\mathbf{J}$ , побудне струје  $\mathbf{J}_i$  и густина струје електричног помераја  $\frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t}$ .

Једначина континуитета сада гласи

$$\text{div rot } \mathbf{H} = \text{div}(\mathbf{J} + \mathbf{J}_i) + \frac{\partial}{\partial t} \text{div } \mathbf{D}, \quad (5)$$

$$\boxed{\text{div}(\mathbf{J} + \mathbf{J}_i) = -\frac{\partial \rho}{\partial t}}, \quad (6)$$

У специјалном случају линеарне средине, конститутивне једначине гласе

$$\mathbf{J} = \sigma \mathbf{E}, \quad \mathbf{D} = \epsilon \mathbf{E}, \quad \mathbf{B} = \mu \mathbf{H}. \quad (7)$$

Релација  $\mathbf{J} = \sigma \mathbf{E}$  показује да вектор електричног поља утиче само на кондукционе струје, а не и на побудне.

### Побудно поље

Претпоставимо сада да на наелектрисања делује неелектрично поље, независно од струја које постоје у датом простору. Овакво поље је еквивалентно идеалном напонском генератору из теорије електричних кола и називамо га побудним пољем,  $\mathbf{E}_i$ .

Побудно поље делује на наелектрисања на исти начин као и право електрично поље, те вектор густине струје зависи од обе величине  $\mathbf{J} = \mathbf{J}(\mathbf{E} + \mathbf{E}_i)$ .



*Међутим, временски променљиве побудно поље не ствара временски променљиво магнетско поље, као обично електрично поље.*

$$\operatorname{rot} \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}, \quad (8)$$

$$\operatorname{rot} \mathbf{H} = \mathbf{J} + \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t}, \quad (9)$$

$$\operatorname{div} \mathbf{D} = \rho, \quad (10)$$

$$\operatorname{div} \mathbf{B} = 0. \quad (11)$$

Утицај побудног поља види се само у изразу за густину електричних струја који у специјалном случају линеарне средине постаје

$$\boxed{\mathbf{J} = \sigma(\mathbf{E} + \mathbf{E}_i)}. \quad (12)$$

Преостале две конститутивне једначине остају непромењене:  $\mathbf{D} = \varepsilon \mathbf{E}$  и  $\mathbf{B} = \mu \mathbf{H}$ .

На основу друге Максвелове једначине, једначина континуитета у овом случају гласи

$$\operatorname{div} \mathbf{J} = -\frac{\partial \rho}{\partial t}. \quad (13)$$

## Гранични услови и Максвелове једначине у интегралном облику

Максвелове једначине у диференцијалном облику захтевају да су први изводи векторских величина које се у њима појављују коначни. Међутим, на раздвојеној површи две средине, неке величине се скоковито мењају, те су њихови изводи недефинисани. **Због тога, на границама домена користимо интегрални облик Максвелових једначина.**

Применом Стоксове теореме и теореме Гауса и Остроградског, добијамо Максвелове једначине у интегралном облику, као и једначину континуитета

$$\oint_C \mathbf{E} \cdot d\mathbf{l} = - \int_S \frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \cdot d\mathbf{s} \quad (1)$$

$$\oint_C \mathbf{H} \cdot d\mathbf{l} = \int_S \left( \mathbf{J} + \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t} \right) \cdot d\mathbf{s}, \quad (2)$$

$$\oint_S \mathbf{D} \cdot d\mathbf{s} = \int_V \rho dv, \quad (3)$$

$$\oint_S \mathbf{B} \cdot d\mathbf{s} = 0, \quad (4)$$

$$\oint_S \mathbf{J} \cdot d\mathbf{s} = - \int_V \frac{\partial \rho}{\partial t} dv. \quad (5)$$

Из ових једначина се изводе одговарајући гранични услови

$$\mathbf{n} \times (\mathbf{E}_1 - \mathbf{E}_2) = 0, \quad (6)$$

$$\mathbf{n} \times (\mathbf{H}_1 - \mathbf{H}_2) = \mathbf{J}_s, \quad (7)$$

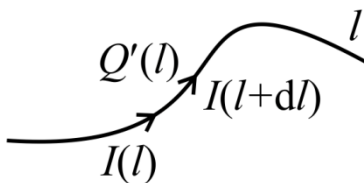
$$\mathbf{n} \cdot (\mathbf{D}_1 - \mathbf{D}_2) = \rho_s, \quad (8)$$

$$\mathbf{n} \cdot (\mathbf{B}_1 - \mathbf{B}_2) = 0, \quad (9)$$

$$\mathbf{n} \cdot (\mathbf{J}_1 - \mathbf{J}_2) = - \frac{\partial \rho_s}{\partial t}, \quad (10)$$

где је нормала усмерена од средине 2 ка средини 1.

