

О НЕРЕЗОНАНСНЫХ ПАРАМЕТРИЧЕСКИХ ВЗАИМОДЕЙСТВИЯХ
ПОВЕРХНОСТНЫХ ВОЛН В ИЗОТРОПНЫХ ТВЕРДЫХ ТЕЛАХ

Б. А. Конюхов, Г. М. Шаламов

(Горький)

В работе в параметрическом приближении приводится решение задачи о нелинейном взаимодействии поверхностных волн Рэлея, распространяющихся в твердом теле с заданными упругими полями. Получены укороченные уравнения, описывающие эффект модуляции поверхностных волн и выражения индекса модуляции через константы упругости третьего порядка.

1. В литературе среди нелинейных эффектов, имеющих место при распространении поверхностных волн в твердых телах, рассматривалась лишь генерация высших гармоник. Этим не исчерпываются нелинейные эффекты, и представляет интерес изучение взаимодействия нескольких поверхностных волн, а также взаимодействие поверхностных волн с внутренними упругими полями твердой среды. В данной работе проведено теоретическое рассмотрение параметрических взаимодействий поверхностных волн Рэлея с объемными упругими полями, удовлетворяющими граничным условиям.

Рассмотрение может быть проведено на базе асимптотических методов. Для этого необходимо решать систему нелинейных волновых уравнений с соответствующими граничными условиями.

Сформулируем задачу: пусть по границе твердое тело — вакуум распространяется рэлеевская волна в направлении оси x (здесь введена обычная декартова система координат), однородная по y и неоднородная по z (вектор нормали к поверхности твердого тела направлен по z). На твердое тело действует внешнее произвольное модулирующее поле (удовлетворяющее соответствующим граничным условиям), медленно изменяющееся в пространстве и во времени, по сравнению с колебаниями точек в рэлеевской волне. Задача сводится к определению изменений комплексной амплитуды волны Рэлея. Система нелинейных волновых уравнений для этого случая в переменных Лагранжа имеет вид

$$(1.1) \quad \begin{aligned} \rho_0 \frac{\partial^2 u_1}{\partial t^2} - \left(K + \frac{4}{3} \mu \right) \frac{\partial^2 u_1}{\partial x^2} - \mu \frac{\partial^2 u_1}{\partial z^2} - \left(K + \mu \frac{1}{3} \right) \frac{\partial^2 u_3}{\partial x \partial z} &= \frac{\partial T_{11}}{\partial x} + \frac{\partial T_{13}}{\partial z} \\ \rho_0 \frac{\partial^2 u_3}{\partial t^2} - \left(K + \frac{4}{3} \mu \right) \frac{\partial^2 u_3}{\partial z^2} - \mu \frac{\partial^2 u_3}{\partial x^2} - \left(K + \frac{\mu}{3} \right) \frac{\partial^2 u_1}{\partial x \partial z} &= \frac{\partial T_{31}}{\partial x} + \frac{\partial T_{33}}{\partial z} \end{aligned}$$

где K — модуль всестороннего сжатия, μ — модуль сдвига, T_{ik} — нелинейная часть тензора напряжений, u_i — компоненты вектора смещений (индекс 1 соответствует x , $2 \sim y$, $3 \sim z$). Граничные условия, определяемые отсутствием внешних сил, нормальных к поверхности твердого тела, имеют вид [1]

$$(1.2) \quad \sigma_{ik} n_k = 0 \quad \text{при } z = 0$$

где n_k — вектор нормали к границе твердой упругой среды. В данном

случае при нормали, направленной по z , имеют место соотношения

$$(1.3) \quad \sigma_{xz} = \sigma_{yz} = \sigma_{zz} = 0$$

где σ_{ik} — полный тензор напряжений.

Учитывая (1.2), (1.3) и то обстоятельство, что волна по y однородна (т. е. $\partial/\partial y = 0$) можно получить граничные условия для $z = 0$ в виде

$$(1.4) \quad \mu \left(\frac{\partial u_1}{\partial z} + \frac{\partial u_3}{\partial x} \right) = -T_{13}$$

$$\left(K + \frac{4}{3} \mu \right) \frac{\partial u_3}{\partial z} + \left(K - \frac{2}{3} \mu \right) \frac{\partial u_1}{\partial x} = -T_{33}$$

Таким образом задача сводится к решению уравнений (1.4) с граничными условиями (1.4) при заданном модулирующем поле u^m .

Прежде чем приступить к решению указанной нелинейной задачи, запишем решение линейной задачи, т. е. решение системы (1.1) и (1.4) при равных нулю правых частях в форме:

$$(1.5) \quad u_1 = \text{Re} (a_1 e^{\kappa_1 z} + a_2 e^{\kappa_2 z}) e^{i(\omega t - kx)}$$

$$u_3 = \text{Re} (i\rho_1 a_1 e^{\kappa_1 z} + i\rho_2 a_2 e^{\kappa_2 z}) e^{i(\omega t - kx)}$$

где a_1 и a_2 — постоянные амплитуды

$$\kappa_1^2 = k^2 - \frac{\omega^2}{c_l^2}, \quad \kappa_2^2 = k^2 - \frac{\omega^2}{c_t^2}, \quad \rho_1 = -\frac{\omega^2 - c_l^2 k^2}{\kappa_1 k c_l^2}, \quad \rho_2 = \frac{k}{\kappa_2}$$

$$\left(c_l = \left[\frac{(K + 4/3 \mu)}{\rho_0} \right]^{1/2}, \quad c_t = (\mu/\rho_0)^{1/2} \right)$$

k — волновое число, c_l — скорость продольных волн, c_t — скорость сдвиговых волн, ρ_0 — плотность невозмущенной среды. Для однородной по y волны граничные условия линейной задачи удовлетворяются при

$$(1.6) \quad a_2 = a_1 S \quad \left(S = -\frac{2\rho_1 \rho_2}{1 + \rho_2^2} \right)$$

и соответствующее дисперсионное уравнение имеет решение вида

$$(1.7) \quad \omega = c_l k \xi$$

где ξ — некоторое постоянное число меньше единицы.

2. Решение задачи о нелинейном взаимодействии волны Рэлея с модулирующим упругим полем будем искать в параметрической форме

$$(2.1) \quad u_1(x, t) = \text{Re} [a_1(x, t) e^{\kappa_1 z} + a_2(x, t) e^{\kappa_2 z}] e^{i(\omega t - kx)} +$$

$$+ u^m(x, y, z, t) + \mu^* w_1$$

$$u_3(x, t) = \text{Re} [i\rho_1 a_1(x, t) e^{\kappa_1 z} + i\rho_2 a_2(x, t) e^{\kappa_2 z}] e^{i(\omega t - kx)} +$$

$$+ u^m(x, y, z, t) + \mu^* w_2$$

где $a_1(x, t)$, $a_2(x, t)$ медленно меняющиеся функции x и t , μ^* — безразмерный параметр, имеющий смысл акустического числа Маха, ($\mu^* = u/\lambda$), w_i — добавка, учитывающая неточность приближенного решения (2.1). Подставляя (2.1) в (1.4) и приравнявая коэффициенты при $e^{i(\omega t - kx)}$ после разложения в ряд Фурье, можно получить уравнения для w_i

$$\begin{aligned}
 (2.2) \quad & (c_l^2 k^2 - \omega^2) w_1 - c_l^2 \frac{\partial^2 w_1}{\partial z^2} + ik(c_l^2 - c_t^2) \frac{\partial w_3}{\partial z} = \left(\alpha_{11} \frac{\partial a_1}{\partial t} + \alpha_{12} \frac{\partial a_1}{\partial x} + \right. \\
 & \left. + \alpha_{13} \frac{\partial a_1}{\partial z} + F_{11} \right) e^{\kappa_1 z} + \left(\beta_{11} \frac{\partial a_2}{\partial t} + \beta_{12} \frac{\partial a_2}{\partial x} + \beta_{13} \frac{\partial a_2}{\partial z} + F_{12} \right) e^{\kappa_2 z} \\
 & (c_t^2 k^2 - \omega^2) w_3 - c_t^2 \frac{\partial^2 w_3}{\partial z^2} + ik(c_l^2 - c_t^2) \frac{\partial w_1}{\partial z} = \left(\alpha_{21} \frac{\partial a_1}{\partial t} + \alpha_{22} \frac{\partial a_1}{\partial x} + \right. \\
 & \left. + \alpha_{23} \frac{\partial a_1}{\partial z} + F_{13} \right) e^{\kappa_1 z} + \left(\beta_{21} \frac{\partial a_2}{\partial t} + \beta_{22} \frac{\partial a_2}{\partial x} + \beta_{23} \frac{\partial a_2}{\partial z} + F_{32} \right) e^{\kappa_2 z} \\
 & (\alpha_{11} = -2i\omega, \alpha_{12} = -ik[2c_l^2 - \rho_1^2(c_l^2 - c_t^2)], \alpha_{13} = k\rho_1(c_l^2 + c_t^2) \\
 & \alpha_{21} = 2\rho_1\omega, \alpha_{22} = k\rho_1(c_l^2 + c_t^2), \alpha_{23} = ik[2\rho_1^2 c_l^2 - (c_l^2 - c_t^2)] \\
 & \beta_{11} = -2i\omega, \beta_{12} = -ik\rho_1(c_l^2 + c_t^2), \beta_{13} = \frac{k}{\rho_2}[2c_l^2 + \rho_2^2(c_l^2 - c_t^2)] \\
 & \beta_{21} = 2\rho_2\omega, \beta_{22} = \frac{k}{\rho_2}[2\rho_2^2 c_l^2 + (c_l^2 - c_t^2)], \beta_{23} = ik(c_l^2 + c_t^2))
 \end{aligned}$$

где F_{ik} — коэффициенты Фурье, получающиеся при усреднении правых частей уравнений (1.1). При выводе F_{ik} учитываются условия

$$\begin{aligned}
 (2.3) \quad & \left| \frac{\partial^2 a_i}{\partial x_i \partial x_k} \right| \ll k \left| \frac{\partial a_i}{\partial x_k} \right| \ll k^2 |a_i|, \quad \left| \frac{\partial^2 a_i}{\partial t^2} \right| \ll \omega \left| \frac{\partial a_i}{\partial t} \right| \ll \omega^2 |a_i| \\
 & \left| \frac{\partial^2 u_i^m}{\partial x_i \partial x_k} \right| \ll k \left| \frac{\partial u_i^m}{\partial x_k} \right| \ll k^2 |u_i^m|; \quad \left| \frac{\partial^2 u_i^m}{\partial t^2} \right| \ll \omega \left| \frac{\partial u_i^m}{\partial t} \right| \ll \omega^2 |u_i^m|
 \end{aligned}$$