*Једначина континуитета у проводнику са линијском струјом*



Слика 4.

У случају жичаног проводника, једначина континуитета у интегралном облику даје

$$\oint_S \mathbf{J} \cdot d\mathbf{s} = -\int_V \frac{\partial \rho}{\partial t} dv \Rightarrow I(l+dl) - I(l) = -\frac{\partial Q'(l)}{\partial t} dl . \quad (11)$$

Одакле следи да је

$$\frac{\partial I(l)}{\partial l} = -\frac{\partial Q'(l)}{\partial t} . \quad (12)$$

## Поље у савршеном проводнику

Посматрамо проводник јако велике проводности,  $\sigma \rightarrow \infty$ .

Густина струје у проводнику мора бити коначна величина јер је

$$\mathbf{J} = N' q \mathbf{v}, \quad (1)$$

где је

$N'$ , концентрација слободних носилаца наелектрисања (електрона)

$q$ , наелектрисање једног електрона

$\mathbf{v}$ , брзина кретања електрона.

**Вектор електричног поља у проводнику је приближно нула**

$$\mathbf{E} = \frac{\mathbf{J}}{\sigma} \rightarrow 0. \quad (2)$$

**Шта је са магнетским пољем у проводнику?**

Полазимо од Фарадејевог закона

$$\text{rot} \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}, \quad (3)$$

који на основу претходног разматрања (2), постаје

$$\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} = 0. \quad (4)$$

Одатле следи да је једино могуће решење  $\mathbf{B}(t) = \text{const}$ .

У проводнику може да постоји само стационарно магнетског поље.

Компас ће радити у Фарадејевом кавезу!

Проводник у временски променљивом електромагнетском пољу:  $\mathbf{E} = 0$ ,  $\mathbf{D} = 0$ ,  $\mathbf{B} = 0$ ,  $\mathbf{H} = 0$ .

Проводник у стационарном електромагнетском пољу:  $\mathbf{E} = 0$ ,  $\mathbf{D} = 0$ ,  $\mathbf{B} = \text{const}$ ,  $\mathbf{H} = \text{const}$ .

### Гранични услови на површи савреног проводника

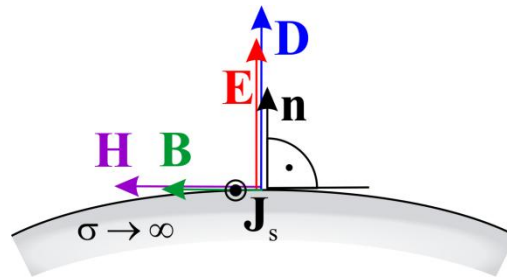
С обзиром да је поље у савреном проводнику нула, гранични услови постају

$$\mathbf{n} \times (\mathbf{E}_1 - \mathbf{E}_2) = 0 \Rightarrow \mathbf{n} \times \mathbf{E} = 0, \quad (5)$$

$$\mathbf{n} \times (\mathbf{H}_1 - \mathbf{H}_2) = \mathbf{J}_s \Rightarrow \mathbf{n} \times \mathbf{H} = \mathbf{J}_s, \quad (6)$$

$$\mathbf{n} \cdot (\mathbf{D}_1 - \mathbf{D}_2) = \rho_s \Rightarrow \mathbf{n} \cdot \mathbf{D} = \rho_s, \quad (7)$$

$$\mathbf{n} \cdot (\mathbf{B}_1 - \mathbf{B}_2) = 0 \Rightarrow \mathbf{n} \cdot \mathbf{B} = 0, \quad (8)$$



Слика 5.

## Комплексни вектори

Простопериодична скаларна величина се дефинише изразом

$$u(t) = U\sqrt{2} \cos(\omega t + \theta), \quad (1)$$

где је

$u(t)$ , тренутна вредност

$U$ , ефективна вредност,

$U_m = U\sqrt{2}$ , максимална вредност

$\omega$ , кружна учестаност,

$\omega t + \theta$ , тренутна фаза,

$\theta$ , почетна фаза.