Полученные коэффициенты F_{ik} определяются соотношениями вида

$$\begin{aligned}
 (2.4) \quad & F_{11}, F_{31} = \langle F_i \rangle \{i=1,3, \gamma = \kappa_1, A_1 = a_1, A_2 = 0, A_3 = i\rho_1 a_1\} \\
 & F_{12}, F_{32} = \langle F_i \rangle \{i = 1,3; \gamma = \kappa_2; A_1 = a_2; A_2 = 0, A_3 = i\rho_2 a_2\} \\
 & \langle F_i \rangle = \left(\mu + \frac{A}{4} \right) \left(-k^2 A_l \frac{\partial u_l^m}{\partial x_i} + \gamma^2 A_l \frac{\partial u_l^m}{\partial x_i} - k^2 A_l \frac{\partial u_l^m}{\partial x_l} + \gamma^2 A_l \frac{\partial u_l^m}{\partial x_l} - \right. \\
 & \left. - 2k^2 A_i \frac{\partial u_1^m}{\partial x} + 2\gamma^2 A_i \frac{\partial u_3^m}{\partial z} - 2ik\gamma A_i \frac{\partial u_1^m}{\partial z} - 2ik\gamma A_i \frac{\partial u_3^m}{\partial x} \right) + \\
 & + \left(K + \frac{\mu}{3} + \frac{A}{4} + B \right) \left(-k^2 \delta_{li} A_l \frac{\partial u_l^m}{\partial x} + \gamma^2 \delta_{3i} A_l \frac{\partial u_l^m}{\partial z} - ik\gamma \delta_{li} A_l \frac{\partial u_l^m}{\partial z} - \right. \\
 & \left. - ik\gamma \delta_{3i} A_l \frac{\partial u_l^m}{\partial x} - ik\gamma A_3 \frac{\partial u_i^m}{\partial x} - k^2 A_1 \frac{\partial u_i^m}{\partial x} - ik\gamma A_1 \frac{\partial u_i^m}{\partial z} + \right. \\
 & \left. + \gamma^2 A_3 \frac{\partial u_1^m}{\partial z} \right) + \left(K - \frac{2}{3} \mu + B \right) \left(-k^2 A_i \frac{\partial u_l^m}{\partial x_l} + \gamma^2 A_i \frac{\partial u_l^m}{\partial x_l} \right) + \\
 & + \left(B + \frac{A}{4} \right) \left(-k^2 A_1 \frac{\partial u_1^m}{\partial x_i} + \gamma^2 A_3 \frac{\partial u_3^m}{\partial x_i} + \gamma^2 \delta_{3i} A_l \frac{\partial u_3^m}{\partial x_l} - ik\gamma A_1 \frac{\partial u_3^m}{\partial x_i} - \right. \\
 & \left. - k^2 \delta_{li} A_l \frac{\partial u_1^m}{\partial x_l} - ik\gamma A_3 \frac{\partial u_1^m}{\partial x_i} - ik\gamma \delta_{3i} A_l \frac{\partial u_1^m}{\partial x_l} - \right. \\
 & \left. - ik\gamma \delta_{li} A_l \frac{\partial u_3^m}{\partial x_l} \right) + (B + 2C) \left(-k^2 \delta_{li} A_l \frac{\partial u_l^m}{\partial x_l} - ik\gamma \delta_{3i} A_l \frac{\partial u_l^m}{\partial x_l} - \right. \\
 & \left. - ik\gamma \delta_{li} A_3 \frac{\partial u_l^m}{\partial x_l} + \gamma^2 \delta_{3i} A_3 \frac{\partial u_l^m}{\partial x_l} \right)
 \end{aligned}$$

Из (2.2) следует, что дифференциальный оператор, действующий на W_i в левой части, совпадает с соответствующим дифференциальным оператором линейной задачи. При этом зависимость w_i от z здесь «быстрая», т. е. пространственный масштаб изменения w_i по z порядка длины волны λ . Уравнения для w_1 и w_3 образуют квазилинейную по z неавтономную систему. Вынужденное решение этой задачи есть суперпозиция решений для отдельных слагаемых вынуждающей силы, стоящей в правой части уравнений (2.2).

Как показано в теории асимптотических методов, приближенное решение (2.1) сходится к решению задачи, если w_i будет меняться по «быстрым» переменным так же, как и решение линейной задачи. Для удовлетворения этого условия потребуем, чтобы

$$(2.5) \quad w_i = w_i^\circ e^{zz}$$

Подставляя (2.5) в (2.2), можно получить для w_i° алгебраическую систему вида

$$(2.6) \quad R_1 w_1^\circ + p_1 w_2^\circ = Q_1, \quad R_2 w_3^\circ + p_2 w_1^\circ = Q_2$$

Определитель системы (2.6) обращается в нуль. Требуя ненарастания w_i° (т. е. ограниченности) и удовлетворяя условие совместности системы (2.6), можно получить искомые укороченные уравнения для медленно меняющихся амплитуд $a_1(x, t)$ и $a_2(x, t)$

$$(2.7) \quad \begin{aligned} \frac{\partial a_1}{\partial t} + \frac{c_t^2}{c_t \xi} \frac{\partial a_1}{\partial x} + i \frac{c_t^2 \rho_1}{c_t \xi} \frac{\partial a_2}{\partial z} + \frac{i F_{11} - \rho_1 F_{31}}{2\omega(1 - \rho_1^2)} &= 0 \\ \frac{\partial a_2}{\partial t} + \frac{c_t}{\xi} \frac{\partial a_2}{\partial x} + i \frac{c_t}{\rho_2 \xi} \frac{\partial a_1}{\partial z} + \frac{i F_{12} - \rho_2 F_{32}}{2\omega(1 - \rho_2^2)} &= 0 \end{aligned}$$

При выводе (2.7) учтено дисперсионное соотношение (1.7). Структура модулируемых волн по z при выводе (2.7) считается такой же, как и в линейной задаче, так как по z амплитуда меняется «быстро».

3. Последнее обстоятельство необходимо учесть при выводе усредненных граничных условий. Для получения этих граничных условий подставим (2.1) в (1.4). Приравнявая в полученных таким образом выражениях члены порядка μ^* , можно записать систему для w_i

$$(3.1) \quad \begin{aligned} c_t^2 \frac{\partial w_1}{\partial z} - ikc_t^2 w_3 &= \Phi_{13} - i\rho_1 c_t^2 \frac{\partial a_1}{\partial x} - i\rho_2 c_t^2 \frac{\partial a_2}{\partial x} \\ c_t^2 \frac{\partial w_3}{\partial z} - ik(c_t^2 - 2c_t^2) w_1 &= \Phi_{33} - i\rho_1 c_t^2 \frac{\partial a_1}{\partial z} - i\rho_2 c_t^2 \frac{\partial a_2}{\partial z} \end{aligned}$$

Граничные условия записаны для поверхности $z = 0$, и этот факт следует учесть при дифференцировании по z в (3.1). Величины Φ_{ik} в (3.1) есть соответствующие коэффициенты Фурье, получающиеся при усреднении правых частей (1.4) по быстрым переменным

$$(3.2) \quad \begin{aligned} \Phi_{13}, \quad \Phi_{33} &= \langle T_{ik} \rangle \{i = 1, 3; \quad k = 3, \quad A_1 = a_1, \quad A_2 = 0, \quad A_3 = i\rho_1 a_1, \\ &\gamma = \kappa_1\} + \langle T_{ik} \rangle \{i = 1, 3, \quad k = 3, \quad A_1 = a_2, \quad A_2 = 0, \quad A_3 = i\rho_2 a_2, \quad \gamma = \kappa_2\} \\ \langle T_{ik} \rangle &= \left(\mu + \frac{A}{4} \right) \left(-ikA_l \delta_{13} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_k} - \gamma A_i \delta_{3i} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_k} - ikA_l \delta_{1k} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_i} + \right. \\ &+ \gamma A_l \delta_{3k} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_i} + \gamma A_k \delta_{3l} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_i} - ikA_k \delta_{1l} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_i} - ikA_i \delta_{1l} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_i} + \\ &+ \gamma A_i \delta_{3l} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_i} - ikA_l \delta_{1k} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_i} + \gamma A_l \delta_{3k} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_i} - ikA_i \delta_{1l} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_k} + \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 & + \gamma A_i \delta_{3l} \frac{\partial u_i^m}{\partial x_k} \Big) + \left(K - \frac{2}{3} \mu + B \right) \left[\delta_{ik} \left(-ik A_m \delta_{1n} \frac{\partial u_m^m}{\partial x_n} + \right. \right. \\
 & + \gamma A_m \delta_{3n} \frac{\partial u_m^m}{\partial x_n} \Big) - ik A_l \delta_{1l} \frac{\partial u_i^m}{\partial x_k} + \gamma A_l \delta_{3l} \frac{\partial u_i^m}{\partial x_k} - ik A_i \delta_{1k} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_i} + \\
 & + \gamma A_i \delta_{3k} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_l} \Big] + \frac{A}{4} \left(-ik A_k \delta_{1l} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_i} + \gamma A_k \delta_{3l} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_i} - ik A_l \delta_{1k} \frac{\partial u_k^m}{\partial x_l} + \right. \\
 & + \gamma A_l \delta_{3i} \frac{\partial u_k^m}{\partial x_l} \Big) + B \left[\left(-ik A_k \delta_{1i} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_i} + \gamma A_k \delta_{3i} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_l} - ik A_l \delta_{1l} \frac{\partial u_k^m}{\partial x_i} + \right. \right. \\
 & + \gamma A_l \delta_{3l} \frac{\partial u_i^m}{\partial x_i} + \frac{\delta_{ik}}{2} \left(-ik A_m \delta_{1n} \frac{\partial u_m^m}{\partial x_n} + \gamma A_m \delta_{3n} \frac{\partial u_m^m}{\partial x_n} - ik A_n \delta_{1m} \frac{\partial u_m^m}{\partial x_n} + \right. \\
 & \left. \left. + \gamma A_n \delta_{3m} \frac{\partial u_m^m}{\partial x_n} \right) \right] + 2C \left(-ik A_l \delta_{1l} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_l} + \gamma A_l \delta_{3l} \frac{\partial u_l^m}{\partial x_l} \right) \delta_{ik}
 \end{aligned}$$

Запишем решение системы (2.2) в виде суммы общего решения однородной и частного решения неоднородной систем (при учете условий совместимости)

$$\begin{aligned}
 (3.3) \quad & w_1 = w' e^{\kappa_1 z} + w'' e^{\kappa_2 z} \\
 & w_3 = i \rho_1 w' e^{\kappa_1 z} + i \rho_2 w'' e^{\kappa_2 z} + V_1 \left(\alpha_{11} \frac{\partial a_1}{\partial t} + \alpha_{12} \frac{\partial a_1}{\partial x} + \alpha_{13} \frac{\partial a_1}{\partial z} + F_{11} \right) \times \\
 & \times e^{\kappa_1 z} + V_2 \left(\beta_{11} \frac{\partial a_2}{\partial t} + \beta_{12} \frac{\partial a_2}{\partial x} + \beta_{13} \frac{\partial a_2}{\partial z} + F_{12} \right) l^{\kappa_2 z} \\
 & \left(V_1 = -\frac{i}{k \kappa_1 (c_l^2 - c_t^2)}, \quad V_2 = -\frac{i}{k \kappa_2 (c_l^2 - c_t^2)} \right)
 \end{aligned}$$

где w', w'' — постоянные амплитуды порядка μ^* .

При условии (3.3) граничные условия (3.1) примут вид

$$\begin{aligned}
 (3.4) \quad & c_l^2 (\kappa_1 + k \rho_1) w' + c_l^2 (\kappa_2 + k \rho_2) w'' = i v_{11} \frac{\partial a}{\partial t} + i v_{12} \frac{\partial a}{\partial x} + v_{13} \left(\frac{\partial a_1}{\partial z} \right)_0 + \\
 & + v_{14} \left(\frac{\partial a_2}{\partial z} \right)_0 + \Phi_{13} + \frac{c_l^2 (F_{11})_0}{k \rho_1 (c_l^2 - c_t^2)} + \frac{c_l^2 (F_{12})_0}{k \rho_2 (c_l^2 - c_t^2)} \\
 & i [c_l^2 \kappa_1 \rho_1 - k (c_l^2 - 2c_t^2)] w' + i [c_l^2 \kappa_2 \rho_2 - k (c_l^2 - 2c_t^2)] w'' = v_{21} \frac{\partial a}{\partial t} + \\
 & + v_{22} \frac{\partial a}{\partial x} + i v_{23} \left(\frac{\partial a_1}{\partial z} \right)_0 + i v_{24} \left(\frac{\partial a_2}{\partial z} \right)_0 + \Phi_{33} - \frac{ic_l^2 [(F_{11})_0 + (F_{12})_0]}{k (c_l^2 - c_t^2)} \\
 & \left(v_{11} = -\frac{2c_l^2 \xi (1 + S \rho_1 \rho_2)}{\rho_1 (c_l^2 - c_t^2)}, \quad v_{12} = \frac{2 (c_l^2 - \rho_1^2 c_l^2 + \rho_1^2 c_t^2 + S \rho_1 \rho_2 c_l^2) c_t^2}{k (c_l^2 - c_t^2)} \right. \\
 & v_{14} = \frac{c_l^2 [2c_t^2 + (\rho_2^2 - 1) (c_l^2 - c_t^2)]}{c_l^2 - c_t^2}, \quad v_{21} = \frac{2c_l^2 c_t^2 \xi (S + 1)}{c_l^2 - c_t^2}, \quad v_{13} = \frac{2c_l^4}{c_l^2 - c_t^2} \\
 & v_{22} = \frac{c_l^2 [(c_l^2 - c_t^2) (1 - \rho_1^2) + (1 + S) (c_l^2 - c_t^2)]}{c_l^2 - c_t^2}, \quad v_{23} = \frac{2c_l^2 c_t^2 \rho_1}{c_l^2 - c_t^2}, \\
 & \left. v_{24} = \frac{2c_l^2 c_l^2}{\rho_2 (c_l^2 - c_t^2)} \right)
 \end{aligned}$$