Простопериодична векторска величина је вектор чије су компоненте простопериодичне величине исте учестаности и, у општем случају, различитих фаза и ефективних вредности.

$$\mathbf{a}(t) = \mathbf{i}_x a_x(t) + \mathbf{i}_y a_y(t) + \mathbf{i}_z a_z(t), \quad (2)$$

$$a_x(t) = \sqrt{2} A_x \cos(\omega t + \theta_x), \quad (3)$$

$$a_y(t) = \sqrt{2} A_y \cos(\omega t + \theta_y), \quad (4)$$

$$a_z(t) = \sqrt{2} A_z \cos(\omega t + \theta_z). \quad (5)$$

Тренутни интензитет вектора  $\mathbf{a}(t)$  је

$$a(t) = \sqrt{a_x^2(t) + a_y^2(t) + a_z^2(t)}. \quad (6)$$

$$A = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T a^2(t) dt} = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T (a_x^2(t) + a_y^2(t) + a_z^2(t)) dt} = \sqrt{A_x^2 + A_y^2 + A_z^2}, \quad (7)$$

Комплексни представник скаларне величине  $u(t)$ , дефинише се као

$$\underline{U} = U e^{j\theta}, \quad (8)$$

$$u(t) = \operatorname{Re}(\sqrt{2} \underline{U} e^{j\omega t}). \quad (9)$$

Комплексни представник векторске величине  $\mathbf{a}(t)$ , дефинише се као

$$\underline{\mathbf{A}} = \underline{A}_x \mathbf{i}_x + \underline{A}_y \mathbf{i}_y + \underline{A}_z \mathbf{i}_z, \quad (10)$$

где су

$$\underline{A}_x = A_x e^{j\theta_x}, \quad (11)$$

$$\underline{A}_y = A_y e^{j\theta_y}, \quad (12)$$

$$\underline{A}_z = A_z e^{j\theta_z}. \quad (13)$$

комплексни представници појединих компонената у Декартовом координатном систему.

Повратак у временски домен врши се коришћењем израза

$$\mathbf{a}(t) = \text{Re}(\sqrt{2} \underline{\mathbf{A}} e^{j\omega t}). \quad (14)$$

## Максвелове једначине у комплексном домену

Простопериодичан режим је могућ само у линеарним срединама.

Максвелове једначине у комплексном домену без побудних струја и побудног поља гласе

$$\operatorname{rot} \underline{\mathbf{E}} = -j\omega\mu \underline{\mathbf{H}}, \quad (1)$$

$$\operatorname{rot} \underline{\mathbf{H}} = \underline{\mathbf{J}} + j\omega\varepsilon \underline{\mathbf{E}}, \quad (2)$$

$$\operatorname{div} \underline{\mathbf{D}} = \underline{\rho}, \quad (3)$$

$$\operatorname{div} \underline{\mathbf{B}} = 0, \quad (4)$$

при чему важи  $\underline{\mathbf{D}} = \varepsilon \underline{\mathbf{E}}$ ,  $\underline{\mathbf{B}} = \mu \underline{\mathbf{H}}$ .

Једначина континуитета у комплексном домену гласи

$$\operatorname{div} \underline{\mathbf{J}} = -j\omega \underline{\rho}. \quad (5)$$

У случају жичаног проводника, једначина континуитета има облик

$$\frac{dI}{dl} = -j\omega \underline{Q}'. \quad (6)$$

Како изгледају ове једначине у присуству побудних струја или побудног поља?



## Закаснели потенцијали у комплексном домену

**Подсетник:**

Нека је комплексни представник прстопериодичне величине  $u(t)$ ,

$$\underline{U} = Ue^{j\omega t},$$

онда је комплексни представник величине  $u(t - \tau)$

$$\underline{U}' = \underline{U}e^{-j\omega\tau},$$

јер се кашњење у времену за  $\tau$ , прсликава у множење са  $e^{-j\omega\tau}$  у комплексном домену. Одатле следи да је

$$\underline{\mathbf{A}}(\mathbf{r}, t) = \frac{\mu}{4\pi} \int_v \frac{\mathbf{J}\left(\mathbf{r}', t - \frac{R}{c}\right)}{R} dv \Rightarrow \underline{\mathbf{A}}(\mathbf{r}) = \frac{\mu}{4\pi} \int_v \frac{\mathbf{J}(\mathbf{r}')e^{-j\beta R}}{R} dv, \quad (1)$$

$$\underline{V}(\mathbf{r}, t) = \frac{1}{4\pi\epsilon} \int_v \frac{\rho\left(\mathbf{r}', t - \frac{R}{c}\right)}{R} dv \Rightarrow \underline{V}(\mathbf{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon} \int_v \frac{\rho(\mathbf{r}')e^{-j\beta R}}{R} dv, \quad (2)$$

где је

$$\beta = \frac{\omega}{c} = \frac{2\pi f}{c} = \frac{2\pi}{\lambda}, \quad (3)$$

фазни коефицијент, а  $\lambda = \frac{c}{f}$  таласна дужина.

Израз за вектор јачине електричног поља у комплексном домену постаје

$$\underline{\mathbf{E}}(\mathbf{r}) = \underbrace{-\text{grad } \underline{V}(\mathbf{r})}_{\underline{\mathbf{E}}_q} - \underbrace{j\omega \underline{\mathbf{A}}(\mathbf{r})}_{\underline{\mathbf{E}}_i}. \quad (4)$$

За први члан, односно компоненту која потиче од вишка наелектрисања, добија се

$$\underline{\mathbf{E}}_q(\mathbf{r}) = -\frac{1}{4\pi\epsilon} \int_v \text{grad} \left( \frac{\rho(\mathbf{r}')e^{-j\beta R}}{R} \right) dv = -\frac{1}{4\pi\epsilon} \int_v \rho(\mathbf{r}') dv \text{grad} \left( \frac{e^{-j\beta R}}{R} \right) = -\frac{1}{4\pi\epsilon} \int_v \rho(\mathbf{r}') dv \frac{d}{dR} \left( \frac{e^{-j\beta R}}{R} \right) \mathbf{r}_0,$$

тј.

$$\underline{\mathbf{E}}_q(\mathbf{r}) = \frac{1}{4\pi\epsilon} \int_v \rho(\mathbf{r}') dv \frac{(1 + j\beta R)e^{-j\beta R}}{R^2} \mathbf{r}_0, \quad (5)$$

због тога што градијент делује на координате  $x, y, z$ , а не на координате  $x', y', z'$ .

Израз за индуковано електрично поље гласи

$$\underline{\mathbf{E}}_i(\mathbf{r}) = -j\omega \underline{\mathbf{A}} = -j\omega \frac{\mu}{4\pi} \int_v \frac{\underline{\mathbf{J}}(\mathbf{r}') e^{-j\beta R}}{R} dv \quad (6)$$

На основу једначине континуитета, добија се израз за густину наелектрисања

$$\rho = j \frac{1}{\omega} \operatorname{div} \underline{\mathbf{J}} \quad (7)$$

Лоренцов услов у комплексном домену гласи

$$\operatorname{div} \underline{\mathbf{A}} = -j\omega \epsilon \mu \underline{V}$$

или (8)

$$\underline{V} = \frac{j}{\omega \epsilon \mu} \operatorname{div} \underline{\mathbf{A}} \quad (9)$$

Применом Лоренцовог услова, електрично поље се може изразити само преко магнетског-вектор потенцијала

$$\underline{\mathbf{E}} = -j\omega \underline{\mathbf{A}} - \operatorname{grad} \underline{V} = -j\omega \left( \underline{\mathbf{A}} + \frac{1}{\beta^2} \operatorname{grad} \operatorname{div} \underline{\mathbf{A}} \right) \quad (10)$$

Вектор магнетске индукције једнак је

$$\underline{\mathbf{B}} = \operatorname{rot} \underline{\mathbf{A}} \quad (11)$$

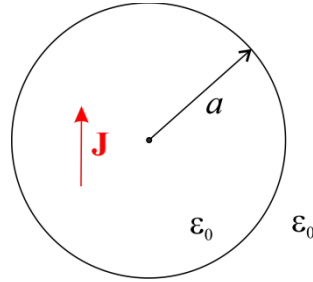
Када се уврсти интегрални израз за магнетски вектор-потенцијал, добија се

$$\underline{\mathbf{B}}(\mathbf{r}) = \frac{\mu}{4\pi} \int_v (\underline{\mathbf{J}}(\mathbf{r}') dv \times \mathbf{r}_0) \frac{(1 + j\beta R) e^{-j\beta R}}{R^2} \quad (12)$$

**У случају када је  $\beta R \ll 1$ , добијају се изрази који важе у квазистационарном пољу.**

**Задатак 294.**

У вакууму, унутар сфере полупречника  $a$ , постоје брзопроменљиве прстопериодичне струје комплексне густине  $\underline{\mathbf{J}}$  и угаоне учестаности  $\omega$ . Вектор  $\underline{\mathbf{J}}$  је константан у свим тачкама сфере. Одредити (а) расподелу запреминских и површинских наелектрисања сфере, (б) магнетски вектор-потенцијал и електрични скалар-потенцијал у тачки  $O$  и (в) вектор јачине електричног поља у тачки  $O$ .



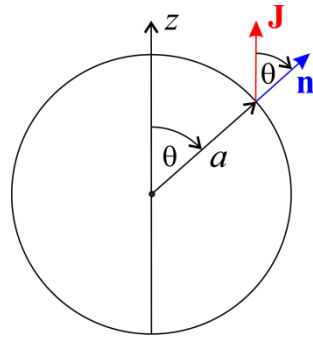
Слика 1.