Структура a_1 и a_2 по z различна. Определитель системы (3.4) равен нулю, а условие ее совместимости можно рассматривать как укороченные

граничные условия

$$(3.5) \quad i(v_{11} - nv_{21}) \frac{\partial a}{\partial t} + i(v_{12} - nv_{22}) \frac{\partial a}{\partial x} + (v_{13} - nv_{23}) \left(\frac{\partial a_1}{\partial z} \right)_0 + \\ + (v_{14} - nv_{24}) \left(\frac{\partial a_2}{\partial z} \right)_0 + \Phi_{13} - in\Phi_{33} + \frac{(c_l^2 - n\rho_1 c_l^2)}{k(\rho_1 c_l^2 - \rho_1 c_l^2)} (F_{11})_0 + \frac{(c_l^2 \rho_2 - n c_l^2)}{k \rho_2 (c_l^2 - c_l^2)} (F_{12})_0 \\ \left(n = - \frac{2c_l^2 \rho_1}{\rho_1 c_l^2 - c_l^2 + 2c_l^2} \right)$$

где $(\partial a_1 / \partial z)_0$ и $(\partial a_2 / \partial z)_0$ — производные при z , стремящимся к 0.

4. Таким образом, (2.7) и (3.5) есть укороченная формулировка задачи о модуляции поверхностной волны Рэлея произвольным упругим полем. Практический интерес представляет решение в приповерхностном слое, где амплитуды модулированных волн значительны. Устремляя z к нулю и рассматривая (2.7) при условии (1.6), можно получить

$$(4.1) \quad \left(\frac{\partial a_1}{\partial z} \right)_0 = \frac{ic_l \xi}{\rho_1 c_l^2} \left[\frac{\partial a}{\partial t} + \frac{c_l^2}{c_l \xi} \frac{\partial a}{\partial x} + \frac{i(F_{11})_0 - \rho_1 (F_{31})_0}{2\omega(1 - \rho_1^2)} \right] \\ \left(\frac{\partial a_2}{\partial z} \right)_0 = \frac{i\rho_2 \xi}{c_l} \left[S \frac{\partial a}{\partial t} + \frac{S c_l}{\xi} \frac{\partial a}{\partial x} + \frac{i(F_{12})_0 - \rho_2 (F_{32})_0}{2\omega(1 - \rho_2^2)} \right]$$

Искомое укороченное уравнение, описывающее медленные изменения комплексной амплитуды волны Рэлея под действием модулирующего поля u^m , примет вид

$$(4.2) \quad \frac{\partial a}{\partial t} + v \frac{\partial a}{\partial x} = a \left(ir_1 \frac{\partial u_x^m}{\partial x} + ir_2 \frac{\partial u_y^m}{\partial y} + ir_3 \frac{\partial u_z^m}{\partial z} + r_4 \frac{\partial u_x^m}{\partial z} + r_5 \frac{\partial u_z^m}{\partial x} \right) \\ \left(v = \sigma_0 \left[v_{12} + nv_{22} + \frac{1}{\rho_1} (v_{13} - nv_{23}) + S\rho_2 (v_{14} - nv_{24}) \right] \right) \\ \frac{1}{\sigma_0} = v_{11} + v_{21} + \frac{c_l \xi}{\rho_1 c_l^2} (v_{13} - nv_{23}) + \frac{\rho_2 \xi S}{c_l^2} (v_{14} - nv_{24})$$

Выражения для коэффициентов r_i имеют вид

$$r_1 = \sigma_1 N_3 + \sigma_2 N_5 + \sigma_3 N_7 + \sigma_4 N_8 + \sigma_0 M_3 - n\sigma_0 M_5 \\ r_2 = \sigma_1 N_1 + \sigma_2 N_2 + \sigma_3 \rho_1 N_1 + \sigma_4 \rho_2 N_2 + \sigma_0 M_1 - n\sigma_0 M_2 \\ r_3 = \sigma_1 N_{11} + \sigma_2 N_{13} + \sigma_3 N_{15} + \sigma_4 N_{17} + \sigma_0 M_8 - n\sigma_0 M_{10} \\ r_4 = -\sigma_1 N_4 + \sigma_2 N_6 + \sigma_3 N_8 + \sigma_4 N_9 - \sigma_0 M_4 - n\sigma_0 M_6 \\ r_5 = -\sigma_1 N_{10} - \sigma_2 N_{12} + \sigma_3 N_{14} + \sigma_4 N_{16} - \sigma_0 M_7 - n\sigma_0 M_9 \\ \sigma_1 = \frac{\sigma_0 [2c_l^2 (1 - \rho_1^2) (c_l^2 + n\rho_1 c_l^2) - (c_l^2 - c_l^2) (v_{13} - nv_{23})]}{2\rho_1 k c_l^2 (1 - \rho_1^2) (c_l^2 - c_l^2)} \\ \sigma_2 = \frac{\sigma_0 [2c_l^2 (1 - \rho_2^2) (c_l^2 \rho_2 + n c_l^2) - \rho_2 (c_l^2 - c_l^2) (v_{14} - nv_{24})]}{2k c_l^2 (1 - \rho_2^2) (c_l^2 - c_l^2)} \\ \sigma_3 = \frac{\sigma_0 (v_{13} - nv_{23})}{k c_l^2 (1 - \rho_1^2)}, \quad \sigma_4 = \frac{\sigma_0 \rho_2^2 (v_{14} - nv_{24})}{k c_l^2 (1 - \rho_2^2)} \\ N_1 = -\frac{\omega^2}{c_l^2} \left(K - 2\frac{\mu}{3} + B + 2C \right), \quad N_2 = -\frac{\omega^2}{2c_l^2} (K - 2/3\mu + B) \\ N_3 = \kappa_1^2 (2K + 5/3\mu + A + 4B + 2C) - k^2 (3K + 4\mu + 2A + 6B + 2C) \\ N_4 = \rho_1 \kappa_1^2 (K + 4/3\mu + 1/2A + B) - \rho_1 k^2 (4K + 13/3\mu + 2A + 4B) \\ N_5 = -k^2 (K + 7/3\mu + A + 2B)$$

$$\begin{aligned}
 N_6 &= -k^2 \rho_2 (\mu + 1/2 A + B) - \kappa_2 k (3K + 2\mu + A + 2B) \\
 N_7 &= -k^2 (\mu + 1/2 A + B) + \kappa_1^2 (K + 10/3 \mu + 3/2 A + 3B) \\
 N_8 &= -k^2 \rho_2 (K + 4/3 \mu + 1/2 A + B) - k \kappa_2 (\mu + 1/2 A + B) \\
 N_9 &= k^2 (\mu + 1/2 A + B) + \kappa_1^2 (K + 4/3 \mu + 1/2 A + B) \\
 N_{10} &= -k^2 \rho_1 (K + 10/3 \mu + 3/2 A + 3B) + \rho_1 \kappa_1^2 (\mu + 1/2 A + B) \\
 N_{11} &= \kappa_1^2 (2K + 5/3 \mu + A + 4B + 2C) - k^2 (K - 2/3 \mu + 2B + 2C) \\
 N_{12} &= -k^2 \rho_2 (K + 4/3 \mu + 1/2 A + B) - k \kappa_2 (\mu + 1/2 A + B) \\
 N_{13} &= k^2 (\mu + 1/2 A + B) - k \kappa_2 (\mu + 1/2 A + B) \\
 N_{14} &= \kappa_1^2 (2K - 1/3 \mu + 1/2 A + 3B) - k^2 (K + 4/3 \mu + 1/2 A + B) \\
 N_{15} &= \rho_1 \kappa_1^2 (3K + 4\mu + 2A + 5B + 2C) - \rho_1 k^2 (2K + 5/3 \mu + A + 4B + 2C) \\
 N_{16} &= -k^2 (K + 4/3 \mu + 1/2 A + B) + \kappa_2^2 (\mu + 1/2 A + B) \\
 N_{17} &= \kappa_2 k (2K + 5/3 \mu + A + 3B) - \rho_2 k^2 (K + 4/3 \mu + 1/2 A + B) \\
 M_1 &= -\kappa_1 (K - 2/3 \mu + 2B) - \kappa_2 (K - 2/3 \mu + B + \rho_2^2 B) \\
 M_2 &= -(\kappa_1 \rho_1 + \kappa_2 \rho_2) (K - 2/3 \mu + 2B) \\
 M_3 &= -[\kappa_1 (K + 7/3 \mu + A + 2B) + \kappa_2 (K + 4/3 \mu + 1/2 A + B) + k \rho_2 (\mu + 1/2 A + B)] \\
 M_4 &= -[\rho_1 \kappa_1 (K + 4/3 \mu + 1/2 A + B) - k (K + 4/3 \mu + 1/2 A + B)] \\
 M_5 &= -[-k (K - 2/3 \mu + 4B + 2C) + \rho_1 \kappa_1 (K - 2/3 \mu + 2B)] \\
 M_6 &= -\left[\kappa_1 (K + 4/3 \mu + 3/4 A + 3B) + \kappa_2 (K + 4/3 \mu + 1/2 A + B) + \right. \\
 &\quad \left. + k \rho_2 (\mu + 1/4 A + 2B) \right] \\
 M_7 &= -[-k (B + \mu) + \rho_1 \kappa_1 (\mu + 1/2 A + B)] \\
 M_8 &= -[\kappa_1 (K + 7/3 \mu + 3/4 A + 2B) + k \rho_2 (\mu + 1/4 A + B) + \\
 &\quad + \kappa_2 (K + 1/3 \mu + 1/4 A + B)] \\
 M_9 &= -[\kappa_1 (K + 4/3 \mu + 3/4 A + 2B) + \kappa_2 (\mu + 1/2 A + B) + \\
 &\quad + k \rho_2 (K + 1/3 \mu + 1/4 A + B)] \\
 M_{10} &= -[\kappa_1 \rho_1 (3K + 4\mu + 2A + 6B + C) + k (K + 1/3 \mu + 3/4 A + 2B + C)]
 \end{aligned}$$

Задавая комплексную амплитуду в виде $a = a_0 e^{i\varphi}$, получим уравнения для медленно меняющихся амплитуд и фаз вида

$$\begin{aligned}
 (4.3) \quad \frac{\partial a_0}{\partial t} + v \frac{\partial a_0}{\partial x} &= a_0 \left(r_4 \frac{\partial u_x^m}{\partial z} + r_5 \frac{\partial u_z^m}{\partial x} \right) \\
 \frac{\partial \varphi}{\partial t} + v \frac{\partial \varphi}{\partial x} &= \left(r_4 \frac{\partial u_x^m}{\partial x} + r_2 \frac{\partial u_y^m}{\partial y} + r_3 \frac{\partial u_z^m}{\partial z} \right)
 \end{aligned}$$

Анализируя полученную систему (4.3), отметим, что в отличие от объемных волн [2] при распространении рэлеевской волны в присутствии модулирующего поля u^m имеет место как фазовая, так и амплитудная модуляция (одного порядка по эффективности). Для детального анализа решения системы (4.3) рассмотрим конкретные виды модулирующих полей, удовлетворяющих граничным условиям (1.2).