**Решење:**

Густину запреминских наелектрисања,  $\rho$ , добијамо из једначине континуитета у диференцијалном облику.

$$\operatorname{div} \underline{\mathbf{J}} = -j\omega \rho. \quad (1)$$

С обзиром да је вектор  $\underline{\mathbf{J}}$  константан, следи да је  $\rho = 0$ .



Слика 2.

Површинску густину наелектрисања одређујемо на основу граничног услова

$$\mathbf{n} \cdot (\mathbf{J}_1 - \mathbf{J}_2) = -j\omega \rho_s, \quad (2)$$

где је вектор  $\mathbf{n}$  усмерен од средине 2 ка средини 1. У посматраном примеру, средина 1 је простор изван сфере, а средина 2 је простор у сфери. Стога је

$$\mathbf{n} \cdot (0 - \mathbf{J}) = -j\omega \rho_s, \quad (3)$$

$$\rho_s = -j \frac{J}{\omega} \cos \theta. \quad (4)$$

Распореда наелектрисања је антисиметрично распоређена у односу на тачку  $O$

$$\rho_s(\theta) = -\rho_s(\pi - \theta), \quad (5)$$

одакле следи да је електрични скалар-потенцијал у тачи  $O$  једнак нули.

Магнетски вектор-потенцијал у тачи  $O$  добијамо помоћу интеграла

$$\underline{\mathbf{A}} = \frac{\mu_0}{4\pi} \int_v \frac{\underline{\mathbf{J}} d\mathbf{v} e^{-j\beta r}}{r} = \frac{\mu_0 \underline{\mathbf{J}}}{4\pi} \int_0^a \frac{e^{-j\beta r} 4\pi r^2 dr}{r} = \quad (6)$$

$$= \mu_0 \underline{\mathbf{J}} \int_0^a r e^{-j\beta r} dr = \frac{\mu_0 \underline{\mathbf{J}}}{\beta^2} \int_0^a (-j\beta r) e^{-j\beta r} d(-j\beta r) = \quad (7)$$

$$= \frac{\mu_0 \underline{\mathbf{J}}}{\beta^2} \int_0^{-j\beta a} x e^x dx = \frac{\mu_0 \underline{\mathbf{J}}}{\beta^2} (x-1) e^x \Big|_0^{-j\beta a} = \quad (8)$$

$$= \frac{\mu_0 \underline{\mathbf{J}}}{\beta^2} [(1+j\beta a) e^{-j\beta a} - 1], \quad (9)$$

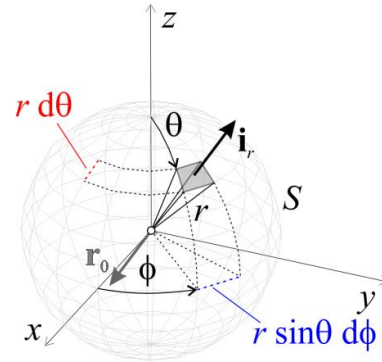
где је  $\beta = \omega \sqrt{\epsilon_0 \mu_0}$ .

(б) Електрично поље се састоји из две компоненте: компоненте која потиче од вишка наелектрисања ( $\mathbf{E}_q$ ) и индукованог електричног поља ( $\mathbf{E}_i$ ). Електрично поље које потиче од вишка наелектрисања одређујемо помоћу интеграла

$$\mathbf{E}_q = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_S \frac{\rho_s (1+j\beta r) e^{-j\beta r} dS}{r^2} \mathbf{r}_0,$$

где је

- $dS = r^2 \sin\theta d\theta d\phi$ , елементарна површина у сферном координатном систему,
- $\mathbf{r}_0$ , јединични вектор усмерен од елементарне површи ка тачки у којој рачунамо поље.



С обзиром да се правац и смер вектора  $\mathbf{i}_r$  мењају од тачке до тачке, неопходно је овај вектор разложити на компоненте у Декартовом координатном систему!

$$\mathbf{r}_0 = -\mathbf{i}_r = -\sin\theta \cos\phi \mathbf{i}_x - \sin\theta \sin\phi \mathbf{i}_y - \cos\theta \mathbf{i}_z. \quad (10)$$