Пусть модулирующее поле — поле однородных деформаций в стержне, создаваемых растягивающей силой P , которая направлена вдоль оси

стержня. В этом случае справедливы соотношения [1]

$$(4.4) \quad \frac{\partial u_x^m}{\partial x} = \frac{P}{E} (\cos^2 \theta - \sigma \sin^2 \theta), \quad \frac{\partial u_y^m}{\partial y} = \frac{P}{E} (\sin^2 \theta - \sigma \cos^2 \theta), \quad \frac{\partial u_z^m}{\partial z} = -\frac{P\sigma}{E}$$

где E — модуль Юнга, σ — коэффициент Пуассона, θ — угол между направлением P и осью x , угол между осью z и P равен 90° . Подставляя соотношения (4.4) в систему (4.3) и интегрируя, можно получить для стационарного режима ($t = t_0 + x/v$) решение вида

$$(4.5) \quad \varphi = \varphi_0 + \frac{PL}{vE} [r_1 (\cos^2 \theta - \sigma \sin^2 \theta) + r_2 (\sin^2 \theta - \sigma \cos^2 \theta) - r_3 \sigma]$$

Анализируя полученный результат, отметим, что в случае однородного поля напряжений амплитудная модуляция отсутствует, а фаза рэлеевской волны при фиксированном L пропорциональна давлению P . Такой результат аналогичен соответствующему решению для объемных волн [2]. Аналогично можно получить решение для P , переменного во времени. Пусть $P = P_0 t$, тогда, пользуясь (4.4), получим решение (4.3) в виде

$$(4.6) \quad \varphi = \varphi_0 + \frac{P_0 L}{vE} [r_1 (\cos^2 \theta - \sigma \sin^2 \theta) + r_2 (\sin^2 \theta - \sigma \cos^2 \theta) - r_3 \sigma] \times \\ \times \left(t + \frac{L}{2v} \right)$$

В этом случае фаза рэлеевской волны будет квадратично изменяться с расстоянием, и полное выражение для колебательного члена в (2.1) имеет вид

$$(4.7) \quad e^{i(\omega t - kx + \varphi)} = \exp \left\{ \left[\omega + \frac{P_0 L}{vE} (r_1 \cos^2 \theta - r_1 \sigma \sin^2 \theta + r_2 \sin^2 \theta - r_2 \cos^2 \theta \sigma - r_3 \sigma) \right] t - kL - \frac{P_0 L}{2Ev} (r_1 \cos^2 \theta - r_1 \sigma \sin^2 \theta + r_2 \sin^2 \theta - r_2 \sigma \cos^2 \theta - r_3 \sigma) \right\}$$

Из (4.7) следует, что частота рэлеевской волны линейно изменяется по мере пробега волны.

Рассмотрим синусоидальное изменение P . Пусть P — однородная стоячая волна в стержне, т. е.

$$P = P_0 \sin \mathbf{k}_m \mathbf{r} \cos \Omega t$$

где \mathbf{r} — радиус-вектор, \mathbf{k}_m — волновое число.

Интегрируя (4.3) при учете (4.4), получим следующее выражение:

$$(4.8) \quad \varphi = \varphi_0 + \frac{P_0 L}{Ev} [r_1 (\cos^2 \theta - \sigma \sin^2 \theta) + r_2 (\sin^2 \theta - \sigma \cos^2 \theta) - r_3 \sigma] \times \\ \times \left\{ \frac{\sin \Delta^- L}{\Delta^- L} \cos (\Omega t - \mathbf{k}_m \mathbf{r}_\perp + \Delta^- L) + \frac{\sin \Delta^+ L}{\Delta^+ L} \cos (\Omega t + \mathbf{k}_m \mathbf{r}_\perp + \Delta^+ L) \right\} \\ \left(\Delta^- = \frac{\Omega - k_m v \cos \theta}{2v}, \quad \Delta^+ = \frac{\Omega + k_m v \cos \theta}{2v}, \quad \mathbf{k}_m \mathbf{r}_\perp = k_m y \sin \theta \right)$$

Из (4.8) следует, что имеет место чистая фазовая модуляция рэлеевской волны, как и в случае объемных волн. Можно указать также и на некоторые отличия. Возбуждение и прием волн Рэлея в отличие от объемных можно производить в любой точке поверхности акустического резонатора. Поэтому при модуляции стоячими низкочастотными полями индекс модуляции рэлеевских волн будет зависеть от координат точек

излучения и приема. При этом интегрирование в (4.3) ведется не по всей длине резонатора, как в случае объемных волн, а в пределах от x_1 до x_2 , где x_1 и x_2 — координаты точек излучения и приема рэлеевских волн. При этом решение для фазы волны примет вид

$$(4.9) \quad \varphi = \varphi_0 + \frac{P_0 L}{E v} [r_1 (\cos^2 \theta - \sigma \sin^2 \theta) + r_2 (\sin^2 \theta - \sigma \cos^2 \theta) - r_3 \sigma] \times \\ \times \left[\frac{\sin \Delta^- L}{\Delta^- L} \cos (\Omega t + k_m x_2 \cos \theta + k_m y \sin \theta + \Delta^- L) + \right. \\ \left. + \frac{\sin \Delta^+ L}{\Delta^+ L} \cos (\Omega t - k_m x_1 \cos \theta + k_m y \sin \theta + \Delta^+ L) \right]$$

где L — расстояние, пройденное волной.