За појединачне компоненте електричног поља у Декартовом координатном систему добија се

$$\mathbf{E}_{q,x} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_S \frac{\rho_s (1+j\beta r) e^{-j\beta r} (-\sin\theta \cos\phi) dS}{r^2} = 0, \quad (11)$$

$$\underline{\mathbf{E}}_{q,y} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_S \frac{\rho_s (1 + j\beta r) e^{-j\beta r} (-\sin\theta \sin\phi) dS}{r^2} = 0, \quad (12)$$

$$\underline{\mathbf{E}}_{q,z} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_S \frac{\rho_s (1 + j\beta r) e^{-j\beta r} (-\cos\theta) dS}{r^2} = \quad (13)$$

$$= \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_{\phi=0}^{2\pi} \int_{\theta=0}^{\pi} \frac{-j \frac{J}{\omega} \cos\theta (1 + j\beta a) e^{-j\beta a} (-\cos\theta) a^2 \sin\theta d\phi d\theta}{a^2} = \quad (14)$$

$$= j \frac{J}{4\pi\epsilon_0 \omega} (1 + j\beta a) e^{-j\beta a} \int_0^{2\pi} d\phi \int_0^{\pi} \cos^2\theta \sin\theta d\theta = -j \frac{J}{3\epsilon_0 \omega} (1 + j\beta a) e^{-j\beta a}. \quad (15)$$

Коначно имамо

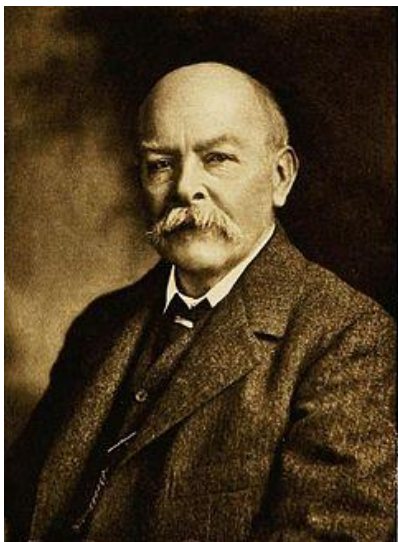
$$\underline{\mathbf{E}}_q = -j \frac{\mathbf{J}}{3\epsilon_0 \omega} (1 + j\beta a) e^{-j\beta a}.$$

Индуковано електрично поље је

$$\underline{\mathbf{E}}_i = -j\omega \underline{\mathbf{A}} = -j\omega \frac{\mu_0 \mathbf{J}}{\beta^2} [(1 + j\beta a) e^{-j\beta a} - 1]. \quad (16)$$

## Поинтингова теорема

Поинтингова теорема представља закон о одржању снага електромагнетског поља.



*John Henry Poynting*

- John Henry Poynting (9 September 1852 – 30 March 1914) was an English physicist.
- From 1872 to 1876 he was a student at Cambridge University, where he attained high honours in mathematics.
- In the late 1870s he worked in the Cavendish Laboratory at Cambridge under James Clerk Maxwell. In 1880, he became the first professor of physics at the University of Birmingham.
- He was the developer and eponym of the Poynting vector, which describes the direction and magnitude of electromagnetic energy flow and is used in the Poynting theorem, a statement about energy conservation for electric and magnetic fields. This work was first published in 1884.

Извор Wikipedia

Посматрамо део простора, запремине  $v$ , који је ограничен помоћу површи  $S$ . У посматраном делу простора, средина је линеарна и изотропна, параметара  $\epsilon$ ,  $\mu$  и  $\sigma$ .

Полазимо од прве две Максвелове једначине

$$\text{rot } \mathbf{E} = -\mu \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t}, \quad (1)$$

$$\text{rot } \mathbf{H} = \mathbf{J} + \epsilon \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t}, \quad (2)$$

Најпре, прву једначину množимо скаларно са  $\mathbf{H}$ , а другу са  $\mathbf{E}$

$$\mathbf{H} \cdot \text{rot } \mathbf{E} = -\mu \mathbf{H} \cdot \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t}, \quad (3)$$

$$\mathbf{E} \cdot \text{rot } \mathbf{H} = \mathbf{J} \cdot \mathbf{E} + \epsilon \mathbf{E} \cdot \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t}. \quad (4)$$

У формулама (3) и (4), појављују се скаларни производи облика  $\mathbf{H} \cdot \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t}$  и  $\mathbf{E} \cdot \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t}$ .

Једноставним трансформацијама, показује се да важи

$$\boxed{\mathbf{H} \cdot \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t} = \frac{1}{2} \frac{\partial}{\partial t} (\|\mathbf{H}\|^2)} \quad (5)$$

Наиме,

$$\|\mathbf{H}\|^2 = \mathbf{H} \cdot \mathbf{H} = H_x^2 + H_y^2 + H_z^2, \quad (6)$$

$$\frac{\partial}{\partial t} (\mathbf{H} \cdot \mathbf{H}) = \frac{\partial}{\partial t} (H_x^2 + H_y^2 + H_z^2) = \quad (7)$$

$$= 2H_x \frac{\partial H_x}{\partial t} + 2H_y \frac{\partial H_y}{\partial t} + 2H_z \frac{\partial H_z}{\partial t} = 2\mathbf{H} \cdot \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t}. \quad (8)$$

Применом овог идентитета, (3) и (4), постају

$$\mathbf{H} \cdot \text{rot} \mathbf{E} = -\frac{\mu}{2} \frac{\partial \|\mathbf{H}\|^2}{\partial t}, \quad (9)$$

$$\mathbf{E} \cdot \text{rot} \mathbf{H} = \mathbf{J} \cdot \mathbf{E} + \frac{\varepsilon}{2} \frac{\partial \|\mathbf{E}\|^2}{\partial t}. \quad (10)$$

Одузимањем (9) од (10), добија се

$$\mathbf{E} \cdot \text{rot} \mathbf{H} - \mathbf{H} \cdot \text{rot} \mathbf{E} = \mathbf{J} \cdot \mathbf{E} + \frac{\varepsilon}{2} \frac{\partial \|\mathbf{E}\|^2}{\partial t} + \frac{\mu}{2} \frac{\partial \|\mathbf{H}\|^2}{\partial t}. \quad (11)$$

Лева страна једнакости (11), може да се трансформише помоћу идентитета из векторске анализе

$$\boxed{\text{div}(\mathbf{E} \times \mathbf{H}) = \mathbf{H} \cdot \text{rot} \mathbf{E} - \mathbf{E} \cdot \text{rot} \mathbf{H}}, \quad (12)$$

( $\nabla \cdot (\mathbf{E} \times \mathbf{H}) = \mathbf{H} \cdot (\nabla \times \mathbf{E}) - \mathbf{E} \cdot (\nabla \times \mathbf{H})$ ), извод ф-је две променљиве и померање чланова у мешовитом производу)

па је

$$-\text{div}(\mathbf{E} \times \mathbf{H}) = \mathbf{J} \cdot \mathbf{E} + \frac{\varepsilon}{2} \frac{\partial \|\mathbf{E}\|^2}{\partial t} + \frac{\mu}{2} \frac{\partial \|\mathbf{H}\|^2}{\partial t}. \quad (13)$$

У случају када спољашње изворе поља представимо помоћу побудног поља,  $\mathbf{E}_i$ , важи  $\mathbf{J} = \sigma(\mathbf{E} + \mathbf{E}_i)$

$$\mathbf{E} = \frac{\mathbf{J}}{\sigma} - \mathbf{E}_i \Rightarrow \mathbf{J} \cdot \mathbf{E} = \frac{\|\mathbf{J}\|^2}{\sigma} - \mathbf{J} \cdot \mathbf{E}_i. \quad (14)$$

Заменом (14) у (13), добија се

$$\mathbf{J} \cdot \mathbf{E}_i = \frac{\|\mathbf{J}\|^2}{\sigma} + \frac{\varepsilon}{2} \frac{\partial \|\mathbf{E}\|^2}{\partial t} + \frac{\mu}{2} \frac{\partial \|\mathbf{H}\|^2}{\partial t} + \text{div}(\mathbf{E} \times \mathbf{H}). \quad (15)$$

Ако интегралимо обе стране једнакости (15) по запремини  $v$ , следи да је

$$\int_v \mathbf{J} \cdot \mathbf{E}_i \, dv = \int_v \frac{\|\mathbf{J}\|^2}{\sigma} \, dv + \int_v \left( \frac{\varepsilon}{2} \frac{\partial \|\mathbf{E}\|^2}{\partial t} + \frac{\mu}{2} \frac{\partial \|\mathbf{H}\|^2}{\partial t} \right) \, dv + \int_v \operatorname{div}(\mathbf{E} \times \mathbf{H}) \, dv. \quad (16)$$

Применом теореме Гауса и Осторградског, једнакост добија коначан облик

$$\int_v \mathbf{J} \cdot \mathbf{E}_i \, dv = \int_v \frac{\|\mathbf{J}\|^2}{\sigma} \, dv + \frac{\partial}{\partial t} \int_v \left( \frac{\varepsilon \|\mathbf{E}\|^2}{2} + \frac{\mu \|\mathbf{H}\|^2}{2} \right) \, dv + \oint_S (\mathbf{E} \times \mathbf{H}) \cdot d\mathbf{S}. \quad (17)$$

где је  $d\mathbf{S} = \mathbf{n}dS$ , при чему се референтни смер за нормалу узима ка споља.

У скраћеној форми, Поинтингова теорема гласи

$$p_g(t) = p_J(t) + \frac{\partial W_{\text{tot}}}{\partial t} + \oint_S \mathbf{P} \cdot d\mathbf{s}, \quad (18)$$

где су све величине дефинисане у табели испод.