Пусть u^m — поле нормальных упругих волн в пластине. Из [3] известно, что такие волны удовлетворяют граничным условиям (1.2). Без потери общности рассмотрим в качестве модулирующего поля антисимметричную сдвиговую волну в пластине. Частота колебаний в такой волне много меньше частоты волны Рэлея, распространяющейся по поверхности пластины, лежащей в плоскости xy . Согласно [3] компоненты смещений u_i^m в этом случае имеют вид

$$(4.10) \quad u_x^m = -u_0^m \sin \theta \sin \kappa z \cos (\Omega t - k_m \cos \theta x + k_m \sin \theta y) \\ u_y^m = u_0^m \cos \theta \sin \kappa z \cos (\Omega t - k_m \cos \theta x + k_m \sin \theta y) \\ u_z^m = 0$$

где u_0^m — амплитуда модулирующей волны, θ — угол между осью x и направлением распространения модулирующей волны, κ — поперечное волновое число модулирующей волны, удовлетворяющее дисперсионному уравнению

$$(4.11) \quad \kappa^2 + k_m^2 = \omega^2 / c_t^2$$

Подставляя (4.10) в (4.3) и интегрируя, найдем решения вида

$$(4.12) \quad \varphi = \varphi_0 + (r_2 - r_1) \sin \theta \cos \theta \frac{k_m u_0^m L}{v} \frac{\sin \Delta L}{\Delta L} \sin (\Omega t - k_m y \sin \theta - \Delta L)$$

где $\Delta = \Delta^-$ из (4.8) и учтено, что $\kappa b = \pi$, b — толщина пластины. Из (4.12) следует, что здесь также имеет место чисто фазовая модуляция волны Рэлея. При углах $\theta = 0$ и 90° модуляция отсутствует вообще. Аналогично можно рассмотреть модуляцию и другими видами модулирующих полей, удовлетворяющих граничным условиям (1.2). Отметим, что эффект амплитудной модуляции, описываемый первым уравнением системы (4.3), в большинстве реальных случаев не достигается. В частных случаях падения модулирующей волны под углом к поверхности $z = 0$ такое явление будет иметь место. Например, пусть продольная упругая волна падает на поверхность $z = 0$ под углом θ к оси z из твердой среды. Будем считать, что длина пробега рэлеевской волны меньше ширины фронта модулирующей волны и разностью фаз в модулирующей волне между точкой излучения и приема волны Рэлея можно пренебречь. В этом случае полное смещение u^m можно представить в виде [1]

$$(4.13) \quad u^m = (u_0^m \mathbf{n}_0 e^{i\mathbf{k}_0 \mathbf{r}} + u_l^m \mathbf{n}_l e^{i\mathbf{k}_l \mathbf{r}} + u_l^m [\mathbf{a}\mathbf{n}_l] e^{i\mathbf{k}_l \mathbf{r}}) e^{i\Omega t}$$

где \mathbf{n}_0 , \mathbf{n}_e и \mathbf{n}_l — единичные векторы вдоль направлений падающей про-

дольной, отраженной продольной и отраженной сдвиговой волн соответственно, u_0^m , u_l^m и u_t^m — амплитуды соответствующих смещений, а \mathbf{k}_0 , \mathbf{k}_l и \mathbf{k}_t — волновые векторы, \mathbf{a} — единичный вектор в направлении z . Абсолютные значения волновых векторов равны $k_0 = k_l = \Omega/c_l$, $k_t = \Omega/c_t$ а углы θ_0 , θ_l и θ_t связаны соотношениями

$$\theta_0 = \theta_l, \quad \sin\theta_t = \sin(\theta_0 c_l/c_t)$$

Учитывая (4.13), можно записать выражение для $\partial u_z^m/\partial x$ в виде

$$(4.14) \quad \partial u_z^m/\partial x = [k_0 (u_0^m - u_l^m) \sin\theta_0 \cos\theta_t + 1/2 u_t^m k_t (\cos^2\theta_t - \sin^2\theta_t)] \sin\Omega t$$

где амплитуды u^m определяются выражениями

$$u_0^m = u_0^m \frac{c_t^2 \sin 2\theta_t \sin 2\theta_0 - c_l^2 \cos^2 2\theta_t}{c_t^2 \sin 2\theta_t \sin 2\theta_0 + c_l^2 \cos^2 2\theta_t}, \quad u_t^m = u_0^m \frac{2c_l c_t \sin 2\theta_0 \cos 2\theta_t}{c_t^2 \sin 2\theta_t \sin 2\theta_0 + c_l^2 \cos^2 2\theta_t}$$

Подставляя (4.14) в первое уравнение (4.3) и интегрируя, получим решение вида

$$(4.15) \quad a_0 = a_0^* \exp \left\{ \left[k_0 (u_0^m - u_l^m) \sin \theta_0 \cos \theta_0 + u_t^m k_t \frac{1}{2} \times \right. \right. \\ \left. \left. \times (\cos^2 \theta_t - \sin^2 \theta_t) \right] \frac{r_0 L \sin \Omega L/2v}{v \Omega L/2v} \sin \left(\Omega t - \frac{\Omega L}{v} \right) \right\}$$

Для $\partial u_z^m/\partial z$ из (4.13) имеем выражение

$$(4.16) \quad \partial u_z^m/\partial z = [k_0 (u_0^m + u_l^m) \cos^2\theta_0 + u_t^2 k_t \cos^2\theta_t \sin\theta_t] \sin\Omega t$$

Решение для фазы имеет вид

$$(4.17) \quad \varphi = \varphi_0 + [k_0 (u_0^m + u_l^m) \cos^2\theta_0 + u_t^2 k_t \cos^2\theta_t \sin\theta_t] \frac{r_0 L \sin \Omega L/2v}{v \Omega L/2v} \times \\ \times \sin \left(\Omega t - \frac{\Omega L}{v} \right)$$

Согласно (4.15) и (4.17) при распространении рэлеевской волны в поле падающей продольной и отраженных продольной и поперечной волн имеет место как фазовая, так и амплитудная модуляция. Глубина амплитудной модуляции и индекс фазовой имеют различные зависимости от амплитуд модулирующих волн и их угловых соотношений.

Отметим, что эффект нерезонансного параметрического взаимодействия поверхностных волн с внутренними упругими полями твердой среды может быть использован для параметрической индикации и оценки величины этих полей.

Поступила 29 IX 1972

ЛИТЕРАТУРА

1. Ландау Л. Д., Лифшиц Е. М. Теоретическая физика, т. 7. Теория упругости. М., «Наука», 1965.
2. Рабинович М. И., Розенблюм А. А. К обоснованию асимптотических методов в теории колебаний нелинейных распределенных систем. Докл. АН СССР, 1971, т. 199, № 3.
3. Микер Т., Мейтцлер А. Волноводное распространение в протяженных цилиндрах и пластинах. В сб. «Физическая акустика», т. 1, ч. А. М., «Мир», 1966.