$\mathbf{J} \cdot \mathbf{E}_i$ ,	Запреминска густина снаге извора
$\frac{\ \mathbf{J}\ ^2}{\sigma}$ ,	Запреминска густина снаге Џулових губитака
$p_g(t) = \int_v \mathbf{J} \cdot \mathbf{E}_i \, dv$ ,	Укупна снага извора у посматраном домену
$p_J(t) = \int_v \frac{\ \mathbf{J}\ ^2}{\sigma} \, dv$ ,	Укупна снага Џулових губитака у посматраном домену
$w_E = \frac{\varepsilon \ \mathbf{E}\ ^2}{2}$	Запреминска густина електричне енергије
$w_M = \frac{\mu \ \mathbf{H}\ ^2}{2}$	Запреминска густина магнетске енергије
$W_{\text{TOT}} = \int_v \left( \frac{\varepsilon \ \mathbf{E}\ ^2}{2} + \frac{\mu \ \mathbf{H}\ ^2}{2} \right) \, dv$	Укупна електромагнетска енергија у посматраном домену
$\frac{\partial W_{\text{TOT}}}{\partial t} = \frac{\partial}{\partial t} \int_v \left( \frac{\varepsilon \ \mathbf{E}\ ^2}{2} + \frac{\mu \ \mathbf{H}\ ^2}{2} \right) \, dv$ ,	Брзина промене електромагнетске енергије
$\mathbf{P} = \mathbf{E} \times \mathbf{H}$ ,	Поинтингов вектор $\left[ \frac{\text{W}}{\text{m}^2} \right]$
$\oint_S \mathbf{P} \cdot d\mathbf{S} = \oint_S (\mathbf{E} \times \mathbf{H}) \cdot d\mathbf{S}$	Брзина којом се електромагнетска енергија из посматраног домена преноси у околни простор

На сличан начин изводи се Поинтингова теорема у случају када су извори поља побудне струје. Једина разлика је у другој Максвеловој једначини која сада гласи

$$\operatorname{rot} \mathbf{H} = \mathbf{J} + \mathbf{J}_i + \varepsilon \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \sigma \mathbf{E} + \mathbf{J}_i + \varepsilon \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t}. \quad (19)$$



Спроведећи исти поступак као малопре, добија се исказ Поинтингове теореме у случају када су извори поља побудне струје

$$\boxed{-\int_v \mathbf{J}_i \cdot \mathbf{E} dv = \int_v \sigma \|\mathbf{E}\|^2 dv + \frac{\partial}{\partial t} \int_v \left( \frac{\epsilon \|\mathbf{E}\|^2}{2} + \frac{\mu \|\mathbf{H}\|^2}{2} \right) dv + \oint_S (\mathbf{E} \times \mathbf{H}) \cdot d\mathbf{S}} \quad (20)$$

<https://en.wikipedia.org/wiki/File:DipoleRadiation.gif>

### Задатак 263.

(а) Како гласи Поинтингова теорема у случају савреног диелектрика?

У савреном диелектрику ( $\sigma = 0$ ) нема губитака, па је снага Џулових губитака нула.

(б) Како гласи Поинтингова теорема у случају стационарног поља?

$$p_g(t) = p_J(t) + \oint_S \mathbf{P} \cdot d\mathbf{s}, \text{ јер је } \frac{\partial W_{\text{tot}}}{\partial t} = 0.$$

(в) Како гласи Поинтингова теорема у случају домена обухваћеног савршеним проводником?

На површи савреног проводника, вектор електричног поља има само нормалну компоненту, а вектор магнетског поља само тангенцијалну. Одатле следи да Поинтингов вектор има само тангенцијалну компоненту.

$$\mathbf{P} = \mathbf{E} \times \mathbf{H} = E_n \mathbf{i}_n \times H_t \mathbf{i}_t = E_n H_t (\mathbf{i}_n \times \mathbf{i}_t) = P (\mathbf{i}_n \times \mathbf{i}_t).$$

Флукс Поинтинговог вектора по површи савреног проводника је нула јер су Поинтингов вектор и вектор нормале међусобно управни

$$\oint_S P (\mathbf{i}_n \times \mathbf{i}_t) \cdot d\mathbf{S} \mathbf{i}_n = \oint_S P (\mathbf{i}_n \times \mathbf{i}_n) \cdot \mathbf{i}_t dS = 0.$$

**Између домена који је ограничен савршеним проводником и околине нема размене електромагнетске енергије!**

Поинтингова теорема у овом случају гласи

$$p_g(t) = p_J(t) + \frac{\partial W_{\text{tot}}}{\partial t}.$$

Ради смањења електромагнетског зрачења врши се оклапање електричних уређаја.

